

# RADIO Constructeur & dépanneur

N° 46  
FÉVRIER  
1949

## SOMMAIRE

### \* NOS RÉALISATIONS \*

- BICANAL 115, récepteur à 10 lampes, 5 gammes et deux canaux d'amplification : graves ou aigües.
- GRAMREX 5 A, superhétérodyné équipé de nouvelles lampes miniatures à caractéristiques américaines : 6BE6, 6BA6, 6AT5, 6AQ5 et 6X4.
- ECONOMAX 3, petit récepteur tous courants à amplification directe.

### \* MESURES - ESSAIS \*

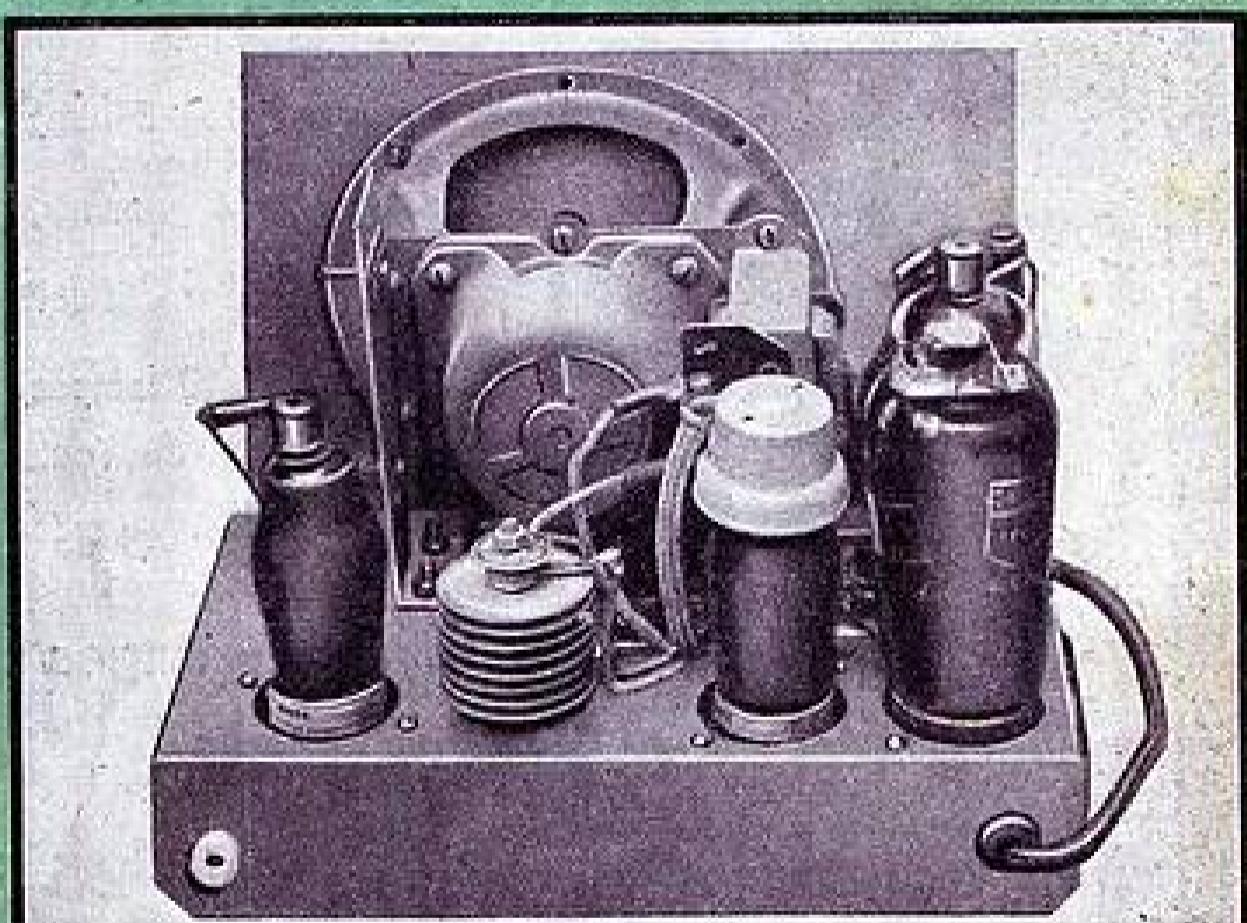
- Appareil simple pour l'essai des condensateurs.
- Utilisation du voltmètre à lampe économique.

### + TÉLÉVISION \*

- Téléviseur TE49, à tube de 220 mm. et 19 lampes.
- Les 10 ans de la Schématique.
- Notre Concours-Piles.
- Réalisations des bobinages pour l'Aligneur 100-1000-472.

50Fr

REVUE MENSUELLE PRATIQUE  
DE RADIO ET DE TÉLÉVISION



ECONOMAX 3 (Ci-dessus)

EST UN RÉCEPTEUR QUE VOUS CONSTRUIREZ FACILEMENT  
EN SUIVANT NOTRE PLAN DE CABLAGE

SOCIETE DES ÉDITIONS RADIO

# CENTRAL RADIO

35, Rue de Rome  
PARIS (8<sup>e</sup>)

MET A VOTRE DISPOSITION DÈS MAINTENANT  
TOUTES LES PIÈCES NÉCESSAIRES A LA RÉALISATION DU

## BICANAL 115

(11 lampes, 5 gammes, 2 haut-parleurs)

dont la description commence dans le présent numéro



Et n'oubliez pas que vous trouverez également  
chez nous toutes les pièces pour les réalisations suivantes :

**ECO 3**, détectrice à réaction 3 lampes (N° 36 de R.C.)

**R.C. 48 P.P.**, 8 lampes, 4 gammes, push-pull (N° 41 de R. C.)

**SUPER 5T3**, 5 lampes alternatif (N° 43 de R. C.)

**RIMLOCK TR 1049**, 10 lampes, 4 gammes, push-pull  
(décris dans le n° 132 de Toute la Radio)

**TÉLÉSON**, (décris dans le n° 45 de R. C.)

et, en général, pour tous les montages décrits dans cette revue



Vous recevrez nos **5 Catalogues contre 25 frs** en timbres en écrivant à

# CENTRAL RADIO

PARIS (8<sup>e</sup>)  
35, Rue de Rome

PUBL. ZAPY

# RADIO CONSTRUCTEUR & DÉPANNEUR

ORGANE MENSUEL  
DES ARTISANS  
CONSTRUCTEURS  
DÉPANNEURS  
ET AMATEURS

RÉDACTEUR EN CHEF  
**W. SOROKINE**

— 12<sup>e</sup> ANNÉE —

PRIX DU NUMÉRO . . . 50 fr.

ABONNEMENT D'UN AN  
(12 NUMÉROS)

France et Colonies . . . 450 fr.  
Etranger . . . . . 600 fr.  
Changement d'adresse. 20 fr.

- Réalisations pratiques
- Appareils de mesure
- Dépannage
- Documentation technique
- Schémas pour dépanneurs
- Amplification et distribution du son
- Tous les progrès de la Radio



## SOCIÉTÉ DES ÉDITIONS RADIO

ABONNEMENTS ET VENTE :  
9, rue Jacob, PARIS (6<sup>e</sup>)  
tél. 13-65 G.C.P. PARIS 1164-34

REDACTION ET PUBLICITE :  
42, rue Jacob, PARIS (6<sup>e</sup>)  
LIT. 43-63 et 43-64

# La parole EST A NOS LECTEURS

Ecrire un éditorial est toujours une corvée éminemment ennuyeuse, car on a souvent l'impression de faire du « bavardage ».

Et c'est avec le plus vif plaisir et un soulagement réel que nous donnons aujourd'hui la parole à notre fidèle lecteur M. Pierre Vernet qui, comme nous nous y attendions, nous envoie une lettre fort intéressante dont nous extrayons le passage suivant.

Vous nous dites, en réponse à un lecteur qui partage sans doute mes idées : « C'est en réalisant de nombreux récepteurs que l'on apprend la radio. » Eh bien, je prétends que ce n'est pas forcément vrai et que, au contraire, la réalisation de nombreux modèles calqués 100 % sur une documentation parfaite, n'apporte guère de connaissances supplémentaires au constructeur.

Cela pour une raison bien simple : l'étude lui a été « machée » d'avance et le monteur échappe ainsi à un grand nombre de cautes d'insuccès, sans même s'en rendre compte. Pour préciser, ces difficultés concernent aussi bien le schéma lui-même que les fautes de disposition ou de mauvaise conception mécanique.

Il répugne, en général, au vrai technicien, ou même à un amateur averti, de copier servilement un montage. Il cherche à utiliser les connaissances acquises pour créer du nouveau et, de plus, s'il s'agit d'un constructeur professionnel, de faire autre chose que ses concurrents.

Cependant, et contrairement à ce que vous pourriez croire, je ne prétends pas que toutes les descriptions d'appareils soient inutiles. Je constate, en effet, que l'apparition d'une nouvelle série de tubes justifie la publication d'un montage. De temps en temps la publication d'une maquette, où l'on aura tenu compte de la somme des perfectionnements étudiés précédemment, sera très bien dans les pages de « Radio Constructeur ».

Disons tout de suite que nous sommes parfaitement d'accord avec M. Vernet lorsqu'il s'agit de techniciens aussi ex-

périmentés que lui, ce qu'il a prouvé en se classant 5<sup>e</sup> à notre Concours de Dépannage.

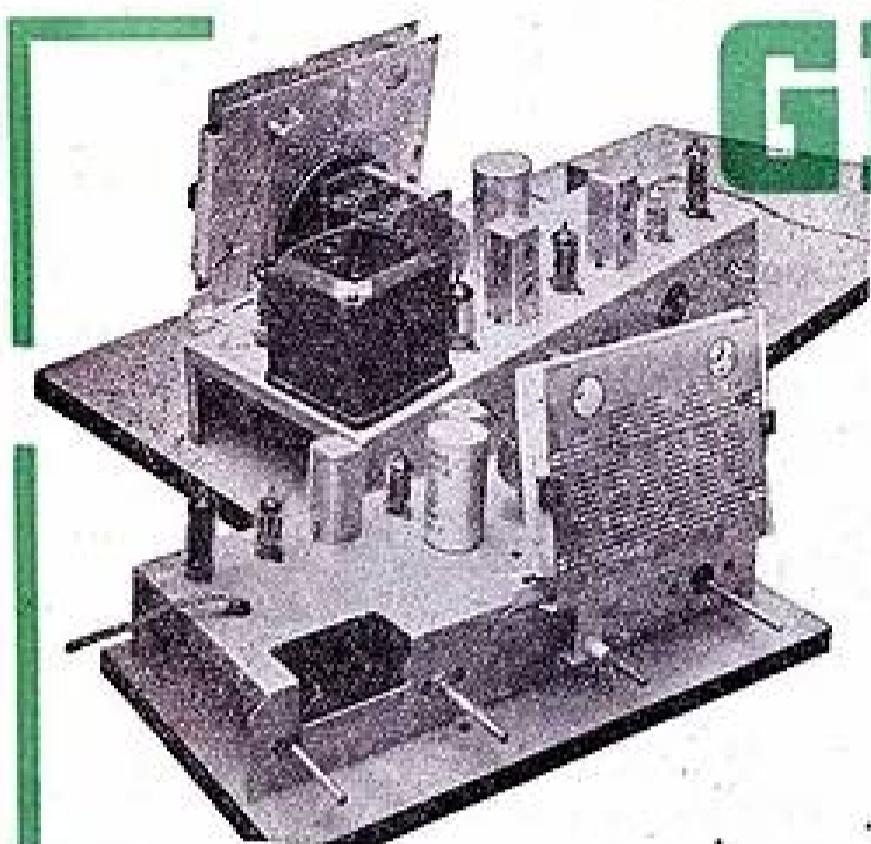
Mais il ne faut surtout pas oublier qu'à côté de cette élite nous avons affaire à une foule de petits amateurs, de jeunes surtout, qui n'ont pas suffisamment d'expérience et de métier pour pouvoir se contenter de lignes générales, et qui demandent et un plan de câblage et des indications détaillées, qui peuvent paraître fastidieuses à « ceux qui savent ».

Néanmoins, nous inaugurons dans ce numéro une nouvelle formule de réalisations : celle d'un récepteur étudié d'abord au point de vue théorique, et réalisé ensuite, avec toutes les indications possibles sur les difficultés rencontrées et les modifications apportées lors de la mise au point finale. C'est dans ce travail que nos lecteurs les plus expérimentés nous apporteront un concours précieux, en faisant profiter leurs camarades moins « calés » de leurs critiques, suggestions ou conseils.

★

Nous signalons à nos lecteurs des pays lointains, et en particulier à ceux d'Indo-Chine et de Madagascar, que les délais de route, pour leur faire parvenir, par la voie maritime, des colis de livres ou même des revues, sont terriblement longs : entre deux et trois mois en moyenne.

Nous le déplorons sincèrement, mais sommes tout à fait impuissants pour y remédier.



# GRAMREX

## — 5 A —

RÉCEPTEUR POUR ALTERNATIF, ÉQUIPÉ DE NOUVELLES LAMPES MINIATURES A CARACTÉRISTIQUES AMÉRICAINES : 6BE6 - 6BA6 - 6AT6 - 6AQ5 - 6X4

Lorsque nous avons annoncé, dans notre dernier numéro, la description immédiatement d'un récepteur équipé de lampes miniatures de caractéristiques américaines, nous avons, il faut le dire, fait preuve d'une certaine témérité.

En effet, la seule chose de réel que nous avions sous la main était un schéma théorique. À part cela, nous n'avions ni les lampes, ni le châssis, ni le bloc de bobinages spécial. Et de plus, nous n'étions pas du tout certains que la 6BE6 allait osciller correctement avec le bloc qui devait nous être livré.

Mais, grâce à la bonne volonté et à l'ardeur de tous, nous avons pu, en un temps record, mettre sur pied une réalisation intégrale. La retoucher dans certains détails qui laissaient à désirer et présenter à nos lecteurs quelque chose de tout à fait au point.

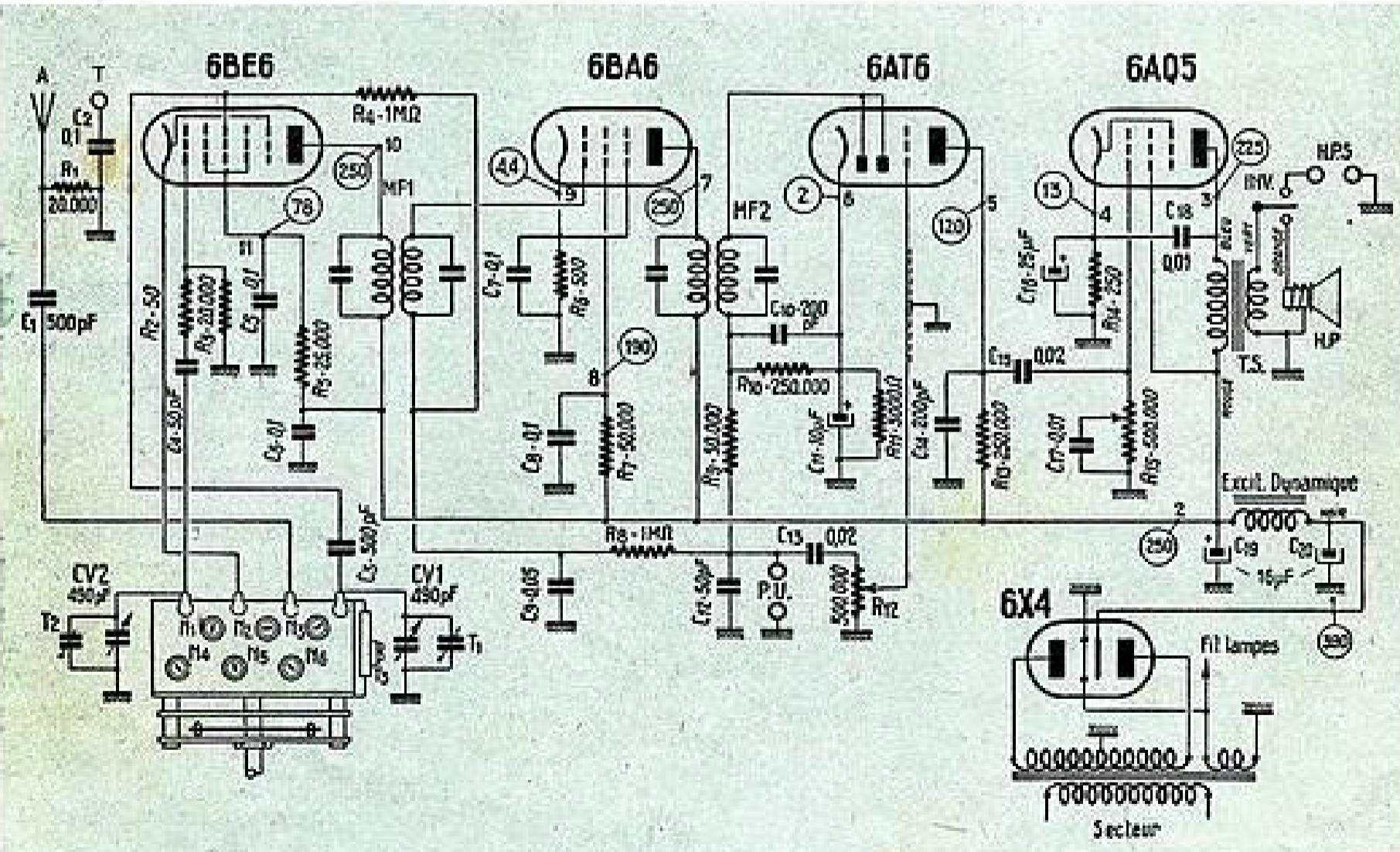
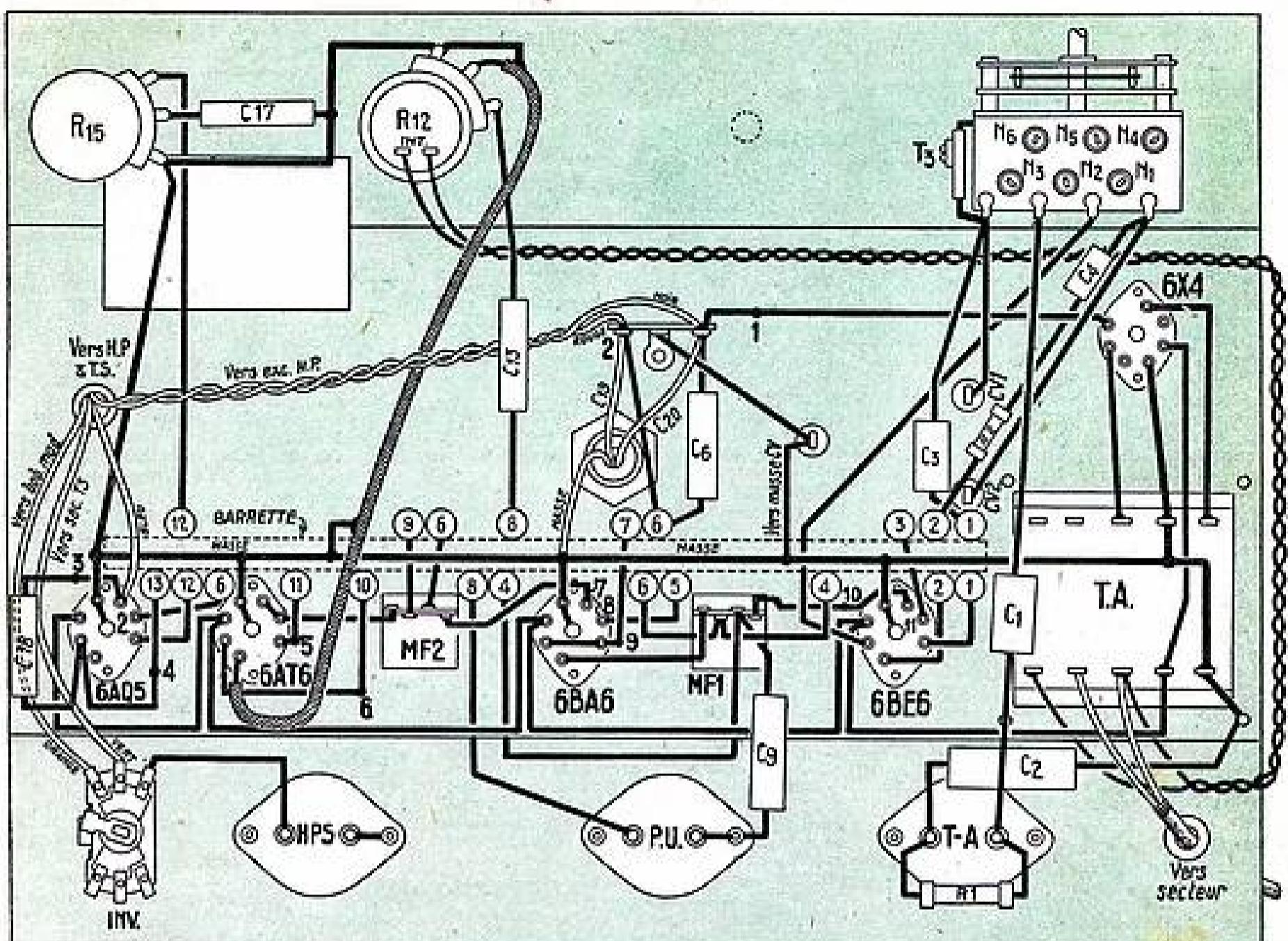


Schéma général du récepteur Gramrex 5 A.



Plan de câblage du **CRAMREX 5 A**, avec indication des connexions à établir pour le branchement de la barrette

## LE SCHEMA ET SES PARTICULARITES.

La principale particularité du schéma réside dans l'utilisation de la changeuse de fréquence 6BE6 qui est une pentagrid spéciale et dont les caractéristiques essentielles ont été données dans notre dernier numéro.

Cette lampe, avons-nous dit, était conçue pour osciller en ECO, c'est-à-dire suivant le schéma que nous avons publié page 12 (fig. 2), mais il était possible, d'après les renseignements que nous avons recueillis (sans les vérifier expérimentalement) de la faire fonctionner suivant le schéma de la figure 2, c'est-à-dire en utilisant un oscillateur sensiblement normal.

Or, les essais auxquels nous nous sommes livrés (rapides, il est vrai, et que le manque de temps ne nous a pas permis de pousser à fond) nous ont montré que le schéma à deux enroulements séparés (fig. 3) ne donnait pas satisfaction, du moins avec le bloc que nous avions sous la main, et nous avons été amenés à réaliser le schéma de la figure 2. Nous ne voulons pas dire par là que le montage de la figure 3 est impossible à faire fonctionner.

et sommes reconnaissants d'avance à tous nos lecteurs susceptibles de nous donner plus amples renseignements sur l'utilisation de la 6BE6 avec un bloc normal.

D'autre, si nous en avons la possibilité, nous nous proposons de reprendre les essais et, bien entendu, nous tiendrons nos lecteurs au courant des résultats.

Donc, pour résumer, montage oscillateur conforme à celui de la figure 2 (n° 45, page 12).

Pour le reste, rien de spécial à signaler, sinon la valeur relativement faible de la résistance de fuite de grille oscillatrice : 20.000 ohms ( $R_1$ ) et la présence d'une résistance d'amortissement ( $R_2$ ), destinée à empêcher une oscillation trop énergique, en OC surtout.

L'antifading est appliqué directement sur la grille de commande de la 6BE6, à travers la résistance  $R_3$  de 1 M $\Omega$ . La liaison avec le circuit d'enrée se faisant par le condensateur au taux  $C_1$  de 500 pF. Cette disposition a été rendue nécessaire par le fait que le bloc utilisé ne comporte pas de sortie permettant d'appliquer la tension d'antifading à travers le bobinage d'accord.

Une simple résistance série de 25.000 ohms ( $R_4$ ) permet d'obtenir la tension d'écran nécessaire.

Le reste du schéma est classique et nous nous contenterons de l'analyser en quelques mots.

Après la changeuse de fréquence 6BE6 et le premier transformateur MF (MF1) nous avons l'amplificateur MF, pentode à pente variable 6BA6, dont les caractéristiques ont été également données dans notre dernier numéro. Cette lampe, polarisée par la résistance  $R_5$  de 500 ohms, fonctionne avec une tension d'écran de 120 volts environ (sans signal), obtenue par la chute de tension dans la résistance  $R_6$  de 50.000 ohms.

Ensuite, par l'intermédiaire d'un deuxième transformateur MF, nous attaquons les deux plaques diodes d'une 6AT6 (voir ses caractéristiques dans le n° 45). Les tensions détectées apparaissent le long de la résistance de charge de détection  $R_{10}$ , placée entre la base du secondaire du MF2 et la cathode de la 6AT6, et nous les dérivons, après une cellule de découplage ( $R_{11}-C_{12}$ ), d'une part vers le potentiomètre  $R_{12}$ , à travers le condensateur de liaison  $C_{13}$ , et d'autre part, vers la ligne antifading à travers la cellule de filtrage  $R_5-C_5$ .

En résumé, nous trouvons, à la sortie de la résistance  $R_5$ , une tension comprenant une composante continue et une composante alternative. La première, d'autant

plus élevée que le signal est plus puissant, nous servira pour polariser automatiquement les grilles de commande des lampes 6BE6 et 6BA6 (antifading). Nous y parvenons en disposant, dans le circuit VCA, une véritable cellule de filtrage  $R_s-C_s$  qui arrête la composante alternative, ne laissant subsister ensuite que la composante continue.

Par contre, ne désirant appliquer à la grille triode de la 6AT6 que la composante alternative, c'est-à-dire BF, nous arrêtons le continu par l'interposition du condensateur de liaison  $C_{18}$ .

La grille triode de la 6AT6 est connectée au curseur du potentiomètre  $R_{17}$  ce qui nous permet de doser la tension transmise à la grille et, par conséquent, régler la puissance du récepteur.

La liaison entre la préamplificatrice BF (élément triode de la 6AT6) et la grille de la lampe finale, 6AQ5, se fait par un système à résistances-capacité, dont les valeurs sont classiques : résistance de charge anodique  $R_A$  de 250.000 ohms ; condensateur de liaison  $C_{19}$  de 20.000 à 25.000 pF ; résistance de fuite de grille de 500.000 ohms (constituée par le potentiomètre  $R_{18}$ ).

Notons, enfin, que la 6AT6 est polarisée par la résistance  $R_{14}$ , entre la cathode et la masse, déconnectée par un condensateur électrochimique de 10 pF, 25 V ( $C_{14}$ ).

Le montage de la lampe finale 6AQ5 est également classique, sauf pourtant en ce qui concerne sa résistance de fuite de grille, constituée, comme nous l'avons dit, par le potentiomètre  $R_{19}$ , dont le curseur est réuni à la masse par le condensateur  $C_{20}$  de 10.000 pF. De cette façon, en déplaçant le curseur vers la grille on obtient un étaffement progressif des fréquences élevées et une tonalité de plus en plus grave.

Passons maintenant à l'alimentation. Elle comporte avant tout un transformateur à primaire standard 110-130-220-240 volts, et à deux secondaires seulement : haute tension de 2 x 330 volts et chauffage de 6.3 volts. En effet, la nouvelle valve 6 X 4 est prévue pour fonctionner avec un chauffage de 6.3 volts, et, de plus, son isolement cathode filament est tel qu'il nous est possible d'envisager un circuit de chauffage unique, lampes et valve.

La haute tension redressée, prélevée sur la cathode de la 6 X 4, est filtrée par un

système normal, comprenant deux condensateurs électrochimiques de 16 pF ( $C_{21}$  et  $C_{22}$ ), et la bobine d'excitation du dynamique : 1.600 à 1.800 ohms.

## CONSTRUCTION.

Le récepteur Gramrex 5 A a été conçu pour continuer la série des autres « Rex » et, par conséquent, il comporte une barrette sur laquelle sont fixés la plupart des condensateurs et résistances faisant partie du montage.

Il existe deux possibilités pour celui qui entreprend la construction de ce récepteur. Ou bien faire acquisition d'une barrette déjà câblée, auquel cas le montage du récepteur se réduira, comme nous le verrons plus loin, à peu de chose. Ou bien confectionner cette barrette par ses propres moyens, ce qui est vraiment facile étant donné le croquis que nous publions ici même.

Supposons donc que nous ayons la barrette, câblée par nous ou achetée toute faite, et voyons comment nous allons nous y prendre pour terminer le récepteur.

Ne parlons pas de la partie mécanique du travail, c'est-à-dire la fixation des pièces sur le châssis, et abordons tout de suite la masse et le circuit de chauffage.

La masse sera établie en gros fil nu et fait de telle sorte qu'il y ait continuité électrique, par soudure, d'un bout à l'autre du circuit. Autrement dit, aucun retour de masse ne doit être fait simplement sur une coarse visée au châssis, mais ramené sur la masse générale par le plus court chemin.

Nous voyons d'après le schéma que l'un des fils de chauffage est réuni à la masse. Par conséquent, le circuit de chauffage sera établi à l'aide d'un seul conducteur isolé, qui réunira entre elles l'une des extrémités de chaque filament, l'autre extrémité étant reliée à la masse.

Effectuons ensuite les connexions qui doivent être établies avant la pose de la plaquette et du bloc de bobinages, à savoir :

1. Plaques de la valve.
2. Ligne haute tension alimentant l'écran de la 6AQ5 et les deux transformateurs MF.
3. Liaison des plaques 6BE6 et 6BA6 aux transformateurs MF correspondants.

4. Connexion allant du MF2 aux plaques diodes de la 6AT6.

5. Connexion (blindée) reliant le curseur du potentiomètre  $R_{17}$  à la grille de la 6AT6.

Cela étant fait, nous soudons aux différents points les connexions qui seront réunies ensuite à la barrette :

1. Écran 6BE6.
2. Cosses VCA du MF1. Nous y souderons deux connexions, dont la premièreira vers  $R_1$  et la deuxième vers  $R_2$ .
3. Ecran 6BA6.
4. Cathode 6BA6.
5. Crosse sortie secondaire MF2.
6. Cathode 6AT6.
7. Plaque 6AT6.
8. Grille 6AQ5.
9. Cathode 6AQ5.

Nous pouvons maintenant poser la barrette qui sera tenue en trois points par des fils de gros diamètre soudés à la masse générale d'une part et aux cosses masses de la barrette ; chaque extrémité et le milieu. La longueur de ces « supports » sera de 3 cm environ.

Ensuite nous réunissons les différents points de la barrette au reste du câblage en suivant les indications du plan et du croquis. Autrement dit, les chiffres entourés d'un cercle correspondent aux points à réunir. Bien entendu, il ne faut pas oublier de réunir à la masse générale les points « masse » de la barrette.

Pour le reste, inutile de s'attarder en de longues explications : le plan de câblage sera notre meilleur guide.

## TENSIONS.

Les différentes tensions indiquées sur le schéma général ont été relevées sur le récepteur fonctionnant parfaitement, la tension du secteur étant de 120 volts et l'antenne débranchée (sans signal). Il est évident que suivant la valeur des différentes résistances, dont la tolérance atteint ± 20 % très souvent, suivant la résistance de la bobine d'excitation, la tension du secteur au moment de la mesure et la résistance propre du voltmètre utilisé, nous pouvons trouver des valeurs sensiblement différentes, ce qui ne voudra pas dire que le fonctionnement du récepteur sera incorrect.

Voici, à titre d'indication, les limites entre lesquelles les différentes tensions peuvent être considérées comme normales :

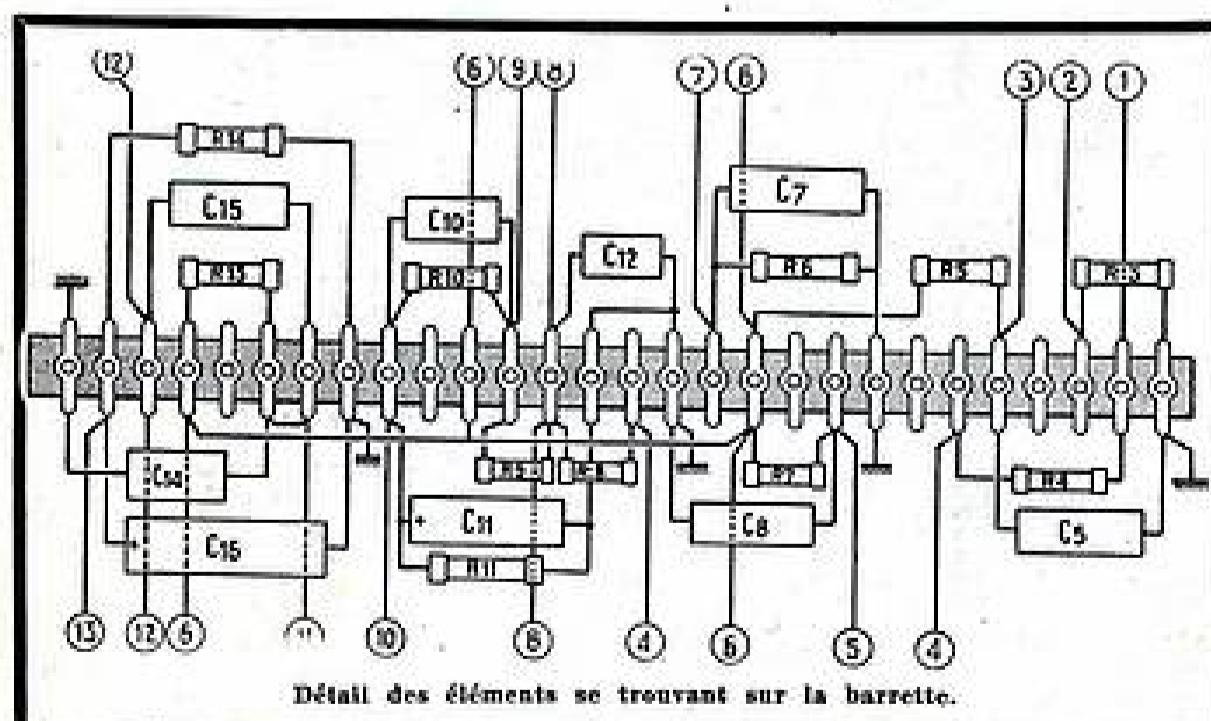
1. HT avant filtrage : 330 à 330 volts.
2. HT après filtrage : 260 à 280 volts.
3. Plaque 6AQ5 : 250 à 225 volts.
4. Cathode 6AQ5 : 11 à 14 volts.
5. Plaque 6AT6 : 90 à 120 volts.
6. Cathode 6AT6 : 1,2 à 2,2 volts.
7. Plaque 6BA6 : même chose que 2.
8. Ecran 6BA6 : 100 à 120 volts.
9. Cathode 6BA6 : 3 à 4,5 volts.
10. Plaque 6BE6 : même chose que 2.
11. Ecran 6BE6 : 75 à 100 volts.

La consommation du récepteur en courant du secteur, la tension de ce dernier étant de 120 volts, est de

Fusible sur 110 volts ..... 0,6 A  
Fusible sur 130 volts ..... 0,5 A

## AMPLIFICATION.

Il nous a paru intéressant de mesurer le gain de l'étage préamplificateur BF, constitué par l'élément triode de la 6AT6. A cet effet, nous avons appliqué une tension alternative de 0,25 V, à 400 périodes, entre l'extrémité (côté  $C_{20}$ ) du potentiomè-



tre  $R_{\text{g}}$  et la masse, le curseur étant au maximum.

Nous avons, dans ces conditions, mesuré sensiblement 6,25 volts aux bornes de la résistance  $R_{\text{g}}$ , c'est-à-dire sur la grille de la 6AQ5.

Le gain de l'étage préamplificateur est donc de

$$\frac{6,25}{0,25} = 25$$

Nous voyons, encore une fois, que le gain réel, mesuré sur un récepteur, ne correspond pas souvent à celui annoncé par les catalogues, qui est, dans notre cas, de 46 (d'après Receiving Tube Manual R.C.A.).

## ALIGNEMENT.

Les transformateurs MF doivent être accordés sur 472 kHz, et pour les régler nous procéderons, à l'aide d'un générateur HF, comme nous avons souvent indiqué dans nos colonnes (p. ex. n° 37, p. 88 ; n° 44, p. 220, etc...).

Ensuite nous effectuons les réglages suivants :

1. Les trimmers  $T_2$  et  $T_3$  (dans l'ordre) sur 1.400 kHz.
2. Les noyaux  $N_1$  et  $N_2$  sur 574 kHz (524 m).
3. Les noyaux  $N_3$  et  $N_4$  sur 180 kHz (1.875 m).
4. Le trimmer  $T_5$  sur 16 MHz (18,7 m).
5. Les noyaux  $N_5$  et  $N_6$  sur 5 MHz (50 m).

## RENDEMENT MUSICAL.

Nous essayons, dans Radio Constructeur, d'éviter, pour qualifier un montage, des phrases vagues telles que : musicalité parfaite, distorsion nulle, rendement remarquable. Il faut nous habituer de parler chiffres et courbes, et nous rappeler que rien n'est parfait ici bas et que le zéro absolu n'existe guère dans la nature.

Pour définir le rendement musical de notre récepteur, nous avons procédé à la mesure de la tension alternative aux bornes de la bobine mobile, pour une tension de 0,5 volt appliquée à la grille de la 6AT6.

La mesure a été faite à plusieurs fréquences, comprises entre 50 et 10.000 périodes, et dans deux cas : potentiomètre de tonalité sur « aiguës » et sur « graves ».

Les résultats sont traduits par deux courbes que nous voyons ci-contre : la courbe 1 pour la position aiguë et la courbe 2 pour la position grave.

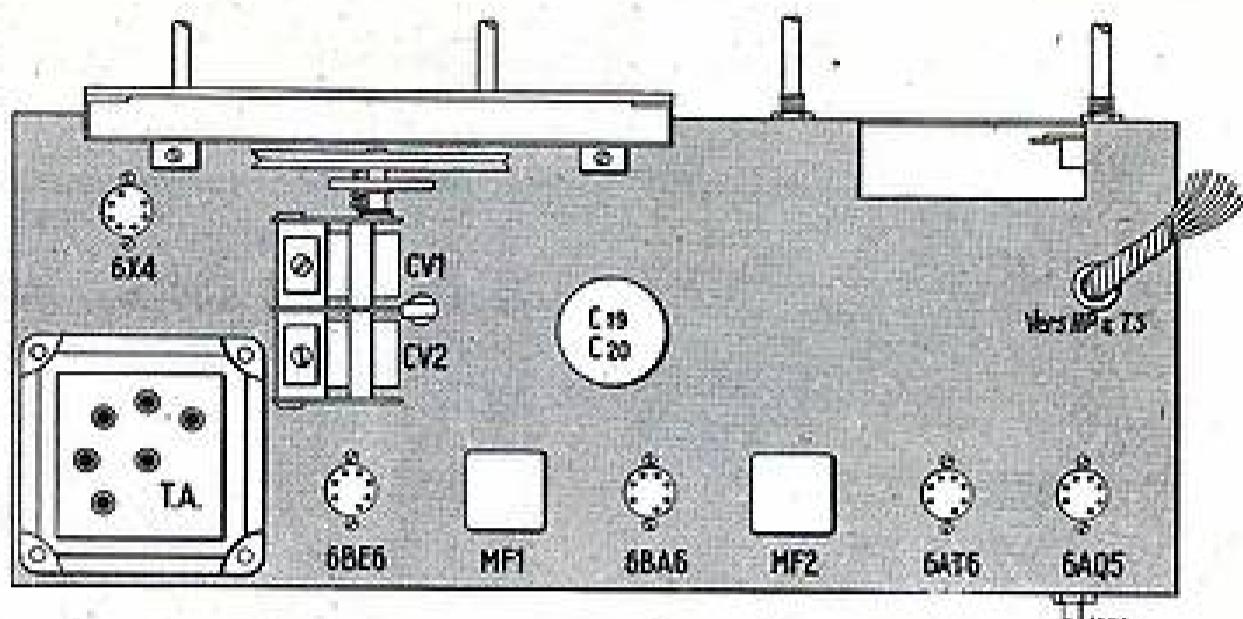
A vrai dire aucune de ces courbes ne nous plaît : manque de basses, médium trop prononcé, etc... Pour l'instant nous n'avons pas le temps de chercher un système de correction, mais nous y reviendrons le mois prochain et verrons comment nous y prendre pour obtenir une courbe en « dos de cheval » avec le médium un peu creusé.

Il est certain cependant que la courbe dépend essentiellement du HP utilisé avec le récepteur et pour vous en convaincre il suffit de regarder la courbe 3, obtenue avec un HP de 17 cm à aimant permanent. Mais, il est vrai, d'un transformateur spécial.

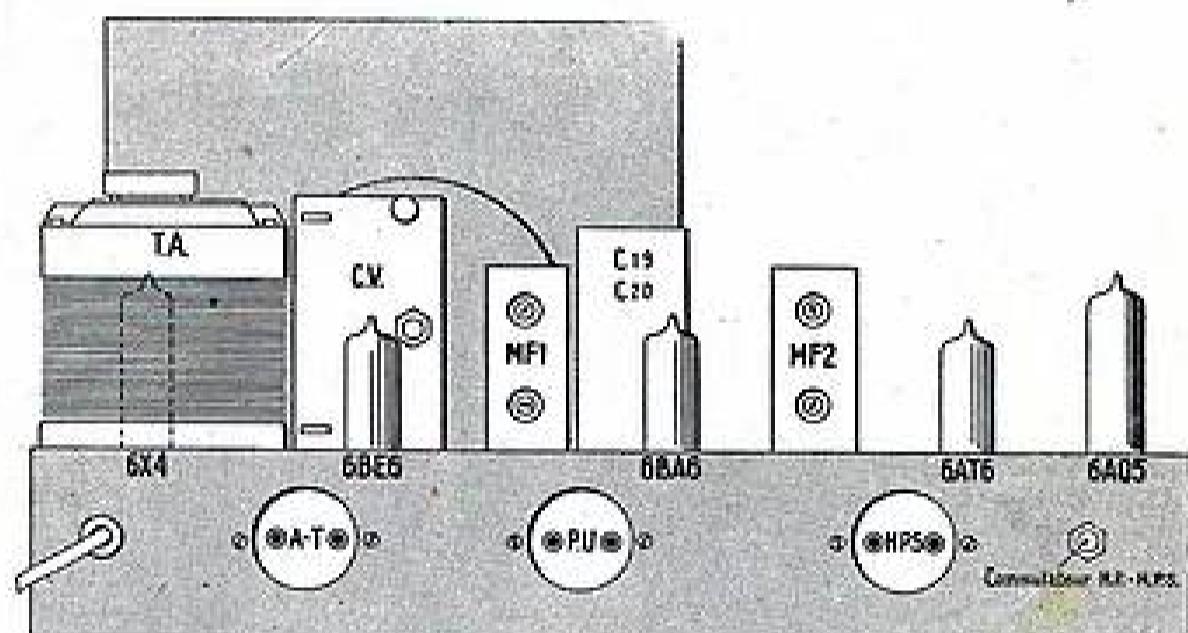
Enfin, la courbe 4 montre, pour le même HP, l'action du potentiomètre de tonalité.

Une remarque pour finir. Il faut être assez difficile, au point de vue musical, pour sentir la différence, à l'oreille, entre les courbes 1 et 3, bien que, sur papier, elle apparaisse énorme.

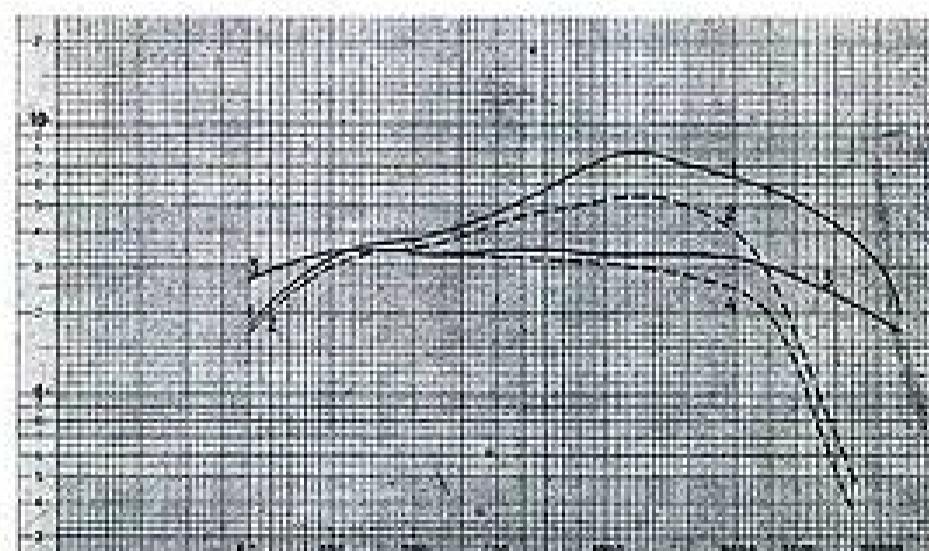
J.-B. CLEMENT.



Disposition des différents éléments sur le châssis.



Vue arrière du récepteur Gramrex 5 A.



Différentes courbes de réponse obtenues avec le récepteur Gramrex 5 A.

# UN APPAREIL TRÈS SIMPLE

## POUR L'ESSAI DES CONDENSATEURS

Lorsqu'on applique une tension alternative aux bornes d'un condensateur, un courant le traverse. L'intensité de ce courant dépend de la capacité du condensateur et de la fréquence de la tension. Plus la capacité est grande et plus la fréquence est élevée, plus l'intensité du courant qui le traverse est importante.

Dans ces conditions, le condensateur possède une certaine impédance (appelée capacité) et dont la valeur, si la fréquence est connue, renseigne sur la capacité du condensateur.

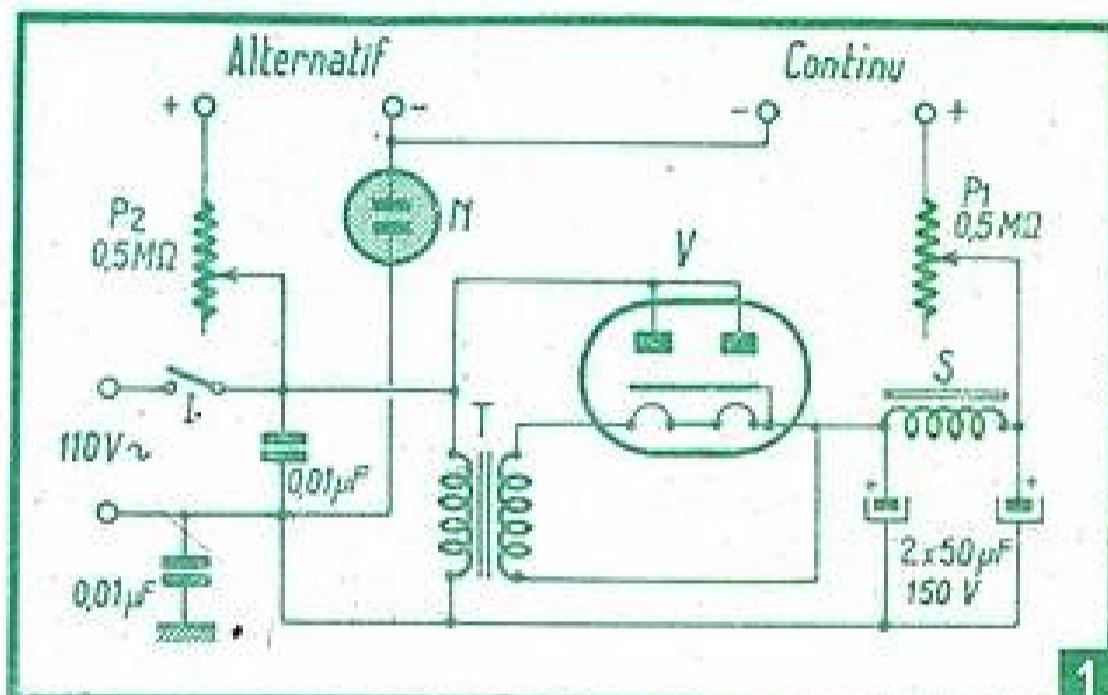
Dans l'appareil décrit, c'est la tension du secteur qui est utilisée, l'indicateur d'impédance étant constitué par un tube à néon N (fig. 1).

Un tube à néon s'allume lorsque la tension à ses bornes atteint une valeur bien définie. Un espace lumineux apparaît entre ses électrodes. Plus la tension augmente, plus la partie illuminée s'étend jusqu'à couvrir toutes les électrodes.

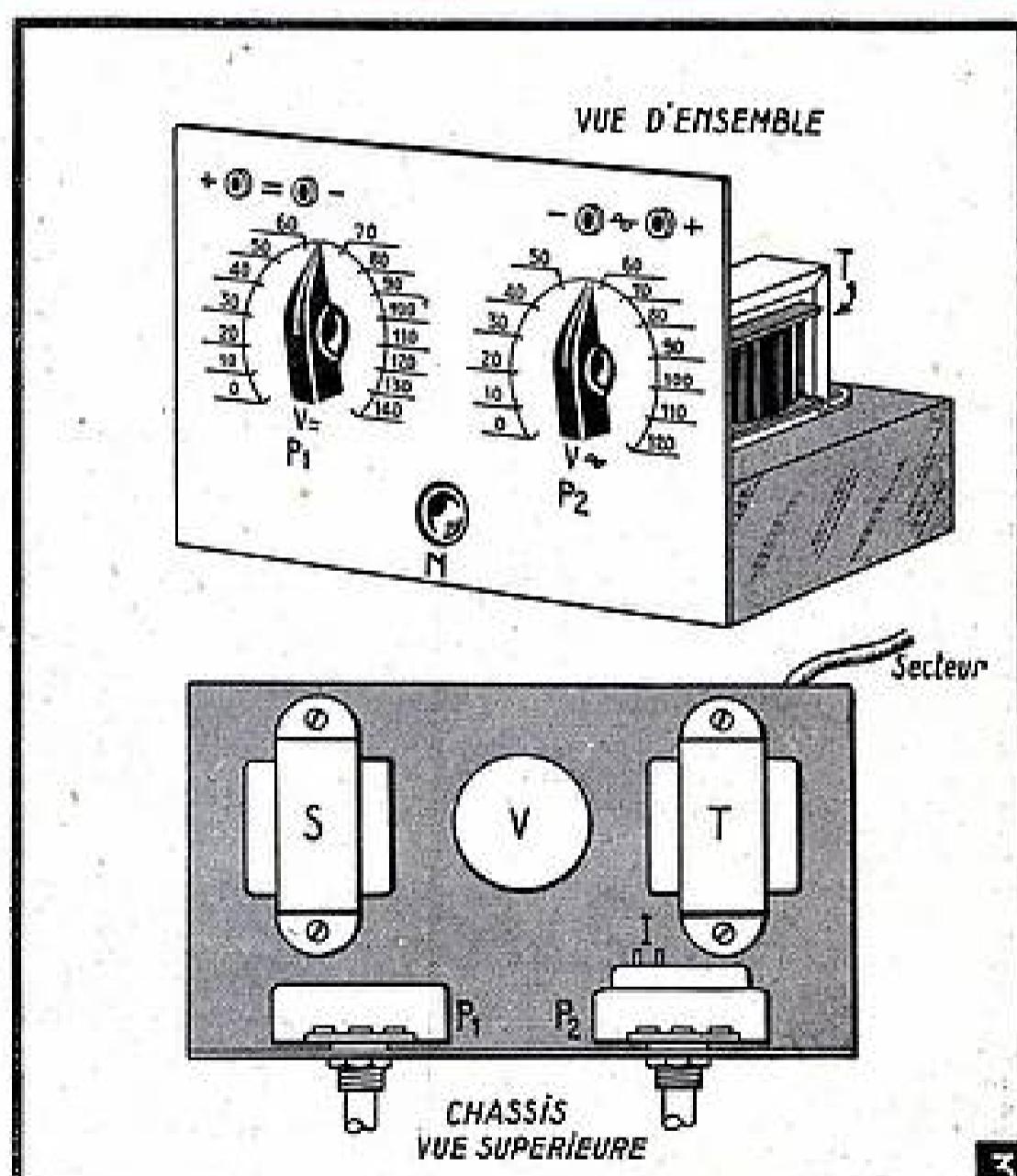
Ici, il faut choisir un tube à néon de petit modèle, muni d'un support à vis, sans résistance de protection. Ce tube s'illumine entre 60 et 65 volts pour atteindre un éclairage total pour 130 volts. C'est le modèle utilisé comme témoin dans les installations électriques.

Lorsque l'impédance du condensateur, branché entre les bornes + et - alternatif, est faible, la quasi-totalité de la tension d'alimentation est appliquée aux bornes du tube à néon qui s'illumine fortement. Lorsque l'impédance du condensateur est élevée, le tube s'illumine faiblement ou même pas du tout. Puisque la fréquence de la tension d'essai est fixe, l'impédance du condensateur dépend presque exclusivement de sa capacité. On a donc un circuit qui permet d'apprécier rapidement la valeur de cette capacité : plus l'éclairage est grande, plus la capacité est élevée. Avec un peu d'expérience, cette appréciation est suffisante pour le dépanneur exercé.

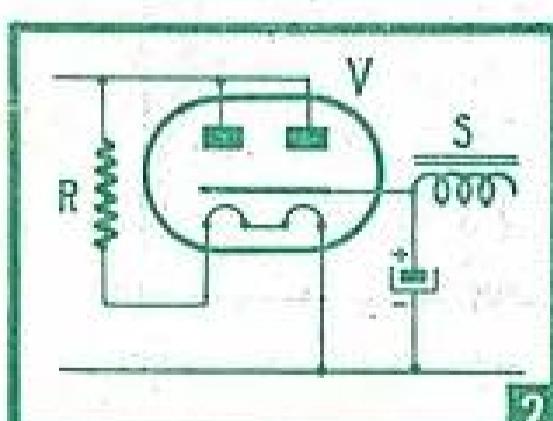
On peut mesurer, avec cet appareil, les condensateurs au papier et les condensateurs électrolytiques pour T.C. et alternatif. Les condensateurs au mica argenté sont de trop faible valeur pour que le tube à néon puisse s'illuminer. Les condensateurs électrochimiques de polarisation, prévus pour une tension de pointe de 10 volts,



1



3



2

25 volts et 50 volts, ne peuvent donner d'illumination du tube à néon, sans être eux-mêmes déteriorés. Ils devront être essayés du côté « continu » du montage qui va maintenant être examiné.

Un potentiomètre  $P_1$  de 0,5 M $\Omega$ , avec interrupteur I, permet de mettre l'appareil en route et de faire varier la tension appliquée au condensateur en essai. Il ne faut pas perdre de vue que les potentiomètres normaux au graphite ne supportent pas une dissipation supérieure à 1 watt.

Lorsque l'on applique une tension continue aux bornes d'un condensateur, il se charge. L'intensité qui le traverse marque une pointe, fonction de sa capacité, puis elle tombe rapidement à zéro. Si le condensateur est parfait, une fois chargé, il ne laisse passer aucun courant.

L'appareil comporte un redresseur simple qui procure une tension de 120 à 130 volts. Il comprend une valve, une induction et deux condensateurs de filtre. Le potentiomètre  $P_1$  de 0,5 M $\Omega$  permet de faire varier la tension de sortie.

La valve peut être du type alternatif ou du type T.C. Dans la figure 1, il a été utilisé une valve 5Y3GB dont le filament est alimenté par un petit transformateur T; primaire 110 volts, secondaire 5 volts. Les plaques sont reliées directement au secteur.

Il est certes, plus économique de choisir une valve 11723, 11724 ou 11726 dont le filament doit être chauffé sous 115 volts, ce qui supprime le transformateur T. Cependant, ces types de valves sont très difficiles à trouver en France. On peut également utiliser une valve du type T.C. 2526 ou CY2. Dans ce cas, le filament peut être alimenté, soit par un transformateur T dont le secondaire procure la tension voulue (25 ou 30 volts), soit directement sur le secteur. A ce moment, le transformateur T est supprimé et remplacé par une résistance R qui dissipe en chaleur l'énergie excédentaire.

Cette résistance R est de 235  $\Omega$ -30 W pour la 2526 et de 400  $\Omega$ -20 W pour une CY2. Le montage de la valve est alors donné par la figure 2. A remarquer que la cathode n'est plus réunie au filament.

Donc, en placant un condensateur entre les bornes + et — continu, on observe un éclat du tube à néon N qui correspond au courant de charge, puis aucun autre éclat ne doit se produire, si le condensateur est de bonne qualité. Ces prises servent à apprécier la qualité des condensateurs.

Si un condensateur ne provoque aucun éclat lors de son branchement, c'est qu'il est coupé. A noter que les condensateurs de trop faible valeur ne peuvent être essayés avec cet appareil simple.

Si le tube à néon reste continuellement éclairé, sur toute la surface des électrodes, c'est que le condensateur est en court-circuit.

Enfin, si le tube à néon s'éclaire faiblement ou que les éclats se succèdent rapidement, cela montre que le condensateur « fuit ». Il faut cependant une certaine habileté pour apprécier si la fuite relevée est acceptable ou si elle nécessite le rejet du condensateur. Un éclat toutes les secondes correspond à un isolement d'environ 5 M $\Omega$  et une faible illumination à une valeur de 30.000  $\Omega$ .

Il est certain que les condensateurs ne sont pas parfaits et qu'ils possèdent tous un courant de fuite plus ou moins marqué. Les condensateurs de faible valeur, jusqu'à 0,1  $\mu$ F, et de bonne qualité, ne doivent produire que l'éclat correspondant au courant de charge. A la rigueur, peut-on

## SOCIÉTÉ RECTA vous présente le **GRAMREX 5 A**

Une réalisation technique exige la collaboration étroite de mains spécialisées. Nous voulons donc, en les citant, remercier ces techniciens qualifiés à qui GRAMREX 5 A devra une longue carrière de réussite et, de ce fait, lui donnera une cachet plus particulier et plus personnel.

Ont collaboré à cette réalisation :

Maquette, montage et dessin ont été effectués sous la direction de M. SOROKINE, rédacteur en chef de Radio-Construcisseur.

Le plan d'étude a été obligamment mis à notre disposition par la Société GRAMMONT.

Le nouveau bloc S.F.B., ECO, est dû à M. Ping. MOUDAIN, de la Société Française de Bobinages.

Le châssis spécial a été conçu par les Ets R.T.E.

L'ébénisterie a été exécutée par M. MAZO (S.G.L.).

Tous les tubes utilisés sont de la nouvelle fabrication de la Société GRAMMONT (Lie. R.C.A.-U.S.A.).

### **GRAMREX 5 A est une réalisation RECTA, Type REXO**

DEVIS			
Châssis .....	255 Fr.	18 condensateurs .....	282 Fr.
Cadran miroir 12 x 15 (type G 110) .....	665 Fr.	5 supports miniature .....	150 >
CV 2 x 0,49 .....	443 >	1 cordon + 1 contacteur .....	165 >
Bloc + 2 MF (S.F.B.-ECO) ..	1.550 >	4 boutons + fusible .....	120 >
Transf. 75 mil.	1.150 >	Barrette sue 28 cos. ....	40 >
Potenti. 0,5 AI .....	115 >	Vit. écrou. fils : câbl. masse, blindé, cordon H.P. ....	
Potenti. 0,5 SI .....	100 >	3 p. fils + 3 plug. ....	115 >
Cond. 2 x 16 $\mu$ F .....	249 >	Prix des pièces détachées .....	
13 résistances .....	122 >	séparément .....	5.637 Fr.

**PRIX SPECIAL** pour l'ENSEMBLE des pièces .....

Confection de la barrette spéciale pour MONTAGE RAPIDE .....

(L'achat de cette dernière est facultatif)

#### HABILLLEMENT DU CHASSIS

EHÉBISTERIE (46 x 21 x 26) vernie noyer, coins arrondis sur les côtés, très soignée, avec baffle .....	1.450 Fr.
Dos de poste : 45 Fr. Tissu : 65 Fr. Cache incliné luxe .....	285 Fr.
Jeu de tubes : 61B6, 6H6B, 6AT6, 6X4 (2.621 Fr.). Exceptionnel Haut-parleur 17 cm. excitation .....	2.490 Fr.
ou Haut-parleur 21 cm. excitation 1500 ohms .....	860 ou 960 ou 1.000 Fr.

Haut-parleur 21 cm. excitation 1500 ohms .....

860 ou 960 ou 1.000 Fr.

### **En résumé : GRAMREX 5 A**

est la première réalisation présentée en France avec les nouveaux tubes miniatures-alternatifs, et en même temps le premier poste MOYEN qui peut utiliser un H.P. de 21 cm.



NOUS SOMMES FIERS DE VOUS LE PRÉSENTER

**SOCIÉTÉ RECTA, 37, Avenue Ledru-Rollin, PARIS (XIIe)**

Adresse Télégraphique : RECTA-RADIO-PARIS

FOURNISSEUR DES P.T.T. ET DE LA S.M.C.P.

Pour nos Clients en Suisse : RADIO-MATÉRIEL S.A., Avenue Ruchonnet, 2, LAUSANNE

Ces prix sont communiqués sous réserve de rectifications.

téléver un éclat toutes les secondes pour les condensateurs de 0,1  $\mu$ F. Si les éclats sont plus rapprochés, le condensateur est à rejeter.

Pour les condensateurs de forte valeur, 0,25, 0,5, 1  $\mu$ F au papier, et pour les condensateurs électrochimiques de filtrage, les éclats sont plus rapprochés et le tube peut même rester faiblement éclairé. La comparaison avec un étalon, jugé satisfaisant, est la meilleure méthode de mesure rapide et sûre. Quand il est familiarisé avec son appareil, le dépanneur apprécie très facilement la lueur donnée par le tube à néon.

La tension d'essai des condensateurs est réglée au moyen du potentiomètre  $P_1$ . Il

devient possible, en éloignant son cadran une fois pour toutes, d'essayer toutes les catégories de condensateurs. Il faut toujours respecter la polarité des condensateurs électrochimiques. Les condensateurs au papier peuvent être branchés indifféremment. Pour observer l'éclat que produit le courant de charge des condensateurs de faible valeur, on peut opérer de la façon suivante : placer le condensateur entre les bornes + et — continu de l'appareil ; le laisser quelques secondes pour qu'il se charge ; inverser le condensateur entre les bornes + et — ; il se charge dans l'autre sens. La valeur du courant de charge est

(Voir la fin page 65)



DE  
**TUBES**  
**"RIMLOCK"**  
*Miniwatt*

pour courant alternatif

ECH 41	Vide pentode changeur de fréquence.
EF 41	Pentode HF à grille variable.
EAF 41	Diode pentode HF à grille variable.
EL 41	Pentode de puissance.
AZ 41	Redresseur triphasé (chauff., direct).
GZ 40	Redresseur triphasé (chauff., ind.).

- ★ Faibles dimensions.
- ★ Construction tout verre assurant un excellent fonctionnement aux fréquences élevées.
- ★ Huit broches métal doré.
- ★ Mise en place automatique et verrouillage dans les supports.
- ★ Blindage interne.

Ces nombreux avantages permettent aux Constructeurs d'envisager diverses solutions dans l'étude de leurs postes.

Les tubes "miniature" RIMLOCK sont également fabriqués dans la série "courant continu". UCH 41 - UF 41 - UAF 41 - UL 41 - UY 41 - UY 42 et sont actuellement disponibles.

**CIE GLE DES TUBES ELECTRONIQUES**

82, RUE MANIN, PARIS 19<sup>e</sup> BOT. 31-19 & 31-25

SALON DE LA PIÈCE DÉTACHÉE - ALLÉE L - STAND 11

**FER à Souder**

Modèle 1947  
Derniers perfectionnements :  
Béquille d'appui, connecteur isolant de sécurité —

**DYNA**

A. E. CHABOT  
36, av. Gambetta, PARIS

BALON DE LA PIÈCE DÉTACHÉE - ALLÉE H - STAND 1

# G. M. P. RADIO

FONDÉ EN 1922

133, Fg. St-Denis, PARIS-X<sup>e</sup> — Tél. : Nord 92-38  
(entre les gares du Nord et de l'Est)

GROUPEZ VOS ACHATS POUR TOUS VOS BESOINS EN RADIO

DÉPOSITAIRES DES MARQUES :

<b>S. I. C.</b>	Condensateurs carton et aluminium.
<b>VEDOVELLİ</b>	Tous les Transformateurs.
<b>STAR</b>	Condensateurs variables et Cadans.
<b>OHMIC</b>	Résistances.
<b>RADIOHM</b>	Potentiomètres.
<b>SUPERSONIC</b>	Bobinages.
<b>N. P. U.</b>	Moteurs Synchrones avec Plateau.

Toutes les Lampes de Construction, Dépannage, Rimlock et Glands (Sylvania). Conditions absolument exceptionnelles.

DE LA QUALITÉ ET DES PRIX !

Demandez notre catalogue France. Expéditions France et Colonies à lettre Jus.

PUBL. RADY

TOUTE LA PIÈCE DÉTACHÉE RADIO  
MATÉRIEL DE QUALITÉ

ALTER VEGA WIRELESS ARENA  
RADIOHM SECURIT MATERIEL B.B.  
ETC...

**"Supervox"**

129, BOULEVARD DE GRENOBLE — PARIS-15<sup>e</sup>

Métro : Cambon et La Motte-Picquet — Autobus : 49 et 80  
Importantes remises aux artisans et anciens élèves des écoles de radio  
sur présentation de leur carte.

PUBL. RADY

# UN RÉCEPTEUR DE TÉLÉVISION DE GRANDE CLASSE — **19 LAMPES** TUBE DE 220 ou 310 mm

**TE 49**

## CARACTÉRISTIQUES GÉNÉRALES

L'appareil que nous décrivons est un récepteur de télévision comportant tous les perfectionnements nécessaires et dont le rayon de fonctionnement est de l'ordre de 70 kilomètres. Le tube utilisé possède un écran de 22 cm avec une surface utile d'image de 18 x 13 cm.

Dans la région parisienne, le téléviseur fonctionne d'une façon stable avec une simple antenne. Pour obtenir de bons résultats dans les endroits éloignés de la Tour Eiffel, à plus de 20 km, il faut prévoir l'installation d'un doublet assez élevé.

En consultant la figure 1, qui représente le plan schématique du téléviseur, nous pouvons voir que le récepteur image est du type superhétérodynie comportant les éléments suivants : étages HF ; changement de fréquence ; deux étages MF ; détecteur vidéo ; amplificateur vidéo et la séparatrice des signaux de synchronisation.

L'ensemble des bases de temps comporte deux générateurs et deux amplificateurs de relaxations, dont celui des lignes est pourvu d'une lampe servant pour l'amortissement des retours de lignes.

Nous reviendrons plus loin sur le schéma du récepteur « son », mais remarquons que l'amplification de la porteuse « son » (42 MHz) s'effectue simultanément dans l'étage HF. Le changement de fréquences est également commun pour le son et l'image.

La bande passante de notre récepteur doit être de l'ordre de 3 MHz, une seule bande latérale étant utilisée. Nous allons voir comment on peut obtenir une bande de cette largeur.

Nous savons que, lorsqu'il s'agit d'un seul circuit accordé, la bande passante de celui-ci peut être rendue plus large par l'amortissement du circuit à l'aide de résistances de faible valeur. Théoriquement, il est possible d'obtenir n'importe quelle largeur de bande, mais, pratiquement, l'amortissement du circuit compromet exagérément le gain par étage et oblige ainsi d'augmenter le nombre des étages amplificateurs. Il existe alors la possibilité d'un compromis entre l'amortissement des circuits et l'augmentation du nombre d'étages. En effet, si l'on combine quelques circuits, leur courbe de réponse commune peut être élargie par le désaccord d'un circuit par rapport à l'autre. Ainsi, par exemple, sur la figure 2, nous pouvons voir les courbes de réponse des circuits pris séparément et la courbe en résultant. Dans ces conditions, l'amortissement de chaque circuit est moindre et le gain par étage plus élevé.

## LES RÉCEPTEURS IMAGE ET SON

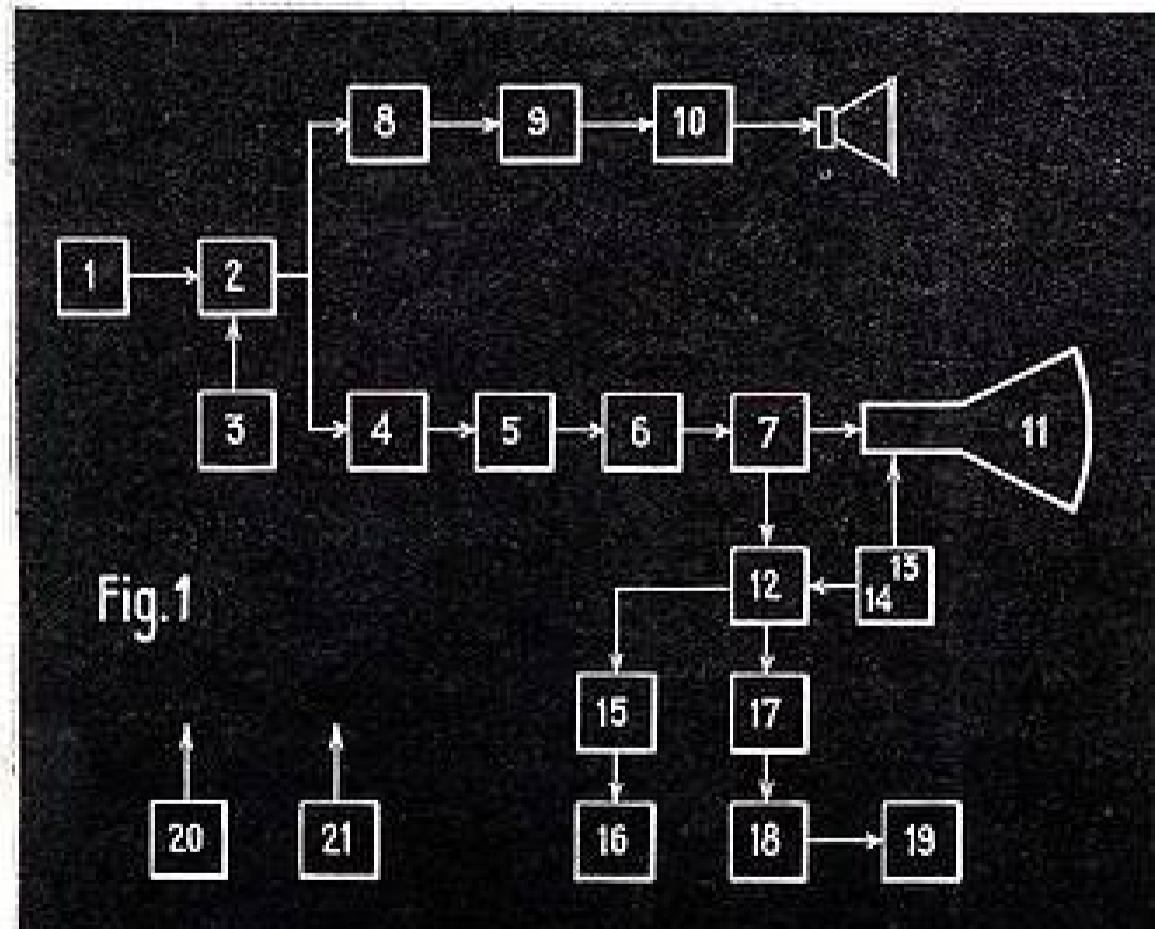
La lampe utilisée dans l'étage de préamplification HF est une EF51, pentode à pente élevée (0.3 mA/V). L'antenne est couplée inductivement avec le circuit ac-

cordé  $L_1$ , amorti par une résistance de 2.5 k $\Omega$  ( $R_1$ ). La polarisation de la lampe est obtenue à l'aide d'une résistance de 200 ohms intercalée entre la cathode et la masse. La lampe EF51 possède deux cathodes : cathode N<sub>1</sub> sur laquelle sera soudée la résistance de polarisation ; cathode N<sub>2</sub> connectée à la masse par l'intermédiaire d'un condensateur de 1.000 pF ( $C_1$ ). L'accord du circuit  $L_1$  se fait par le condensateur ajustable de 25 pF ( $A_1$ ).

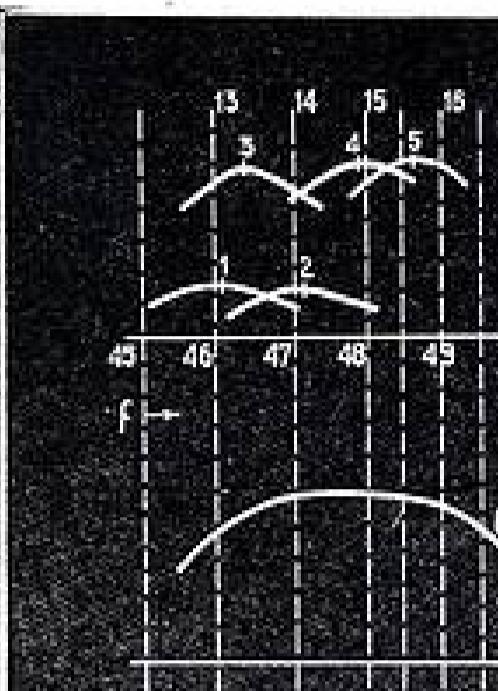
La plaque de la préamplificateur HF est chargée par le circuit  $L_2-A_2$  dont l'amortissement est assuré par la résistance de fuite de grille de la EF51 (2) ( $R_2=2.000$  ohms). Le circuit plaque de l'étage HF comporte une cellule de découplage  $R_3-C_2$ . La tension de la grille-écran étant la même que celle de la plaque, cette grille est alimentée directement de la base du circuit accordé se trouvant connecté à l'anode.

La changeuse de fréquence, est également une EF51 (2) ; sa grille de commande reçoit la porteuse à travers le condensateur de liaison  $C_3$  et la fréquence de l'oscillateur local par le condensateur  $C_4$  ; la valeur de ce dernier ne doit jamais dépasser 8 à 10 pF.

Le changement de fréquence de la porteuse d'image et du son s'effectue simultanément. La MF « image » est recueillie à l'anode de la changeuse dans laquelle est branché le circuit  $L_3-A_3$  tandis que la MF « son » est prise sur la grille-écran et appliquée à travers le condensateur  $C_5$  à l'en-

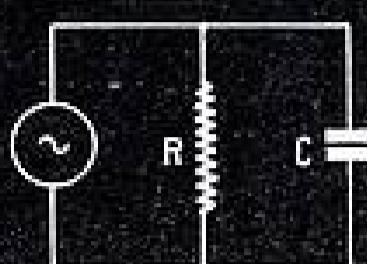


1. — Étage HF.
2. — Changement de fréquence.
3. — Oscillateur séparé.
- 4 et 5. — Etages MF. « image ».
6. — Détecteur « image ».
7. — Amplificateur vidéo.
8. — Etage MF. « son ».
9. — Détection et préamplification H. F. « son ».
10. — Étage final « son ».
11. — Tube cathodique.
12. — Étage séparateur synchro.
13. — Dispositif pour le rétablissement de la tension moyenne.
14. — Régulateur automatique de séparation.
15. — Générateur des relaxations « images ».
16. — Amplificateur vertical.
17. — Générateur des relaxations « lignes ».
18. — Amplificateur horizontal.
19. — Diode d'amortissement.
20. — Alimentation générale.
21. — Alimentation en très haute tension.



1. Circuit d'entrée  
2. Circuit accord modul.  
3 - 1<sup>er</sup>MF  
4 - 2<sup>nd</sup>MF  
5 - 3<sup>rd</sup>MF  
6 - Courbe résultante

Fig. 2



1. Réponse du téléviseur en vidéo avec correction  
2. Sans correction.  
3. Self de correction.

Fig. 3

trée de l'étage MF « son ». De cette façon, l'accord des circuits MF « image » et « son » est rendu complètement indépendant. La polarisation de la changeuse est assurée par la résistance  $R_3$  de 200 ohms insérée dans la cathode.

Une lampe séparée (6C5 de la figure 5) fonctionne comme oscillatrice locale. Le schéma adopté est du type Colpitts. La fréquence d'oscillation sera ajustée par le condensateur  $A_2$ .

Ce schéma de l'oscillateur a plusieurs avantages dont l'essentiel est la stabilité de fréquence de l'oscillation dans le temps. Nous avons remarqué, en effet, qu'un oscillateur tel qu'il est utilisé dans les superhétéodynées pour la radiophonie présente un glissement de fréquence de l'ordre de 1 à 1,5 MHz au cours de la réception qui dure 1 heure, à cause de l'échauffement du récepteur. Avec un oscillateur Colpitts il est possible de réduire ce glissement à quelques centaines de kHz. On peut donc brancher le téléviseur 15 à 20 minutes ayant le commencement de l'émission pour que, pendant la réception du programme, l'oscillateur soit stabilisé.

La valeur du condensateur  $C_{A_2}$ , servant au couplage, est assez critique. En consultant le téléviseur, le lecteur pourra constater que le changement de fréquence se produit déjà sans ce condensateur de liaison, si l'oscillateur se trouve à proximité de la modulatrice.

Il faut, en choisissant la valeur de ce condensateur, essayer d'obtenir le meilleur rapport entre la portée reçue et l'amplitude de fréquence locale.

Si le couplage entre la modulatrice et l'oscillateur local est trop fort, une série de battements parasites pourra perturber complètement la réception. Comme nous l'avons indiqué, la MF « son » est prise

sur la grille-écran de la changeuse. A travers le condensateur  $C_3$  de 2.000 pF elle parvient au circuit accordé sur 9 MHz et connecté à la grille de commande de l'amplificateur MF « son », EF51.

La plaque de cette lampe attaque le primaire du transformateur légèrement surcouplé, dont le secondaire est chargé par le détecteur (double diode d'une EBF2).

A partir de la détection, le schéma répète exactement la partie BF classique d'un récepteur de radiophonie et nous nous arrêterons là-dessus.

## AMPLIFICATEUR M.F. IMAGE, DÉTECTEUR ET AMPLIFICATEUR VIDÉO

L'amplificateur MF « image » comporte deux lampes EF51 (4 et 5). Le réglage de la sensibilité (et ainsi des contrastes) s'effectue par la variation de polarisation de ces deux lampes à l'aide du potentiomètre  $R_2$  inséré entre leurs cathodes et la masse. Une seule bande latérale est amplifiée.

La liaison entre la changeuse de fréquence et la première amplificateur MF se fait par le condensateur  $C_3$  de 200 pF. La résistance de fuite de grille de la première lampe joue, en même temps, le rôle d'amortisseur du circuit accordé se trouvant dans la plaque de la changeuse.

La deuxième lampe, EF51 (5), est chargée par une résistance de 2.000 ohms, et du fait qu'il est impossible de relier la grille-écran à la plaque (la lampe devient alors triode) cette grille est alimentée à travers une résistance de 10.000 ohms ( $R_{22}$ ). Le circuit du détecteur est relié à la plaque de la deuxième amplificateur MF par un condensateur de 200 pF ( $C_{22}$ ).

La détection est du type « en série ». C'est une EA50 qui remplit le rôle de détecteur. La diode EA50 est spécialement conçue pour la détection des très hautes fréquences et possède une capacité inter-electrodes extrêmement réduite.

Pour favoriser la détection des plus hautes fréquences vidéo, en série avec la résistance de charge du détecteur  $R_{22}$  est branchée une bobine d'arrêt  $L_{22}$ , dont l'action est représentée graphiquement sur la figure 3. Une autre self-induction ( $L_{22}$ ) sert à l'arrêt de la MF.

On peut munir ces deux bobines de noyaux de fer diviseur pour pouvoir régler leur point de résonance et, de cette façon, obtenir la courbe de réponse la plus caractéristique.

L'étage vidéo est attaqué par la fréquence détectée à travers le condensateur  $C_4$  de 0,1 pF.

Du fonctionnement de cet étage dépend, en très grande partie, la qualité de l'image reproduite.

La lampe EF51 (6) travaille comme amplificateur de tension, car la modulation du webnet n'exige aucune puissance. La difficulté de la mise au point de l'amplificateur vidéo consiste surtout dans le fait que le niveau de l'amplification doit être maintenu constant pour des fréquences allant de 10 p/s à 3 MHz. Il est clair que les plus hautes fréquences du spectre vidéo seront considérablement affaiblies par les capacités réparties du câblage (une raison de plus pour faire les connexions les plus courtes possibles). Pour obtenir une courbe de réponse à peu près droite pour toutes les fréquences vidéo, on est obligé de se contenter d'une charge très faible. De cette façon, l'impédance résultante est beaucoup moins influencée par les capacités du câblage et un simple calcul nous le montre. Admettons que la charge de la lampe ait une résistance de 50.000 ohms, tandis que la capacité des connexions atteint très facilement 20 pF. Cette capacité se trouve branchée en parallèle sur la résistance de charge (fig. 4).

Si, pour de très basses fréquences, la capacité de 20 pF ne se manifeste pas, voyons ce qui se passe pour les fréquences de l'ordre de 1 MHz et plus.

Nous pouvons calculer l'impédance de la chaîne représentée sur la figure 4 par la formule

$$Z = \frac{1}{\sqrt{\frac{1}{R^2} + \omega^2 C^2}}$$

En calculant, nous trouvons que l'impédance de la charge résultante, pour la fréquence de 100.000 p/s, est de l'ordre de 30.000 ohms ; pour 1 MHz elle tombe à 10.000 ohms et pour 2 MHz à 4.000 ohms.

Il est clair, alors, que l'on doit diminuer la charge de façon que la variation de celle-ci, même pour les plus hautes fréquences à amplifier, reste insignifiante.

En fixant la plus haute fréquence à 3 MHz, il faudrait donc que la résistance de charge de l'étage vidéo ne dépasse pas 500 ohms. Étant donné que, pour les grands rapports entre la résistance de charge et la résistance interne de la lampe, le gain est représenté par la formule

$$G = S \cdot R,$$

où  $G$  représente le gain,  $S$  la pente en A/V et  $R$ , la résistance de charge en ohms.

Nous trouvons alors, pour une EF51 dont la pente est de 9,5 mA/V et la charge de 500 ohms,  $G = 0,0095 \times 500 = 4,75$ , ce qui est visiblement insuffisant. En pratique,

la résistance de charge est choisie entre 2.000 et 4.000 ohms. L'affaiblissement pour les plus hautes fréquences est ici encore assez prononcé, mais la courbe de réponse de l'amplificateur sera corrigée par des bobines placées en série avec la résistance de charge et dont le point de résonance se trouve dans la région des fréquences les moins favorisées (voir la figure 3).

La résistance de charge de notre étage vidéo est de 3.000 ohms. Le gain est donc de l'ordre de 25. Le tube MW-22-7 étant modulé « à fond » déjà avec 10 V sur le wehnelt, nous possédons donc une réserve de sensibilité considérable.

## DISPOSITIF POUR LE RETABLISSEMENT DE LA TEINTE MOYENNE.

Le spectre des fréquences vidéo, transmises par l'émetteur, comporte, entre autres, la composante « continu » qui correspond à l'éclaircissement moyen de l'image. Le niveau de l'éclaircissement « noir » correspond à 30% de modulation, le blanc à 100%. En faisant varier le rapport entre « noir » et « blanc », c'est-à-dire entre les amplitudes relatives de modulation, on « imprime » sur la porteuse la teinte moyenne de l'image. Pour rétablir, à la réception, la composante de la teinte dans notre téléviseur, nous utilisons une diode (une moitié de la double diode EB4) dont la cathode est branchée sur le wehnelt et la plaque à la masse. Du fait du redressement de la fréquence vidéo sur la résistance de charge de la diode ( $R_{D2}$  de la figure 5), il apparaît une tension positive qui, en se superposant à la polarisation fixe du wehnelt, crée l'éclaircissement correspondant à l'éclaircissement de l'écran de l'éconoscope-émetteur.

L'action de ce dispositif peut être réglée par le choix convenable de la valeur de la résistance  $R_{D2}$ .

La deuxième diode de la EB4 est utilisée pour le réglage automatique du niveau de l'écrétage, dont nous parlerons plus loin.

## LES BASES DE TEMPS.

Comme générateurs de relaxations dans les bases de temps nous utilisons les thyristrons EC50. Le schéma des relaxateurs est extrêmement simple et le fonctionnement est assez stable dans le temps. Practiquement, ils marchent du premier coup sans aucune mise au point.

Le principe de fonctionnement d'un montage à thyristron est bien connu et nous ne nous y arrêterons que très peu.

Le schéma général des bases de temps est représenté dans la figure 6.

## IMAGES

Le circuit à constante de temps RC du générateur image est constitué par le potentiomètre  $R_{B1}$  (qui est en série avec la  $R_{B2}$ ) et le condensateur  $C_1$ . La fréquence des relaxations de ce montage est déterminée, d'une part, par la polarisation de la grille de commande, et, d'autre part, par la tension plaque. Mais les variations de la résistance de polarisation ( $R_1$  sur la figure 6) agissent surtout sur la fréquence, tandis que les variations de la résistance  $R_{B1}$  se trouvant dans la plaque ont une influence plus grande sur l'amplitude et la forme des oscillations de relaxation.

L'amplitude des dents de scie fournies par le thyristron ne suffit pas pour

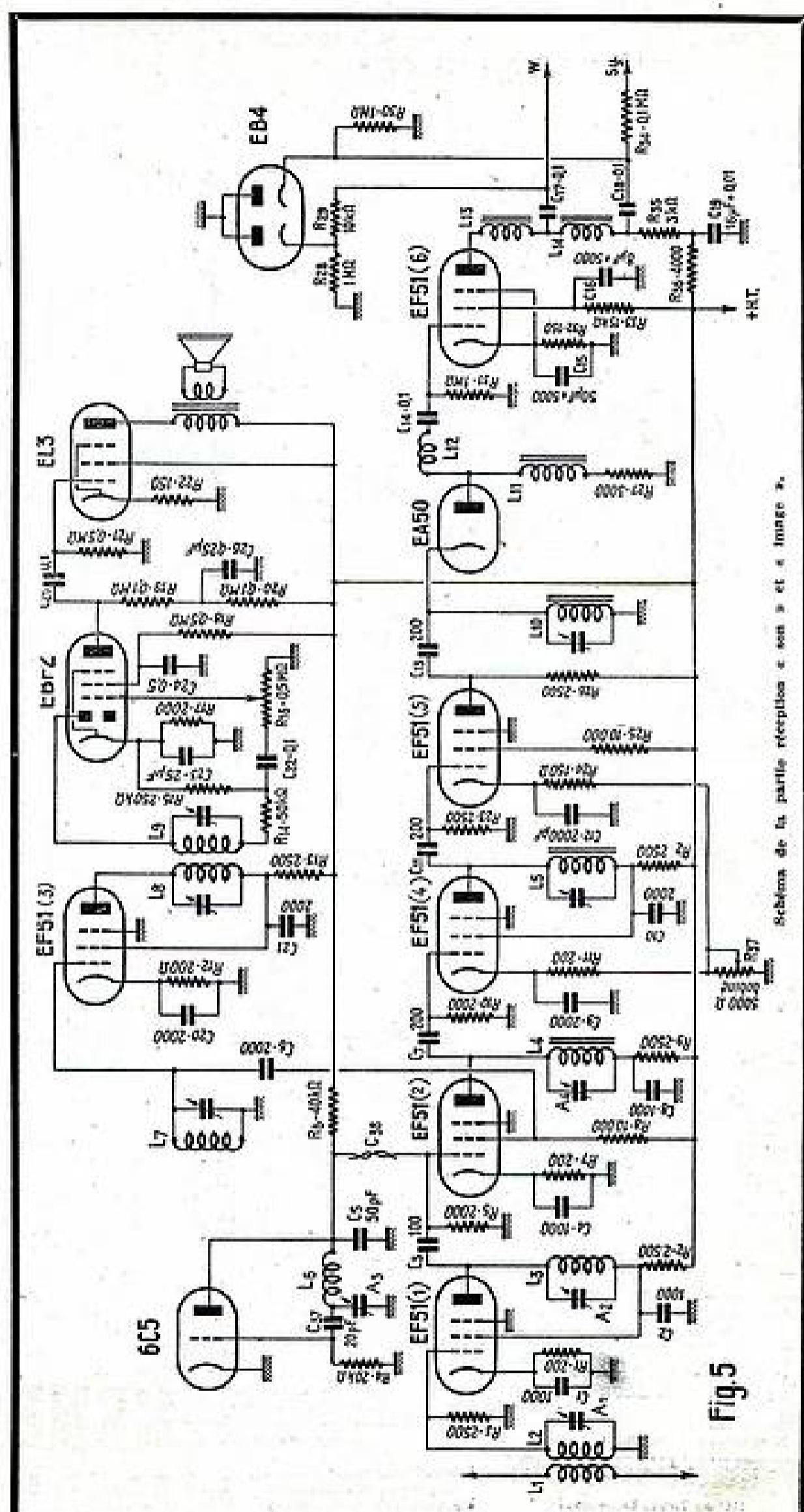
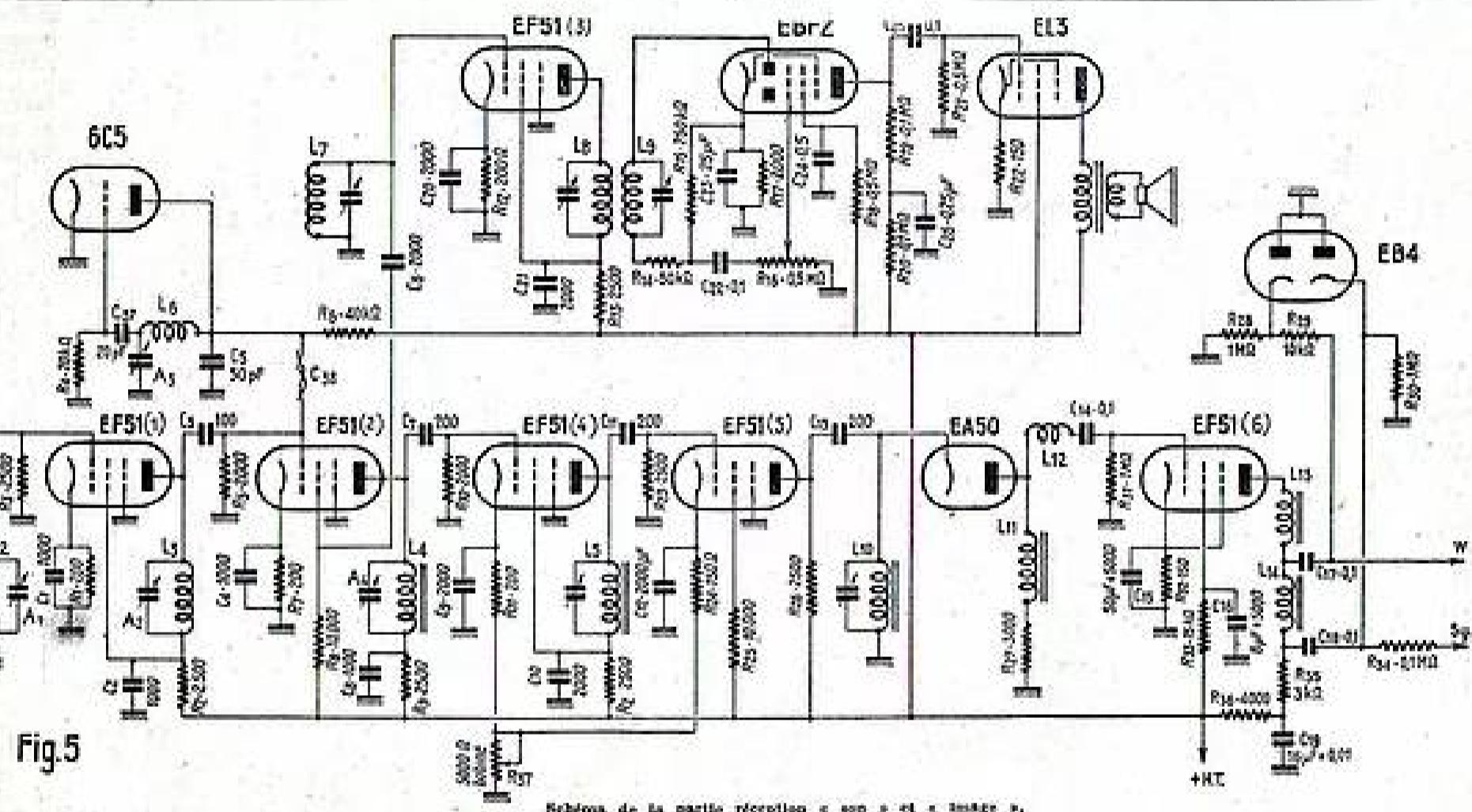


Fig. 5

Schéma de la partie réception + son + et + image.



**SOUS 24 HEURES** VOUS RECEVREZ VOTRE COMMANDE...

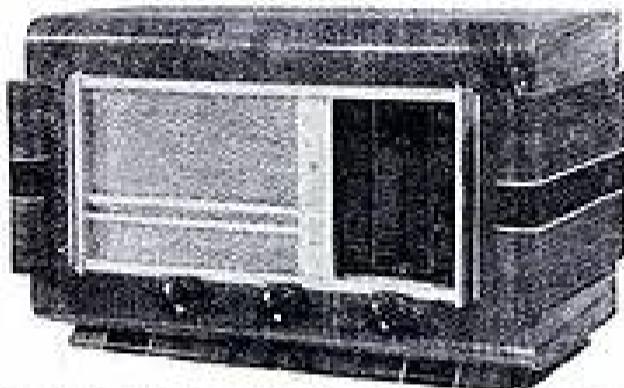
### TELEVISEUR « TE 49 »

écrit dans ce numéro

CHASSIS N° 1 : Récepteur SON et IMAGE  
L'ensemble DES PIÈCES DÉTACHÉES avec lampes... 16.317 »  
CHASSIS N° 2 : Base de l'écran.  
L'ensemble COMPLET DES PIÈCES DÉTACHÉES ... 10.871 »  
CHASSIS N° 3 : Branchement du tube.  
L'ensemble COMPLET DES PIÈCES DÉTACHÉES ... 26.284 »  
CHASSIS N° 4 : Alim. station génératrice.  
L'ensemble COMPLET DES PIÈCES DÉTACHÉES ... 13.881 »  
Nous pouvons vous livrer ce téléviseur monté, câblé et réglé,  
pour un supplément de 12.000 frs.

COURS DE TELEVISION et DEMONSTRATIONS tous les sa-  
misdas de 17 à 18 heures 30.

UNE RÉVÉLATION : POSTE DE VISIONNE REF. « R.V.16 »  
3 gammes d'ondes, 120 heures d'écoute sans changer les piles.



- 5 lampes de la série américaine, miniature « SYLVANIA » de très faible consommation.  
H.P. : 1T4. Oscillatrices : 1R5. M.F. : 1T4. Diélectriques AVC : 1A5. P.U. : 3A5.
- HAUT-PARLEUR 17 cm « AUDAX » spécial, triconal.
- Alim. station aux piles H.T. : 90 volts. R.T. : 1.5 v.  
Grosses capacités pour ces deux piles (incorporées dans l'émetteur).

Dimensions : long., 330. Profond., 180. Haut., 210 mm.  
LE RÉCEPTEUR COMPLET, en PIÈCES DÉTACHÉES, sans élé-  
ments en cuir ..... 6.663 »  
LE JEU DE LAMPES ..... 3.403 »  
L'ÉCENISTERIE ..... 2.000 »  
MONTE, CABLE et REGLE, en ORDRE DE MARCHÉ .. 20.100 »

PERFORMANCES : Ce récepteur, en raison d'un étage H.P. est

d'une sensibilité très poussée, comparable à un récepteur fonction-

nant sur secteur alternatif tant par sa classe que par sa puissance

et sa qualité musicale.

FILTRE CORRECTEUR référence « EP 49 », s'adapte sur tous

les P.U. « Paté ». Avantages : suppression du bruit d'aiguille.

Amélioration considérable de la reproduction des fréquences sonores

700 »

### COMBINE RADIO-PHONO, type « VEDETTE »

MOTEUR et P.U. « PATHE-MARCONI », bras léger ou « SUPER-  
TONE » Pisto-Cristal à récepteur automatique d'aiguille et correcteur de fréquences.

EQUIPE LEVT NADNO : notre récepteur P638, BIEN CONNU PAR SES PERFECTIONNEMENTS (double contre-réaction, contrôle des graves et des aiguilles 3 ou 4 gammes avec CV fractionné 2x130x300 JV, BIEN QUE DU MATERIEL DE PREMIERE QUALITÉ et DES GRANDES MARQUES,

La base de montage est CADMIEE et renforcée par des barres transversales avec trous filetés de 4 mm.

L'ENSEMBLE RADIO + P.638 + sans lampes ..... 9.035 »

LE JEU DE LAMPES ..... 3.143 »

MOTEUR PATHE-MARCONI, 9.220, « SUPER-TONE » 9.950 »

L'ÉCENISTERIE grand luxe décorée (620x140x340) .... 8.000 »

MONTE, CABLE, REGLE, en ORDRE DE MARCHÉ .. 45.670 »

### UNE DOCUMENTATION UNIQUE :

Nous venons d'éditer à l'intention de nos clients un RECUEIL D'ENSEMBLES PRÉTS À CABLER contenant des réalisations absolument INÉDITES (14 pages). Celui-ci leur sera adressé contre 60 fr. et accompagné de NOTRE DOCUMENTATION COMPLÈTE (pièces détachées, appareils de mesure, etc., etc.).

CETTA SOMME LEUR SERA REMBOURSEE A LA PREMIÈRE COMMANDE

Expéditions immédiates contre remboursement, emballage soigné.

**ETHERLUX-RADIO**

Métro : Barbès-Rochechouart

9, Boul. Rochechouart, PARIS (19<sup>e</sup>)

Téléphone : TRUdaine 91-23

à 5 minutes des gares Nord et Est

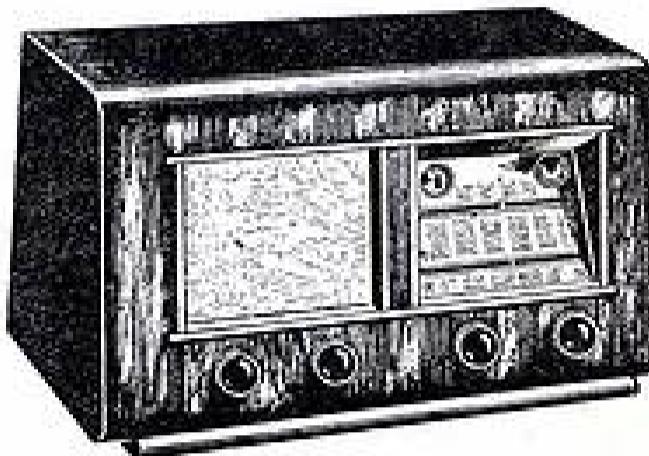
PUB. SONNANGE

# SUPER-EXCELSIOR

reparaît...

### 6 Lampes : prix sensationnel !

(Nous consulter)



### Un coup d'œil sur nos prix :

Platine Triumph .....	5.675 »
— Harmonie .....	5.100 »
— Précipium .....	5.200 »
Bloc Omega Phénix .....	610 »
— Artx 327 .....	667 »
— Supersonic Preist .....	663 »
— 4 g. p. C.V. fractionné ..	1.165 »
Ensemble pyramide J.D. ....	720 »
— Star fractionné .....	1.415 »
Cadran Star 43 .....	385 »
— Star 19.036 .....	445 »
— Gibson noir .....	610 »
C.V. 2x0.10 .....	399 »
Châssis 50/163 car .....	39 »
— 8/300 car .....	79 »
— 8/300 n.u. ....	82 »
— 8+8/300 alu. ....	144 »
— 16+16/300 alu. ....	221 »
— 32/300 alu. ....	299 »
Récepteur luxé vendu 890x310x230 mm. ....	8.330 »
Fil américain 8/10, ls 25 m. ....	185 »
A.P. Philips 6 watts sans transfo .....	2.475 »
A.P. 1.T. 28 cms, avec transfo .....	2.340 »
Pick-up cristal .....	1.790 »
Pen stylo graphite à inter .....	160 »
Soudure 40 0/0, le kg .....	740 »
Pen d'enregistrement .....	18.000 »
H.P. excitation 12 cms .....	745 »
— 17 cms .....	230 »
— 21 cms .....	1.185 »
H.P. à A.P. 12 cms .....	890 »
— 13 cms .....	964 »
— 21 cms .....	1.265 »
Transfo 65 millis .....	845 »
— 75 millis .....	910 »
— 100 millis .....	1.145 »
— 120 — .....	1.625 »
— 150 — .....	2.225 »

Tubes télévision MAZDA et PHILIPS 22 et 31 cms, disponibles

LAMPES : Radio, Télévision et Rétinlock en stock

TOUTES LES PIÈCES DÉTACHÉES

APPAREILS DE MESURES

APPAREILS MÉNAGERS

Envoyez de notre Tarif de Gros sur demande

Expédition à lettres Ius France et Colonies

# GÉNÉRAL-RADIO

1, Boul. de Sébastopol, PARIS-1<sup>e</sup> - GUT. 03-07

PUB. NAVY

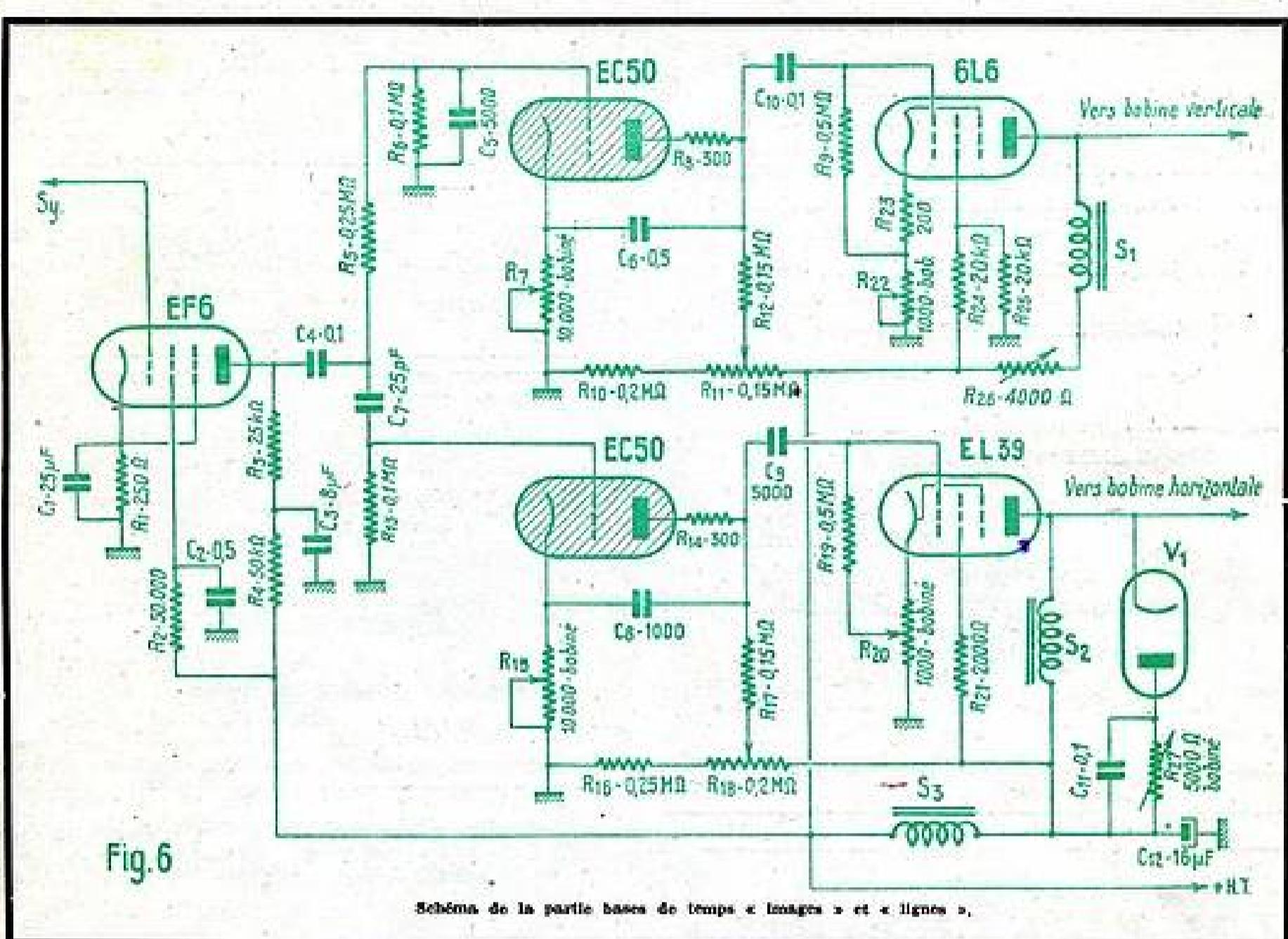


Fig. 6

Schéma de la partie bases de temps « images » et « lignes ».

balayer directement le tube. Ainsi la base de temps des cadres comporte un amplificateur. C'est une 6L6 dont la plaque est chargée par les bobines de déviation verticale à haute impédance.

La plaque de cette lampe est alimentée à travers une bobine d'arrêt ( $S_1$  sur la figure 6). Il est évident que la charge résultante dépend également de la valeur de cette bobine. Bien que les bobines de déviation aient l'impédance appropriée au fonctionnement, il est prudent, dans les conditions du cas présent, de prévoir en série avec la bobine d'arrêt un potentiomètre, au moyen duquel on peut ajuster la charge définitive dont dépend la linéarité du balayage. A cet effet, la base de temps verticale comporte le potentiomètre  $R_m$  de 4.000 ohms, en série avec la bobine d'arrêt  $S_1$ .

Ce potentiomètre sera réglé une fois pour toutes, et on ne le retouchera qu'en cas de remplacement de la lampe. La forme de la tension fournie par la base de temps « image » peut être également corrigée par le potentiomètre  $R_m$ , mais le rôle essentiel de celui-ci est le réglage de l'amplitude de balayage.

#### LIGNES

La base de temps « lignes » est identique à celle des images en ce qui concerne le générateur, avec la seule différence que le condensateur entrant dans le circuit à constante de temps a une valeur plus faible (C<sub>1</sub> sur la figure 6 = 1.000 pF).

Le principe de l'amplification des relaxations lignes n'est pas le même que pour les images. Le courant en densité de scie est créé dans les bobines de déviations mêmes, sous l'influence de la tension rectangulaire fournie par l'amplificatrice. Le fonctionnement de l'ensemble n'est correct que si la fréquence propre des bobines de déviation est égale à la fréquence de balayage horizontal (11.025 p/s). Nous pouvons voir sur la figure 8, qui représente le schéma de branchement du bloc de déviation, qu'une partie de la bobine de déviation horizontale comporte un condensateur ajustable qui sert, d'une part, au réglage de la fréquence propre des bobines, et d'autre part, à celui de la symétrie de balayage.

Etant donné que la vitesse de balayage horizontal est très élevée, la puissance exigée l'est également. Une autre raison pour l'utilisation d'une lampe capable de fournir une grande puissance, est la charge relativement faible. N'oublions pas que les relaxations d'une fréquence de 10.000 p/s comportent des harmoniques allant jusqu'à 150.000 p/s, dont l'amplification doit être assurée. L'amplification constante d'une gamme de fréquences étendues n'est possible qu'avec une charge très faible (comme nous l'avons démontré plus haut).

A cause de la très grande puissance mise en jeu, et du fait que la charge de la lampe comporte un circuit résonnant, l'étage d'amplification des relaxations est susceptible d'accrocher violemment.

Pour cette raison, la bobine de déviation horizontale est shuntée par une résistance de 5.000 ohms ( $R_m$ ) branchée en parallèle. Mais, du fait qu'en série avec cette résistance, se trouve une diode (dont la cathode aboutit à la plaque de l'amplificatrice), l'amortissement ne se manifeste que pendant le retour du spot, justement lorsque le courant dans les bobines de déviation prend une valeur très élevée.

La linéarité du balayage est obtenue par le réglage de la polarisation de la lampe (potentiomètre  $R_p$  sur la figure 6).

Le encrage horizontal et vertical, est obtenu par le dosage continu dans les bobines de déviation. Les deux bobines sont découplées pour les tensions alternatives par les condensateurs  $C_4$  et  $C_5$  (figure 8), et les retours des bobines sont amenés sur les curseurs des potentiomètres  $R_h$  et  $R_v$  (respectivement horizontal et vertical).

L'alimentation du tube, ainsi que les dispositifs de encrage sont représentés sur la figure 8. Ici, nous voyons que la concentration est obtenue par la bobine ( $L_1$ ) pliée coaxialement, dont le courant peut être réglé par le potentiomètre  $R_p$ . La polarisation préliminaire du wehnelt est déterminée par le réglage du potentiomètre  $R_h$ . À l'aide duquel la cathode peut être portée au potentiel positif plus ou moins élevé (le wehnelt étant connecté à la masse).

Marc BARN.

(Fin au prochain numéro)

## HAUT-PARLEURS

Quantité limitée

AIMANT PERMANENT	EXCITATION
12 cm. ....	<b>690</b>
17 cm. ....	<b>790</b>
21 cm. ....	<b>1090</b>
17 cm [grosse culasse] .....	<b>845</b>
21 cm [gros. culas. lourd] .....	<b>890</b>
24 cm [gros. culas. lourd] .....	<b>1290</b>

TOUS CES H.P. sont de TRÈS BONNE QUALITÉ et, COMME D'HABITUDE

### GARANTIS UN AN

Jeu de lampes RIMLOCK: UCH41 - UP41 - UL41 - UAF41  
UY42 : **2.290**

TRANSFOS 70 MILLIS: **790** Francs

### ÉCHELLE DE PRIX - HIVER 49

2<sup>e</sup> EDITION

sera adressée sur simple demande, et pour nos nouveaux clients la CARTE D'ACHETEUR 49



PROFESSIONNELS  
OU  
AMATEURS  
SOYEZ  
ÉCONOMES !

37. AV. LEDRU-ROLLIN, PARIS-XII<sup>e</sup>

## LE FASCICULE 24 DE LA SCHÉMATHÈQUE

VIENT DE PARAITRE

Il contient les schémas et les analyses détaillées des récepteurs:  
DUCRÉTET C 852 TC - C 862 TC - C 810 - COLONIAL  
RCA 86 x 4 - 5 Q 4 - M 70 - 94 BP4 - 6 Q 8 - 5 Q 5 - 5 Q 55  
5 Q 56 - 6 Q 7

WELLS-GARDNER SF - MONTGOMERY WARD 62 - 270 E  
BLAUPUNKT 4 G 6

(les récepteurs américains et allemand ci-dessus ont été importés en France en grand nombre)

PRIX : 75 FR. - PAR POSTE : 105 FR.

## ÉTABLISSEMENTS

En plein cœur de Paris...

8. RUE DU SABOT - VI<sup>e</sup>

(Carrefour rue de Rennes et rue du Four)

Métro St-Germain-des-Prés - TÉL. 117-38-13



ALEX-BAN

VOUS OFFRENT LE MEILLEUR  
MATÉRIEL AUX MEILLEURS PRIX

Quels  
prix ?

Pour les connaître demandez nos tarifs,  
pour professionnels en indiquant votre  
n° de registre et en joignant un timbre.

TOUTES LES PIÈCES POUR  
**VADE MECUM**  
**ET VADE MECUM UNIVERSEL**

(décrits dans les numéros 40 et 45)

AINSI QUE LES FAMEUX ENSEMBLES DE PIÈCES DÉTACHÉES  
POUR AMATEURS ET ARTISANS  
— DEMANDEZ NOTRE CATALOGUE GRATUIT —

## RADIO-MARINO

14, rue Beaugrenelle, PARIS (15<sup>e</sup>)

Téléphone : VAU 16-63

**TOUT LE MATÉRIEL RADIO**  
pour la Construction et le Dépannage

ÉLECTROLYTIQUES - BRAS PICK-UP  
TRANSFOS - H.P. - CADRANS - C.V.  
POTENTIOMÈTRES - CHASSIS, etc..

\* PETIT MATÉRIEL ÉLECTRIQUE  
LISTE DES PRIX FRANÇO SUR DEMANDE

## RADIO-VOLTAIRE

155, Avenue Ledru-Rollin - PARIS (XI<sup>e</sup>)

Téléphone : ROQ 98-64

## PRODUCTION 1948 *achue!*

LAMPÉOMETRE modèle 381



ANALYSEUR DE SÉRIE 750



INSTRUMENT DE MESURE 403



CONTROLEUR UNIVERSEL 475



PENTÉMETRE modèle 301



Dans sa nouvelle caisse ultra-moderne

LA COMPAGNIE

GÉNÉRALE

DE MÉTROLOGIE

intensifie la production

en grande série d'appareils de haute précision

et d'une qualité

qui a établi sur le marché

mondial la réputation

de la marque

MÉTRIX

Renseignements et liste  
des agents sur demande

S.A.R.L. au capital  
de 2.000.000 de Fr.  
CHAMIN DE LA  
CROIX-ROUGE  
ANNECY (Haute-Savoie)  
TEL. 8-61

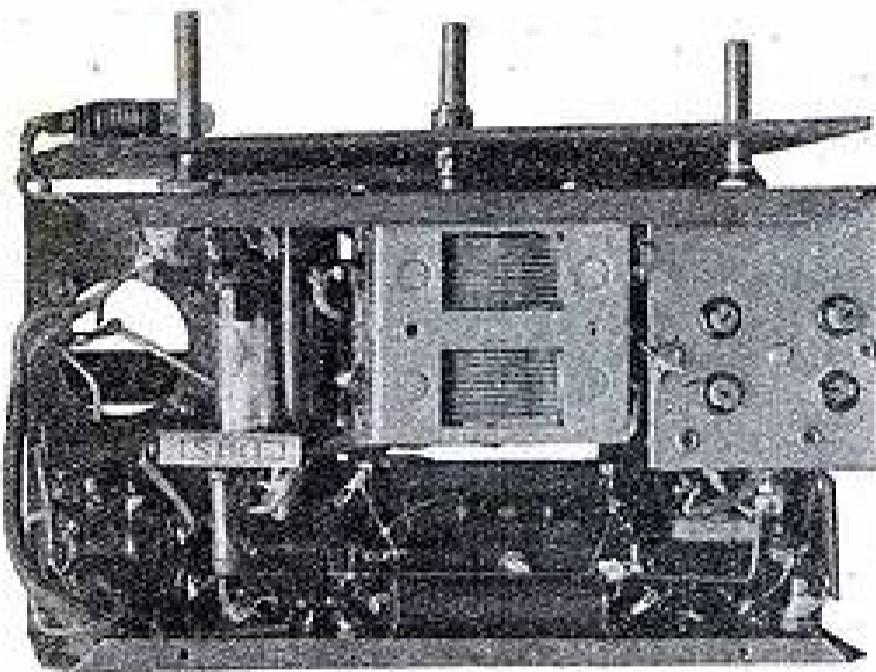
COMPAGNIE GÉNÉRALE  
DE MÉTROLOGIE



AGENT POUR LA  
SOCIÉTÉ M. S. STOKE  
R. MANCAIS  
11, Rue René-Boyer  
PARIS 19<sup>e</sup>  
TEL. 110-32-00

PIÈCE DÉTACHÉE - ALLÉE H - STAND 19

# ECONOMAX 3



Le récepteur à amplification directe conserve toujours la faveur des amateurs à cause, surtout, de sa simplicité et, aussi, de son prix de revient peu élevé. Son rendement, sans atteindre celui d'un superhétérodyne, au point de vue de la sélectivité, est en général excellent et nous permet l'écoute confortable d'un grand nombre d'émetteurs.

Nous avons déjà décrit, dans le n° 18 de notre revue, un « amplification directe » sur alternatif et il est logique que nous nous penchions aujourd'hui sur un « tous-courants » du même type.

Le récepteur comporte, en tout, trois lampes, le redressement de la haute tension se faisant par une cellule au sélénium ou genre oxy métal. Les trois lampes utilisées assurent les fonctions suivantes :

EF9 (1). — Amplificateur HF.

EF9 (2). — Déetectrice.

CBL6. — Amplificateur BF de puissance. Nous allons voir en détail ces trois étages.

## AMPLIFICATION H.F.

Le récepteur n'étant prévu que pour deux gammes, PO et GO, le bobinage d'entrée comporte un primaire d'antenne commun et deux enroulements de grille, commutables par la section 1 d'un inverseur à deux positions et accordés par le condensateur variable  $CV_1$ .

Chaque bobinage est muni d'un noyau magnétique ajustable ( $N_1$  et  $N_2$ ) afin de faciliter l'alignement des circuits. De plus, le condensateur variable  $CV_1$  comporte un trimmer  $T_1$  ajustable également.

Le circuit anodique de la EF9 (1) comprend le primaire d'un bobinage analogue à celui d'entrée et qui assure la liaison avec la deuxième lampe.

L'écran de la lampe est alimenté directement par la haute tension, ce qui est

classique dans les récepteurs « tous-courants ».

C'est en agissant sur l'amplification de la EF9 (1) que nous allons pouvoir commander la sensibilité et, partant de là, la puissance sonore du récepteur.

A cet effet, la polarisation de la lampe est rendue variable grâce au potentiomètre  $R_1$  de 10.000 ohms, dont l'une des extrémités est réunie à la cathode, l'autre au côté « antenne » du bobinage d'entrée, et le curseur à la masse, par l'intermédiaire d'une résistance  $R_2$ .

Nous voyons alors que la polarisation, c'est-à-dire la tension entre la cathode et la masse, est minimum (2 volts environ), lorsque le curseur du potentiomètre se trouve à l'extrême « cathode », car, pratiquement, la résistance de polarisation se réduit à 150 ohms, valeur de  $R_2$ .

Au contraire, si nous placons le curseur du côté « antenne », la résistance entre la cathode et la masse est de 10.000 ohms environ et la tension en J monte à 11 volts environ. Or, une lampe à pente variable, comme c'est le cas de la EF9, amplifie d'autant moins que sa polarisation est plus élevée.

Donc : amplification maximum pour la tension cathode de 2 volts, et minimum pour celle de 11 volts.

De plus, lorsque le curseur du potentiomètre est placé du côté antenne, le primaire du bobinage d'entrée se trouve shunté par la résistance  $R_1$  de 150 ohms, donc fortement amorti, d'où diminution encore plus accentuée de la sensibilité.

## DÉTECTION.

La liaison entre l'amplificateur HF et la détectrice, qui est également une EF9, se fait, nous l'avons déjà dit, à l'aide d'un bobinage tout à fait analogue à celui d'accord : deux secondaires, PO et GO, commutés par la section 2 de l'inverseur ; noyaux magnétiques réglables ( $N_3$  et  $N_4$ ),

RÉCEPTEUR SIMPLE  
A AMPLIFICATION DIRECTE  
ET TROIS LAMPES :  
EF9 - EF9 - CBL6  
FONCTIONNE SUR COURANTS  
ALTERNATIF ET CONTINU

condensateur variable  $CV_2$ , muni de son trimmer ajustable  $T_2$ .

Les condensateurs variables  $CV_1$  et  $CV_2$  constituent évidemment un ensemble à deux éléments commandés par un même axe.

Le mode de détection adopté est celui par courbure de la caractéristique d'anode, dit « détection plaque ». Le procédé consiste à polariser fortement la lampe, de façon à annuler presque son courant anodique en absence de signal.

C'est pour cette raison que nous voyons une résistance de polarisation de valeur si élevée :  $R_3 = 20.000$  ohms.

Etant donné que la lampe EF9 (2) détecte et amplifie en BF en même temps, il est nécessaire de shunter la résistance de polarisation par un condensateur de forte valeur, en l'occurrence un électrochimique, dit « de polarisation », de 10  $\mu\text{F}$ , 25 V.

Le circuit anodique comporte une résistance de charge de valeur élevée ( $R_4 = 200.000$  ohms) et un petit condensateur de découplage ( $C_3 = 200$  pF).

La tension écran est obtenue par une résistance-série de 2 M $\Omega$  ( $R_5$ ) décapée par un 0.1  $\mu\text{F}$  ( $C_4$ ).

La liaison avec la lampe finale s'effectue par le condensateur  $C_5$  de 20.000 pF et la résistance de fuite de grille de 500.000 ohms ( $R_6$ ).

## ÉTAGE DE PUISSEANCE FINAL

La lampe utilisée est une CBL6, dont nous laissons libre les deux diodes, et que nous polarisons par une résistance de 150 ohms ( $R_7$ ), décapée par un condensateur électrochimique de 10  $\mu\text{F}$  ( $C_6$ ).

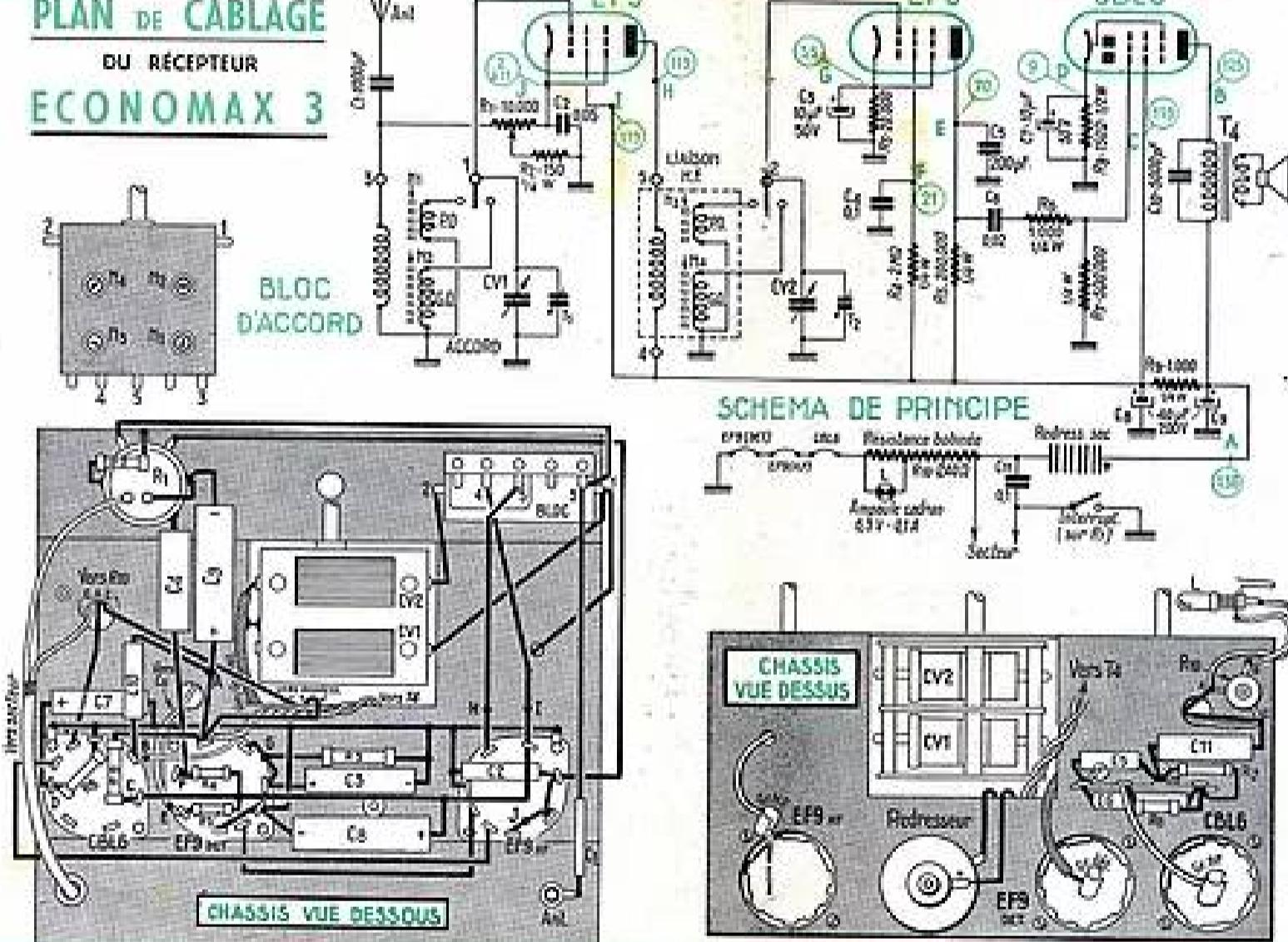
Le circuit plaque de la CBL6 comporte le primaire du transformateur de sortie ( $T_{\text{Tr}}$ ) dont le secondaire est connecté à la bobine mobile d'un dynamique à aimant permanent.

Afin d'éviter certaines accrochages, le primaire du transformateur est shunté par un condensateur de 5.000 pF ( $C_7$ ).

## ALIMENTATION.

Nous avons dit plus haut que la tension du secteur est redressée à l'aide d'un élément sec, au sélénium ou cuivre-oxyde (oxy métal). L'avantage de cette solution est la robustesse et l'échauffement moindre. Le filtrage de la haute tension redres-

## PLAN DE CABLAGE DU RÉCEPTEUR ECONOMAX 3



éte au fait par deux condensateurs émettant passifs de 22 nF, 200 V DC et 100 nF et une résistance de 1000 ohms (R1).

Remarquons que le circuit émetteur de la CBL6 est constant pour le filtre, mais en présence d'un récepteur dans le R.F., ce filtre démonte, cependant pour les sélecteurs musicaux de l'émetteur de la partie émettrice du filtre passeif.

Concernant l'émission : l'onde de la radio passe dans deux condensateurs émettant passifs de 100 nF.

Les filtres des deux lampes sont formés par filtre et sélecteur à circuit ferri magnétique (émissaire) de 200 ohms sans bobine, comprenant une puce pour l'émission d'une fréquence de 82.5 V. R1 A détermine la durée.

Il est important pour le fonctionnement des émissions, d'assurer l'émission avec le tableau de principe et en place de filtre.

Concernant le système d'émission, il est des fois nécessaire d'ajuster le filtre de l'émission à l'aide de l'oscilloscope ou multimètre.

Il peut donc être nécessaire de régler un filtre de ligne ou émission et nous vous faire faire, si vous êtes un amateur, pour l'ajustage de l'émission, soit par la méthode de l'oscilloscope, soit par la méthode de l'audiomètre.

### CONSTRUCTION

Il est à noter que l'assemblage à faire est le tableau de ce petit récepteur, une fois que ce tableau sera correctement assemblé, on pourra les modifications de gain et des sélecteurs musicaux nécessaires. Pour assurer un bon fonctionnement de l'appareil, il faut faire le choix de ses composants judicieux pour la ligne correspondante, soit par la méthode de l'audiomètre.

Le tableau de l'assemblage de la radio peut pour le fonctionnement de toute les étapes être directement, sans faire de polarisation que de filtrage.

La construction de l'antenne et des dipôles est indiquée sur le schéma de principe. Il est préférable que dans tous les cas nous prenions utiliser des résistances de 10 ohms et supérieur (de 10 ohms à 100 ohms) à la place d'une 10 ohms.

### TENSIONS

Comme nous avons l'émission de la radio, nous devons faire des préparations spéciales, mais pour cela soit le tableau et soit le filtre de l'émission, doivent être démontés et non pas démontés.

Les tensions indiquées sur le tableau peuvent correspondre à la tension de service de 120 volts ; si ce n'est pas le cas alors, il est nécessaire de faire une mesure de cette tension, et si nécessaire ajuster les préparations indiquées à cette tension.

Sur toute ligne nous pouvons admettre une tension de 120 VAC ou 110 VAC dans les cas où la tension de la ligne est inférieure à celle indiquée.

Ensuite, lorsque nous allons faire nos préparations, nous pouvons prendre les points B et C, et nous devons faire de l'oscilloscope ou multimètre une lecture entre ces deux points et l'oscilloscope ou multimètre.

Les tensions avec leurs indications, pour une forte puissance, ont été prises à l'heure d'un fonctionnement optimum pour 1000 watts par watt. Si nous devons diminuer

comporte, avons-nous dit, une résistance-série de 200 ohms environ, mais le mieux serait de régler ce circuit de façon que l'intensité de chauffage soit de 200 mA (0,2 A).

Par conséquent, nous brancherons un milliampermètre alternatif en série, entre le fil du secteur et  $R_{se}$ , et ajusterons cette dernière, qui sera de préférence à collier, de façon à avoir 0,2 A.

## ALIGNEMENT.

L'alignement d'un récepteur à amplification directe est infiniment plus simple que celui d'un super. Dans notre cas nous allons procéder de la façon suivante :

- Se mettre en PO et accorder le récepteur soit sur le signal d'un générateur HF, soit même sur une émission puissante vers 500 m (600 kHz).

- Régler le noyau  $N_1$  de façon que son extrémité affleure l'ouverture. Régler ensuite  $N_2$  en manœuvrant doucement le bouton d'accord et en cherchant le maximum.

- Accorder le récepteur sur le signal d'un générateur HF ou une émission vers 215 m (1.400 kHz). Régler le trimmer  $T_1$  en retouchant le bouton d'accord et en cherchant le maximum.

- Passer en GO et régler les noyaux  $N_1$  et  $N_2$ , comme nous l'avons fait pour les PO, sur le signal d'un générateur ou l'émission de Radio Luxembourg ou Drottwich.

Comme vous le voyez, pour mettre au

point notre petit récepteur, nous n'avons même pas besoin d'un générateur HF et pourrons arriver à un résultat très satisfaisant directement par écoute des émissions et un peu de patience dans la retouche des différents éléments ajustables, comme indiqué ci-dessus.

Etablissez ensuite une bonne antenne, extérieure de 5 à 10 m si vous le pouvez, et vous serez surpris par la sensibilité de ce petit appareil. Si vous êtes gênés par un émetteur voisin puissant, diminuez la valeur de la capacité d'antenne  $C_1$  jusqu'à 100 ou même 50 pF. Vous pouvez également essayer d'utiliser, comme antenne, l'installation de l'eau ou du gaz, mais toujours à travers un condensateur.

SERVICEMAN.

## DEVIS DÉTAILLÉ DU RÉCEPTEUR ECONOMAX 3

Réfrigérante, graisse et fixation ....	610 Fr.	2 plaques grille à 2 fr. ....	4 *	9 condensateurs ....	160 *
Pièce ..... Châssis spécial avec équerre pour H. P. ....	25 *	1 c'mpois grille blindé ....	18 *	Vit et écrous 3 mm ....	50 *
Fond de caisson ....	23 *	2 électrochimiques 40 pF, 200 V		Fil blindé (0,5 mm) ....	25 *
Aiguille et prolongateur d'axe ..	40 *	à 30 fr. ....	180 *	Fil câblage (5 m) ....	50 *
Dynamique aimant perm. 12 cm	893 *	3 boutons à 17 fr. ....	31 *	Fil masse (1 m) ....	4 *
Précision. 10.000 ohms av. int.	104 *	1 r. 2,5 à 3000 ....	8 *	Soupape, soudure ....	25 *
Bloc AD 47	485 *	Douille banan isolée ....	15 *	Total net ....	3.900 Fr.
CV de 2x944	328 *	Support ampoule caisson ....	15 *	Taxes océan (2,56 %/0) ....	151 *
Jeu de lampes (2xEPO + CHLO)	1.512 *	Ampoule 0,3 V. 0,1 A ....	21 50	Emballage ....	210 *
Oxydinal haute tension ....	200 *	Prise se-si ....	2 *	Port (France métropolitaine) ..	313 *
3 supports transco à 22 fr. ....	66 *	Cordon secteur ....	75 *		6.576 Fr.
		100 ampe à collier 300 ohms ..	40 *		
		8 réels anciis ....	82 *		

Toutes ces pièces peuvent être vendues séparément. Expédition immédiate contre mandat  
(C. C. Paris 443-39) — Aucun envoi contre remboursement.

## COMPTOIR M. B. RADIOPHONIQUE

160, RUE MONTMARTRE - PARIS  
Métro : MONTMARTRE

## RÉALISATION DES BOBINES POUR L'ALIGNEUR 100 - 1000 - 472

Nous avons décrit, dans le n° 36 de Radiogénération un appareil très simple pour l'alignement rapide des récepteurs. Plusieurs lecteurs nous ayant demandé les caractéristiques des bobines, nous les donnons aujourd'hui.

Les noyaux utilisés sont fabriqués par Ondex (type BA à crénaux PI132 en PI139, avec vis d'ajustage PI138 en PI235).

La bobine 100 kHz comporte en tout 510 spires en fil de 12/100, 2 c. s., en deux ga-

lettes de 250 spires. La prise b est faite à 120-125 spires de c.

La bobine 1000 kHz comporte 68 spires en fil de 20/100, 2 c. s., avec prise à 20-22 spires (d = c à b).

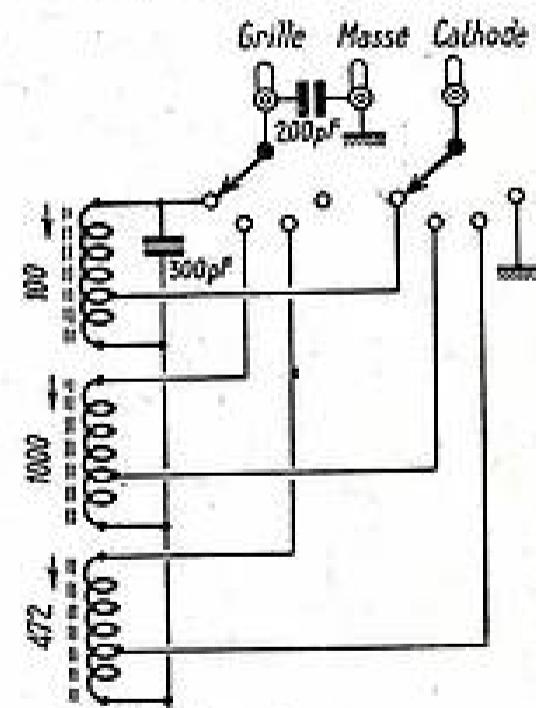
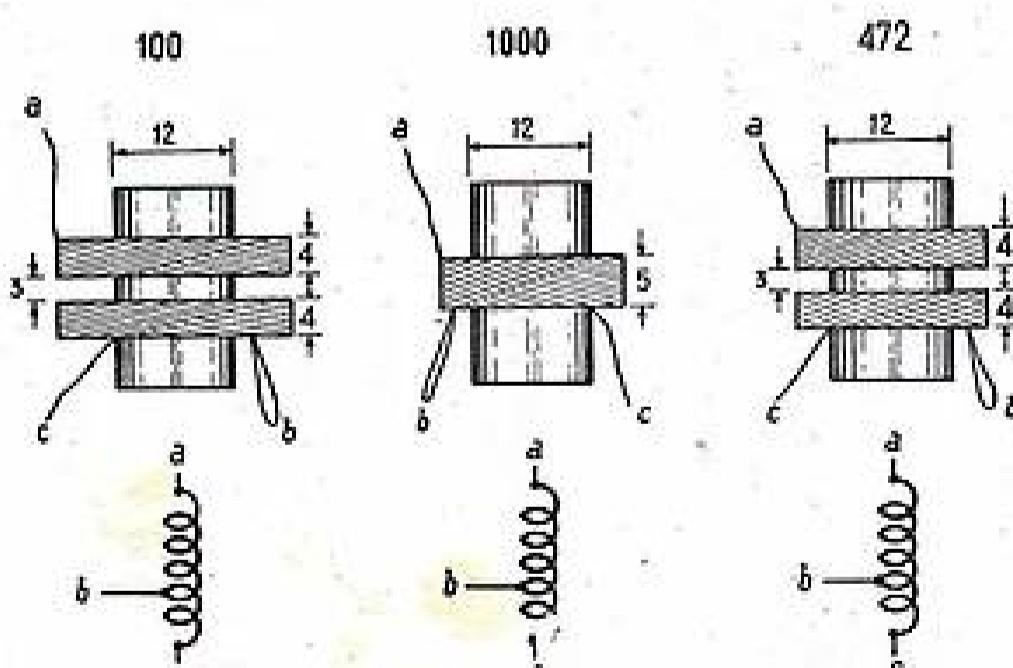
Enfin, la bobine 472 kHz se fait en deux galettes de 90 spires en fil de 12/100, 2 c. s., avec prise à 45-50 spires d = c.

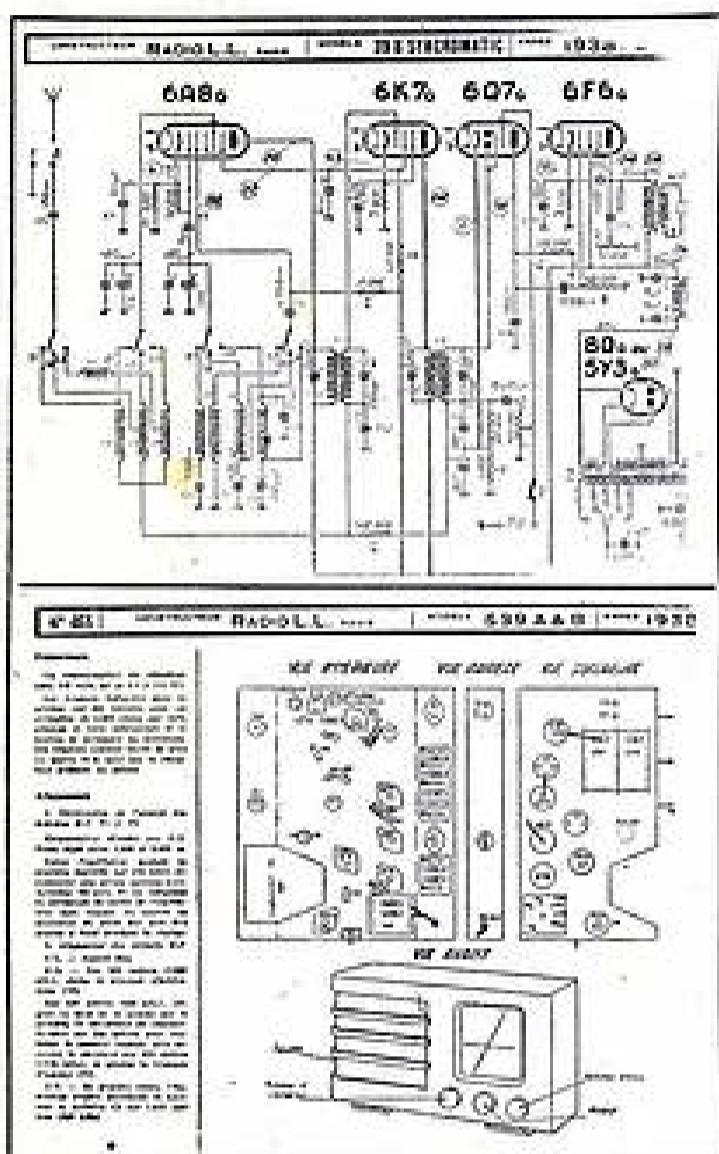
Pour ceux qui ont la possibilité de mesurer la  $\mu$ -induction des bobines, nous indiquons

que l'on doit trouver, avec le noyau au réglage, c'est-à-dire placé de façon à obtenir la fréquence nécessaire,

Bobine 100 ....	6.000 $\mu$ H.
Bobine 1000 ....	126 $\mu$ H.
Bobine 472 ....	340 $\mu$ H.

Le schéma de branchement des bobines et la façon de brancher les ajustables sont indiqués sur les croquis ci-dessous.





Spécimens des pages de la Schématique

Au moment de rédiger les textes des fascicules 26 et 27 de la Schématique, nous avons eu l'opportunité de retracer l'histoire de cette publication, dont les débuts datent de plus de 10 ans.

A vrai dire, ces débuts ont été bien timides et ne présageaient en rien son développement ultérieur. Nous avons eu l'idée, qui n'avait, d'ailleurs, rien d'original, de publier dans les numéros de Toute la Radio, certains schémas de récepteurs industriels qui nous semblaient les plus intéressants pour un dépanneur.

Et puis, encouragés par l'approbation de nos lecteurs, nous avons complété cette série, en faisant paraître des fascicules supplémentaires de 32 pages, contenant, chacun, la description détaillée de 15 à 25 récepteurs de marques connues : schéma général, valeur des différents éléments, points d'alignement, fréquence d'accord des transformateurs M.F. et, si possible, disposition des pièces et celle des différents ajustables.

Les schémas séparés, parus dans Toute la Radio, ont été, par la suite, réunis en un seul volume, appelé Schématique 40, et l'ensemble de la collection, comprenant ce volume et les 27 fascicules supplémentaires, réunira, tenez-vous bien, 600 schémas de récepteurs, englobant 63 marques, parmi les plus connues et les plus répandues sur le marché français, et constituant une documentation absolument unique, non seulement pour un dépanneur, mais pour un artisan, petit ou moyen constructeur, à la recherche d'une idée pour la création d'une maquette.

A regarder cette collection, tout paraît très simple : on écrit aux différents constructeurs, on reçoit des schémas, on les

copie et on les publie. Mais en réalité les choses se sont présentées tout différemment.

Vous n'ignorez sans doute pas que la plupart des grandes marques (point n'est besoin de les nommer) considèrent leurs schémas comme des documents ultra-confidentiels, réservés aux seuls grands initiés. Remarquez, en passant, que ces chefs-d'œuvre sont, le plus souvent, d'une banalité à faire pleurer. Mais le fait est là : impossible de se les procurer par des moyens ordinaires. Impossible par des moyens extraordinaires ? Mais vous pensez bien qu'il existe des moyens « extraordinaires », comme, par exemple, la corruption, plus ou moins déguisée, d'un employé, ou, ce qui est encore plus simple, l'appel à nos lecteurs, dont la réaction est immédiate et provoque une avalanche de schémas les plus divers.

Donc, amis dépanneurs et techniciens, chaque fois que vous consultez la Schématique, pensez aux camarades anonymes, que nous tenons à remercier ici, qui ont contribué, chacun pour sa part, au développement de cette documentation. Et si vous pouvez de votre côté, nous envoyer un ou plusieurs schémas intéressants, faites-le. Nous vous en serions d'avance reconnaissants.

Nous rappelons à nos lecteurs que nous recherchons particulièrement les schémas des marques suivantes : PHILIPS, RADIOLA, L.M.T., PATHÉ-MARCONI.

Merci d'avance.

# 10 ANS DE LA SCHÉMATIQUE

25 FASCICULES

600 SCHÉMAS

63 MARQUES

## Quelques PRIX DE RÉCLAME PRATIQUÉS PENDANT LE MOIS DE FÉVRIER

Cadans démultiplicateurs type proportionnel format rectangulaire, dim. 152x118 mm/m, rapport 1/12 avec système de bloage de la démultiplication, fourni avec statomag sur bobinot; graduations de 0 à 100+ plus 6 lignes vierges, coordonnées pour appareils de mesure, postes O.C., etc... Réf. E.Q. Prix... 750.-

Commutatrices neuves, Pce : 12 ou 24 V (spécifier); secondaire : 200 volts — 100 mA — matériel de 1re qualité — Commut. filtrée, Réf. E.Q. Prix 6.000.-

Récepteurs 4 lampes batterie, 6 gammes, 20 à 2.000 m, en boîtier métallique — sans lampe ni H.P., à revêtir. Réf. D. Prix .....	900.-
Bacs métalliques G.M. Im. 32x6 cm 21x9 cm 47. Réf. E.Y. ....	3.000.-
Amplis neutre soldés sans lampes, comportant transf. alim.-transfo. sortie, self cond., relais, matériiel 1 <sup>re</sup> choix pour démontage. Réf. C.A. ....	1.000.-
Cond. variables 2 x 0.16 sans trimm. Réf. C.M. ....	100.-
Cond. variables 3 x 0.16 sans trimm. Réf. C.N. ....	50.-
H.P. 21 cm aimant permanent. Réf. E.O. Prix .....	700.-
H.P. 21 cm aimant permanent. Réf. E.Q. Prix .....	900.-
Coffrets métalliques pour amplis 25 watts. Réf. E.R. ....	1.000.-

## LAMPES NEUVES AVEC GARANTIE

GPT .....	350.-
6316 .....	350.-
6313 .....	350.-
6310 .....	350.-
59 .....	350.-
586 .....	350.-
607 .....	350.-

### EN STOCK :

Lampes miniatures Grammont, licence R.C.A.  
JEUX ALTERNATIFS et JEUX TOUS COURANTS

# RADIO M.J.

Siège et Service Province :  
**19, r. Claude-Bernard, PARIS-V<sup>e</sup>**

Tél. : GOB. 47-96 et 95-14  
C.C.P. N° 1332-67 PARIS

Succursale :  
**6, r. Beaugrenelle, PARIS-XV<sup>e</sup>**  
Tél. : VAU. 58-30

## SOUS 48 HEURES... VOUS RECEVREZ VOTRE COMMANDE...

### SUPERBE LAMPE PORTABLE AMÉRICaine D'ORIGINE



L'AMPOULE 6 VOLTS ..... 25. —  
PILE EMPLOIREE BA 200 U ..... 250. —  
Durée : 75 heures continues ou 120 heures par intermittences.

CONDENSATEURS 0,1 SIEMENS ..... 15. —  
par 25 ..... 12. —  
par 50 ..... 10. —

CONDENSATEURS ESCO CÉRAMIQUE H. F.  
à couche d'argile par intérieur et extérieur à  
stabilité absolue. Modèles miniatures. Isolation  
1.500 volts.

1 PF - 2 PF - 3 PF - 5 PF - 10 PF - 15 PF  
16 PF - 20 PF - 30 PF - 35 PF - 40 PF - 50  
PF - 60 PF - 100 PF. Prix ..... 25. —  
2.000 PF ..... 35. — 3.000 PF ..... 45. —

### AMPLI ET POSTE DE TRAFIC

SUPERBE COFFRET en bois traité, peint gris acier, 2 poignées portables. Tous les angles et coins renforcés. Couvercle à 4 attaches automatiques de sûreté. Convient pour la fabrication d'ampli et poste de trafic. Dim. : 475x350x270 ..... 695. —

### ATTENTION !...

#### Amateurs d'émission et de télévision QUELQUES LAMPES

RE. 12P30 « TELEFUNKEN », lampes d'émission ou d'amplif. 12VA. 600 milliamp. Plaque 600 volts, 65 miliamp. Désignation passeur DE 30 WATTS PEUT DESCENDRE JUSQU'A 1 MÈTRE ..... 1.000. —

2X15 Amplificatrice H. F. Téléphonie classe B. Télégraphie classe C. Tension de chauffage 4 volts. Débit 2 ampères. Coefficient d'amplification 2,8. Pente 1,5. Tension plaque maximum 1.000 volts. Tension grille-écran maximum 300 volts 10 miliamp. Dissipation anodique 35 watts. Long. d'ondes minimum 14 mètres ..... 650. —

PRI 40. Chaudage: 2V5. Tension plaque: 1.200 volts. 60 miliamp. Convient pour émission et télévision ..... 700. —

TOUTES CES LAMPES SONT EN EMBALLAGE D'ORIGINE ET VENDUES DE 20 A 20 0/0 AU DESSOUS DU COURS NORMAL.

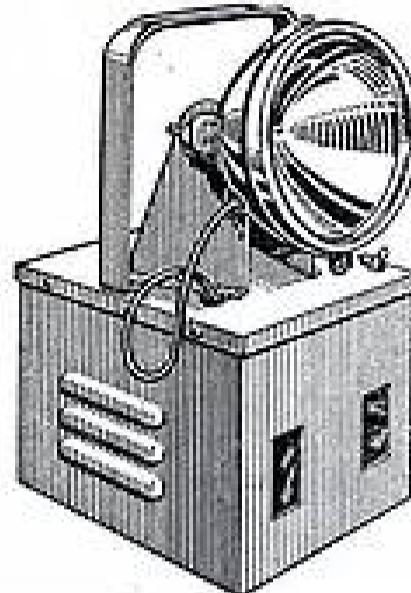
MILLIAMPEREMÈTRE de 0 à 1. Angle de lecture 200 degrés permettant une lecture précise. Cadre mobile tournant autour d'un aimant. Boîtier matière mouillée avec colleterte de fixation. Diamètre 50 mm. Prix ..... 200. —

MILLIAMPEREMÈTRE « TELEFUNKEN » à cadre mobile de 0 à 10. Grande précision. Montage sur rubis. Remise à zéro. Boîtier matière mouillée avec colleterte de fixation. Diam. 65 mm. Prix ..... 1.000. —

MILLIAMPEREMÈTRE « SIEMENS » de 0 à 2. Grande précision. Montage sur rubis. Boîtier matière mouillée avec colleterte de fixation. Diamètre 65 mm. ..... 1.200. —

MILLIAMPEREMÈTRE « TELEFUNKEN » 0 à 1. Haute précision, cadre mobile. Fabrication impeccable. Remise à zéro. Equipage sur rubis spécial. Modèle à encastrer. Diamètre 65 mm. Prix ..... 1.300. —

### SPLENDIDE LAMPE PORTABLE Américaine d'origine



A GRAND RAYON DE PROJECTION. PORTEE 200 METRES. Avec éclairage de GRANDE PUISSEANCE. Projecteur parabolique à éclairage par ARC d'un ÉCLAT FANTASTIQUE. Projecteur ORIENTABLE avec INTERRUPTEUR et FIL DE RACCORDEMENT. Bac cloisonné démontable, porte BATTERIES ou PILES. Puissance 6 volts, 4,75 A. Dimensions du bac : 210x150x152 mm. — Diamètre de projecteur : 135 mm. ..... 950. —

### LAMPE PORTABLE AVEC POIGNÉE



FRÈS ROBUSTE. Américaine d'origine. complètement étanche. Intérieur très foncé. Réservoir PUISSANT, sortie de projection : 5 à 25 mètres. Diamètre du projecteur : 50 mm. Facilité d'employer des ampoules 1v3, 2v5, 3v5, 6 volts, utilisant les combinaisons de branchement les piles. Employer pour chaque lampe 4 ou 5 piles R.A. 107 1v3 ou notre bloc n° 1 comportant 8 piles 1 v 2.

Avec ampoule 1v3, durée d'éclairage environ 100 heures, les 5 piles branchées en PARALLELLES. AVEC AMPHOULE 2v5, Durée d'éclairage 35 heures. Les 5 piles branchées en série ou en parallèles.

AVEC AMPHOULE 3v5. Employer 3 piles 1v3 branchées en série. Durée d'éclairage 30 heures. AVEC AMPHOULE 6 VOLTS. Durée d'éclairage 30 heures, les 5 piles branchées en série. Dimensions du bac : 200x130x130 mm. 90. — Support ampoule ..... 10. — Ampoules 1v3 ..... 12. — 2v5 ..... 12. — 3v5 ..... 12. — 6v ..... 20. — Les 5 piles : 100. —

MILLIAMPEREMÈTRE « SIEMENS » 0 à 2 à cadre mobile. Montage de précision. Remise à zéro par vis. Boîtier bakélite. Modèle à encastrer. Diamètre 45 mm. ..... 600. —

MILLIAMPEREMÈTRE « SIEMENS » de 0 à 4 à lecture directe. Pécision absolue. Pivotage sur rubis. Aimant rotatif. Remise à zéro. Modèle à encastrer. Cadre mobile, boîtier métal. Diamètre 65 mm. ..... 1.100. —

### PHARE PARABOLIQUE Américain d'origine

Projection 2 à 200 m. EGALISEUR puissant ORIENTABLE avec INTERRUPTEUR et CORDON D'ÉMULÉATION. VIS DE FIXATION. Modèle JEEP. G.M.C. DODGE ET CHEVROLET. Modèle 6 voies seulement. 4 Amp. Peut se monter sur toute VOITURE FINANCIÈRE. Diam. 145 mm. PRIX ..... 900. —



### NOUVEAUTÉ !...

REGULATEUR DE PRESSION pour DÉGIVRAGE de circuits frigorifiques avec contacteur électrique permettant d'actionner le RELAIS ou autres appareils. Convient également pour fabrication de frigidaire, industrie thermique et conditionnement. Livré avec bouton flotte et plaque indicateuse de fixation. ..... 473. —

### UN ARTICLE TRÈS INTÉRESSANT !...

RELAI pour déclenchement mécanique, fonctionne à partir de 6 volts, faibles dimensions, livré avec paquette bakélite à doses 220 ohms. Enroulement 3.000 tours, fil de 16/100 ..... 225. —

### SANS CONCURRENCE

PILES DE POURSES SONTARIO 3v5. Modèle plat pour boîtier standard français. Durée d'éclairage SUPERIEURE à n'importe quelle autre pile d'autre marque. De 8 à 15 heures. La pièce ..... 25. — Par 10 ..... 24. — Par 50 ..... 23. — Par 100 et plus ..... 22. —

### UNE AFFAIRE

CONDENSATEUR ELECTROCHIMIQUE 1,5 M.F. 4.000 volts. tube alum. sortis par fil. Quantité limitée ..... 150. —

BOBINAGE S.P.B., modèle standard pour poste DE GRANDE CLASSE. Bobinage mécanique imparable, contacteur à positions à enclenchement sans crachement, prise pick-up, 3 gammes, 6 circuits réglables par noyaux plongeants et 6 trimmets. Aucun glissement de l'équilibre. 2 M.F. 472 kc/s en fil de Litex réglables par fer. Complet ..... 1.470. —

BOBINAGE TELEVISION « SON » 4 gammes. Positions PU-OC-PO-OO. Télévision 42 Mcs monté sur contacteur permettant la réception des EMISSIONS TELEVISÉES. Livré avec 2 M.F. 472 kc/s fil de Litex. Complet avec schéma. PRIX ..... 1.800. —

MOTEURS ELECTRIQUES AMÉRICAINS d'origine. Provenant des surplus. Enfermement blindé, fonctionnant sur courant monophasé avec un condensateur de 4 MF au papier ou sur courant triphasé sans condensateur. Marche avant et arrière. Puissance 1/10 de C.V. Convient pour machine à bobiner, machine à coudre. Vitesse 3.450 tours-minute. Poids : 3 kg 100 ..... 4.500. —

### SELFS DE FILTRAGE

100 ohms 100 miliamp	575. —
100 — 150 —	575. —
250 — 100 —	575. —
350 — 75 —	350. —
500 — 60 —	160. —
600 — 60 —	150. —

LISTE GÉNÉRALE DE NOTRE MATERIEL EN STOCK (Plus de 2.000 ARTICLES) être 20 FRANCS EN TIMBRES

24, Boulevard des Filles-du-Calvaire — PARIS-X<sup>e</sup>  
Téléphone 800.61-08 — Métro : Filles-du-Calvaire et Oberkampf  
FOURNISSEURS DES P. T. T. PRÉSIDENCE DU COMITÉ MÉTRO. S. N. C. F.  
RADIOPROGRAMMATION, RADIO-AIR, etc.

À 15 minutes des gares d'Austerlitz, Lyon, Saint-Lazare, du Nord et de l'Est.

POUR LES COLONIES : PAYEMENT À LA COMMANDE  
FUSL BONNANCE

# CIRQUE-RADIO

Maison fondée en 1910. Une des plus vieilles de France.

Tous ces prix s'entendent port et emballage en plus. Expéditions immédiates contre remboursement ou contre mandat à la commande.

C. C. P. PARIS 445-66

# COMMENT SE SERVIR DU VOLTMÈTRE À LAMPE ÉCONOMIQUE

Un voltmètre à lampe, pouvant mesurer les tensions continues et alternatives, sans consommation propre, est un des appareils de mesure les plus utiles au dépanneur. Son maniement est un peu plus complexe que l'emploi du contrôleur normal, c'est pourquoi il est indispensable de bien connaître son fonctionnement et ses possibilités pour obtenir des résultats non entachés d'erreurs grossières.

Le voltmètre à lampe n'élimine pas le contrôleur à cadre, et il est plus simple d'utiliser le second pour mesurer les tensions d'alimentation dans des circuits pas trop résistants et à fort débit, où la consommation propre du voltmètre ne risque pas de fausser la lecture : secteur, ligne haute tension, polarisation cathodique, etc.

Par contre, la mesure des tensions dans des circuits très résistants et à faible débit nécessite absolument l'emploi d'un voltmètre à lampe : tension plaque, tension d'écran, anti-fading, détection, oscillation, tension HF, MF ou BF, etc...

Il serait difficile de passer en revue toutes les possibilités du voltmètre à lampe au cours d'un seul article. Il faut se borner à étudier le schéma d'un récepteur classique et à signaler les principaux points où la mesure est justifiable du voltmètre à lampe. Ces exemples donnent une idée de ses possibilités et le dépanneur pourra les

étendre, par la suite, à d'autres cas présentant un point de similitude. Il faut recommander au dépanneur d'effectuer les mesures suivantes, d'abord sur un récepteur fonctionnant bien, pour s'exercer, avant de s'attaquer aux mêmes mesures sur un récepteur en panne. La rapidité et l'infailibilité du diagnostic sont ainsi grandement facilitées par la maîtrise que le dépanneur a su acquérir du maniement de cet appareil de mesure.

## MESURES EN BASSE FRÉQUENCE

Puisqu'en BF les fréquences sont plus faibles qu'en HF et que les tensions à mesurer sont plus élevées, il faut commencer par s'exercer avec le voltmètre à lampe depuis la détection jusqu'au haut-parleur du récepteur. C'est par là que nous commençons les exemples-types.

Soit un récepteur, alimenté sur alternatif, dont la détection est assurée par une double diode-triode ou pentode, suivie d'un étage déphasage par diviseur de tension, l'étage final étant un push-pull 6V6 (fig. 1). Voici les mesures que nous allons pouvoir effectuer à l'aide du voltmètre à lampe.

Au cours du précédent article, l'auteur a décrit un voltmètre à lampe simple, économique et facile à réaliser. Il examine maintenant, son utilisation pour le dépannage d'un récepteur classique et ses points de supériorité sur un voltmètre normal à cadre mobile.

## DETECTION

### Filtre MF.

On sait que la détection détache la modulation BF du support MF. Le filtre MF assure la séparation complète de ces deux composantes. Il est formé par la résistance de 50 kΩ et par le condensateur de 100 µF placés à la base du transformateur MF.

Si le filtre est efficace, il ne doit y avoir aucune tension MF sur la grille du tube. Pour vérifier ce point, brancher entre antenne et terre du récepteur du générateur HF fournissant un signal non modulé puissant. Accorder le récepteur sur cette fréquence. Puisque le signal n'est pas modulé, on ne doit rien entendre dans le haut-parleur. Puisque le signal est puissant, l'anti-fading entre en action, diminue la sensibilité du récepteur et élimine presque complètement le souffle du récepteur et l'action des parasites.

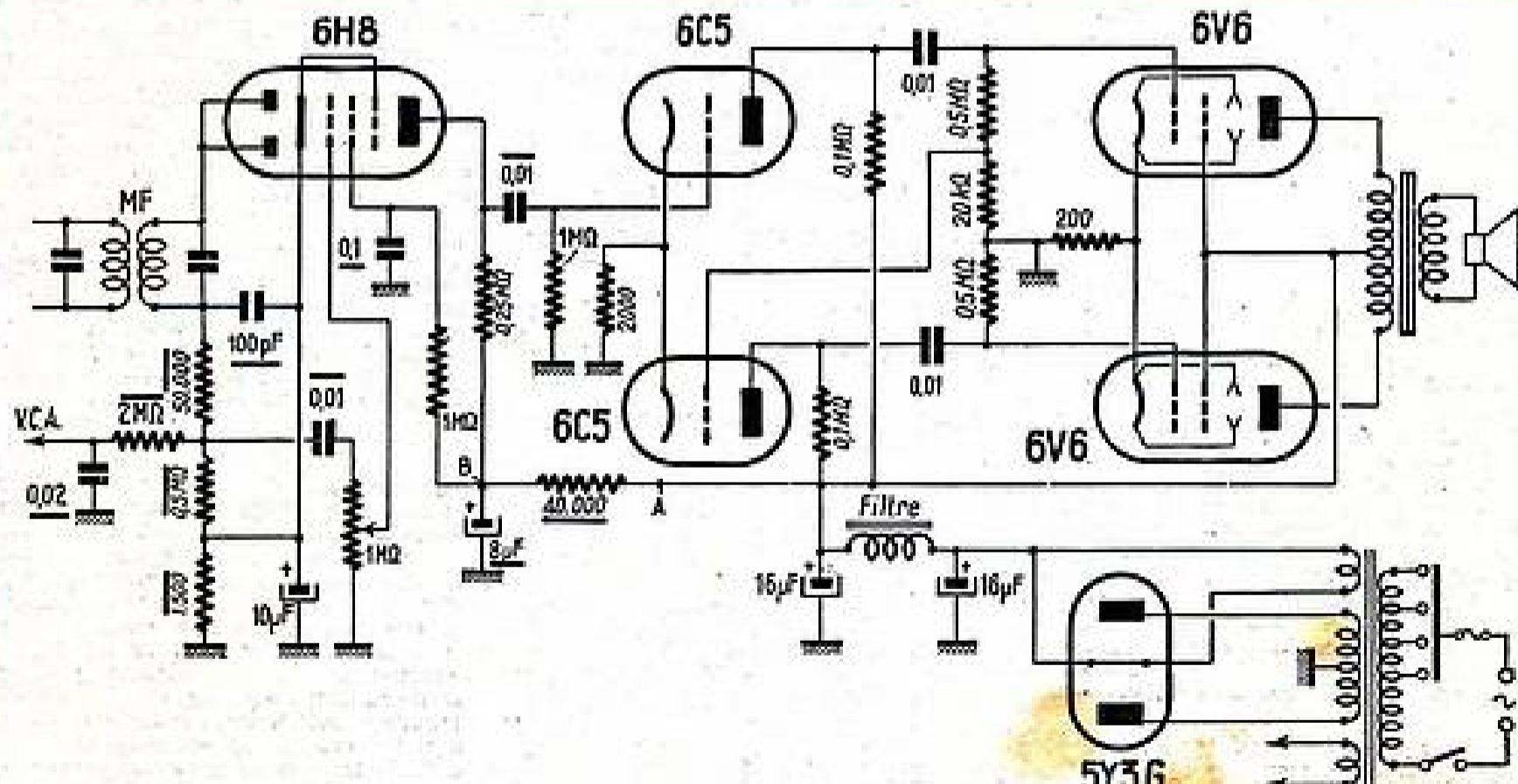


Fig. 1. — Partie B.F. d'un récepteur à étage final, push-pull.

Le « probe » du voltmètre est connecté sur la grille du tube détecteur par l'intermédiaire d'un condensateur au mica de 250  $\mu\text{F}$ , pour être sûr de ne pas mesurer une tension continue. Si le filtre est efficace le voltmètre ne doit pas dévier. Si, par contre, on détecte une tension MF, c'est que le condensateur de 100  $\mu\text{F}$  du filtre est défectueux. Ecouter attentivement le haut-parleur pendant la lecture pour être sûr que la réception d'un parasite ne vient pas fausser la lecture. Pendant cette mesure, et toutes les autres, la masse du voltmètre est reliée au châssis du récepteur en casais.

Si le filtre est défectueux, la tension MF superposée à la modulation crée de la distorsion par surcharge de l'amplificateur BF.

### Condensateur de liaison

Assuré de ce que le filtre MF est en bon état et fait son office, débrancher le condensateur de 250  $\mu\text{F}$  du probe et appliquer directement ce dernier sur la grille. Le générateur HF fournit toujours à l'entrée du récepteur un signal polarisé non modulé. Si le voltmètre détecte une tension continue, c'est que le condensateur de liaison de 0,01  $\mu\text{F}$  fait et laisse passer la tension d'antifading. Comme cette tension est négative, les secteurs de l'indicateur visuel (œil magique) vont se recouvrir, montrant une surcharge.

Pour éviter que des parasites, ou le souffle du récepteur, ne viennent fausser la lecture, il est recommandé de court-circuiter l'entrée du voltmètre par un condensateur de 0,5  $\mu\text{F}$ . Ainsi tout signal alternatif est dirigé vers la masse et la mesure effectuée correspond bien à une tension continue de fuite. Le condensateur de 0,5  $\mu\text{F}$  ne doit absolument pas faire pour ne pas altérer la valeur de la mesure.

Si le condensateur de liaison est défectueux, la tension négative appliquée à la grille augmente la polarisation du tube et déplace le point de fonctionnement vers le coude inférieur de la caractéristique  $I_g/V_g$ , ce qui peut occasionner une distorsion BF inadmissible.

Même si la fuite est faible, le condensateur doit être remplacé pour éviter la panne future qui ne manquerait pas de se produire.

### Filtre d'antifading

La résistance de 2 M $\Omega$  et le condensateur de 0,02  $\mu\text{F}$ , placés à l'origine de la ligne antifading, forment un filtre qui sépare la tension continue d'antifading de la modulation BF qui vient d'être détectée.

L'efficacité de ce filtre peut être essayée très simplement avec le voltmètre à lampe. Placer en série sur la prise du probe un condensateur de 0,1  $\mu\text{F}$  au papier, et relier l'autre extrémité de ce condensateur à la ligne antifading. Les secteurs lumineux de l'œil ne doivent pas bouger. Si une tension alternative est détectée, c'est que le filtre n'est pas suffisamment efficace. Ce défaut provient soit du condensateur de 0,02  $\mu\text{F}$ , soit de la résistance de 2 M $\Omega$  dont les caractéristiques se sont modifiées dans le temps.

Pour effectuer cette mesure, il faut, bien entendu, que le générateur fournisse toujours à l'entrée du récepteur un signal polarisé, cette fois, modulé par une note BF.

## PRÉAMPLIFICATION B.F. (TRIODE OU PENTHODE)

### Résistance et Condensateur de cathode

La valeur de la polarisation peut être mesurée, aussi bien, par un contrôleur normal que par le voltmètre à lampe. Mais ce que ne peut faire le contrôleur, c'est de vérifier la qualité du condensateur de découplage de cathode pour diverses fréquences.

Brancher un générateur BF à la prise PU du récepteur, c'est-à-dire, entre grille préamplificatrice BF et la masse. Injecter environ 1 volt BF. Si le dépanneur ne possède pas de générateur, il peut injecter 1 volt à 50 p/s provenant d'un diviseur de tension branché sur l'enroulement de chauffage du transformateur d'alimentation. Intercaler, en série, un condensateur de 0,5  $\mu\text{F}$  pour éviter les complications dues à la tension continue moyenne existant dans certains montages, par rapport à la masse.

Intercaler, entre la cathode du tube et le probe du voltmètre, un condensateur de 0,5  $\mu\text{F}$ , puisque la tension continue de polarisation ne doit pas être mesurée maintenant. Le voltmètre à lampe indique la tension BF aux bornes du condensateur de découplage. Si celui-ci est bon, elle doit être à peu près nulle. En faisant varier la fréquence du générateur BF en constatant jusqu'à quelle fréquence le condensateur est vraiment efficace. Dans la majorité des récepteurs on observe qu'avec un condensateur de 10  $\mu\text{F}$  le découplage est efficace jusqu'à 200 p/s environ. En dessous, le condensateur offre une impédance non négligeable, parce que de valeur trop faible, et une tension BF mal découplée se trouve sur la cathode. Cette tension introduit une contre-réaction d'intensité sélective qui diminue l'amplification des fréquences basses. Cela nuit à la qualité de reproduction de l'appareil. Pour obtenir un découplage suffisant, ce n'est pas 10  $\mu\text{F}$  qu'il faut utiliser mais, au moins, 100  $\mu\text{F}$ . Ce raisonnement est nettement en faveur de la polarisation par la grille en BF ; schéma dans lequel la cathode est directement à la masse.

Un condensateur défectueux ne décuple bien aucune fréquence. Cette panne est facile à déceler puisque, par ailleurs, le potentiomètre au minimum ne permet pas d'obtenir le silence complet, la modulation restant légèrement audible dans le haut-parleur.

### Condensateur de découplage d'écran

Ne rien modifier au montage réalisé pour la mesure précédente et reporter la pointe

du probe, munie du condensateur de 0,5  $\mu\text{F}$ , à l'écran du tube. Si le condensateur est normal, aucune tension ne doit être décelée par le voltmètre à lampe et cela pour toutes les fréquences du spectre BF à transmettre.

### Gain de l'étage

Réduire la tension du générateur BF à 0,5 volt ; tourner le potentiomètre de puissance au maximum. Ne rien modifier au voltmètre à lampe et mesurer la tension BF existante sur la grille et sur la plaque du tube. En divisant la tension lue sur la plaque par la valeur de la tension observée sur la grille, on obtient le gain de l'étage. Cette opération peut être recommandée pour plusieurs fréquences fournies par le générateur BF. Il est ainsi possible de tracer la courbe du gain en fonction de la fréquence. Il est utile de préciser que cette courbe doit être sensiblement rectiligne et de valeur constante pour toute la plage BF normale.

### Condensateur de liaison B.F.

La figure 2 donne le détail du schéma de la liaison plaque-grille par le condensateur C. Un condensateur n'est jamais parfait et il peut être comparé à un condensateur pur ayant en parallèle une résistance R de la valeur de l'isolement du condensateur en courant continu. La plaque 6H8 est portée à une tension positive importante. La grille 6C5 est reliée à la masse par la résistance de fuite de 1 M $\Omega$ . Un pont complet entre + HT et masse est donc créé (fig. 2). La différence de potentiel est de 250 volts. La résistance totale est égale à la somme de la résistance de plaque, de la résistance d'isolement de C et de la résistance de grille. La loi d'Ohm donne la valeur du courant I qui parcourt le circuit. Ce courant porte la grille 6C5 à une tension positive qui vient réduire la polarisation et introduire de la distorsion.

Une tension positive de 0,1 V sur la grille 6C5 est le maximum qui peut être tolérée. Il est donc utile de faire cette mesure au voltmètre à lampe. Pour cela, retirer de son support le tube 6H8, pour éliminer tout signal ou tout parasite nuisible pour la lecture. Relier le probe directement à la grille 6C5 et lire la tension continue positive de fuite. Si cette tension est supérieure à 0,1 volt, changer le condensateur de liaison.

### Tension plaque

Pour obtenir la tension plaque exacte, tourner au maximum le potentiomètre de puissance. Replacer le tube 6H8 sur son support et poser la pointe du probe sur la connexion de plaque. On obtient la valeur de la tension continue d'anode.

### Filtre H.T. de découplage

La résistance de 40.000  $\Omega$  découpée par un condensateur de 8  $\mu\text{F}$  filtre énergiquement la haute tension destinée à l'étage préamplificateur. Pour vérifier l'efficacité de cette cellule, il faut mesurer la tension alternative (100 p/s) existant avant et après la résistance de 40.000  $\Omega$ . Le probe, ayant en série un condensateur de 0,5  $\mu\text{F}$ , pour éliminer la HT, est branché sur la ligne d'alimentation en A (fig. 1). La tension alternative doit être très faible. L'œil doit à peine s'ouvrir. Le probe est posé en B et l'œil doit s'ouvrir encore moins que pour la lecture en A. Si la déviation est rigoureusement la même c'est que le condensateur de 8  $\mu\text{F}$  est coupé.

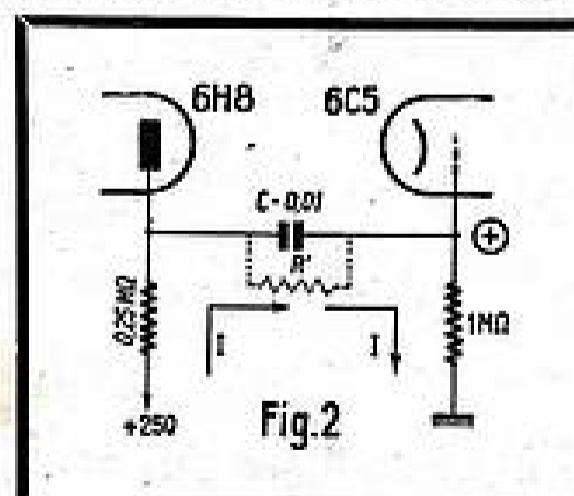


Fig.2

Pour mesurer le courant de fuite de ce condensateur, il faut enlever le tube 6HS de son support et mesurer la valeur de la HT en A et en B. Enlever le condensateur de 0,5  $\mu$ F du probe, puisqu'il s'agit de lire une tension continue.

Si la tension est supérieure au maximum de lecture du voltmètre à lampe, insérer en série avec le probe une résistance de 20 M $\Omega$ . Comme il y a déjà, entre probe et masse, une résistance de 5 M $\Omega$  dans le voltmètre, on obtient ainsi un diviseur de tension de rapport 5 à 1. La valeur de la lecture doit être multipliée par 5.

## CIRCUIT DÉPHASEUR

Le but d'un circuit déphasageur est de fournir aux grilles d'un push-pull des tensions HF égales et déphasées de 180°.

Le schéma pris comme exemple est du type à diviseur de tension. Le résultat est exactement le même pour un circuit cathodique ou pour un circuit déphasageur à transformateur.

Le déphasageur diviseur de tension est basé sur le principe suivant. Une tension HF est amplifiée par le tube 6CS. Sur sa plaque on dispose un diviseur de tension qui prend une fraction de la tension HF pour l'appliquer sur la grille du second tube 6CS, tandis que la totalité de la tension HF est dirigée vers la grille d'un tube de puissance 6V6. Le rapport du diviseur de tension est égal au gain du tube 6CS. Ainsi les grilles 6V6 reçoivent des tensions égales et déphasées de 180° (fig. 1).

Les mesures à effectuer pour vérifier ce point sont les suivantes :

1. — Les tensions HF entre chaque grille 6CS et la masse doivent être égales.
2. — Les tensions HF entre chaque plaque 6CS et la masse doivent être égales.
3. — Les tensions HF entre chaque grille 6V6 et la masse doivent être égales.
4. — Les tensions HF entre chaque plaque 6V6 et la masse doivent être égales.

Il est inutile de faire toutes ces mesures, mais la troisième est recommandée. Les tensions HF doivent être égales à 10 0/0 près. Les mesures peuvent être recommencées pour plusieurs fréquences du signal d'entrée.

Nous pensons que les lecteurs sont maintenant suffisamment entraînés par les mesures de l'étage précédent pour ne pas avoir à expliquer celles-ci plus longuement. Qu'il nous soit permis de rappeler que le générateur HF est placé sur la prise PU du récepteur et que sa tension est réglée pour que les étages HF ne soient pas surchargés. Le probe est placé directement sur les grilles. Sur les plaques, il faut mettre en série le condensateur au papier de 0,5  $\mu$ F pour éliminer la tension continue d'alimentation.

## Alimentation

Les tensions d'alimentation des filaments, des plaques de la valve, de haute tension, sont mesurées par des contrôleurs normaux. Par contre, la tension de ronflement aux bornes des deux condensateurs du filtre doit être mesurée par le voltmètre à lampe. Les valeurs trouvées sont très variables selon le débit du récepteur, la valeur de l'inductance de filtre, des condensateurs, etc... Une certaine expérience est nécessaire au dépanneur pour qu'il se rende compte si les tensions relevées sont normales ou non.

A titre d'exemple, voici quelques tensions de ronflement relevées aux bornes du premier condensateur, en fonction de sa valeur :

Valeur de C : 4, 8, 12, 16, 24  $\mu$ F.  
Tension de ronflement : 52, 28, 18, 13, 10, 8 V.

On voit que plus la valeur du condensateur est élevée, plus la tension de ronflement est faible, c'est-à-dire, que le filtrage est mieux assuré.

La tension aux bornes du second condensateur est infinitéimement plus faible et peut atteindre, dans les meilleures conditions, le 1/100 des chiffres ci-dessus.

Pour ces mesures, le probe du voltmètre est protégé de la tension continue par un condensateur de 0,5  $\mu$ F.

## MESURES EN HAUTE FRÉQUENCE

Maintenant que le lecteur est familiarisé avec le fonctionnement du voltmètre à lampe en HF, il peut se lancer dans les mesures HF, plus délicates parce qu'opérant sur des fréquences élevées et des tensions faibles.

Le principe des mesures est le même, mais il faut veiller à ce que les connexions, entre la pointe du probe et l'organe à mesurer, soient très courtes pour éviter de dérégler le circuit par l'introduction de capacités parasites.

## MESURE DE LA TENSION ANTI-FADING

La figure 3 donne le schéma-type de partie HF et MF d'un récepteur. La ligne antifading appliquée aux grilles HF et MF une tension négative proportionnelle au signal HF reçu par l'antenne.

Le probe du voltmètre à lampe décrit, mesure normalement les tensions positives par rapport à la masse. Ici la tension à mesurer est négative. La première pensée qui vient à l'idée du dépanneur est d'inverser les entrées. Pour cela, il faut relier le probe au châssis du récepteur et la masse du voltmètre à la ligne d'antifading. Cette inversion peut être faite pour apprécier la tension antifading, mais non pour la mesurer avec exactitude. En effet, le courant de fuite des condensateurs de filtrage des alimentations du voltmètre et du récepteur, introduisent une tension de 50 p/s qui vient fausser la lecture. On peut

atténuer cette tension parasite en court-circuitant l'entrée du voltmètre par un condensateur de 0,5  $\mu$ F, ainsi, seule la tension continue d'antifading est mesurée.

Il existe un autre moyen plus précis. Régler le voltmètre à lampe au zéro ; mesurer avec un contrôleur normal la tension de cathode 6E5 du voltmètre à lampe (voir schéma de réalisation du précédent article) ; le brancher normalement, le probe à l'antifading et la masse à la masse ; les secteurs de l'œil se recouvrent ; agir sur le potentiomètre P<sub>2</sub> de 3.000  $\Omega$  du voltmètre, sans toucher à P<sub>1</sub>, qui est au minimum, jusqu'à ramener les secteurs à la position du zéro ; mesurer à nouveau la tension de cathode 6E5. La différence entre ces deux tensions donne la valeur de la tension antifading que l'on cherche à mesurer.

## ESSAI DES CONDENSATEURS AU PAPIER OU AU MICA EN HF.

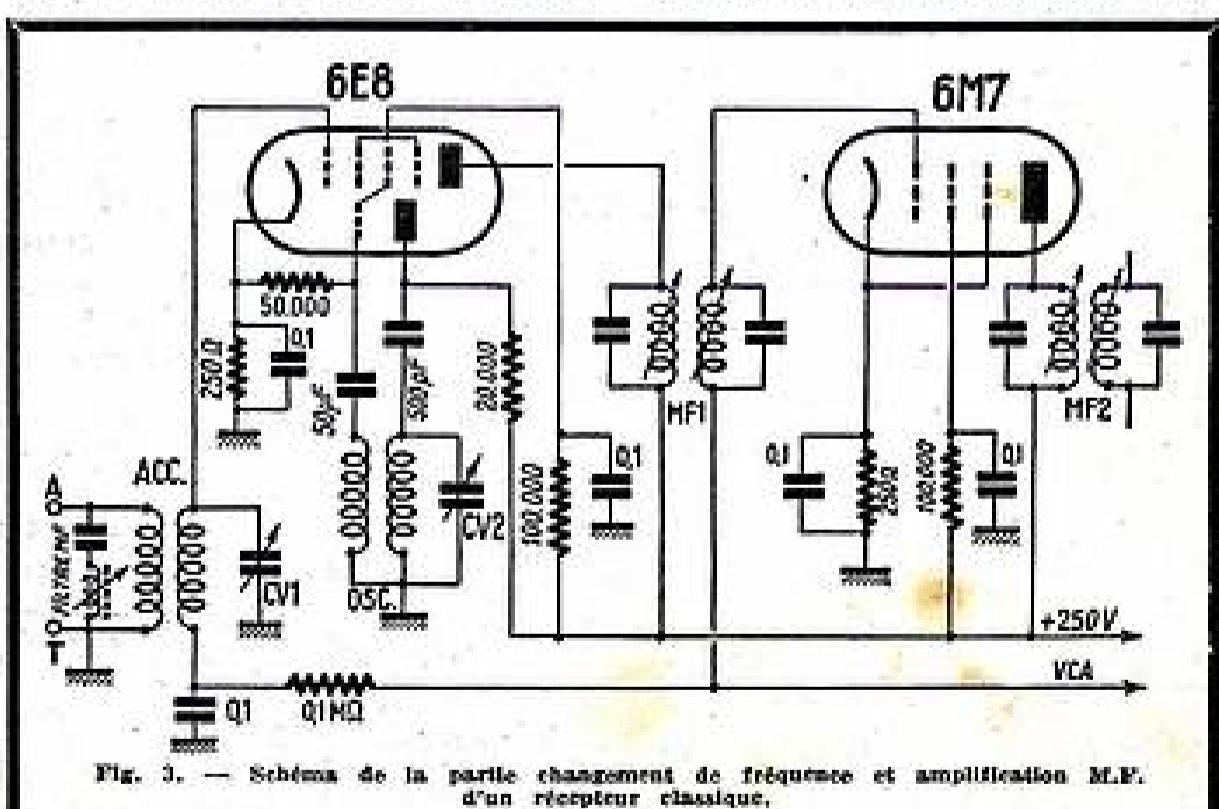
Il y a beaucoup de condensateurs dans la partie HF et MF d'un récepteur. Ils servent à écouter vers la masse les tensions HF. Ils sont placés, soit entre cathode, filament, antifading et masse, soit entre certains bobinages, soit en série avec ces derniers.

Tous ces condensateurs peuvent être essayés de la même façon. Un générateur HF injecte dans le circuit un signal puissant de la fréquence normalement utilisée. On branche, en série avec le probe, un condensateur au papier de 250  $\mu$ F pour éliminer les tensions continues. Le voltmètre est placé de part et d'autre du condensateur à essayer. S'il est bon, aucune tension n'est lue sur le voltmètre. S'il est coupé ou de valeur insuffisante, une tension fait ouvrir les secteurs de l'œil. S'il est en court-circuit, aucune tension HF n'est lue, mais le défaut est découvert lorsque l'on veut mesurer la tension continue devant exister dans le circuit.

## MESURE DU GAIN DES ÉTAGES

Pour mesurer le gain d'un étage on peut procéder de deux façons :

1. — Appliquer à l'antenne du récepteur un signal étalonné, par un générateur HF précis, et mesurer la tension existant sur les grilles de tous les tubes. Il est facile



de chiffrer ainsi le gain de tous les étages successifs. Pour cette mesure, il faut court-circuiter la ligne antifading à la masse pour éviter que son action ne réduise l'amplification des étages. Le probe est branché aux grilles par l'intermédiaire d'un condensateur de 250 pF isolé au silicium. — Appliquer à la grille de l'étage à mesurer une tension HF ou MF, selon les cas, à l'aide d'un générateur HF. Mesurer cette tension avec précision. Reporter le probe sur la grille de l'étage suivant et mesurer la tension s'y trouvant. Le gain de l'étage est donné par le quotient de ces deux tensions.

### MESURE DE LA TENSION D'OSCILLATION

L'oscillateur local fournit une fréquence HF sous une certaine tension. Le changement de fréquence s'effectue normalement si cette tension est suffisante sur toutes les gammes de réception.

Le probe du voltmètre est relié aux bornes du condensateur d'oscillation (CV<sub>1</sub>, fig. 3). Ce point est facilement accessible sur le dessus du châssis de tous les récepteurs normaux. Laisser le voltmètre branché et parcourir toutes les gammes en tournant le condensateur variable et le bloc de bobinages HF. Cette tension doit être de l'ordre de 7 volts pour un tube 6ES et un récepteur moderne. Elle doit être la plus stable possible d'une extrémité à l'autre de toutes les plages de réception. Si en un point, la tension est très faible, il faut examiner attentivement les bobinages (humidité, spires en court-circuit, blindages défectueux) ou les condensateurs d'allongement (padding et trimmers).

### CIRCUIT D'ANTENNE

Il est intéressant de mesurer le gain du circuit d'antenne pour s'assurer du bon alignement de la commande unique. Il est utile, aussi, de vérifier le bon fonctionnement du filtre MF.

Malheureusement, les tensions en cause sont trop faibles pour être mesurables par le voltmètre à lampe. Celui-ci nécessite quelques dixièmes de volt pour donner des indications exactes, tandis que les tensions à l'entrée d'un récepteur sont généralement de quelques millivolts.

Il faut donc :

- soit, construire un amplificateur aperiodique, de gain connu, pour toutes les fréquences normales, et le placer devant le voltmètre.

- soit, brancher le voltmètre sur les pentes détectrices du tube 6ES et lire les variations de tension en fonction des réglages du circuit d'antenne.

Cette solution est plus simple, mais moins souple que la précédente.

Le bon alignement du circuit d'antenne, augmente la sensibilité du récepteur, la sélectivité et l'atténuation de la fréquence image.

Injecter à l'antenne une tension HF issue d'un générateur étalonné, régler le récepteur sur cette fréquence, court-circuiter à la masse la ligne antifading et mesurer sur les plaques diode la tension MF avec le voltmètre à lampe. Injecter la même tension HF sur la grille 6ES, la tension MF lue doit être légèrement inférieure. Recomencer la mesure en de nombreux points de la gamme de réception. Les tensions doivent être du même ordre de grandeur d'un bout à l'autre de la gamme. Si

non, c'est que le circuit d'entrée ne suit pas.

La différence de lecture entre la prise antenne et la grille 6ES donne la valeur du coefficient de surtension du circuit d'accord à la fréquence considérée.

Pour régler le filtre MF, injecter à la prise antenne un signal de la valeur de la MF (472 KHz) et régler le filtre jusqu'au minimum de tension lue sur les plaques diode au moyen du voltmètre à lampe.

### CONCLUSION

Le but de cet article est de montrer aux dépanneurs l'utilité du voltmètre à lampe dans un atelier de réparation. Il permet, seul, de déceler rapidement certains défauts, alors qu'auparavant il fallait de nombreuses recherches pour isoler l'organe défaillant. Il existe de nombreuses autres applications du voltmètre à lampe que les lecteurs découvriront eux-mêmes au fur et à mesure qu'ils se familiariseront avec cet appareil.

E. BESSON.



### DOCUMENTATION UNIQUE :

## LA SCHÉMATHÈQUE

RECUEIL DE 600 SCHÉMAS DE RÉCEPTEURS DES MEILLEURES MARQUES

Constituée par la SCHÉMATHÈQUE 40 et les fascicules paraissant régulièrement (25 fascicules parus).

Schémathèque 40 . . . . . 240 Fr.  
Fascicule supplémentaire . . . . . 75 Fr.  
Frais d'expédition : 10 % avec un minimum de 30 Fr.

**SOCIÉTÉ DES ÉDITIONS RADIO**

9, rue Jacob - PARIS (6<sup>e</sup>) - C. C. P. 1164-34

VOUS TROUVEREZ

TOUTES LES PIÈCES  
pour la construction du récepteur

**HAMO 4D**

décrit dans le numéro 44 de R.C.

AUX

**Ets HAMEAU RADIO**

8, rue du Hameau  
PARIS (15<sup>e</sup>)

## 2 OUVRAGES DE W. SOROKINE INDISPENSABLES AU DÉPANNEUR

### RÉSISTANCES CONDENSATEURS INDUCTANCES TRANSFORMATEURS

#### "AIDE-MÉMOIRE DU DÉPANNEUR"

Codes de couleurs • Calcul • Données

numériques • Vérification • Réalisation

Réparation • 25 TABLEAUX NUMÉRIQUES

96 pages (16x24), PRIX : 240 Fr. — Par poste : 270 Fr.

## 100 PANNE

DESCRIPTION DE 161 CAS PRATIQUES  
avec symptômes, méthodes de diagnostic  
et remèdes à apporter.

144 pages (13x18), PRIX : 200 Fr. — Par poste : 230 Fr.

## SOCIÉTÉ DES ÉDITIONS RADIO

9, rue Jacob, PARIS-6<sup>e</sup> - C. Ch. P. 1164-34

*Demander*  
**DEVIS**  
du matériel  
pour toutes les  
**RÉALISATIONS**  
anciennes et récentes  
parues  
dans cette Revue  
Joindre timbre de 10 Frs

**RADIOM.J.**  
19, RUE CLAUDE BERNARD - PARIS 5°

**SITUATIONS**  
DANS  
L'ÉLECTRICITÉ

**D'AVENIR**  
ET  
LA RADIO

En suivant nos cours par correspondance  
vous deviendrez rapidement  
MONTEUR-DÉPANNEUR, TECHNICIEN, DESSINATEUR,  
SOUS-INGÉNIEUR et INGÉNIEUR, MARIN ou AVIATEUR  
COURS GRADUÉS DE MATHÉMATIQUES

**L'ÉCOLE SPÉCIALE de T. S. F.**  
152, Avenue de Wagram - PARIS-17<sup>e</sup>

---

**BON A DÉCOUPER** N° 7 D

donnant droit à une documentation complète  
sur les programmes et méthodes d'enseignement

Section choisie : Electricité - Radio  
(éffacer la mention inutile)

Nom \_\_\_\_\_

Adresse \_\_\_\_\_

DATE ET SIGNATURE \_\_\_\_\_

JOINDRE 10 FRs EN TIMBRES, POUR FRAIS D'ENVOI

# AUDAX

*toujours en tête du progrès*

PRÉSENTE SA  
NOUVELLE SÉRIE DE  
HAUT PARLEURS  
A AIMANT

## ticonal

TYPE  
TI2 PV8  
Extra plat  
à moteur inverse

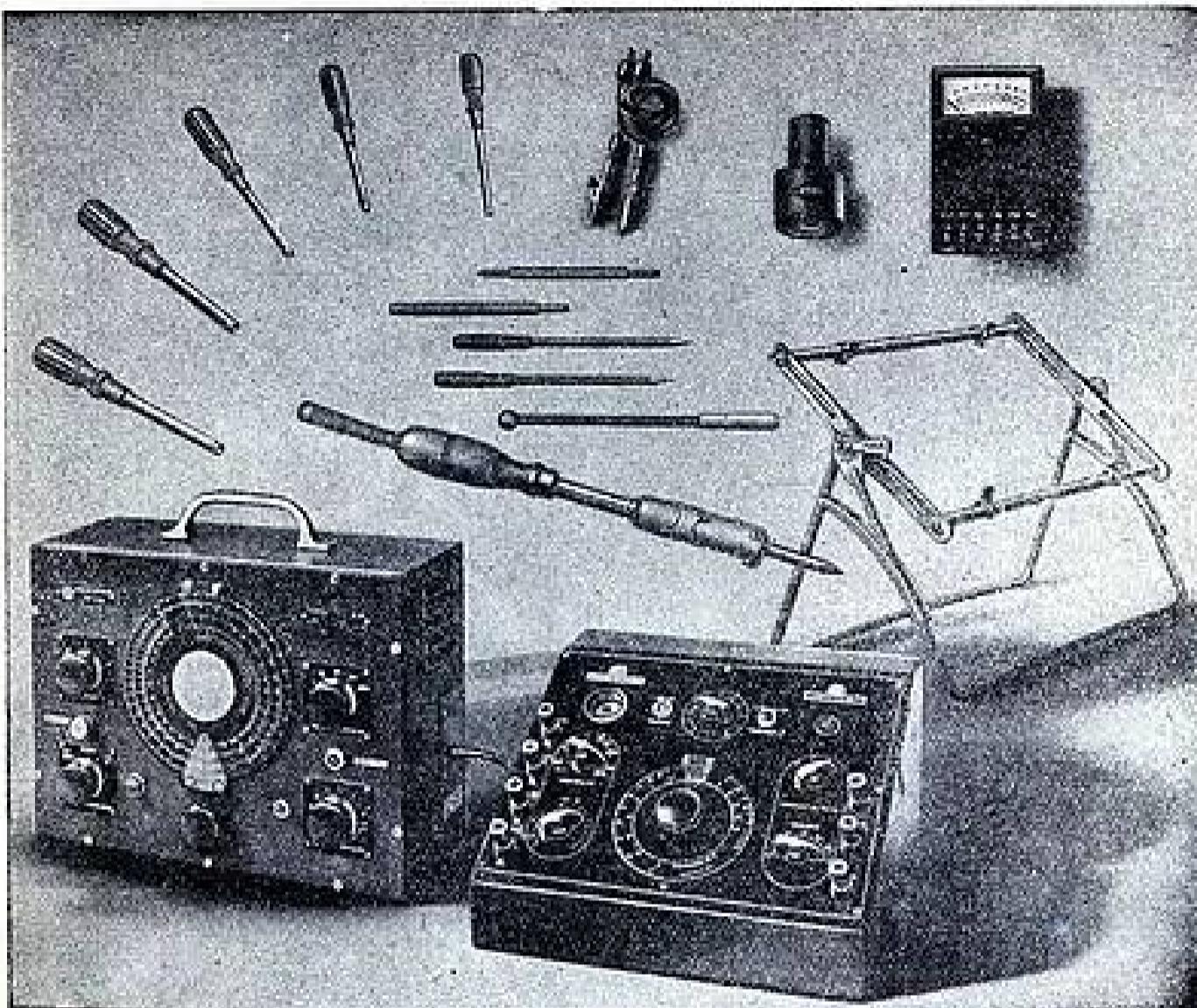
TYPE  
TI2 PA9  
Plat  
à moteur extérieur

TYPE  
TI2 PB9  
A moteur blindé  
sous face magnétique  
(Télévision)

*Tous ces modèles sont équipés  
"Suspension Redoflex"*

# AUDAX

45, AV. PASTEUR-MONTREUIL (SEINE) AVR.20-13&14



CI-CONTRE  
LE PREMIER PRIX  
DU  
**GRAND CONCOURS**  
**REFERENDUM**  
**GRATUIT**  
doté de 1/2 million de francs  
de PRIX  
organisé par les Ets LAMORA  
et la revue  
**TECHNIQUES-RADIO**

Demandez tous renseignements  
complémentaires à  
**TECHNIQUES-RADIO**  
Boîte Postale N° 12 - PARIS-18<sup>e</sup>  
ou aux Ets LAMORA,  
112, rue de la Sous-Préfecture  
HAZEBROUCK (Nord)

PUBL. EASY

## BULLETIN D'ABONNEMENT à TOUTE LA RADIO

NOM \_\_\_\_\_  
(lettres d'imprimerie S. V. P.)

ADRESSE \_\_\_\_\_

souscrit un abonnement de 1 AN  
(10 numéros) à servir à partir du  
N° \_\_\_\_\_ (ou du mois de \_\_\_\_\_)  
au prix de **800 fr.** (Etranger : **1000 fr.**)

### MODE DE RÈGLEMENT (Biffer les mentions inutiles) :

● Contre REMBOURSEMENT (montant majoré des frais versé au facteur l'arrêtant le premier numéro) ● MANDAT ci-joint ● CHÈQUE bancaire barré ci-joint ● VIREMENT POSTAL de ce jour au C.C.P. Paris 1164-34

SOCIÉTÉ DES ÉDITIONS RADIO  
9, Rue Jacob - PARIS-6<sup>e</sup>

Nos Revues, étant réservées aux Techniciens de la radio, ne sont pas mises en vente chez les marchands de journaux. Aussi, le meilleur moyen pour s'en assurer le service régulier tout en se mettant à l'abri des hausses éventuelles, est de SOUSCRIRE UN ABONNEMENT en utilisant les bulletins ci-contre.

Vous lirez dans le N° de ce mois de  
**TOUTE LA RADIO**

(N° 133)

Prix : 90 Fr. — Par Poste : 100 Fr.

- Spectroscopie par micro-ondes, par E.A.
- Voyage autour d'un multivibrateur à l'aide d'un oscillograph, par F. Haas,
- L'horloge atomique.
- L'oscillograph devient récepteur d'images, par H. Lerouge.
- Les semi-conducteurs, par Bernard Kwal.
- Un téléviseur de conception moderne, par G. Montagné et J. Neubauer.
- L'équipement Electro-acoustique de l'O.N.U., par P. Moiriloff.
- Calculs à la règle des circuits radio, par Ch. Guillet.
- Récepteur-batteries avec vibrateur, par R. Geffré.
- Revue critique de la presse étrangère.

## BULLETIN D'ABONNEMENT à **RADIO** CONSTRUCTEUR & DÉPANNEUR

NOM \_\_\_\_\_  
(lettres d'imprimerie S. V. P.)

ADRESSE \_\_\_\_\_

souscrit un abonnement de 1 AN  
(10 numéros) à servir à partir du  
N° \_\_\_\_\_ (ou du mois de \_\_\_\_\_)  
au prix de **450 fr.** (Etranger : **600 fr.**)

### MODE DE RÈGLEMENT (Biffer les mentions inutiles) :

● Contre REMBOURSEMENT (montant majoré des frais versé au facteur l'arrêtant le premier numéro) ● MANDAT ci-joint ● CHÈQUE bancaire barré ci-joint ● VIREMENT POSTAL de ce jour au C. Ch. P. Paris 1164-34

SOCIÉTÉ DES ÉDITIONS RADIO  
9, Rue Jacob - PARIS-6<sup>e</sup>



Le circuit détecteur comprend une cellule de découplage classique ( $C_{11}$ - $R_{11}$ - $C_{12}$ ) et une résistance de charge de 500.000 ohms ( $R_{12}$ ), aboutissant à la cathode de la lampe.

Les tensions B.F. sont recueillies au point commun ( $R_{11}$ - $R_{12}$ ) et dirigées vers la partie B.F. du récepteur à travers le condensateur de liaison  $C_{13}$ .

En ce qui concerne l'antifading, nous adoptons la solution d'un VCA légèrement retardé, en faisant appel au second élément diode de la 6Q7, alimenté en ILF, à travers une petite capacité de 25 pF ( $C_{14}$ ) et dont la résistance de charge ( $R_{13}$ ) va à la masse.

Le reste du circuit comprend la classique cellule de filtrage ( $R_{15}$ - $C_{15}$ ) et les éléments de découplage séparés pour chaque étage ( $R_{16}$ - $C_{16}$ ,  $R_{17}$ - $C_{17}$  et  $R_{18}$ - $C_{18}$ ).

Quelques mots sur l'indicateur d'accord SAFT. Sa grille est alimentée non pas à partir de la ligne VCA, ce qui, en principe, pourrait lui enlever un peu de sa sensibilité, le VCA étant retardé, mais à partir de la résistance de détection, à travers une cellule de filtrage  $R_{19}$ - $C_{19}$ . La cathode du tube 6AF7 est, sur le schéma, reliée à la masse, mais nous serons, peut-être, amenés à la réunir à la cathode de la 6Q7 pour obtenir, au repos, une ouverture plus complète des secteurs d'ombre.

## AMPLIFICATION B.F. CÔTE « GRAVES »

Après le condensateur de liaison  $C_{20}$ , nous avons, d'abord, un potentiomètre de 2 MΩ ( $R_{21}$ ) qui nous permet de commander l'amplification B.F. en « général », aussi bien pour le côté « graves » que pour celui des aigus. Son curseur est réuni au point commun de deux potentiomètres et nous allons d'abord nous occuper de celui qui dose l'amplification des graves ( $R_{22}$ ).

Ce potentiomètre, qui est de 1 MΩ, n'est pas réuni à la masse directement, mais par l'intermédiaire d'un condensateur de 0,02 µF (20.000 pF) dont nous verrons l'action plus loin.

Son curseur alimenté en B.F. la grille triode de la 6Q7, et le circuit comprend :

Un condensateur  $C_{23}$  de 500 pF, au milieu, entre le curseur et la masse.

Une résistance, dite d'éteinte,  $R_{24}$ , qui peut être placée, d'ailleurs aussi bien après le condensateur  $C_{23}$  qu'avant.

Un condensateur de liaison  $C_{25}$ , que l'on peut supprimer sans inconvenient.

Une résistance de fuite de grille  $R_{26}$ , de 500.000 ohms.

Un condensateur  $C_{26}$  en parallèle sur  $R_{26}$ .

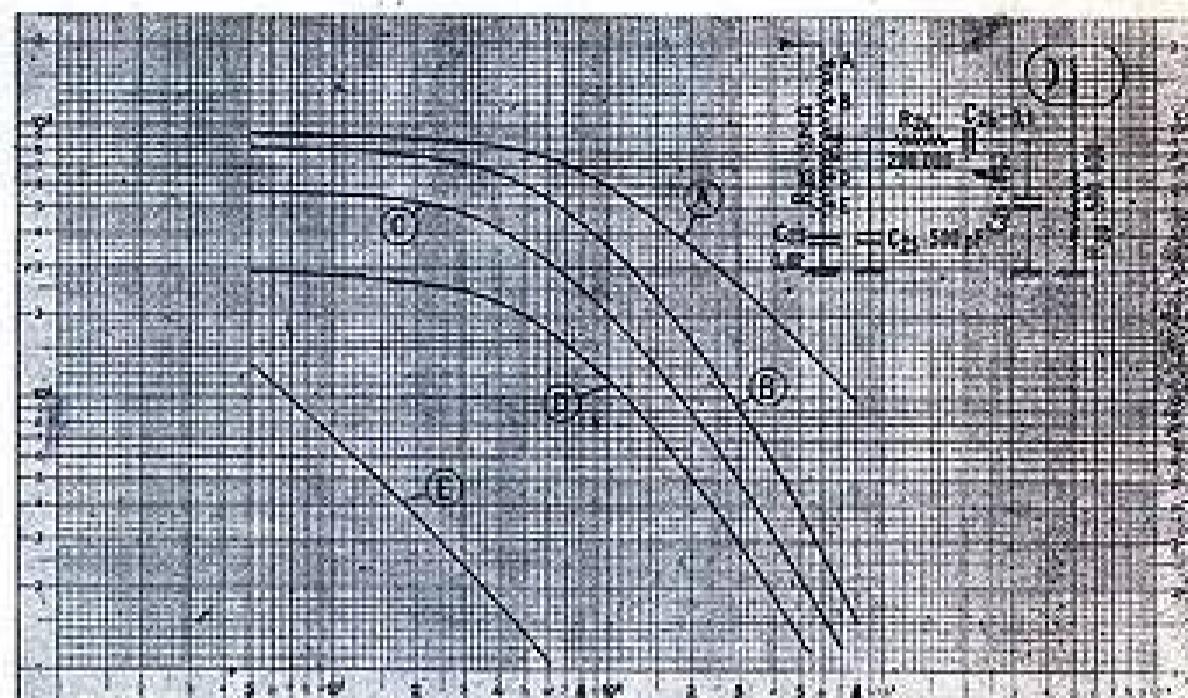
Le but général de ce système est de favoriser le passage des fréquences basses du spectre sonore et d'offrir, par contre, un obstacle aux fréquences élevées, obstacle d'autant plus insurmontable que la fréquence est plus élevée.

Le freinage, l'atténuation, des fréquences élevées peut être rendu plus ou moins brutal en agissant sur certains éléments du circuit, et nous allons voir, en détail, l'action de chacun de ces éléments, de façon à pouvoir, par la suite, modifier comme il convient la courbe de réponse générale.

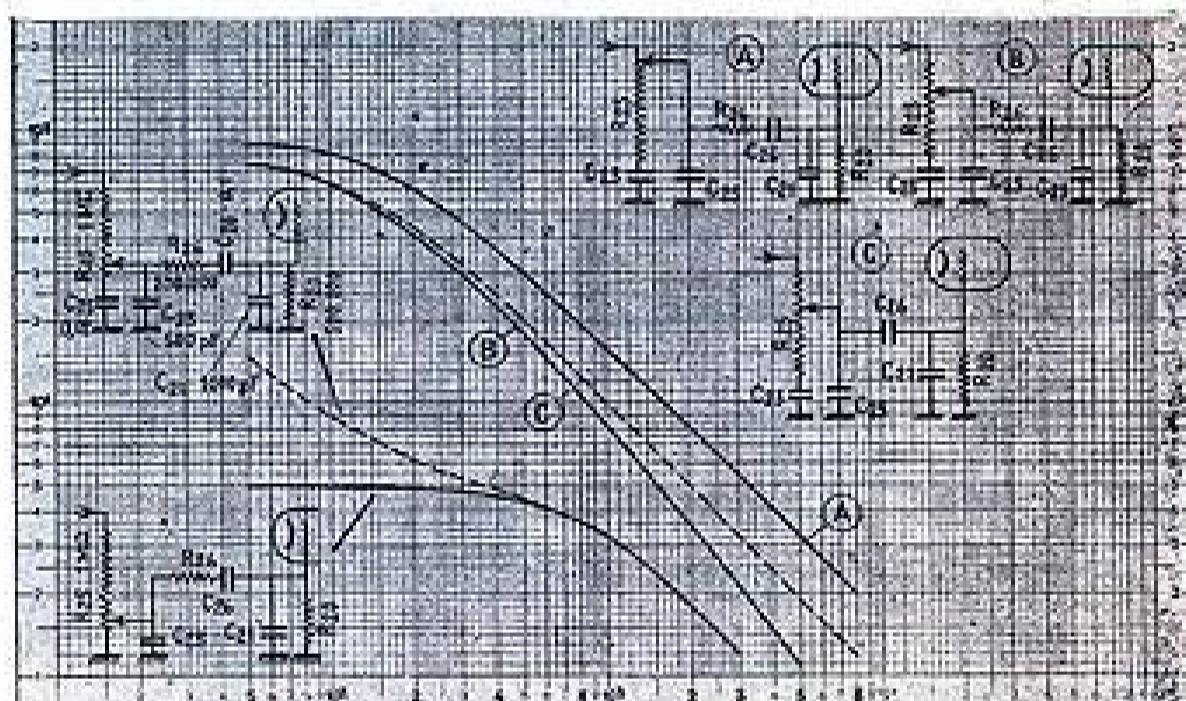
Supposons d'abord que les valeurs des différents éléments soient celles indiquées par le schéma et voyons ce qui se passe lorsque nous déplaçons le curseur du  $R_{22}$  de maximum vers  $C_{23}$ .

L'ensemble des courbes du graphique 2 résume le niveau relatif des différentes fréquences qui arrivent sur la grille de la 6Q7.

c



Graphique 2. — Passage des fréquences basses suivant la position du potentiomètre  $R_{22}$ .



Graphique 3. — Action de la résistance  $R_{26}$  (courbes A, B et C). Action du condensateur  $C_{26}$  (les deux courbes inférieures).

La courbe A correspond au curseur au maximum. L'atténuation commence à se faire sentir à partir de 500 périodes environ et la « chute » est assez peu accentuée : à 5000 périodes la tension représente encore sensiblement 10 % de celle à 50 périodes.

Déplaçons le curseur en B, position qui correspond au quart de la résistance totale ( $AB = 250.000$  ohms). La courbe B montre que les fréquences basses ne « bougent » presque pas, mais l'atténuation des fréquences élevées est beaucoup plus prononcée.

Pour les positions suivantes, C et D, correspondant respectivement à  $AC = 500.000$  ohms et  $AD = 750.000$  ohms, on constate une diminution générale du niveau, ce qui est normal, mais l'atténuation relative des fréquences élevées par rapport aux basses reste sensiblement la même.

En déplaçant le curseur encore plus loin nous commençons à sentir l'action du condensateur  $C_{23}$  qui contribue, comme nous

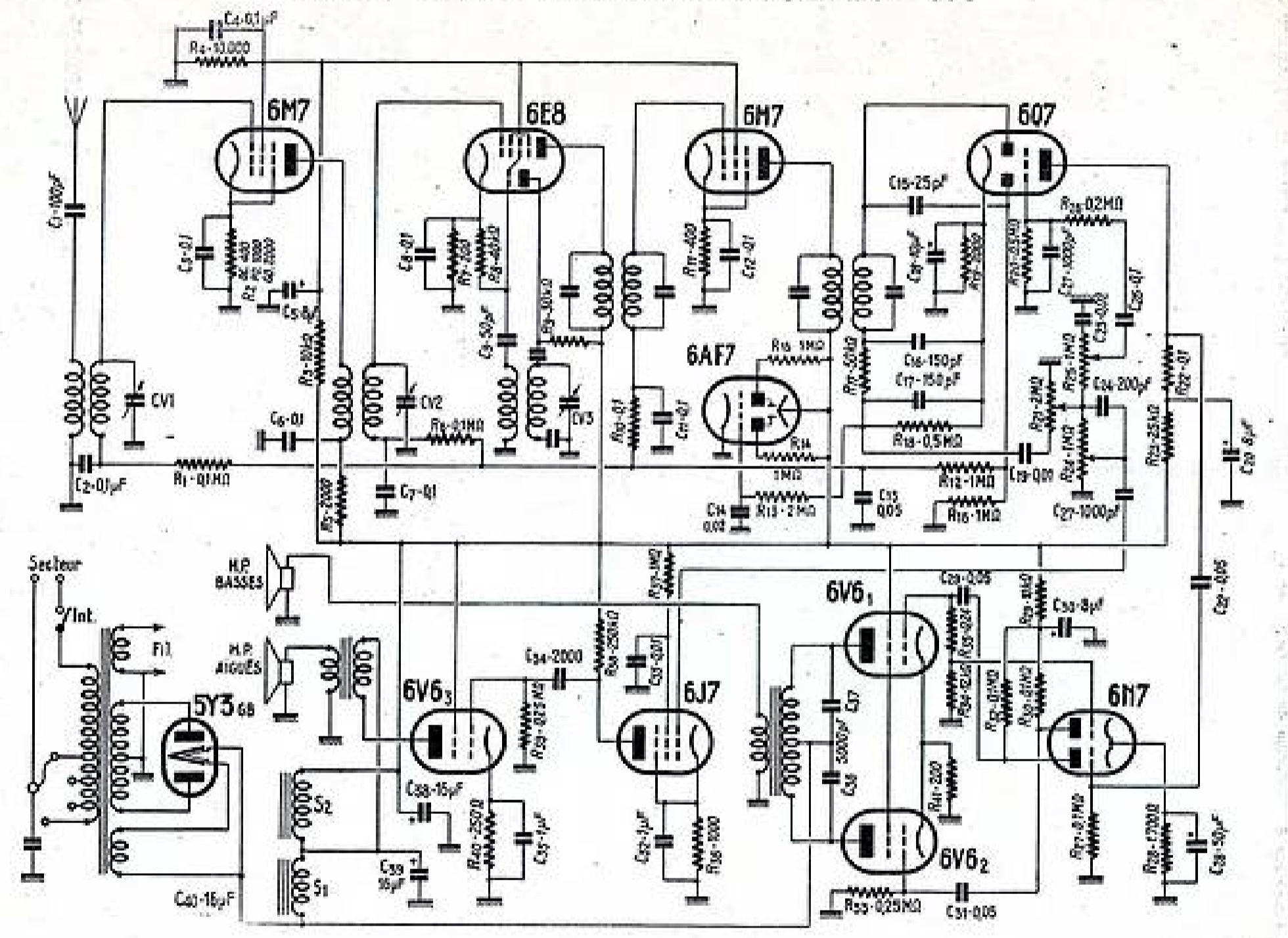
le verrons plus loin, à relever un peu les basses et à rendre la « chute » des aiguës plus brutale.

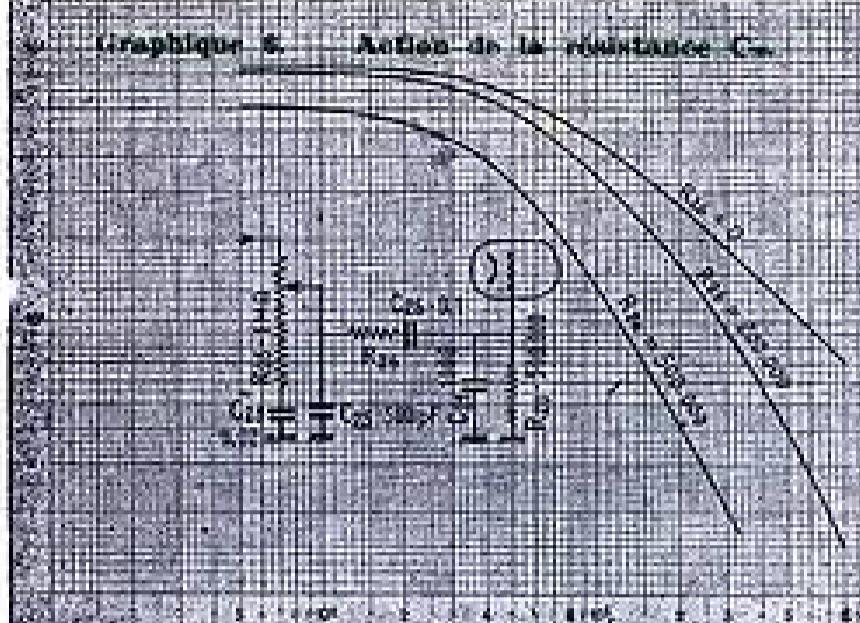
La courbe E correspond au curseur en E, au minimum.

Le condensateur  $C_{23}$  contribue à accroître l'atténuation des fréquences élevées pour les positions B, C et D du curseur. La différence entre les courbes A et B est due à sa présence, et si nous l'enlevons la courbe B deviendra sensiblement parallèle à A. Au contraire, si nous augmentons la valeur de  $C_{23}$ , les courbes B, C et D vont « tomber » d'une façon beaucoup plus brusque.

Voyons maintenant l'influence du condensateur  $C_{26}$ , dont l'action est résumée par les deux courbes inférieures du graphique 3. La courbe en trait plein correspond au curseur du  $R_{26}$  à 50.000 ohms du minimum,  $C_{26}$  étant supprimé (potentiomètre relié directement à la masse). Le pointillé nous montre le relèvement du niveau des fréquences basses par la mise en série du

SCHÉMA GÉNÉRAL DU RÉCEPTEUR BICANAL 115





$C_1 = 0.02 \mu\text{F}$ . Bien entendu, si la valeur du  $C_1$  est plus élevée, le relèvement est moins marqué.

Passons maintenant à la résistance  $R_m$ , dont l'influence est illustrée par les courbes A, B et C du graphique 3. En A nous voyons la courbe qui correspond à la position A ( $R_m$  au maximum), et qui nous sert de repère. En B, c'est la courbe obtenue en déplaçant le curseur à 250.000 ohms du maximum. Enfin, en C, nous constatons la modification de la courbe B si l'on supprime  $R_m$ . Donc,  $R_m$  contribue à accentuer l'atténuation des fréquences élevées.

D'ailleurs le graphique 4 nous le montre d'une façon beaucoup plus nette. Nous y voyons les courbes obtenues en donnant à  $R_m$  les trois valeurs suivantes : 0, 250.000 et 500.000 ohms, le curseur du  $R_m$  étant dans la position B du graphique 2 ( $AB = 250.000 \text{ ohms}$ ).

Enfin, le graphique 5 nous fait comprendre l'action du condensateur  $C_2$  qui est, sur le schéma, de 1000 pF. En augmentant sa valeur nous rendons plus rapide l'atténuation des aigus. Le graphique 5 nous montre la courbe obtenue en faisant  $C_2 = 5000 \text{ pF}$ , comparée à la courbe pour  $C_2 = 1000 \text{ pF}$ , le curseur du  $R_m$  étant toujours à 250.000 ohms du maximum.

Donc, pour nous résumer, nous devons :

Pour accentuer l'atténuation des fréquences élevées, augmenter la valeur de l'un des éléments suivants :  $C_1$ ,  $R_m$ ,  $C_2$ .

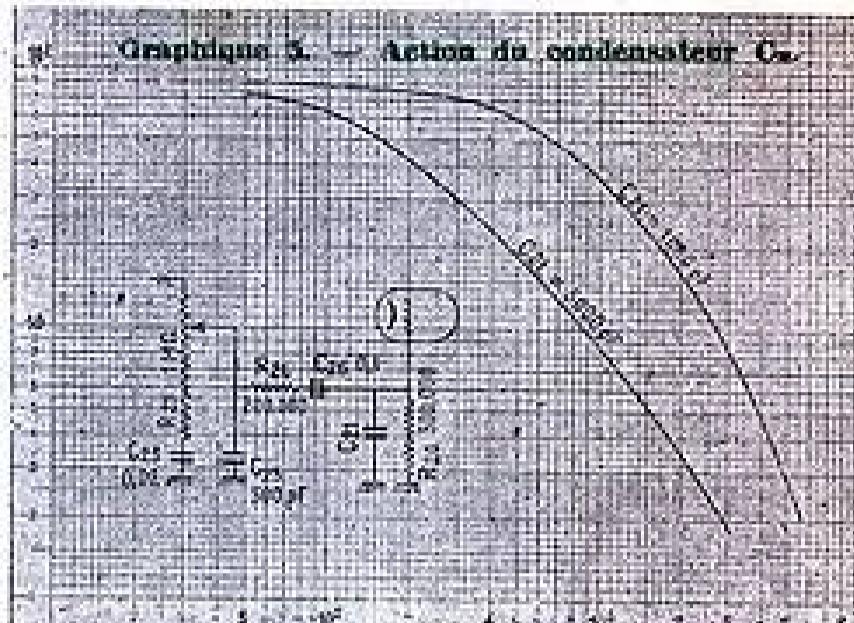
Bien entendu, pour rendre cette atténuation moins sensible, on fait le contraire.

La première amplificateur B.F. « graves » est montée de la façon la plus classique, avec liaison par résistances-capacité avec l'amplificateur suivante, constituée par l'un des éléments triodes d'une 6N7.

Le gain théorique de l'étage 6Q7 doit être de l'ordre de 35, dans les conditions du schéma. Les éléments de liaison ( $R_m$ ,  $C_1$  et  $R_{m2}$ ) ont été calculés de façon à favoriser la transmission des fréquences basses. La valeur du condensateur de découplage  $C_1$  aura peut-être avantage à être augmentée, jusqu'à 50  $\mu\text{F}$ .

Le second élément triode de la 6N7 est utilisé pour déphasier la tension à appliquer sur la grille de la deuxième lampe du push-pull final. Le gain de chaque élément doit être voisin de 20 et les résistances du diviseur de tension ( $R_{m2}$  et  $R_{m3}$ ) ont été établies en fonction de ce chiffre. Il est fort possible que nous aurons à les retoucher lors de la mise au point finale.

D'après les indications du Manuel RCA,



le condensateur  $C_2$  shuntant la résistance de polarisation  $R_{m2}$  de la 6N7, est inutile. Nous le vérifierons expérimentalement.

Notons la présence des cellules de découplage dans les circuits anodiques des lampes 6Q7 et 6N7 ( $R_{m1}-C_1$  d'une part, et  $R_{m2}-C_2$  d'autre part). Il est peut-être possible de se contenter d'une seule cellule commune pour ces circuits. A vérifier plus tard.

Enfin, l'étage final push-pull n'a rien d'extraordinaire. Les deux anodes sont alimentées par la haute tension prise avant le filtrage, ce qui, en principe, ne doit pas présenter un danger de renflement. Les térrains, par contre, reçoivent une tension bien filtrée.

Le haut-parleur à prévoir sera un 24 ou 28 cm, à aimant permanent, avec transformateur offrant une impédance de 10.000 ohms de plaque à plaque.

La tension appliquée aux plaques devra être de 250-270 volts et celle des térrains de 240-250 volts. Dans ces conditions nous pouvons compter sur une puissance modulée maximum de l'ordre de 8 watts, peut-être un peu plus.

## AMPLIFICATION B.F. COTE « AIGUES »

Le canal « aiguë » est commandé par le potentiomètre  $R_{m3}$  de 1 MO comme le  $R_m$ . Son curseur alimente la grille d'une 6J7, utilisée en pentode, et le circuit comprend :

Un condensateur  $C_3$  de 200 pF, au mieux, disposé entre le côté « maximum » du potentiomètre et le curseur.

Un condensateur de liaison obligatoire celui-ci, de faible valeur ( $C_3 = 1000 \text{ pF}$ ).

Une résistance de fuite de grille  $R_{m3}$  de 500.000 ohms.

Le but de ce système est, évidemment, contraire à celui du canal « grave ». Autrement dit, nous devons, ici, favoriser le passage des fréquences élevées et offrir un obstacle aux fréquences basses, obstacle d'autant plus insurmontable que la fréquence est plus basse.

Pour modifier, à notre gré, l'atténuation des graves, nous pouvons, comme dans le cas précédent, agir sur certains éléments et, pour pouvoir le faire en toute connaissance de cause, nous allons étudier, en détail, le rôle de chacun.

Prenons donc le circuit avec les valeurs indiquées sur le schéma général, et déplaçons le curseur du potentiomètre  $R_{m3}$

de façon qu'il occupe, successivement, les positions suivantes :

- A — maximum
- B — AB = 250.000 ohms
- C — AC = 500.000 »
- D — AD = 750.000 »
- E — AE = 950.000 »

Nous obtenons les courbes du graphique 6, d'après lesquelles nous voyons que l'atténuation relative des graves est de plus en plus marquée au fur et à mesure que le curseur se déplace de A vers E.

Voyons maintenant l'action du condensateur  $C_3$ . Cette action ne commence guère à se faire sentir qu'à partir de la position C du curseur et le graphique 7 nous en montre clairement le sens. La courbe en trait plein de ce graphique est celle qui correspond à la position C du curseur ( $AC = 500.000 \text{ ohms}$ ), le condensateur  $C_3$  étant en place. Si nous enlevons ce dernier, nous obtenons la courbe en pointillés, c'est-à-dire l'aplatissement de la courbe du côté des fréquences élevées : effet indésirable. Il est évident qu'en diminuant la valeur de  $C_3$ , nous atténuerons l'effet de relèvement des aigus. Les valeurs à essayer doivent être comprises, à notre avis, entre 100 et 500 pF.

Nous arrivons maintenant au condensateur de liaison  $C_3$  qui est, sur notre schéma, de 1000 pF, valeur à première vue trop élevée. Nous voyons, en effet, sur le graphique 8 les trois courbes correspondant aux trois valeurs différentes de  $C_3$  : 1000, 500 et 100 pF.

Apparemment, une bonne atténuation des graves serait obtenue pour  $C_3$  compris entre 500 et 200 pF. Encore un point à voir au moment de la mise au point finale.

Rien de spécial à dire sur la préamplificateur « aiguë » dont les différentes valeurs des résistances et condensateurs ont été prises pour obtenir un gain théorique, de 100 environ (nous allons voir de combien il sera en réalité) et favoriser surtout les fréquences élevées (condensateurs de liaison et de découplage de faible valeur).

Enfin, la lampe de puissance est une 6V6 et le H.P., un « aimant permanent » de 12 cm, de bonne qualité.

## REMARQUES GÉNÉRALES SUR LA PARTIE B.F.

Il est évident que les courbes que nous avons établies ne sont que théoriques et représentent, simplement, la réponse en

fréquence des liaisons « graves » et « aiguës ». Nous n'avons, notamment, tenu aucun compte de l'influence des éléments  $R_3$  et  $C_3$ , qui est certaine, ni de la capacité d'entrée des lampes, qui modifiera le rendement aux fréquences élevées.

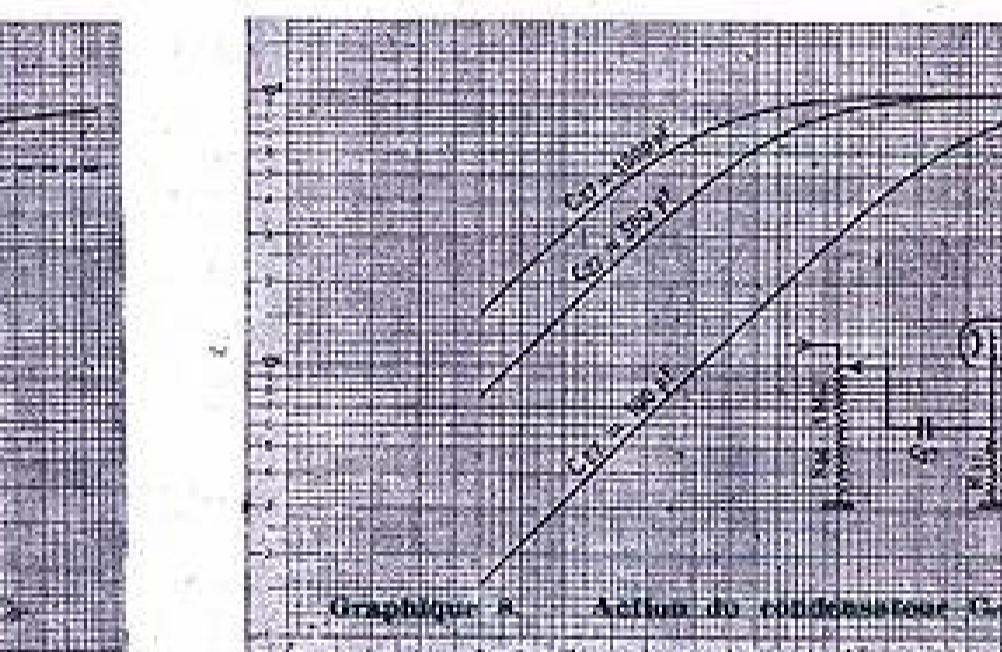
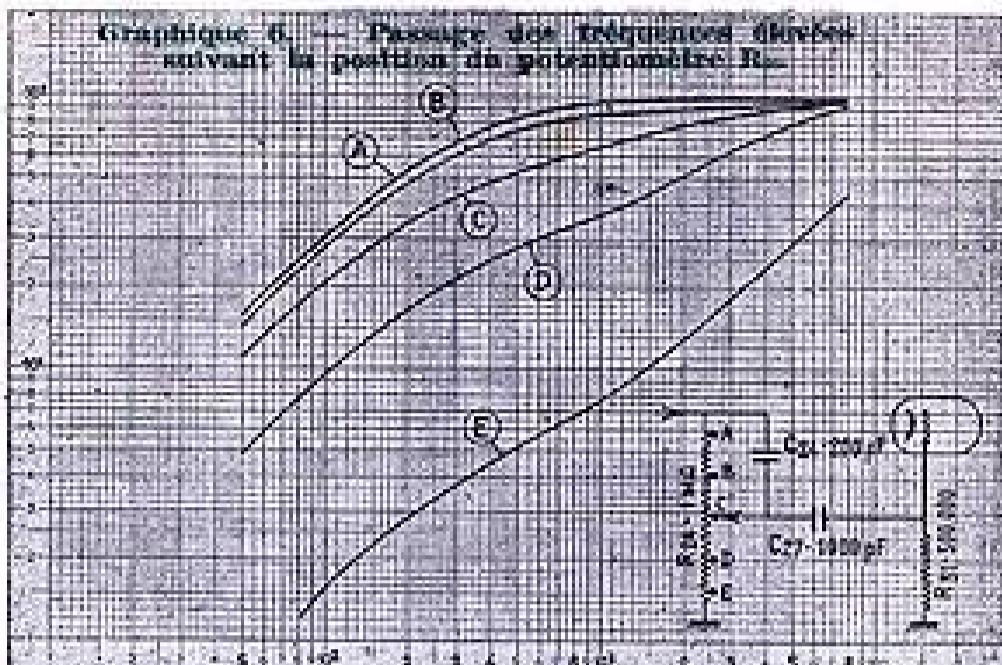
Et il y a surtout la question des haut-parleurs, qui est primordiale, et qui nous donnera la vraie courbe de réponse.

C'est alors que nous chercherons à modifier cette courbe en agissant sur les éléments de liaison, dont nous avons appris à connaître le rôle et l'importance.

## ALIMENTATION.

Le transformateur d'alimentation doit être prévu pour fournir, au secondaire H.T., 2 fois 275-280 volts, 140 mA environ, et, au circuit de chauffage, 6.3 volts, 4 à 6 ampères.

Le filtrage, comme nous le voyons, se fait par deux cellules, comportant deux



scufs (S<sub>1</sub> et S<sub>2</sub>) de 300 à 400 ohms, 50 mA, et trois condensateurs électrochimiques C<sub>1</sub>, C<sub>2</sub>, C<sub>3</sub>.

Le circuit anodique de l'étage final push-pull est connecté avant le filtrage, celui de l'étage final « aigu » après la première cellule, et tout le reste de la haute tension après la seconde cellule.

## ET MAINTENANT, AU TRAVAIL.

Comme nous l'avons dit plus haut, nous allons publier, le mois prochain, la réalisation et la mise au point de ce récepteur, qui, comme on le voit, sort un peu de l'ordinaire.

Que tous ceux qui sont intéressés par ce récepteur se mettent au travail et nous fassent part, au plus vite, de leurs difficultés, modifications apportées et suggestions diverses.

W. SOKOINE.

## ESSAI DES CONDENSATEURS

(Suite de la page 41)

doublée, elle devient alors suffisante pour provoquer l'éclat du tube.

Cet appareil simple permet, en définitive, de mesurer une impédance en continu et en alternatif ou un isolement. On peut s'en

servir pour la mesure des résistances parcs et apprécier leur valeur, selon l'éclattement du tube à néon. On peut également apprécier la valeur des inductances ainsi que la continuité des enroulements d'un transformateur, par exemple. On peut, enfin, être sommairement renseigné sur l'état d'un isolement faible. Le dépanneur ingénieur se servira souvent et pour de multiples usages de ce petit appareil.

La figure 3 donne un exemple de réalisation pratique.

Sur la face avant on distingue :

- en haut les quatre bornes de branchement ;
- les deux potentiomètres P<sub>1</sub> et P<sub>2</sub>, dont le cadran est échelonné en volts : pour P<sub>1</sub> de 0 à 140 volts continus et pour P<sub>2</sub> de 0 à 110 volts alternatifs ;
- enfin, au centre, le tube à néon.

Sur la platine du châssis sont montées :

- au centre, la valve V ;
- à droite, le transformateur d'alimentation du filament T ;
- et à gauche, l'inductance de filtre S.

L'appareil est très peu volumineux et ne doit pas dépasser 15 cm de longueur, 15 cm de hauteur et 10 cm de profondeur.

Le châssis et le panneau avant peuvent être placés dans un coffret de bois ou de métal pour assurer à l'ensemble un aspect impeccable.

R. BESSON.

## LE PALMARÈS DU HAMO 4D

Notre lecteur, M. Gérard Marthys, à Paris, nous communique fort aimablement les résultats obtenus avec un récepteur HAMO 4D, tel qu'il a été décrit dans le n° 44 de Radio-Constructeur.

Les essais ont été effectués à Thumeries (Nord), à 7 km environ de l'émetteur Radio-Lille, le dimanche 2 janvier 1949 à 22 h. 30, sur une antenne extérieure de 20 m, placée à 10 m du sol.

Ondes Courtes. — Prise d'antenne A<sub>1</sub>. Réactions aux trois-quarts de la course. Les chiffres entre parenthèses indiquent les repères du cadran du CV.

Radio-Canada (20-25). — Brazzaville (19). — Emissions russes (63). — Emissions en morse (70-90). — Emissions clair amateur (59). — Emissions italiennes (120). — Trois émetteurs difficiles à sélectionner (30). — Suisse (65).

Grandes ondes. — Prise d'antenne A<sub>2</sub>. Drottwich (64). — Luxembourg (51). — Moscou (40).

Petites ondes. — Prise d'antenne A<sub>3</sub>. Radio-Berlin (35). — Paris-Inter (65,5). — Bruxelles Flamande (38). — Bruxelles française (65).

Ne sont mentionnées ci-dessus que des émissions reçues en pulsant haut-parleur.

Qui dit mieux ? Et il ne faut pas oublier que ce récepteur est une simple détectrice à réaction.

# PILES CONCOURS

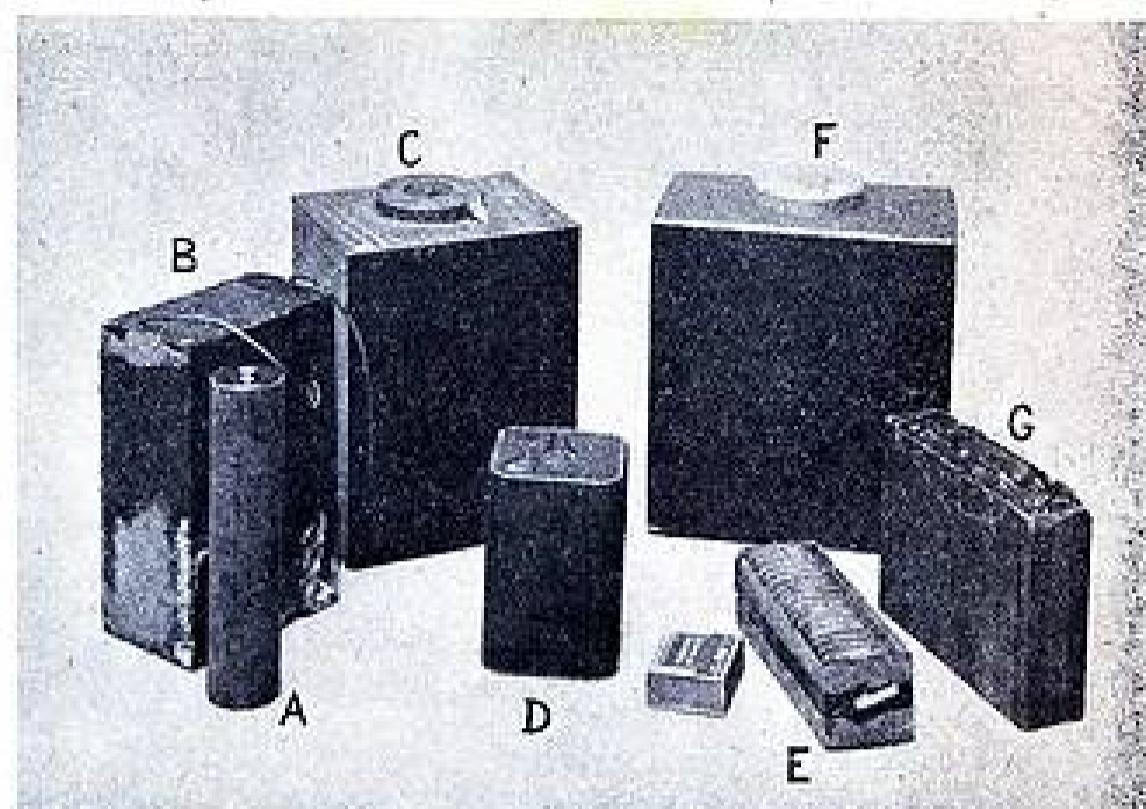
ENVOYEZ-NOUS VOS IDÉES ET VOS SUGGESTIONS SUR L'UTILISATION PRATIQUE ET ÉCONOMIQUE DES PILES

Il existe actuellement, sur le marché français, une grande quantité de piles d'origine américaine (surplus, etc...) dont la qualité est excellente, comme nous avons pu nous en rendre compte, et dont les caractéristiques, très variées, répondent à tous les besoins.

Nous pensons faire un petit article sur l'utilisation de ces différentes batteries, mais, toute réflexion faite, nous préférions ouvrir une sorte de concours en demandant à tous nos lecteurs de nous communiquer leurs idées sur l'emploi possible de ces piles aussi bien dans la radio (postes et appareils de mesure) que dans d'autres domaines tels que l'éclairage de secours, dispositifs de signalisation ou d'alarme, jouets, réalisations publicitaires, etc...

Toutes les réponses seront jugées à un triple point de vue : originalité, économie et simplicité.

Bien entendu, comme tout concours qui se respecte, le mître comporte une série



Quelques piles que vous trouverez bien le moyen d'utiliser astucieusement.

de prix particulièrement intéressants, dont vous trouverez le détail ci-dessous.

Et cette histoire de piles me fait revenir pas mal d'années en arrière, à l'époque où, vers l'âge de 13 ans, j'en étais à mes débuts de passion pour l'électricité. Nous habitions alors une ville où, par suite des circonstances tout à fait indépendantes de ma volonté, le courant n'était distribué que de la tombée de la nuit à onze heures du soir.

Un éclairage de secours n'aurait particulièrement été utile et, résolu de l'installer, j'ai réussi à rassembler 16 grosses piles de sonnerie, à liquide, en plus ou moins bon état, mais, théoriquement, de 1,5 V chacune.

J'en ai fait quatre groupes branchés en parallèle, chaque groupe comprenant quatre éléments en série, et j'ai complété le tout par un véritable tableau de distribution dont le croquis ci-dessous vous donne le schéma approximatif.

L'ensemble alimentait trois lampes ( $L_1$ ,  $L_2$  et  $L_3$ ) du type 3,5 V (lampe de poche) installées, respectivement, près du lit de mes parents, près de celui de ma sœur et près du mien.

La position du rhéostat était telle que la tension du « réseau » soit de 4,5 V environ avec une lampe allumée, tension contrôlée par le voltmètre  $V$ . Remarquez aussi les fusibles ( $F_1$ ,  $F_2$  et  $F_3$ ) protégeant chaque ligne, et l'ampermètre  $A$  pour surveiller la consommation générale.

Et voilà une installation de gosse, mais qui a fonctionné pendant plus d'un an, et nous a rendu à tous des services continuels.

Enfin, pour vous aider un peu, voici les principales caractéristiques de quelques batteries et piles, dont vous voyez la photographie ci-dessus, à côté d'une boîte d'allumettes pour avoir une idée des dimensions.

A. — Pile torche de 1,5 V, pouvant donner 300 mA en service continu (type BA37).

B. — Batterie de 6 éléments identiques à A, formée par 2 groupes de 3 éléments en série-parallèle. Tension de service 4,5 volts. Intensité normale 600 mA (Bloc n° 4).

C. — Batterie haute et basse tension donnant, 1,5 volt (250 mA) et 90 volts, 15 mA. Entièrement blindée, avec prises par bouchon normal 4 broches (type BA40).

D. — Batterie 6 volts, donnant 200 mA. Blindée (type BA20 U).

E. — Pile 25 volts, 15 mA (type BA20).

F. — Batterie haute et basse tension donnant 7,5 volts (200 mA) et 150 volts, 15 mA. Blindée avec prises par bouchon 5 broches (type BA30).

## LISTE DES PRIX

offerts par les

**Ets CIRQUE RADIO**

24, Boulevard des Filles-du-Calvaire, 24

pour récompenser les lauréats  
du PILES-CONCOURS

1<sup>er</sup> Prix. — 1.000 éléments 1,5 V pour batteries à lampe de poche. — 3 blocs n° 4. — 2 blocs n° 3. — 1 bloc n° 1. — 1 batterie BA37. — 1 batterie BA38. — 1 batterie BA40.

2<sup>e</sup> Prix. — 500 éléments 1,5 V (lampe de poche). — 3 blocs n° 4. — 1 bloc n° 3. — 1 batterie BA37. — 1 batterie BA40.

3<sup>e</sup> Prix. — 300 éléments 1,5 V (lampe de poche). — 2 blocs n° 4. — 1 bloc n° 1. — 1 batterie BA40.

4<sup>e</sup> Prix. — 200 éléments 1,5 V (lampe de poche). — 1 bloc n° 4. — 1 batterie BA40.

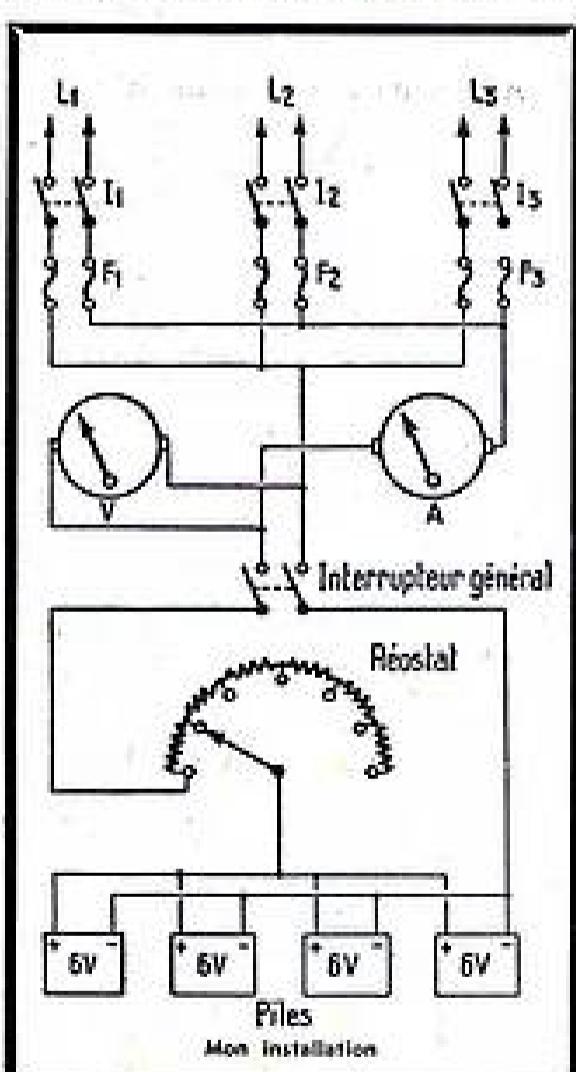
5<sup>e</sup> Prix. — 200 éléments 1,5 V (lampe de poche). — 1 batterie BA40.

6<sup>e</sup> Prix. — 200 éléments 1,5 V (lampe de poche). — 1 bloc n° 4. — 1 pile BA37.

7<sup>e</sup> à 10<sup>e</sup> Prix. — 200 éléments 1,5 V (lampe de poche). — 1 bloc n° 4.

11<sup>e</sup> à 20<sup>e</sup> Prix. — 100 éléments 1,5 V. — 1 bloc n° 4.

Nous rappelons que toutes les réponses doivent être adressées, avant le 15 mars, à Radio-Construcleur et Dépanneur, 42, rue Jacob, Paris (6<sup>e</sup>) en mentionnant sur l'enveloppe : Concours Piles.





*Régularité*  
la régularité de fabrication  
pour la régularité de rendement  
**Transfos d'alimentation**  
Radio et amplis  
**Selfs de filtrage**  
Radio et amplis  
**Transfos de sortie**  
**Autos Transfos**  
Abaisseurs élévateurs de tension  
**Survolteurs-Dévolteurs**



47, RUE DU CHEMIN-VERT - PARIS-XI<sup>e</sup> RQ. 20-46



### Pour la Schématique

Nous recherchons les schémas et toute la documentation sur les récepteurs des grandes marques (années 1930 à 1948) : Philips, Radiola, L.M.T., Pathé-Marconi, Sonora, Radio LL, Grammont, etc...

Merci d'avance à tous nos lecteurs qui seraient susceptibles de nous les communiquer.

## ÉCONOMIES !

Artisans-Dépanneurs voici le MATERIEL DU MOIS  
Quantité limitée • IMPECCABLE • Rigoureusement GARANTI

H.P. Dynamique à excitation : 12 cm .....	550 »
17 cm 630 », 21 cm .....	550 »
Jeu de bobinage Bloc O.C. P.O. G.O. avec deux moyennes fréquences .....	855 »
TRANSFOS M.F. Grande Marque 472 Kc sur noyaux magnétiques, sélectivité et couplage variable. Rendement supérieur, le jeu .....	485 »
Condensateur variable 2×0.46, Grande Marque..	245 »
Bras de Pick-up Piézo-Cristal .....	1.450 »
MICRO Piézo-Cristal .....	1.250 »
Châssis pour Ampli : devant incliné avec emplacement pour transfo, 2 selfs, 6 lampes .....	275 »
<b>LAMPES 1<sup>re</sup> CHOIX, FORMELLEMENT GARANTIES</b>	
EF5 ..... 535 » 6J5 ..... 465 » 6B7 ..... 600 »	
6L6 ..... 840 » 6L7 ..... 769 » 57 ..... 545 »	
6V3 ..... 615 » 80 ..... 315 » 6B8 ..... 648 »	
6G5 ..... 799 » 25L6 ..... 448 » 6F7 ..... 720 »	
6F5 ..... 448 » 6AF7 ..... 425 »	
Contacteur pour app. de mesures, 1 circ. 12 pos. ....	75 »
Galettes pour ce contacteur, 2 circ. 6 pos. ....	15 »
Potentiomètre sans inter, 50.000 ohms .....	45 »
Boutons G.M. 16 » moyen 13 ». Blanc 30 m/m ..	15 »
Condensateurs tubulaires 1500 V 0.1 M.F. 11 », 0.25 M.F. 16 », 0.5 M.F. ....	17 »

### CONSTRUCTION ARTISANALE GRANDE SPÉCIALITÉ DE TRANSFOS

#### TOUS TRANSFOS SUR MESURES

TRANSFO pour 4-5 lampes 110-130-120, 68 M sec. 2×350 v, 6v3 et 5v .....	675 »
TRANSFO pour 5-6 lampes 110-130-150-220, 75 M sec. 2×350 6v3 et 5 v .....	775 »
TRANSFO Basse Fréquence Marque LIE, rapport 1/3 très soigné .....	200 »

#### NOUS EXECUTONS TOUS LES TRANSFOS SUR SCHEMAS

DEMANDEZ nos conditions pour le rebobinage de tous transformateurs brûlés, — vous réaliserez des économies appréciables.

Supports de lampes 4-5-6 broches américaines, 4-5-6-7 broches européennes .....

8 »

Fil de câblage par rouleaux de 2 m 20, le rouleau .....

6 »

FIL de sonnerie triple galipage coton 7/10, le m. ....

3.50

#### CACHES POUR CADRANS DE TOUTES DIMENSIONS

Indiquer les dimensions du cadran!

Cosses à souder, le mille .....	210 »
le cent .....	28 »

## RENOV'RADIO

14, rue Championnet, PARIS-18<sup>e</sup> — Métro : Clignancourt

R.C. Seine 892.762

Pour éviter les frais très élevés prière de joindre mandat à la commande ainsi qu'une enveloppe timbrée portant votre adresse, nous vous répondrons par retour du courrier.

MATERIEL DE 1<sup>er</sup> CHOIX

M. B.

FORMELLEMENT GARANTI

SYBLOLE DE LA QUALITÉ

### LES MEILLEURES RÉALISATIONS DE L'ANNÉE

D'UNE CONSTRUCTION FACILE, D'UNE QUALITÉ INCOMPARABLE ET SURTOUT D'UN PRIX ABORDABLE

Demandez sans tarder dévis, schémas, plan de câblage évidemment complets vous permettant la construction de ces modèles avec une facilité qui vous étonnera. Succès garanti. Toutes les pièces détachées équipant nos postes sont de grandes marques et de première qualité. De plus, ces ensembles sont divisibles, avantage vous permettant d'utiliser des pièces déjà en votre possession, d'où une économie appréciable • Envoyez de chaque PLAN-DÉVIS contre 40 francs en timbres.

### TOUJOURS A L'AVANT-NOUVELLE PRÉSENTATION

RECEPTEUR 5 LAMPES, série RIMLOCK. Alternatif avec les lampes ULTRA-MODEERNES ECH11-EF11-EAF41-EL41-AZ11 qui constituent un ensemble de grande classe. Dimensions : 32x22x20 cm/m. SONORITÉ PARFAITE



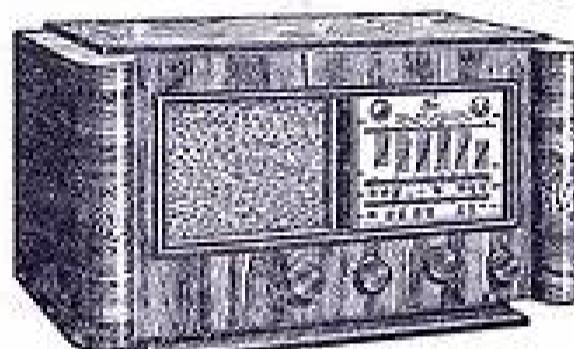
### 2 PRÉSENTATIONS - 4 RÉALISATIONS

#### J.L. 47

SUPERHETERODYNE D'UNE CONCEPTION NOUVELLE AVEC LES TOUS DERNIERS PERFECTIONNEMENTS 4 gammes d'ondes dont 2 O.C. H.P. 24 cm haute fidélité.

MONTAGE INTÉRIÈRE EN CUIVRE

7 lampes américaines plus cell magique Dimensions : 62x34x36 cm  
Décrit dans "RADIO-PLANS", N° de Nov.-Décemb.



#### J.L. 48

MÊME CONCEPTION QUE LE J.L. 47. Mêmes caractéristiques, mais équipé avec 7 LAMPES EUROPÉENNES ECH13 - EP9 - EBF2 - EL3 EM4 - 1881

Haut-parleur 24 cm grande marque Contre-réaction, système TELEGEN par bloc « LABOR »

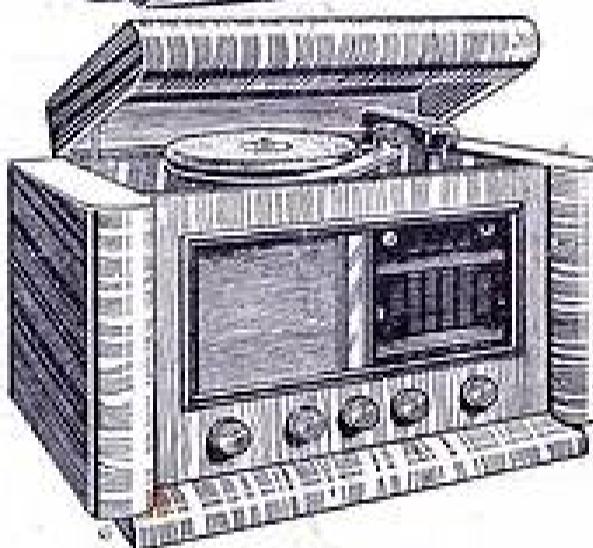
Décrit dans "RADIO-PLANS" de Juillet 1948

#### J.M. 48

SUPER J.M. 48. 7 lampes équipé avec : ECH13 - 6K7 - 6H8 - 6C5 - 6L6 - 5Y3 - EM4 6 gammes dont 4 bandes O.C. étalées avec contre-réaction réglable, H.P. 24 cm haute fidélité

Ce récepteur offre le gros avantage d'utiliser un bloc 6 gammes, d'une construction facile, à la portée de tous les amateurs. C'EST UN RECEPTEUR DE CLASSE, tant par sa sensibilité et sa facilité de réglage en O.C. que par sa musicalité remarquable

Décrit dans "RADIO-PLANS" de Septembre



#### J.L. 49

RECEPTEUR 9 gammes d'ondes dont 6 gammes O.C. étalées utilisant 7 lampes de la série américaine.

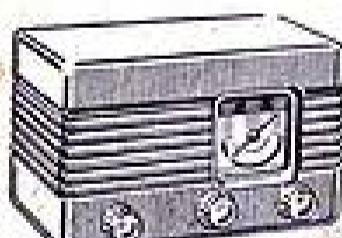
Cette superbe réalisation ne donnera pas uniquement satisfaction aux amateurs de réceptions lointaines car son amplificateur basse fréquence a été étudié pour procurer le maximum de fidélité et recommandé aux amateurs de belle musique.

Equipés avec les lampes : 6E8 - 6M17 - 6H8 - 6J5 - 6L6 - 5Y3 - 6AP7 Haut-parleur 24 cm haute fidélité

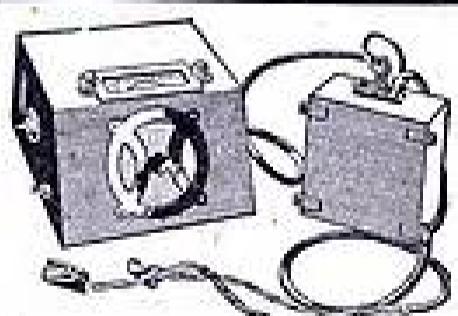
Décrit dans "RADIO-PLANS" d'Octobre 1948

Ces quatre magnifiques réalisations peuvent être montées soit en électronique à commut., soit en module radio-phono, que vous pourrez monter ainsi que l'ensemble source-disqueur, bras de pick-up magnétique ou phono-crystal. Nous consulter.

#### RÉALISATION "DERNIÈRE MINUTE"



Décrit dans "Radio-Plans", Novembre 1948. Petit super 5 LAMPES « Rimlock » T.C. dernière conception avec les nouvelles lampes « Rimlock » série tous courants : UL41-UAF41-UF42-UY42-UCH11. H.P. 9 cm. Nouvelle présentation. Dimensions réduites (22x10x13).



#### LA RÉALISATION D'UN POSTE VOITURE

Description complète dans la revue Radio-Constructeur du mois de juillet. Vendu en pièces détachées y compris coffret et cadrans d'une conception nouvelle



#### LA RÉALISATION D'UN POSTE BATTERIE PORTATIF

Récepteur équipé avec des lampes « Sub-minatures ». Dim: long. 24 cm; larg. 11 cm; haut. 8,5 cm. Description complète dans Radio-Plans du mois d'août.

#### LE MINIATURE M.B.

Décrit dans « RADIO-PLANS de février



SUPER T... lampes rouges : ECH13, ECF1, CBL4, CY2. Haut-parleur 12 cm. A.P. 3 gammes d'ondes. Excellente sensibilité.

## COMPTOIR M B RADIOPHONIQUE

160, Rue MONTMARTRE-PARIS - OUVERT TOUS LES JOURS, SAUF DIMANCHE DE 8 H. 30 à 12 H. ET DE 14 H. à 18 H. 30

Expéditions immédiates contre mandat à la Commande . C. C. P. Paris 443.39

ATTENTION ! AUCUN ENVOI CONTRE REMBOURSEMENT - Catalogue général R.C. contre 20 francs en timbres