

TUTTI I DIRITTI RISERVATI

Si diffidano in modo speciale i Giornali e le Riviste; contro ogni riproduzione non espressamente autorizzata si procederà a norma del Decreto-Legge 8 Novembre 1925.

(Disposizioni sul diritto d'Autore).

INDICE

	Pag.
Prefazione	VII
Introduzione	
1. Principio della ricezione con cambiamento di frequenza	3
La selettività della supereterodina	7
Circuiti per il cambiamento di frequenza	
2. Amplificatore di frequenza intermedia	21
Costruzione dei trasformatori di frequenza intermedia	26
La taratura dell'amplificatore di frequenza intermedia	29
Messa a punto del ricevitore	37
Circuiti	39
Telai di ricezione	49
Dati tabellari	50

Introduzione

I moderni ricevitori possono dividersi in tre categorie per quanto riguarda la parte ad alta frequenza:

1. - Ricevitori con valvole rivelatrici in

reazione;

2. - Ricevitori con valvole amplificatrici ad alta frequenza prima della rivelatrice.

3. - Ricevitori con cambiamento di fre-

quenza.

Questo libro tratta di quest'ultima categoria che, malgrado la costruzione complessa, presenta una semplice manovra e offre il vantaggio di una grande sensibilità e della massima selettività.



1. Principio della ricezione con cambiamento di frequenza

Il maggior numero di diffusori si trova oggidì nel campo da 200 a 600 m. Per ottenere una redditizia amplificazione ad alta frequenza in tale campo è necessario servirsi di vari circuiti sintonizzati sull'onda da ricevere (amplificatori del tipo a risonanza). Benchè le difficoltà inerenti all'amplificazione ad alta frequenza per tale campo siano oggi risolte coi metodi di neutralizzazione rimane l'inconveniente di dover sintonizzare diversi circuiti, il che rende complicata la ricerca delle stazioni. Tale inconveniente può bensì essere superato ma richiede in tal caso mezzi costruttivi speciali e generalmente costosi (condensatori multipli di precisione, schermi per i singoli stadi).

È perciò naturale che si sia pensato di costruire un amplificatore a onda fissa e quindi senza regolazione e di trasformare le lunghezze d'onda di tutti i segnali in arrivo in una sola lunghezza d'onda cioè quella dell'amplificatore a onda fissa. D'altra parte poichè l'amplificazione ad alta frequenza riesce più facile per le onde lunghe si comprenderà facilmente perchè tale amplificatore a onda fissa venga generalmente costruito per onde superiori a duemila metri.

Questa soluzione richiede perciò:

1) la trasformazione della lunghezza d'onda in arrivo in quella dell'amplificatore a onda fissa (frequenza intermedia);

2) l'amplificazione a frequenza intermedia;

3) la rivelazione e l'eventuale amplificazione a bassa frequenza.

* *

La trasformazione della lunghezza d'onda avviene col cosidetto metodo dei battimenti. Questo consiste nel far interferire l'onda in arrivo con un'onda prodotta localmente in modo da avere come risultato la lunghezza d'onda dell'amplificatore a onda fissa. È noto che se due onde interferiscono l'ampiezza dell'onda risultante varia in un ritmo uguale alla

differenza della frequenza delle due onde. Così se l'onda in arrivo è di 300 metri corrispondente alla frequenza 1.000.000 cicli e se l'onda prodotta localmente è corrispondente alla frequenza di 1.100.000 si avrà come risultante un'onda la cui ampiezza varia nella frequenza di 100.000, come risulta a fig. 1.

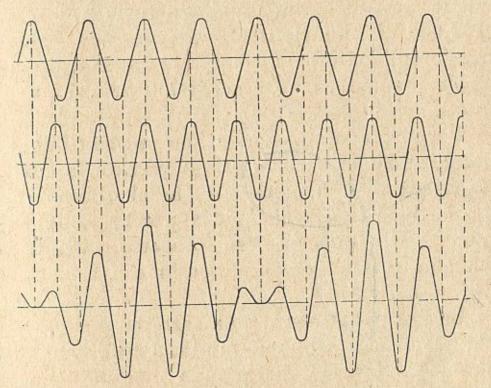


Fig. 1. - Produzione di battimenti.

Supponiamo ora che l'amplificatore di frequenza intermedia sia costruito per un'onda di 3000 metri corrispondente alla frequenza 100.000 cicli.

Per trasformare tutte le singole lunghezze

d'onda in arrivo abbiamo quindi bisogno di un oscillatore locale di frequenza regolabile che consenta per ogni onda di produrre battimenti aventi la frequenza intermedia. La risultante dell'onda in arrivo e dell'oscillazione locale come risulta da fig. 1 non è un'onda vera e propria, ma bensì una variazione simmetrica di ampiezza nella frequenza 100.000 il che significa che la sua azione nell'amplificatore di frequenza intermedia sarebbe uguale a zero giacchè le due unità simmetriche si annullano.

Per ottenere un'oscillazione suscettibile di amplificazione occorre prima privare la curva di fig. 1 di una metà, ciò che si ottiene con la rettificazione. Ciò spiega perchè nella supereterodina occorra un processo di rettificazione prima dell'amplificazione a frequenza intermedia.

La fig. 1 rappresenta un esempio per un'onda persistente non modulata. Prendiamo ora l'esempio pratico di un'onda modulata come è praticamente il caso per la ricezione radiofonica. In tal caso avremo la rappresentazione grafica di fig. 2.

I segnali modulati in arrivo si combinano colle oscillazioni prodotte dalla valvola oscillatrice dando così dei battimenti, i quali a loro volta conservano il profilo della modulazione. Affinchè tali battimenti possano agire sull'amplificatore a frequenza intermedia occorre, come abbiamo visto, un processo di rettificazione. La frequenza intermedia che ne deriva è modulata come la frequenza in arrivo. Come risultato della rettificazione della frequenza intermedia dopo la sua amplificazione (che è omessa nelle figure), si hanno quindi le frequenze musicali della modulazione.

Vediamo ora come il cambiamento di frequenza influisca sulla selettività.

La selettività della supereterodina.

L'azione selettiva della supereterodina deriva appunto dal cambiamento di frequenza ed

è facilmente spiegabile.

Supponiamo che l'onda da ricevere sia 300 metri. La frequenza corrispondente nel circuito del telaio sarà perciò $f_1 = 1$ milione di cicli. Contemporaneamente la valvola oscillatrice oscilla però alla frequenza f_o e se l'amplificatore intermedio è sintonizzato su una lunghezza d'onda di 3000 metri pari a una frequenza f_i di 100.000 cicli, la frequenza f_o dovrà essere uguale a 900.000 o a 1.100.000 giacchè deve essere $f_i = f_1 - f_o$ oppure $= f_o - f_1$.

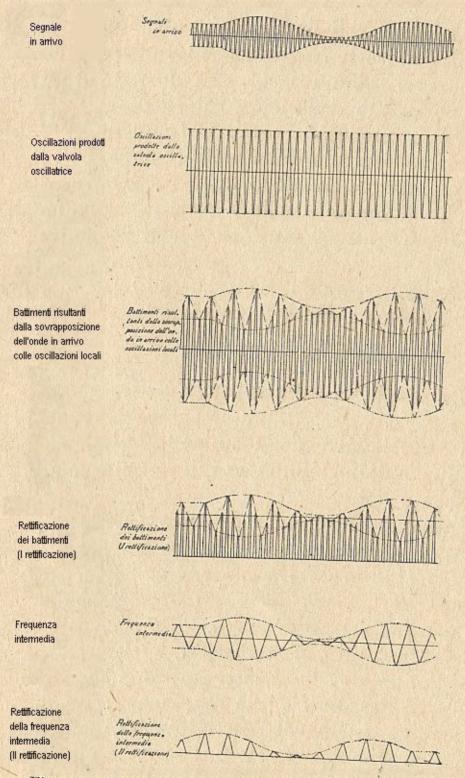


Fig. 2. — Come avviene la ricezione col metodo supereterodina,

Supponiamo ora che vi sia un altro diffusore che trasmetta sulla lunghezza d'onda di 310 m. pari a una frequenza $f_2 = 967700$. La differenza percentuale tra le due frequenze ammonta solo al 3,23 % cosicchè il secondo diffusore non potrebbe essere escluso con un ricevitore poco selettivo. Vediamo ora che cosa dà questa seconda frequenza f_2 con le due frequenze suddette dell'oscillatore: 900.000 e 1.100.000. Nel primo caso avremo una frequenza risultante 67.700, nel secondo caso una frequenza risultante di 132.300 con una differenza percentuale del 32,3 % in ambedue i casi. Vediamo dunque che a una differenza percentuale nella frequenza da ricevere del 3,23 % corrisponde nell'amplificatore di frequenza intermedia una differenza percentuale del 32,3 %, ciò che comporta una completa esclusione dell'onda disturbatrice.

Il cambiamento di frequenza naturalmente serve non solo per la ricezione delle onde medie e lunghe, ma per qualunque lunghezza d'onda. Rimanendo al caso prescelto in cui la lunghezza d'onda dell'amplificatore intermedio è di 3000 metri pari alla frequenza 100.000 cicli, se si vuol ricevere Daventry sull'onda di 1600 metri, pari alla frequenza 187500 si dovrà produrre nell'oscillatore un'onda pari alla frequenza 87.500, pari alla lunghezza d'onda di 3420 m.

circa oppure la frequenza 287500 pari alla

lunghezza d'onda di 1045 metri circa.

Analogamente per ricevere una stazione su 1000 metri pari alla frequenza 300.000 occorrerà produrre nell'oscillatore la frequenza 200.000 pari a 1500 metri circa oppure la frequenza 400.000 pari a 750 metri circa.

Si vede quindi come per ricevere il campo di lunghezza d'onda da 1000 metri in su, l'oscillatore debba essere costruito in modo da dare col condensatore variabile un campo di lunghezza

d'onda da 700 metri in su.

Circuiti.

Il cambiamento di frequenza viene ottenuto con varî sistemi di cui menzioneremo:

la supereterodina;

la superautodina (cui appartiene la tropadina);

la ultradina;

la modulazione con valvola a doppia gri-

glia.

Il circuito fondamentale è quello supereterodina che consta nella sua forma più semplice di due valvole di cui una produce le oscillazioni locali e l'altra riceve i segnali in arrivo e rettifica i battimenti. Il problema principale

consiste nel disporre il circuito della valvola oscillatrice e quello della rivelatrice in modo che l'azione delle oscillazioni locali nella valvola rivelatrice sia abbastanza efficace e nel contempo l'accoppiamento tra i due circuiti

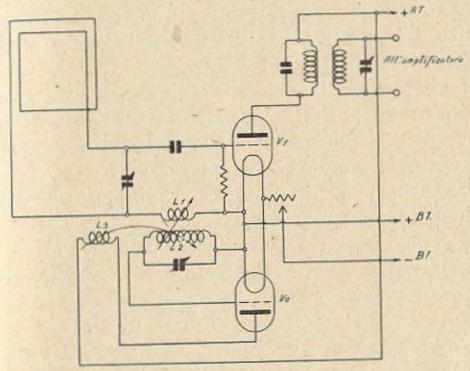


Fig. 3. — Cambiamento di frequenza col sistema supereterodina.

sia tale che la sintonia di un circuito non in-

fluenzi quella dell'altro.

A fig. 3 si vede uno schema classico supereterodina nel quale l'avvolgimento di griglia (L_2) della valvola oscillatrice (V_o) è direttamente accoppiato con un avvolgimento (L_1) inscrito nel circuito di griglia della valvola ri-

velatrice (V_1) . La valvola V_o ha un circuito di griglia sintonizzato la cui induttanza L_2 è accoppiata induttivamente con la bobina di reazione L_3 . Le oscillazioni nel circuito del telaio prodotte dai segnali in arrivo e le oscillazioni locali provenienti attraverso l'accoppiamento di L_1 con L_2 si sovrappongono nel circuito di griglia della valvola rivelatrice e i battimenti così prodotti vengono rettificati col sistema della corrente di griglia. Nel circuito anodico di V_1 è inserito un trasformatore accordato sulla frequenza dei battimenti attraverso il quale i segnali convertiti in frequenza intermedia vengono applicati all'amplificatore.

Per evitare che la sintonia della valvola oscillatrice e quella del telaio si influenzino reciprocamente è necessario evitare un accoppiamento diretto tra il quadro e la bobina L_2 e fare sì che l'accoppiamento tra L_1 e L_2 sia lasco facendo L_1 di poche spire. Per ottenere malgrado ciò una sufficiente efficacia delle oscillazioni locali sulla valvola rivelatrice è conveniente usare per l'oscillatore una valvola di potenza affinchè le oscillazioni locali che agiscono sulla valvola rivelatrice siano di ampiezza sufficiente malgrado l'accoppiamento lasco.

Era naturale che si cercasse di eliminare una

di queste due valvole concentrando le loro due funzioni in una sola valvola. In tal modo il problema dell'indipendenza della sintonia tra i due circuiti viene reso ancora più arduo giacchè tanto il circuito accordato sui segnali in arrivo come quello per la produzione delle oscillazioni locali sono collegati al circuito di

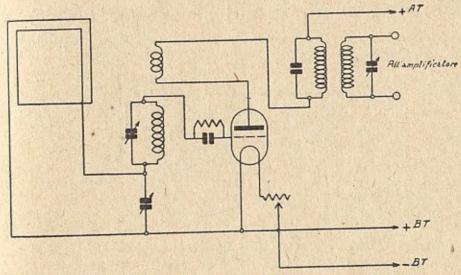


Fig. 4. — Cambiamento di frequenza col sistema "seconda armonica,..

griglia della stessa valvola. I circuiti di questo tipo si chiamano superautodina appunto perchè una stessa valvola riceve e oscilla.

Il primo metodo per evitare questa difficoltà è quello della seconda armonica nel quale si fa oscillare la valvola oscillatrice alla lunghezza d'onda doppia di quella occorrente per produrre i battimenti in una supereterodina. Così, per esempio, se in una comune supereterodina il segnale in arrivo ha la lunghezza d'onda 300 m. (f=1.000.000) e occorre produrre una frequenza intermedia di 100.000 ($\lambda=3.000$ m.) l'oscillatore locale dovrà produrre la frequenza 900.000 corrispondente alla lunghezza d'onda 333 m. Nel metodo con seconda armonica il circuito oscillante è accordato in tal caso sull'onda di 666 m. la cui seconda armonica è

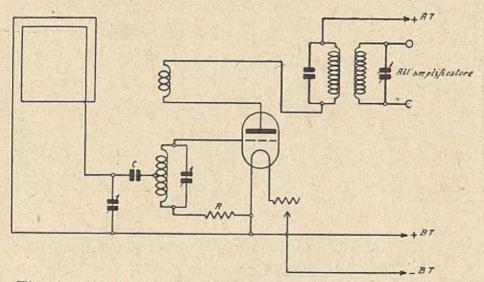


Fig. 5. — Cambiamento di frequenza col sistema tropadina.

333 m. In questo metodo l'indipendenza viene ottenuta per il fatto che le due sintonie sono di ordine troppo diverso per potersi influenzare reciprocamente.

La fig. 4 mostra un circuito « seconda armonica » nel quale si vede come il circuito del telaio è in serie col circuito oscillante nel quale per mezzo della reazione vengono prodotte le oscillazioni locali.

Un secondo metodo è quello cosidetto tropadina nel quale una stessa valvola riceve e oscilla — a differenza del sistema a seconda armonica — nella frequenza fondamentale. L'indipendenza dei due circuiti viene ottenuta collegan-

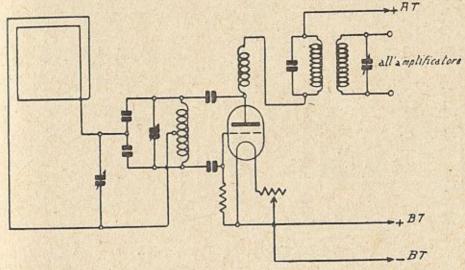


Fig. 6. — Cambiamento di frequenza col sistema superautodina Hartley.

do un capo del circuito del telaio al punto neutro del circuito oscillatore e inserendo tra gli altri due capi una resistenza elevata. Tra il circuito del telaio e il punto neutro del circuito oscillante è inserito un condensatore fisso C che unitamente alla resistenza R serve per la rettificazione con corrente di griglia (fig. 5).

Una variante del circuito tropadina è la

superautodina Hartley rappresentata in figura 6 nella quale il circuito oscillante è quello Hartley mentre l'indipendenza dei due circuiti viene ottenuta mediante un collegamento a ponte di Wheatstone.

Un vantaggio dei circuiti superautodina è che le oscillazioni locali non possono passare

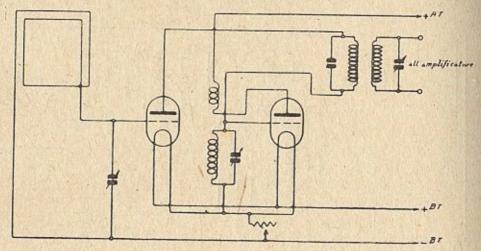


Fig. 7. — Cambiamento di frequenza col sistema ultradina.

al circuito del telaio e causare radiazioni disturbanti.

Un altro sistema per il cambiamento di frequenza che si differenzia completamente da quelli già menzionati è quello Ultradina il quale non è altro che un oscillatore modulato dalle oscillazioni in arrivo. In esso la placca della prima valvola che riceve i segnali in arrivo invece di avere una tensione continua è alimentata dalle oscillazioni prodotte dall'oscil-

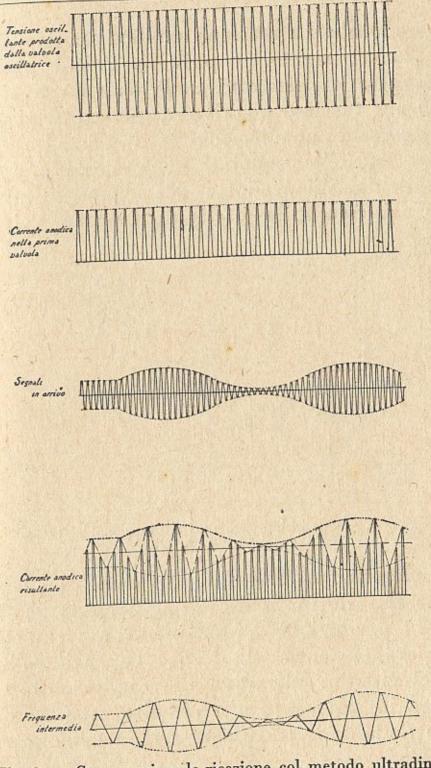


Fig. 8. — Come avviene la ricezione col metodo ultradina. 2 - G. DE COLLE - E. MONTO.

latore locale. La tensione anodica oscilla quindi tra valori negativi e positivi. Poichè però il passaggio di elettroni nella valvola avviene solo per tensioni positive di placca ne risulta una corrente anodica solo per la parte positiva della tensione oscillante come si vede a fig. 8. Le oscillazioni prodotte dai segnali in arrivo che agiscono sulla griglia della prima valvola

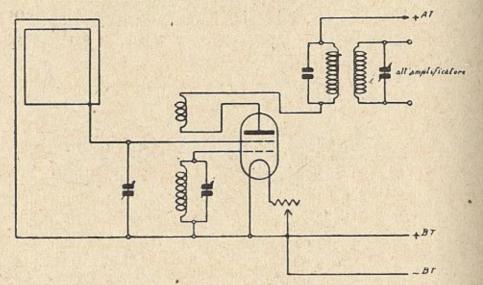


Fig. 9. — Cambiamento di frequenza col sistema del tetrodo modulatore.

moduleranno quindi tale corrente di placca come si vede in figura 8 dalla quale risulta che la produzione dei battimenti avviene contemporaneamente alla loro rettificazione.

Nel circuito ultradina l'accoppiamento tra il circuito ricevente e il circuito oscillatore è dato dalla capacità placca-griglia della prima valvola. La fig. 7 mostra lo schema di principio dell'ultradina.

Analogo a questo procedimento è quello del tetrodo modulatore (fig. 9). In esso il circuito del telaio è collegato alla griglia più vicina alla placca e il circuito che produce le oscillazioni locali alla griglia vicina al filamento. In tal modo le oscillazioni prodotte dai segnali in arrivo e quelle prodotte dall'oscillatore locale agiscono contemporaneamente sulla corrente elettronica della valvola.

1 Martoday No. distant.

2. Amplificatori di frequenza intermedia

Gli amplificatori di frequenza intermedia vengono generalmente costruiti per una lunghezza d'onda da 2000 a 10000 m. In generale tali amplificatori consistono di 2 a 4 stadi di

amplificazione ad alta frequenza.

L'accoppiamento tra le valvole può essere fatto per resistenza-capacità: in tal caso occorre però un maggior numero di stadi per compensare il minor rendimento ed occorrono inoltre valvole adatte. Questo sistema presenta però l'inconveniente di una scarsa selettività.

Il sistema oggi più in uso e più efficace è l'accoppiamento per trasformatori i quali vengono generalmente costruiti con primario aperiodico — o più esattamente: non accordato —

e secondario accordato con o senza nucleo di ferro.

Prima di addentrarci nella descrizione di questi trasformatori vogliamo considerare la questione della selettività in un tale amplificatore e come questa influisce sulla costruzione dei trasformatori.

Riferendoci a quanto abbiamo detto precedentemente sulla selettività dei circuiti supereterodina è facile dimostrare che la selettività di tutto il circuito aumenta col diminuire la frequenza intermedia ossia coll'aumentare la corrispondente lunghezza d'onda. Infatti se nell'esempio da noi citato l'amplificatore di frequenza intermedia è accordato su 100.000 cicli pari a 3000 metri, a una differenza del 3,23 % nella frequenza da ricevere corrisponde una differenza del 32,3 % nella frequenza dell'amplificatore di frequenza intermedia per le due frequenze dell'oscillatore. Se questo invece fosse accordato sulla frequenza di 50.000 cicli ($\lambda = 6000$ m.) si avrebbe nell'amplificatore una differenza del 64,6 % come è facile calcolare.

Dimostrato come la lunghezza d'onda dell'amplificatore influisca sulla selettività, dobbiamo tenere presente che nella ricezione di onde modulate non si riceve una onda ben definita, ma bensì un campo di lunghezze d'onda prodotto dal sovrapporsi delle frequenze modulatrici alla frequenza dell'onda portante. Poichè le frequenze musicali vanno praticamente da 30 a 4000 cicli, tale campo si estende quindi di ± 4000 cicli intorno alla frequenza dell'onda portante. Per ottenere una ricezione senza distorsione occorre quindi che su tale campo, intorno alla lunghezza d'onda

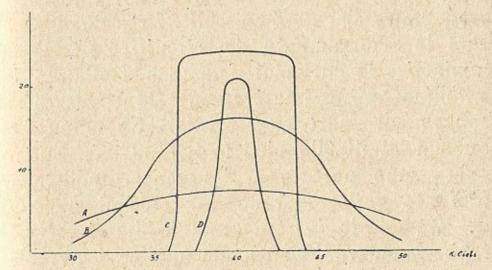


Fig. 10. — Curve di risonanza di trasformatori di frequenza intermedia.

da ricevere l'amplificazione non scenda a più della metà. In tal modo abbiamo un limite per il massimo di selettività compatibile colla qualità della riproduzione (1).

Poichè aumentando la lunghezza d'onda del-

⁽¹⁾ Vedasi per maggiori dettagli in proposito « Ricevitori neutrodina » degli Stessi Autori. — U. Hoepli, Milano.

l'amplificatore di frequenza intermedia aumenta anche la selettività è quindi necessario costruire i trasformatori in modo che questa non risulti nociva per la riproduzione.

Fino a un minimo di 60.000 cicli ($\lambda = 5000$ m.) della frequenza intermedia si possono usare trasformatori ad aria. Per frequenze minori la sintonia dei trasformatori ad aria sarebbe già troppa acuta ed occorre in tal caso introdurre nuclei di ferri coll'effetto di aumentare lo smorzamento dei circuiti e perciò di appiattire la curva di risonanza. Nella fig. 10 vediamo approssimativamente le curve di risonanza di quattro trasformatori per una frequenza di 40.000 cicli ($\lambda = 7500$ m.). Sull'ascissa sono portate le frequenze, mentre le ordinate rappresentano le tensioni ai capi del secondario in una scala arbitraria. C sarebbe la curva ideale colla quale si avrebbe una amplificazione uniforme su un campo di ± 4000 cicli intorno alla frequenza dell'onda da ricevere e una brusca diminuzione dell'intensità oltre tale campo. D è un trasformatore ad aria con sintonia acutissima col quale la selettività e l'amplificazione sarebbero grandissime, ma con distorsione causa l'insufficente amplificazione delle frequenze estreme. A è invece un trasformatore con ottima riproduzione ma scarsissima selettività e amplificazione. Praticamente non è però possibile costruire un trasformatore ideale avente la curva C e dobbiamo perciò contentarci della curva B.

Nel circuito di fig. 11 vediamo un circuito classico di amplificatore di frequenza intermedia con accoppiamento a trasformatori con

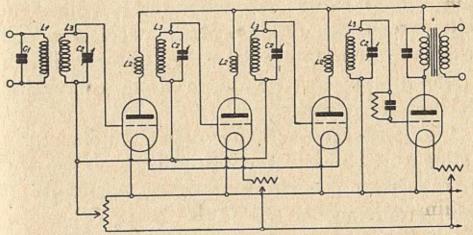


Fig. 11. — Circuito amplificatore di frequenza intermedia con trasformatori ad aria.

primario aperiodico e secondario accordato. In esso si vede come i secondari dei trasformatori sono collegati con un potenziometro allo scopo di stabilizzare il circuito che presenta sempre tendenza all'autooscillazione. Per ridurre questa tendenza bisogna disporre questi trasformatori a 55° in modo che gli accoppiamenti induttivi risultino ridotti a un minimo.

Costruzione

dei trasformatori di frequenza intermedia.

Tutto il rendimento dei circuiti supereterodina dipende in gran parte dall'efficacia dell'amplificatore di frequenza intermedia. Questa a sua volta dipende dalla precisione colla quale i diversi circuiti sono accordati sulla stessa lunghezza d'onda, e dalla costruzione dei trasformatori.

L'amplificatore di frequenza intermedia è collegato al complesso variatore di frequenza attraverso un trasformatore — costituito da due circuiti accordati $(L_1 \ C_1 \ e \ L_3 \ C_2)$ accoppiati induttivamente — chiamato filtro. Le diverse valvole dell'amplificatore sono accoppiate mediante trasformatori a primario aperiodico (L_2) e secondario accordato $(L_3 \ C_2)$ (fig. 11).

Poichè l'accoppiamento tra il complesso variatore di frequenza e l'amplificatore non deve essere troppo stretto per evitare una retroazione del trasformatore, il circuito L_1 C_1 è formato di una capacità (C_1) relativamente grande e di una induttanza (L_1) relativamente piccola. Nei trasformatori l'accoppiamento tra

primario e secondario deve invece essere stretto.

Ecco ora alcuni dati per i vari trasformatori:

1) Con nucleo ad aria per onde da 2500-5000 m.

Tanto il primario come il secondario sono avvolti nello stesso senso in tre scanellature di un rocchetto di legno paraffinato o con-

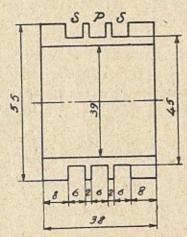


Fig. 12. — Trasformatore ad aria.

densite. I due avvolgimenti esterni in serie e avvolti nello stesso, senso costituiscono il secondario, mentre quello al centro forma il primario.

 L_1 165 spire filo 0,2 - 2 seta $C_1 = 0,001~\mu\mathrm{F}$

 L_2 280 spire filo 0,2 - seta

 L_3 2 volte 280 spire filo 0,2 - 2 seta.

I secondari sono shuntati da condensatori regolabili a mica della capacità massima di 0,0003 μF.

2) Con nucleo di ferro (tropaformers) per onde da 2500 a 8000 m.

In fig. 13 si vede che i quattro trasformatori (compreso il filtro) sono uguali. Essi sono formati di 3 avvolgimenti di cui i due esterni in serie costituiscono il secondario (L_2) mentre quello al centro è il primario (L_1) . Gli avvolgimenti sono separati di 6 mm. Il nucleo di ferro è costituito di ferro al silicio laccato estrema-

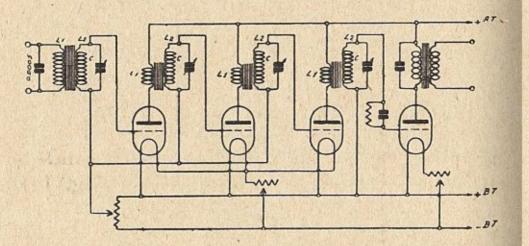


Fig. 13. — Amplificatore di frequenza intermedia con trasformatori a nucleo di ferro.

mente sottile (circa 0,17 mm.). Tanto il primario come le due metà del secondario sono costituite da 440 spire di filo 0,3 - 1 seta. I secondari sono shuntati da condensatori a mica C aventi una capacità massima di 0,0005 µF che permettono di sintonizzare i trasformatori da 2500 a 8000 m. Il vantaggio di questi due

tipi di trasformatori è che possono essere avvolti anche grossolanamente, permettendo poi

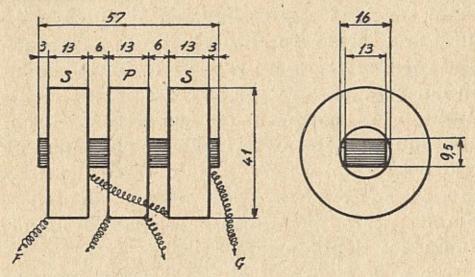


Fig. 14. — Trasformatore a nucleo di ferro.

il vasto campo di regolabilità del condensatore una messa a punto precisa (fig. 14).

La taratura dell'amplificatore di frequenza intermedia.

Per ottenere la maggior amplificazione e selettività dall'amplificatore di frequenza intermedia occorre che tutti i suoi circuiti siano esattamente accordati su una stessa lunghezza d'onda.

Dove esiste un diffusore locale ciò può av-

venire molto facilmente e con una certa precisione disaccordando il circuito del telaio per diminuire l'intensità dei segnali. Fatta questa prima taratura approssimativa si potrà effettuare una messa a punto più precisa sintonizzando il ricevitore sui segnali di una stazione più lontana. La taratura avviene naturalmente variando la capacità dei condensatori che shuntano i trasformatori cominciando dall'ultimo trasformatore e risalendo verso il primo. Bisogna avere anche l'avvertenza di tenere l'amplificatore disinnescato regolando opportunamente il potenziometro.

Invece di ricorrere alla taratura empirica mediante sintonia su un diffusore, si può effettuare una taratura più precisa col noto metodo di assorbimento che consiste nel fatto di accoppiare un'oscillatore di frequenza variabile o eterodina al circuito da tarare. Variando la frequenza dell'eterodina si troverà un punto in cui coincidendo la frequenza dei due circuiti il circuito da tarare assorbirà energia oscillante dall'oscillatore, ciò che potrà rendersi palese allo sperimentatore mediante la deviazione dell'indice di un istrumento di misura opportunamente inserito nel circuito dell'eterodina.

Per effettuare quindi la taratura dei vari circuiti noi abbiamo bisogno di una eterodina. Questa può essere costituita da qualunque circuito capace di produrre oscillazioni proprie di cui sia possibile variare la frequenza, per esempio mediante la regolazione di un condensatore variabile. Un circuito che si presta molto bene a questo scopo è il circuito N. 20 della 4.ª edizione del « Come funziona » che qui illu-

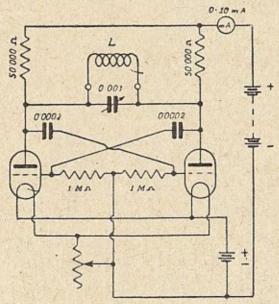


Fig. 15. - Schema dell'eterodina.

striamo brevemente. La fig. 15 mostra chiaramente lo schema di questa eterodina. Si noterà che nel circuito di placca è inserito un milliamperometro che indica con la deviazione del suo indice il punto di risonanza, cioè il punto in cui la frequenza propria coincide con la frequenza del circuito da tarare.

Noi notiamo nel punto in cui la frequenza del circuito da tarare coincide con la frequenza dell'eterodina che l'indice del milliamperometro segna una piccola deviazione in più. L'eterodina il cui circuito è illustrato a fig. 15 serve, intercambiando l'induttanza L per onde da 200 a 10.000 m. Nel nostro caso potrà servire una bobina uguale a quella che costituisce il

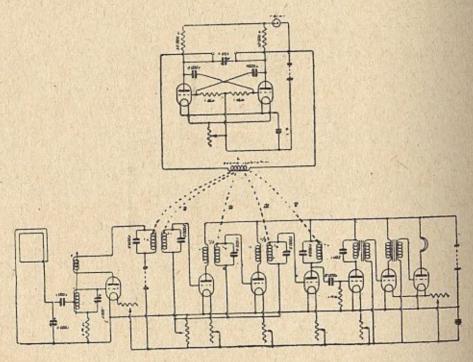


Fig. 16. — Accoppiamento dell'eterodina con i circuiti da tarare.

secondario del trasformatore. Dovendosi accoppiare questa bobina successivamente con tutti i secondari dei trasformatori sarà necessario che essa sia costruita in forma di bobina esploratrice e cioè che sia munita di due cordoni di trecciola flessibile e di un'asticina in modo

da consentire il successivo accoppiamento con tutti i secondari. Nella fig. 16 si vede quali sono gli accoppiamenti da effettuare e nella fig. 17 si vede chiaramente come ciò avviene praticamente. La bobina che l'operatore tiene tra le due dita della mano destra è precisamente la bobina esploratrice dell'eterodina. Nella fig. 17 è pure molto chiaramente visibile l'eterodina col milliamperometro di placca.

Per il principiante è importante notare che l'eterodina non ha bisogno di essere tarata, poichè per stabilire se tutti i circuiti hanno la stessa frequenza basta riferirsi alla scala del condensatore dell'eterodina.

Vediamo ora come si compia la taratura dei vari circuiti. Premettendo intanto che la taratura deve avvenire a valvole inserite nel ricevitore (ma, naturalmente, escludendo tanto la batteria di accensione come quella anodica), notiamo che è conveniente eseguire una prima taratura dei circuiti nell'ordine indicato dalla figura 15. Supponiamo che tale taratura dia il risultato seguente:

Circuito I 3000 metri Circuito II 3500 » Circuito III 3400 » Circuito IV 3200 » Circuito V 3300 »

^{3 -} G. DE COLLE - E. MONTO.

Supponiamo di adottare come frequenza base quella del circuito IV.

Noi dovremo ora variare opportunamente la

capacità dei vari condensatori.

Dalla prima taratura risulta che noi dovremo aumentare la capacità del condensatore del



Fig. 17. — Taratura dell'amplificatore di frequenza intermedia.

circuito I e diminuire quella dei condensatori dei circuiti II, III, V.

Questa operazione avviene separatamente per ogni circuito variando il condensatore che shunta il secondario sino a che esso è sintonizzato sulla lunghezza d'onda voluta.

In tal modo potremo successivamente sinto-

nizzare tutti i circuiti sulla stessa lunghezza

Desideriamo però far notare un dettaglio importante della taratura. L'accoppiamento della bobina esploratrice dell'eterodina con la bobina del circuito da tarare deve avvenire in modo lasco, e il grado di accoppiamento sarà conveniente quando, variando la capacità del condensatore dell'eterodina dal meno al più si avrà la deviazione dell'indice del milliamperometro nello stesso punto della graduazione del condensatore, come variando la capacità del condensatore dal più al meno.

In tal caso la deviazione è appena percettibile ma dà una indicazione esatta, mentre se l'accoppiamento è molto stretto la deviazione sarà forte ma i due punti non coincidono e si avrà

perciò una lettura sbagliata.

Quello descritto è il metodo più sicuro per la taratura e la messa a punto dell'amplificatore

ed esso dà sempre ottimi risultati.

Compiuta così la messa a punto dell'amplificatore di frequenza intermedia non rimane al dilettante altro da fare che provare il funzionamento del ricevitore.

Condizione essenziale perchè il ricevitore funzioni è naturalmente che la prima valvola oscilli, perchè altrimenti sarebbe impossibile la produzione di battimenti della frequenza dell'amplificatore e la ricezione sarebbe perciò nulla. Conviene però prima sincerarsi che l'amplificatore di frequenza intermedia funzioni bene e all'uopo sarà bene verificare se, regolando il potenziometro, si ottiene l'innescamento delle oscillazioni. La ricezione deve infatti avvenire per una posizione del potenziometro vicina al punto di innescamento perchè così si ottiene la massima amplificazione. Se non si riesce ad innescare le oscillazioni ciò significa che l'amplificatore ha qualche difetto e sarà quindi necessario procedere ad una nuova taratura e

messa a punto dei vari suoi circuiti.

Quando si sia sicuri che l'amplificatore di frequenza intermedia funziona bene, si potrà constatare molto facilmente se la prima valvola rivelatrice oscilla, facendo innescare le oscillazioni nell'amplificatore di frequenza intermedia e variando la sintonia del circuito dell'oscillatore. Si dovranno produrre in tal modo dei fischi prodotti dalla interferenza della frequenza intermedia con le oscillazioni prodotte dall'oscillatore. Se ciò non si verifica, ciò significa che l'oscillatore non funziona e allora si potrà provare a variare l'accoppiamento reattivo dell'oscillatore.

Messa a punto del ricevitore.

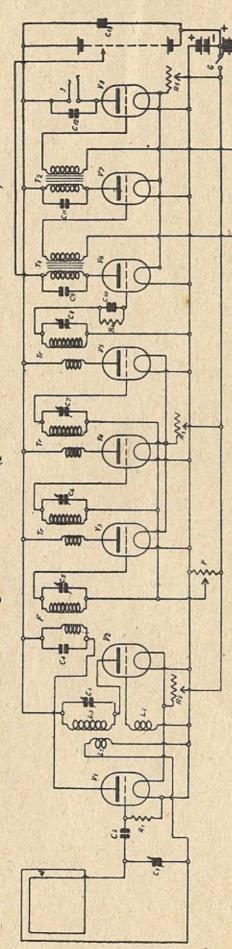
Constatato che l'oscillatore e l'amplificatore di frequenza intermedia funzionano bene si può senz'altro tentare la ricezione. Si regoli il potenziometro dell'amplificatore di frequenza intermedia in modo da essere vicinissimo al punto di innescamento, e si provino di 5º in 5º tutte le posizioni del condensatore che shunta il telaio variando per ognuna di esse il condensatore variabile dell'oscillatore dal minimo al massimo girandone lentissimamente la manopola. Se il ricevitore funziona bene si sentiranno i fruscii delle onde portanti e i segnali telefonici.

Per ogni posizione del condensatore del telaio vi sono due posizioni del condensatore dell'oscillatore che danno la stessa frequenza intermedia e perciò per ogni posizione del condensatore del telaio corrispondente a una stazione vi sono due posizioni del condensatore dell'oscillatore che danno la stessa stazione.

Un punto importante nella messa a punto è di scegliere le valvole dell'amplificatore in modo che esse si inneschino contemporaneamente giacchè se qualcuna di esse si innescasse prima delle altre risulterebbe che le altre valvole non funzionerebbero a pieno rendimento e l'amplificazione totale sarebbe perciò deficiente. Ciò si constata facilmente girando lentamente il potenziometro verso il punto di innesco. Se le valvole si innescano tutte insieme l'innesco è rumoroso, se una valvola si innesca prima delle altre si sente prima un innesco dolce e girando avanti il potenziometro quello più forte delle altre valvole. Intercambiando le valvole (che non sempre hanno caratteristiche perfettamente uguali) questo inconveniente viene eliminato.

CIRCUITI

1. - Ricevitore Supereterodina (per onde da 200 a 600 m.).

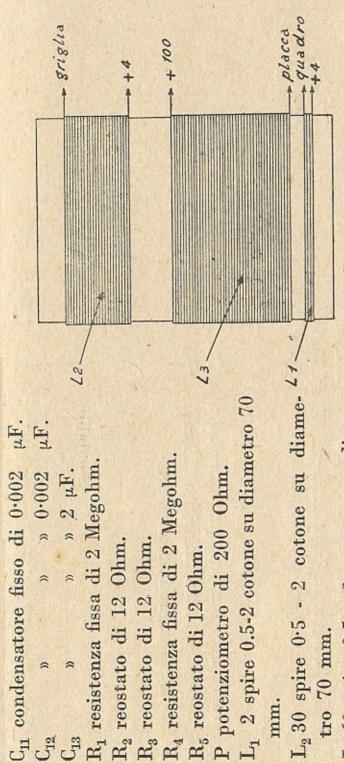


C₁ condensatore variabile a variazione lineare della frequenza di 0·0005 μF. C₂ condensatore fisso di 0·0002 μF.

C3 condensatore variabile a variazione lineare della frequenza di 0.0005 µF. C₄ condensatore fisso di 0·001 μF.

C5, C6, C7, C8 condensatori regolabili a mica di 0.0003 µF.

 C_9 condensatore fisso di 0.002 μF . C_{10} » » 0.0002 μF .



L₃ 60 spire 0.5 - 2 cotone su diame- Fig. 19 — Gruppo oscillatore della supereterodina. tro 70 mm.

F filtro di frequenza intermedia (vedi pag. 26).

Tr trasformatori di frequenza intermedia (vedi pag. 26). T₁ trasformatore a bassa frequenza rapporto ¹/₃ circa.

T₂ trasformatore a bassa frequenza rapporto ¹/₅ circa.

	impedenza.).	V ₈ valvola a forte emissione (20 a 50 mA) e bassa impedenza.	
Ohm).	bassa	Ohm).	@	0	«	Ohm	bassa	
30000	mA) e	30000	@	«	@	10000	mA) e	
20000 a	a 50 ;	20000 a		, n		(5000° a	0 a 50	1
V ₁ valvola di media impedenza (20000 a 30000 Ohm).	V ₂ valvola di forte emissione (20 a 50 mA) e bassa impedenza.	V_3 valvola di media impedenza (20000 a 30000 Ohm).	00	00	«·	V_7 valvola di bassa impedenza (5000' a 10000 Ohm).	missione (2	G interruttore dell'accensione.
nedia i	forte e	nedia i		0	((bassa	forte e	dell'a
di n	di	di r	*		00	di	a	tore
valvola	valvola	valvola	V_4 " " " "	» » »	" " "	valvola	valvola	interrut
71	V2	V 3	∨	V	V	V	× ×	C

Per il montaggio vedere lo schema di fig. 26 (Tavola I).

2. = Ricevitore Tropadina (per onde da 200 a 2000 m.).

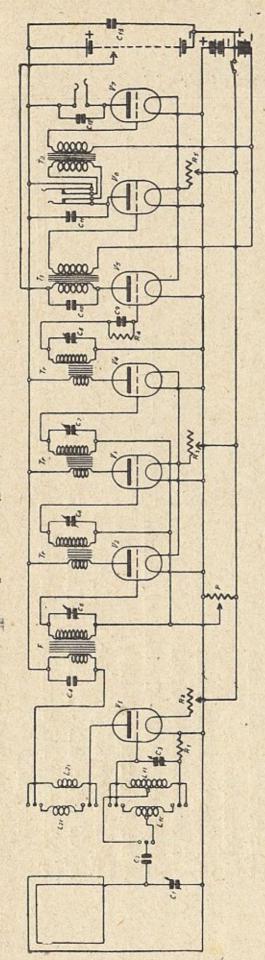


Fig. 20

C₁ condensatore variabile a variazione lineare della frequenza di 0·0005 μF.

 C_2 condensatore regolabile a mica di 0.0003 μF . C_3 condensatore variabile a variazione lineare della frequenza di 0.0005 μF . C_4 condensatore fisso di 0.0005 μF .

Cs, C6, C7, C8 condensatori regolabili a mica di 0.0003 µF.

C9 condensatore fisso di 0.0002 µF.

		Placea		001+		Derso Filamento				arining	anke k	tore della tropadina.		710
												Fig. 21. — Gruppo oscillatore della tropadina,	41	٠ - ١
C ₁₀ condensatore fisso di 0.002 μF.	С ₁₁ » » 0·002 µ.F.	» » 0·002	» » 2	R ₁ resistenza fissa di 0.5 a 1 Megohm.	R ₂ reostato di 25 Ohm.	R ₃ reostato di 12 Ohm.	R ₄ resistenza fissa di 2 Megohm.	R ₅ reostato di 12 Ohm.	P potenziometro.	L _{1c} 60 spire 0.5-2 cotone su diametro	70 mm, (vedi figura 21).	L_{11} 200 spire 0.2 - 2 seta su diame-		

 L_{2c} 25 spire 0.5-2 cotone su diametro 70 mm. (vedi figura 21). L_{2l} 50 spire 0.2 - 2 seta su diametro 55 mm. T_{r} trasformatori a nucleo di ferro di frequenza intermedia (Tropaformers, vedi

pag. 26).

T₁ trasformatore a bassa frequenza rapporto 1/3 circa.

 Γ_2 Trasformatore a bassa frequenza rapporto $^1/_5$ circa. V_1 , V_2 , V_3 , V_4 , V_5 valvole di media impedenza (20000 a 30000 Ohm). V_6 valvola di bassa impedenza (5000 a 10000 Ohm). V7 valvole a forte emissione (20 a 50 mA) e bassa impedenza. G interruttore dell'accensione.

Per il montaggio vedere lo schema di fig. 27 (Tavola II).

3. = Ricevitore Ultradina (per onde da 200 a 600 m.).

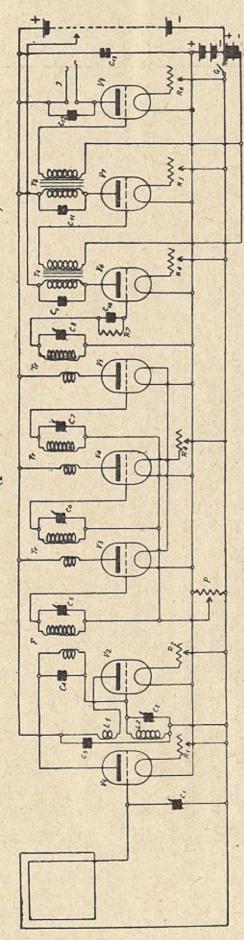


Fig. 22

C, condensatore variabile a variazione lineare della frequenza di 0.0005 µF. C₂ condensatore variabile a variazione lineare della frequenza di 0·0005 μF. C3 condensatore fisso di 1 µF.

C6, C7, C8 condensatori regolabili a mica di 0.0003 µF. C₉ condensatore fisso di 0·002 μF.

» » 0·001 μF.

n n 0.0002 μF.

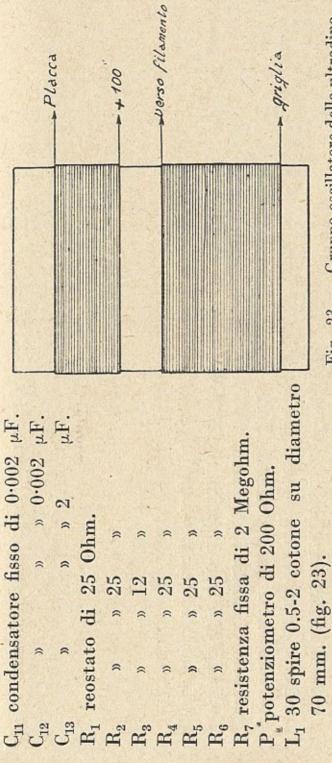


Fig. 23 — Gruppo oscillatore della ultradina.

F filtro di frequenza intermedia (vedi pag. 26). 70 mm. (fig. 23).

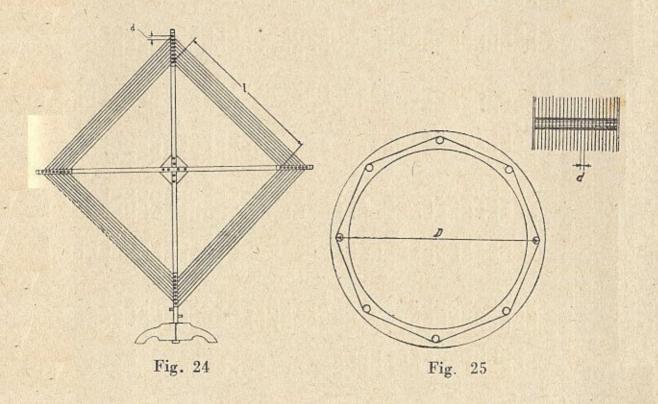
L₂ 60 spire 0.5-2 cotone su diametro

Tr trasformatori di frequenza intermedia (vedi pag. 26). T₁ trasformatore a bassa frequenza rapporto ¹/₃ circa. T₂ trasformatore a bassa frequenza rapporto ¹/₅ circa.

V₈ valvola a forte emissione (20 a 50 mA) e bassa impedenza. V2 valvola a forte emissione (20 a 50 mA) e bassa impedenza. V₁ valvola di media impedenza (20000 a 30000 Ohm). V_3 valvola media impedenza (20000 a 30000 Ohm). V_4 valvola di media impedenza (20000 a 30000 Ohm). V₆ valvola di media impedenza (20000 a 30000 Ohm). V₅ valvola di media impedenza (20000 a 30000 Ohm). V, valvola di bassa impedenza (5000 a 10000 Ohm). G interruttore dell'accensione.

Per il montaggio vedere lo schema di fig. 28 (Tavola III).

Telai di ricezione.



Telai a spirale piatta (fig. 24).

$$200 - 600 \text{ m.}$$
 10 spire $l = 35 \text{ cm.}$ $d = 1 \text{ cm.}$ $650 - 2000 \text{ m.}$ 30 spire $l = 35 \text{ cm.}$ $d = 0.75 \text{ cm.}$

Telai a spirale solenoide (fig. 25).

$$200 - 600 \text{ m}$$
. 22 spire $D = 30 \text{ mm}$. $d = 7 \text{ mm}$.

Il conduttore può essere filo rame all'incirca 0.8-2 cotone.

4 - G. DE COLLE - E. MONTO,

TABELLA I. — LUNGHEZZA D'ONDA IN METRI E FREQUENZA IN KILOGICLI. 1 kilociclo == 1000 oscillazioni al secondo.

	119,0
Metri h 2170 2180 2180 2210 2220 2220 2220 2220 222	2520
(10ctcl) 165,6 164,7 163,8 162,9 162,1 160,3 152,9 152,0 152,0 152,0 152,0 152,0 152,0 152,0 152,0 152,0 152,0 149,9 147,7 144,8 144	
Metri b 1820 1820 1830 1840 1850 1850 1850 1850 195	2160
dlocicli 206,8 206,8 2004,0 2004,0 2004,0 199,9 199,9 198,6 197,3 198,6 198,4 198,2 198,2 188,6 188,1 188,6 188,1	166,6
Metri ki 1450 - 1450 - 1450 - 1450 - 1450 - 1450 - 1500 - 1500 - 1500 - 1550 - 1550 - 1550 - 1550 - 1550 - 1550 - 1500 - 1600 - 1600 - 1600 - 1600 - 1600 - 1700 -	1800
kilocicli 275,1 275,1 275,1 275,1 275,1 265,3 265,3 265,3 265,3 265,3 265,3 241,8 241,8 241,8 241,8 241,8 241,8 241,8 241,8 241,8 241,8 241,8 241,8 256,1 25	208,2
Metri ki 1090 1100 1110 11130 11140 11150 11150 1120 1120 1120 1220 1220 1	
kilocicli 410,7 405,2 399,8 394,5 384,4 384,4 370,1 365,9 370,1 365,9 370,1 385,9 329,5 329,5 329,5 329,5 329,5 329,5 329,5 329,5 329,6 315,6 315,6 315,6 315,6 315,6 315,6 315,6 315,6 315,6 315,8 31	277,6
Metri k 730 740 740 750 770 770 770 780 880 880 880 880 880 88	1080
illocicli 810,3 789,0 768,8 749,6 731,3 713,9 697,3 666,3 666,3 651,8 651,8 651,8 651,8 651,8 651,9 624,6 611,9 526,0 516,9 526,0 516,9 526,0 516,9 499,7 499,7 499,7 491,5 447,5 447,5 447,5 444,3 444,5 444,5 443,3	422,3
Metri k 370 380 380 380 380 400 410 410 420 440 440 440 440 440 440 44	072
Ellocteli 29982 14991 14991 14991 14991 14991 14997 4283 3748 3331 22998 22499 22499 22499 22499 22499 1874 1764 1666 1578 1428 1199 1158 1109 1158 1158 1158 1109 1158 1158 1158 1158 1158 1158 1158 115	856,6 832,8
Metri	350 360

kilocicli	85,48	35,27	85,07	34,86	34,66	34,46	84.27	84.07	88.88	83,69	33,50	33,31	33,13	82,95	32.77	32,59	82,41	82,24	32,07	31,90	81,73	31,56	31,39	81,23	31,07	16,08	30,75	80,59	80,44	30,28	80.18	29,98				
Metri	8450	8500	8550	8600	8650	8700	8750	8800	8850	8900	8950	0006	9050	9100	9150	9200	9250	9300	9850	9400	9450	9500	9550	0096	9650	0046	9750	0086	9850	0066	9950	10000				
kilocicli	45,09	44,75	44,42	44,09	43,77	43,45	43,14	42,88	42,53	42,23	41,93	41,64	41,35	41,07	40,79	40,52 •	40,24	86,68	89,71	39,45	89,19	38,94	38,69	38,44	88,19	37,95	87,71	87,48	87,24	10'28	36.79	86,56	36,34	36,12	35,91	35.69
Metri	6650	6700	6750	0089	6850	0069	6950	2000	7050	2100	7150	7200	7250	7300	7350	7400	7450	7500	7550	2600	. 7650	2700	7.750	7800	7850	2000	7950	8000	8050	8100	8150	8200	8250	8300	8350	8400
kilocicli	69'09	60,45	60,20	59,96	59,37	68,79	58,22	57,66	57,11	56,57	56,04	55,52	10,53	54,51	54,02	53,54	53,07	52,60	52,14	69,19	51,25	50,82	50,39	49,97	49,56	49,15	48,75	48,36	47,97	47,59	47,22	46,85	46,48	46,13	45,77	45,43
	4940	4960	4980	2000	5050	2100	5150	5200	5250	5300	5350	5400	5450	5500	5550	2600	5650	2200	6750	2800	5850	2000	5950	0009	6050	6100	6150	6200	6250	6300	6350	6400	6450	6500	6550	0099
kilocicli	71,05	17,07	70,38	70,05	69,73	69,40	80,69	68,77	68,45	68,14	67,83	67,53	67,22	66,92	66,63	66,33	66,04	65,75	65,46	65,18	64,90	64,62	64,34	64,06	63,79	63,52	63,25	65,99	62,72	62,46	62,20	61,95	69,19	61,44	61,19	60,94
1000	4220	4240	4260	4280	4300	4320	4340	4360	4380	4400	4450	4440	4460	4480	4500	4520	4540	4560	4580	4600	4620	4640	4660	4680	4700	4720	4740	4760	4780	4800	4820	4840	4860	4880	4900	4920
kilocicli	85,66	82,18	84,69	84,22	83,75	83,28	82,82	82,37	81,92	81,47	81,03	80,60	80,17	79,74	79,32	78,90	78,49	78,08	79,77	77,27	76,88	76,48	76,10	75,71	75,33	74,96	74,58	74,21	73,85	73,49	73,13	72,77	72,42	72,07	71,78	71,39
Metri 1	3500	8520	3540	3560	3580	3600	3620	3640	3660	8680	3700	8720	3740	3760	3780	3800	3820	3840	3860	3880	3900	3920	3940	3960	3980	4000	4020	4040	4060	4080	4100	4120	4140	4160	4180	4500
ilocicli	103,7	103,4	103,0	102,7	102,3	102.0	101,6	101,3	6,001	100,6	100,3	99,94	99,28	98,62	86,76	97,34	96,72	96,10	95,48	94,88	94,28	93,69	93,11	92,54	91,97	91,41	90,85	90,31	89,77	89,23	88,70	88,18	87,67	87.16	86,65	86,16
Metri k	2890	2900	2910	2920	2930	2940	2950	2960	2970	2980	2990	3000	3020	3040	3060	3080	3100	3120	3140	3160	3180	3200	3220	3240	3260	3280	3300	3320	3340	3360	3380	3400	3420	3440	3460	3480
kilocicli	118,5	118,0	117,6	417,1	116,7	116,2	8,611	115,3	114,9	114,4	114,0	113,6	113,1	112,7	112,3	111,9	111,5	111,0	110,6	110,2	109,8	109,4	109,0	108.6	108,2	107,8	107,5	107,1	106,7	106,3	6,501	105,6	105,5	104,2	104,8	104,1
Metri k	2530	2540	2550	2560	2570	2580	2590	2600	2610	2620	2630	2640	2650	2660	2670	2680	2690	2700	2710	2720	2730	2740	2750	2760	2770	2780	2790	2800	2810	2820	2830	2840	2850	2860	2870	2880

^{4* -} G. DE COLLE - E. MONTO.



(mensile - fondato nel 1923) Organo Ufficiale della Associazione Radiotecnica Italiana Direttore: Ing. ERNESTO MONTO MILANO - Casella Postale 979 - MILANO

Il Radiogiornale fu la prima Rivista di Radio pubblicata in Italia ed è largamente diffusa tra i migliori radiodilettanti. Tratta in modo semplice e chiaro i problemi della radiotrasmissione e ricezione ed è indispensabile a chi voglia tenersi al corrente di tutto il progresso della materia.

Abbonamento per 12 numeri (Italia e Colonie) L. 30.— Estero L. 40.— Numero separato L. 3.— - Estero L. 4.— - Arretrato L. 3.50



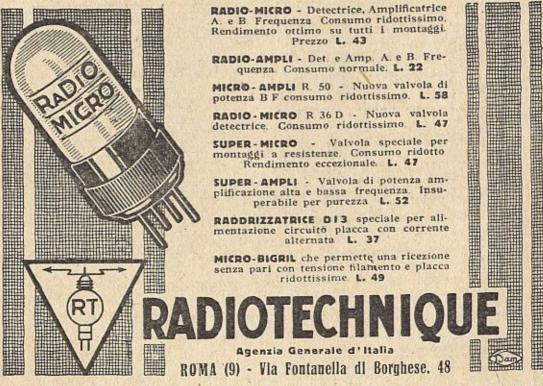
Il libro indispensabile per chi voglia costruire un ricevitore neutrodina — Contiene tutti i dati schematici e costruttivi per la costruzione di 8 ricevitori neutrodina da 3 a 5 valvole.



Il primo libro italiano sulla radio che è stato tradotto in russo, spagnolo (e tedesco.

Il libro indispensabile per chiunque voglia comprendere i principi della radiotrasmissione e ricezione; indispensabile per chi vuole costruire da sè radiotrasmettitori e radioricevitori

QUARTA EDIZIONE tutta rinnovata (27-35° migliaio). Vol. in-8 di 685 pag. con 400 inc. (di cui 62 circuiti per lo più nuovi) e 40 tabelle. L. **24.**—



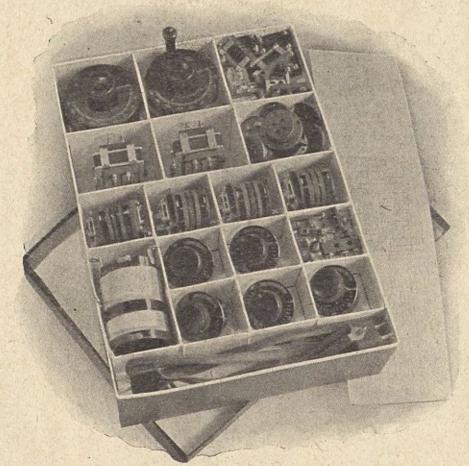
SITI

Società Industrie Telefoniche Italiane "DOGLIO"

Via Giovanni Pascoli N. 14 - Telefono N. 23-141

MILANO

La precisione meccanica e la taratura esatta garantiscono la perfetta riuscita dei vostri montaggi dei diversi tipi di apparecchi a cambiamento di frequenza.



Scatola contenente tutti gli organi per la costruzione di una SUPERAUTODINA a 7 valvole.

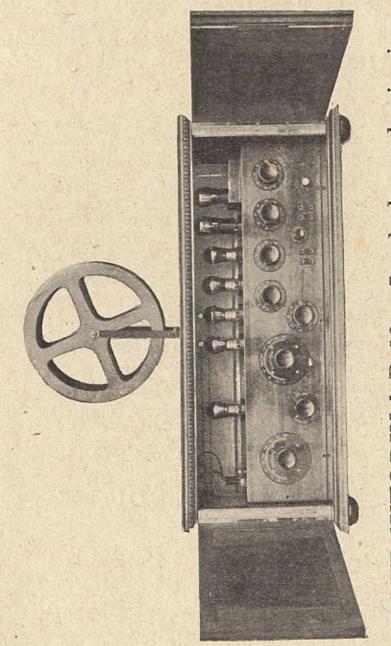
I trasformatori sono esattamente tarati e non occorre nessun ulteriore ritocco.

SITI

Società Industrie Telefoniche Italiane " DOGLIO "

Via Giovanni Pascoli N. 14 - Telefono N. 23-141

MILANO



SUPERAUTODINA R 12 a 7 valvole per la ricezione delle stazioni europee (200-2000 m.) con telaio di minime dimensioni.



ASSOCIAZIONE RADIOTECNICA

Presidente Onorario:

Sen. GUGLIELMO MARCONI

Presidente:

Com. Prof. G. PESSION

(creata dalla fusione della A.D.R.I. e del R.C.N.I. Segreteria Generale: Viale Bianca Maria N. 24

MILANO

Ogni dilettante italiano, tanto di trasmissione come di ricezione ha l'obbligo e l'interesse di iscriversi a una Associazione che ha i seguenti scopi:

 Riunire ed organizzare i dilettanti, gli studiosi, i tecnici, gli industriali e i commercianti radio;

b) Costituire un organo di collegamento tra

i Soci e il Governo;

c) Tutelare gli interessi dei singoli Soci nei riguardi dei servizi delle radioaudizioni circolari; dell' incremento degli studi scientifici promuovendo esperimenti e prove; dello sviluppo tecnico e commerciale dell'industria radio;

d) Porsi in relazione con le analoghe As-

sociazioni estere:

e) Distribuire ai Soci l'Organo Ufficiale della Associazione.

La quota di Associazione è di L. 40 per l'Italia e di L. 50 per l'Estero e dà diritto a ricevere per un anno l'Organo Ufficiale, il Radiogiornale, ad usufruire degli importanti sconti concessi dalle primarie Ditte, a fregiarsi del distintivo sociale, ecc.



BRUNET

TRASFORMATORI B.F. ALTOPARLANTI CUFFIE

ORMOND

CONDENSATORI QUADRATICI E LINEARI DI FREQUENZA

NEWEY

CONDENSATORI VARIABILI "4 POINT" - MINIMUM PERDITA

NEUTRON

IL MIGLIOR CRISTALLO DEL MONDO

CHIEDETECI LISTINO N. 226

SOCIETÀ ANONIMA BRUNET -MILANO - VIA DELLA MOSCOVA N. 7

Standard Elettrica Italiana

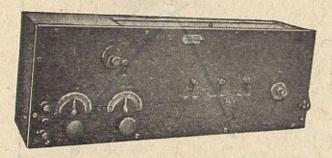
Western Electric Italiana

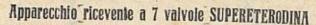
SOCIETA ANONIMA - CAPITALE L. 5.000:000 INTERAMENTE VERSATO

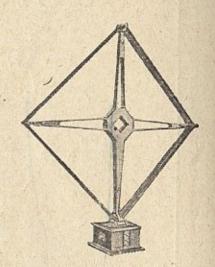
Brevetti propri dei sistemi della Western Electric Co Inc di New York

MATERIALE RADIOTELEFONICO

FORNITORE DELLA STAZIONE DI MILANO (1111) Medaglia d'Oro - Gran Premio Esposizione di Novara







SOCIETA

PER L'INDUSTRIA DELLE PILE ELETTRICHE

MESSA & C.

Via Rasori, 14 - MILANO (126) - Telefono 40-614

BATTERIE PER TENSIONE ANODICA di ricezione e trasmissione. - Tipi speciali a qualunque voltaggio e tipi Standard. BATTERIE PER ACCENSIONE FILAMENTI

CHIEDERE LISTINO SPECIALE

Fornitori dei Telefoni dello Stato, del Genio Militare delle Ferrovie dello Stato e di tutte le Primarie Case costruttrici di apparecchi radiotelegrafici.

= TROPADYNE ==

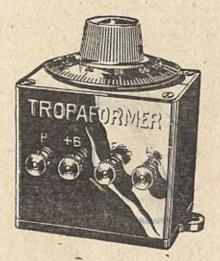
il circuito che trionferà sempre per

SELETTIVITÀ - RENDIMENTO

PUREZZA

usando i rinomati

TROPAFORMER



APEX - MICRODYNE

Supereterodina a 8 valvole

Con le parti staccate Apex-Microdyne si ottengono i migliori risultati e si riducono al minimo le dimensioni dell'apparecchio

. AMPERITE

Sostituisce i reostati semplifica i montaggi, aumenta la durata delle valvole

MALHAME' BROTHERS INC.

New York City 295-5th Ave

FIRENZE Via Cavour, 14

CONTINENTAL RADIO s. A.

già C. PFYFFER GRECO & C.

NAPOLI Via G. Verdi N. 18



MILANO Via Amedei N. 6

I MIGLIORI MATERIALI e ACCESSORI per RADIO

Apparecchi "AERIOLA,,

LISTINI E PREVENTIVI A RICHIESTA

Per la buona riuscita dei Circuiti Supereterodina occorrono materiali ottimi

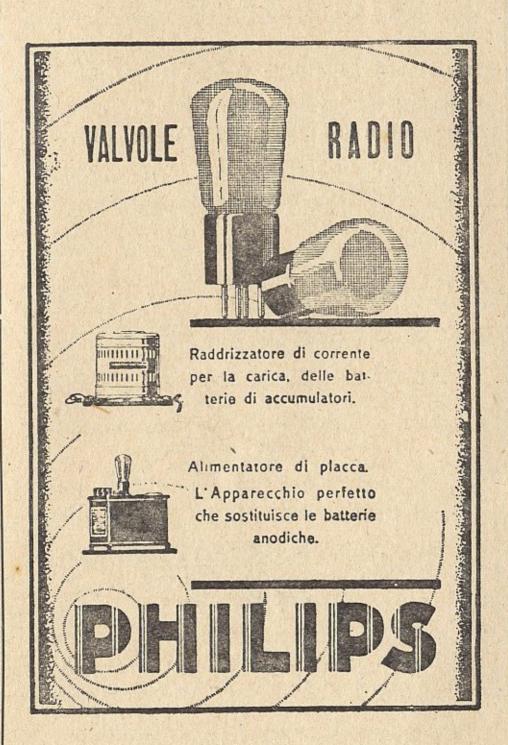
Materiali delle primarie fabbriche Inglesi, Americane, Francesi, presso la Ditta

Rag. A. Migliavacca

VIA CERVA N. 36 MILANO TELEFONO 70-008

Chiedere listini materiali ORMOND, RIPAULTS, THOMSON, WIRELESS, NEWEY

Deposito esclusivo dei rinomati Altoparlanti: GAUMONT, ELGEVOX, LUMIERE



Quando un montaggio del tipo supereterodina rende poco, ricordatevi che il difetto sta certamente nel gruppo della frequenza intermedia, il quale richiede un esatto accordo ed una realizzazione pratica che assicuri la più alta selettività.

SUPERETERODINE — TROPADINE ULTRADINE

vi daranno piena soddisfazione se proverete

"L'INGELEN KIT,

che è attualmente il gruppo a frequenza intermedia più impiegato dagli autocostruttori.

R.A.M.

RADIO APPARECCHI MILANO

Ing. G. RAMAZZOTTI

(già M. Zamburlini & C.)

Via Lazzaretto, 17

FILIALI:

ROMA - Via S. Marco, 24 GENOVA - Via Archi, 4 r.

AGENZIE:

NAPOLI - Via Medina, 62 Via V. E. Orlando, 29 FIRENZE - Piazza Strozzi, 5

CATALOGO GRATIS A RICHIESTA.

ACCUMULATORI Dott. SCAINI

Società Anonima - MILANO - Viale Monza, 340

Batterie speciali per RADIO

Batterie per FILAMENTO

(BASSA TENSIONE)

Capacità	28	ampère-ora	Tipo	2 R	L I	-	volta	4	L.	150
- ,,	45		23	2 R	L 2	-	"	4	"	200
,,	110		,,	2 R	kg 45	i -	,,	4	77	290
\ ,,	28	21	,,	3 R	L I		11	6	"	200
. 11	45	f ,,	٠,,	3 R	1L 2	? -	1,1	6	,,	270
17	110	1 0	"	3 R	lg 45	-	,,	6	"	400

Batterie ANODICHE O per PLACCA

Per 80 volta ns. Tipo 40 RV L. 660 ,, 80 ,, ,, 40 RVr , 480

Pronte in magazzino tutte le altre batterie per maggiore o minore voltaggio.

Chiedere listini speciali



L'altoparlante Arcophon La cuffia EH 333 Il Neutrodina Rfe 14 Le valvole RE064, RE154

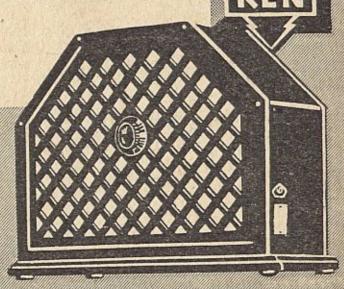
danno ricezioni ideali

Cataloghi gratis a richiesta Sconto ai Rivenditori

SIEMENS SOC. AN.

REPARTO TELEFUNKEN
MILANO

UFFICI: VIA LAZZARETTO N. 3 OFFICINA: VIALE LOMBARDIA N. 2



MOERKERK



S.I.R.A.C.

Società Italiana Radio Audizioni Circolari



Corso Italia, 8

finac

Telefono 88-440

MILANO

RAPPRESENTANZA per L'ITALIA e COLONIE della RADIO CORPORATION of AMERICA

RICEVITORI SUPERETERODINE

"RADIOLA 28,,

a 8 valvole una sola manopola (uni-control)

"RADIOLA 25,,

a 6 valvole (uni-control)

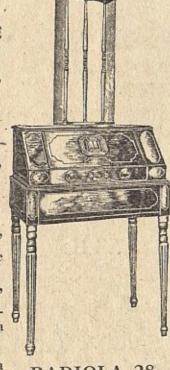
"RADIOLA 26,,

a 6 valvole portatile

"RADIOLA 30,,

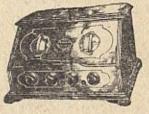
a 8 valvole con amplificatore di potenza e raddrizzatore.

Funziona alimentata dalla corrente alternata della luce.



RADIOLA 28

supereterodina a 8 valv.



"RADIOLA 20,,

ricevitore a 5 valvole (circuito di alta frequenza sintonizzato e neutralizzato) con una valvola di potenza UX-120.

VALVOLE RADIOTRONS

DELLA R. C. A.

UV-199 UX-199 UX-201-A UX-112 UX-120 UX-210 UX-874 UX-213 UX-216-B

AVVISO: Portiamo a conoscenza dei detentori dei nostri apparecchi che abbiamo organizzato un laboratorio tecnico presso il nostro ufficio che potrà eseguire qualsiasi lavoro di riparazione e che resta ad esclusiva disposizione della nostra clientela. ECONOMICA PURA RESISTENTE

MI PRESENTO

HELIKON

PIÙ
APPREZZATA
SUL MERCATO

RADIO : VOX

MILANO-VIA MERAVIGLI 7



Materiale radio per dilettanti

RICEVITORI - CUFFIE - ALTOPAR-LANTI - VALVOLE - CONDENSA-TORI - TRASFORMATORI

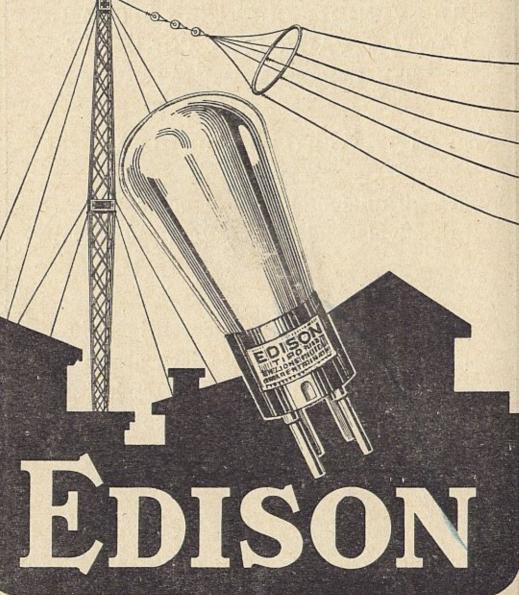
Stazioni radiotrasmettenti

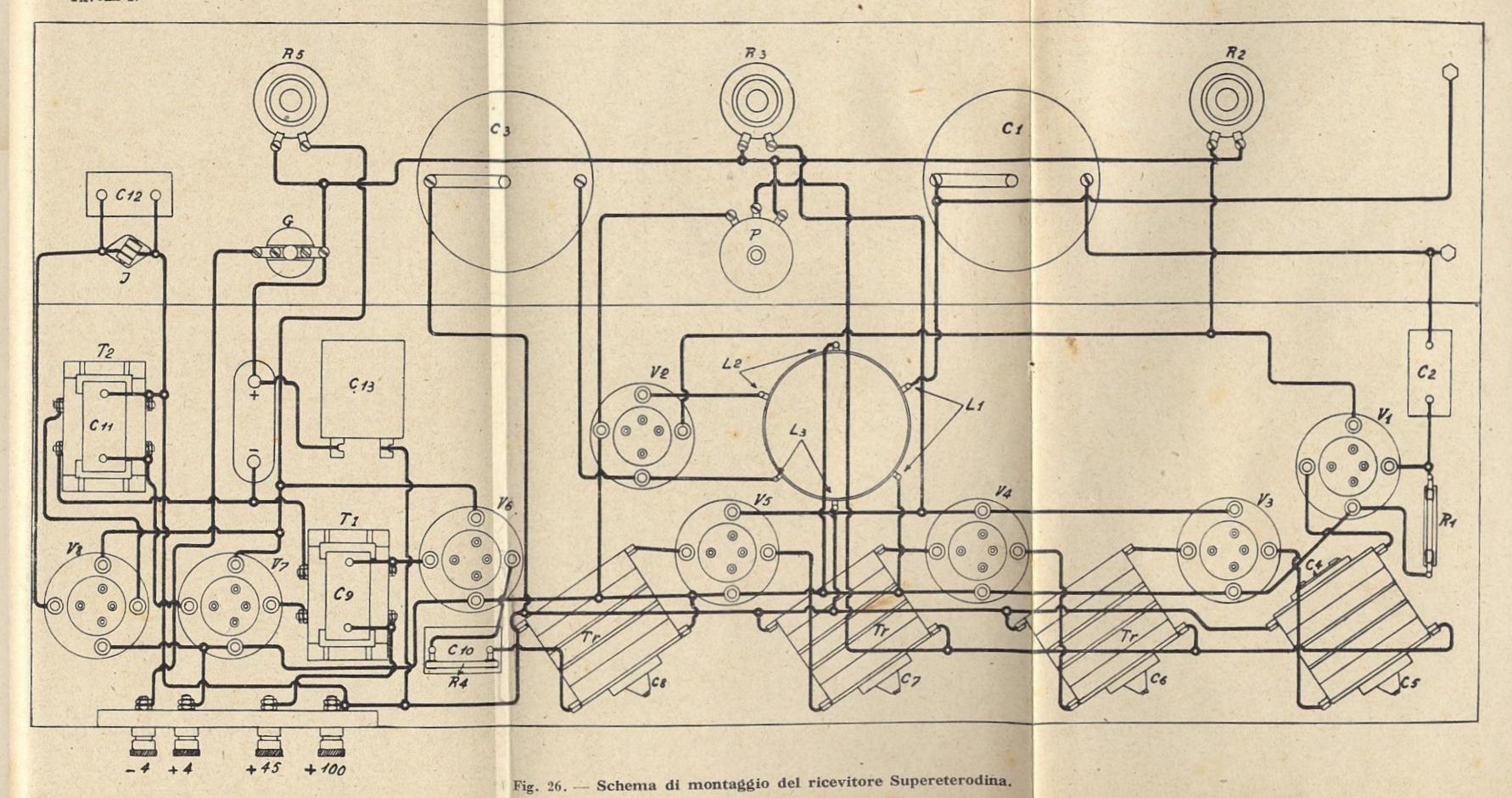
.. di qualunque tipo e potenza, .. (a valvola, ad alternatore, ad arco)

Stazioni trasmettenti-riceventi radiotelegrafiche e radiotelefoniche per onde corte (40-60 m.) alimentate esclusivamente da pile a secco

Società Italiana "LORENZ,, Anonima

MILANO - Via Pietro Calvi, 31 - MILANO Telefono 52-478 Valvole Termoiomiche





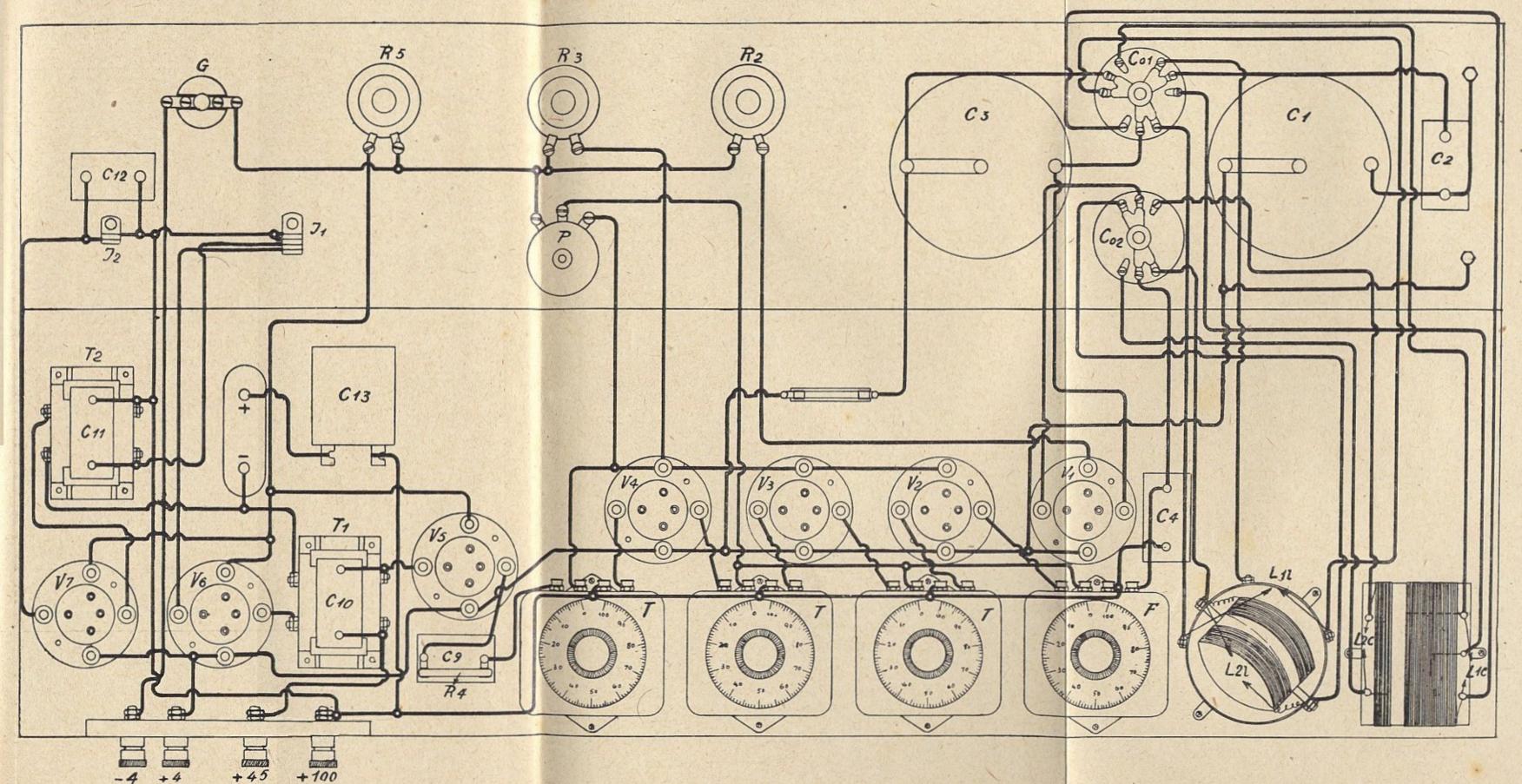


Fig. 27. — Schema di montaggio del ricevitore Tropadina.

