

13324



# 無線電學

下 冊

倪 尚 達 編 著



中國科學圖書儀器公司  
出 版



# 無 線 電 學

下 冊

倪 尚 達 編 著

中國科學圖書儀器公司  
出 版

# 無 線 電 學

下 冊

版權所有



不准翻印

一九五二年三月初版

定價人民幣一元五角

編 著 者 倪 尚 達

出 版 者 中國科學圖書儀器公司  
上海(18)延安中路 537 號

總發行所 中國科技圖書聯合發行所  
上海中央路 24 號 304 室  
電話 19566 電報掛號 21968

分 銷  
中國圖書公司  
南京：中華路 32 號  
廣州：永漢北路 204 號

## 重版序言

本書於一九二八年初版印行後，曾隨無線電之進步，再四增訂。至一九三七年內容更繁，搜集材料，計劃重版。七七事起，所有稿件，於前國立中央大學科學館無線電實驗室盡告遺失。抗戰期間，人事播遷，參考缺乏，無從編纂，以致斷板，不勝悵恨。一九四六年復員南京後，承各方愛讀者，惠函催促，開始撰述，亦因環境關係，作輾無常，直至最近始行脫稿，而二次大戰後的無線電，已是面目更新。

昔時真空管製造採通用制，現代真空管設計變成專用化。就某種工作的特別性質，以成一種真空管的特別製造，極數增，結構繁，品類之多，不勝枚舉，僅擇典型，加以詮釋。雷達商用，電視風行，調頻廣播，漸有替代調幅之勢，故於短波，超短波乃至微波等的學理技術，如定向天線，傳遞線，導波管以及共振腔等等，掇其精華，廣為介紹。<sup>1</sup>各種基本電路的分析，亦如初版，仍以中等數理程度為主，雖為說明簡便，微分符號隨處應用，一切演解可用作圖法或向量圖者，不避重複，詳加說明。至於微分方程或傅立葉級數等的解答，或作附註，或詳附錄，各隨所需，以便檢考。

總之，無線電早成一種專門學科，且隨電子學的發展，進步更快，範圍更廣。放大、調變、天線、微波等等，各有專籍，形成學術的高度專門化。萬緒千端，搜集難盡，故本書僅就無線電的普通範圍，依據作者廿餘年來的教學經驗，並照合理順序，分章編述。較之初版，取材仍是扼要，說理仍是淺出，內容則普遍提高，篇幅則幾增三倍。備作大學，或專科學校無線電的教學用書，或一般有志研究無線電者的參考用書。節目較繁，疏漏孔多，謹希讀者，隨時指正。

是書成，深感上海中國科學圖書儀器公司總經理鄒恂立先生的鼓勵，和編審處印刷部諸先生的協助，得使本書精緻印行。各種圖表，均承金陵大學同學石家瑞、樓朝城、郭作冬及同事李蒼等諸先生，精細繪畫，謹此誌謝。

一九五一年五月一日作者誌於南京金陵大學

# 下冊目錄

## 第十三章 傳遞線，導波管和共振腔

節數	頁數	節數	頁數	
13-1	傳遞線的分類和結構	1	d. 阻抗配合器	44
13-2	無限傳遞線	4	e. 相移器和反相器	52
13-3	特性阻抗	5	f. 平衡換接器	53
13-4	衰減	11	g. 定頻控制	54
13-5	無損失傳遞線和實用 傳遞線	15	13-10 導波管的界說	54
13-6	入射和反射波動	22	13-11 導波管的類別和利弊	55
13-7	駐波	27	13-12 電磁波的邊界條件和 運用模型	58
13-8	非共振線和共振線	30	13-13 導波管的形成	59
	a. 無損失線的負担成捷 路者	31	13-14 電磁場模型	65
	b. 無損失線的負擔成斷 路者	34	13-15 機型標誌規則	70
	c. 無損失線的負擔為電 抗者	35	13-16 導波管傳能的解釋	74
	d. 無損失線的負擔為電 阻者	38	13-17 斷絕波長	75
13-9	傳遞線的應用	40	13-18 共振腔的形成	80
	a. 金屬絕緣器	40	13-19 共振模型	84
	b. 濾波器和抗流器	41	13-20 導波管或共振腔的耦 合方法	89
	c. 電抗器	43	13-21 阻抗配合	93
			13-22 導波管和共振腔的用途	101
			13-23 介質導波體	104
			習題20問	104-106

## 第十四章 天線和無線電波

節數	頁數	節數	頁數
14-1 電量、電流和電磁場	107	d. 飛機用天線	205
14-2 半波長天線	110	e. 汽車用天線	206
14-3 電磁場的分析	115	f. 多頻共振天線	206
14-4 大地的反射	119	14-21 接收天線	207
14-5 直立天線發射場的分佈	129	a. 一般接收天線	207
14-6 水平天線發射場的分佈	132	b. 廣播接收天線	208
14-7 電波之偏極化	137	c. 汽車用接收天線	211
14-8 負擔天線	140	14-22 微波天線	212
14-9 天線阻抗	144	a. 抛物線狀反射器	212
14-10 天線的互阻抗	147	b. 號筒發射器	214
14-11 發射電阻	153	c. 尖角反射器	216
14-12 定向發射和定向增益	157	14-23 定向儀	217
14-13 天線陣	160	a. 單座線圈法	217
a. 同軸天線陣	160	b. 直交線圈法	219
b. 平行天線陣	161	c. 阿達靠克天線法	220
c. 縱橫天線陣	173	d. 陰極射線管定向法	221
14-14 附屬天線陣	176	14-24 定向之差誤	223
14-15 天線陣的輸接	179	14-25 無線電指向台	227
14-16 線圈天線	187	a. 長波指向台	227
14-17 V字形天線	193	b. 超高頻指向台	230
14-18 傾斜天線	194	14-26 地波	231
14-19 菱形天線	199	14-25 低空對於電波傳播的 影響	235
14-20 實用發射天線	201	14-28 游離層和天波	236
a. 長波天線	201	14-29 跳越距離和複次發射	240
b. 廣播天線	202	14-30 衰弱	245
c. 船舶和潛水艇天線	204		

## 下冊 目錄

iii

14-31 回波.....	246	14-33 天電.....	249
14-32 游離層的變化.....	247	習題20問.....	250-254

## 附 錄 三

a. 電流的磁位.....	255
b. 接地直立四分波長 ( $\frac{\lambda}{4}$ ) 的發射場.....	255
c. 接地直立天線的發射場.....	257
d. 不接地直立半波長天線的發射場及其諧波運用.....	259
e. 絶對方向率，比較方向率和發射電阻.....	262
f. 天線陣因數 [A(0)] 的極限.....	265
譯名索引.....	267-272

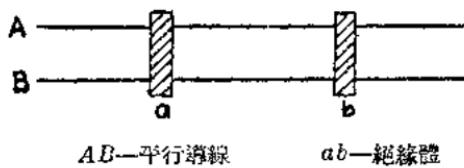
## 傳遞線、導波管和共振腔

**13-1. 傳遞線的分類和結構** 利用導線或導體，藉電導或引導電磁波的方法，將甲地的電能輸送至乙地，不論甲乙距離之遠近，統稱曰傳遞線(Transmission Lines)。傳遞線之最為我人所熟悉者，則為兩根架空的平行導線，輸送電力或電話或電報。從事電力，電話或電報的工程師或學者，對於傳遞線特性，早有詳盡的研究。但電力的頻率，低者 25 週/秒，高者 60 週/秒。任何電性的擾動，沿傳遞線前進，其速率約與空氣中的光速( $= 3 \times 10^8$  m/sec)相等。就 60 週/秒言，其相當波長( $\lambda = v/f$ )為  $5 \times 10^6$  m 或為 5000 Km。故 500 公里(Km)，60 週/秒的電力傳遞線，外表看去，已覺甚長。比之波長，不過十分之一，猶屬較短。一波長相當的相角為  $360^\circ$ 。故傳遞線於一波長範圍之內，就相角言，不同的距離，即有不同的相角。因此傳遞線上，各點的電流或電壓，各有不同。此種不同，有時為我人所厭棄，必須設法糾正；有時為我人所需要，可以充分利用。最短的無線電波，已以厘米計。故二三米的傳遞線，輸送無線電能者，較之波

長，已屬甚長。發射機或接收機與天線，用幾米或幾十米的導線來聯結，極是常事。因此傳遞線於無線電工程的重要，不言可知。

傳遞線式樣，約言有五：

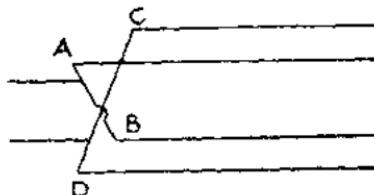
a. 二根平行導線 此種傳遞線，最屬常見，已如前述。二線平行，距離一定。於一定長度的各小段恆用絕緣體支持，其簡型如 13-1 圖 a。建費低，效率高，而架設便易。除為一般商用電



13-1 圖 a

力，電話或電報的傳遞線外。無線電收發機和天線間，亦屬常用。用於 14 Kc 以下的較低頻段時，二線相距，約自 5 至 15 厘米。若至 38 Kc 以上，二線間的最大距離，約為 10 厘米。其缺點則在發射損失(Radiation Loss)較大。若於超高率段，且須靠近良導體者，不能應用。

b. 四根平行導線 此類傳遞線的簡型如 13-1 圖 b。四線架空，彼此平行。其橫面成較小的正方形，四線接於四頂點上。對角線兩端的二線，互相並聯，以成兩組，相似於二根

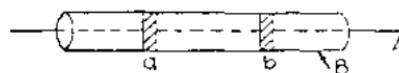


ABCD—為正方形的四頂點

13-1 圖 b

平行傳遞線，有後者的同樣好處。但鄰近導體，所受前者的互感作用，在同樣場合，較之後者，減小許多。

c. 同軸傳遞線(Coaxial Transmission Line) 此種傳遞線，外觀為圓柱形管，管殼為導體，中軸為導線。中空，於適當距離，置有絕緣體，使二者分離。其簡型如 13-1 圖 c。亦有不成中



A—導線處於中軸    B—管殼亦為良導體  
ab—絕緣體絕緣性必須極好為扁平的圓盤

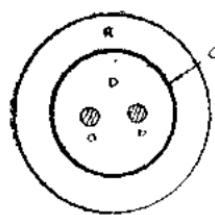
13-1 圖 c

空，實以柔軟的絕緣物，外殼用金屬線編成，頗似彎曲方便的電纜(Cable)者，惜其損失較高。此種傳遞線的最大好處，則在外殼可以接地，以成中軸導線的屏蔽。既無發射損失和鄰近良導體的互感作用，且又不能接受外界的電磁性干涉。架設方便，高頻運用，效率亦高。其壞處則在等長傳遞線，成本較 a, b 二種為大；超高頻的損失不小，僅能在短距離應用。避免中軸和外殼間的過份漏電損失，中空部份，必須使其乾燥，乾燥方法，可貯氮氣，其壓力須在每平方吋 3 磅至 38 磅。架設之初，即行安置，壓力維持定值，較大氣壓略高，使氮氣僅有外洩的機會。

d. 絞合傳遞線(Twisted Pair) 此種傳遞線，實與家用電燈頭接線相似，特其絕緣質料，加工煉製。好處得任意彎曲；不好處則絕緣損失極大，僅能適用於較低頻段，或較近距離以及某種

場合，須受機械上的限制，非用此種傳遞線為不可者。

e. 屏蔽傳遞線(Shielded Pair) 此種傳遞線的橫截面織組如 13-1 圖 d。兩根  $ab$  平行導線，處於軸線兩旁，距離相等。實



13-1 圖 d

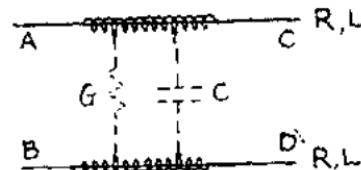
以介質材料( $D$ )，如塑膠(Plastic)之屬，使  $ab$  固定。 $c$  為銅絲網，編成管狀，接地而成  $ab$  的屏蔽。 $d$  為橡膠質，附於最外層，以抗線外潮濕，並增加外部的堅韌力。故外表看去，此種傳遞線，實與馬達的電力接線，極屬相似。其最大好處，則在全線屏蔽，無發射損失，又不受線外的電磁性干擾。且二線與地，地位對稱，所成的電容相等，易成平衡狀態。此種電容性的平衡，為  $a$  種傳遞線所難於求得。是因平行傳遞線和大地或其他鄰近的導體，所成電容，各不相等，形成不相等的旁路電抗，轉使二線上的電流不等，發射損失，份外增加。但於屏蔽傳遞線能有電容性的平衡，得使發射損失，減至最低程度，實屬可貴。惜其織組繁複，成本較大，不適於一般用途。五種傳遞線， $a$ ， $c$  二種，最為適用。故以下分析，亦以  $a$ ， $c$  二種為限。

**13-2. 無限傳遞線(Infinite Line)** 理想的傳遞線，則為二根平行導線。質料均勻；截面等積；相距定值；遠較運用波長為短；線長無限，輸入電能，在無窮遠處接收，決無反射作用（見 13-6 節）；此為無限傳遞線。無限傳遞線的特性，比較單純，且因下列

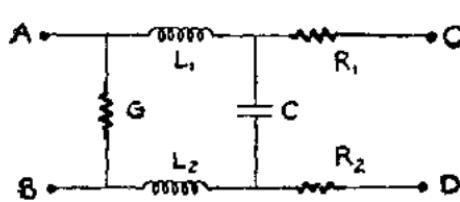
三項理由，只要無限傳遞線的特性清楚以後，即於事實上，並無此種傳遞線的存在，而有限傳遞線的特性，亦將便於分析。

- a. 有限傳遞線或稱實用傳遞線除近接收端（Receiving End）外，全線特性實與無限傳遞線同樣。
- b. 於實用傳遞線的接收端，妥接負擔，全線各部的運用特性，實與無限傳遞線完全相同。此適當負擔的近似物，即為極長傳遞線，亦即無限傳遞線（見 13-3 節）的特性阻抗。
- c. 任何傳遞線上，電磁波前進規律，可以同特性的無限傳遞線為例，而加以分析，二者結果，完全相同。

**13-3. 特性阻抗** 任何導線之有電阻，分佈自感以及二根平行導線間的分佈電容，已詳於 5-4 節和 5-8 節。故截取無限傳遞線的一單位長度如一米或一厘米而圖表之，當似 13-2 圖 a。實線表示導線的本身； $R$  為電阻，因皮膚作用和發射損失，其有效值當較其本身的歐姆值為大； $L$  為分佈自感，以線圈沿傳遞線而綑繞者表示之；虛線所示的  $C$ ，為二線間的分佈電容；又因二線之間，決不完全絕緣，接上電壓，恒有若干漏電損失，形成漏阻（Leakage Resistance），計算便利，取其倒數漏導（Leakage Conductance）而表示之，如虛線所示的  $G$ 。以 13-2 圖 a，繪成等效電路，可似 13-2 圖 b。



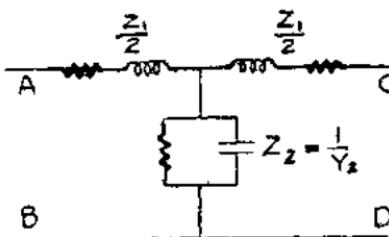
13-2 圖 a



$L_1$	— $AC$ 線的自感	$h/m$
$L_2$	— $BD$ 線的自感	$h/m$
$R_1$	— $AC$ 線的電阻	$\Omega/m$
$R_2$	— $BD$ 線的電阻	$\Omega/m$
$C$	— $AC, BD$ 間的電容	$f/m$
$G$	— $AC, BD$ 間的漏導	$1/\Omega m$

13-2 圖 b

13-2 圖 a 中，各項常數，是分佈的；13-2 圖 b 所示者為集中 (Lumped)，理論上不能代表無限傳遞線一小段的特性，乃至全線的特性，當無疑義。倘截取之段，比較全線長度，以波長為單位時，若為極小，則 13-2 圖 b 所示者，實用上得無多大差誤。為分析便利起見，再將 13-2 圖 b 簡化之，如圖 c。稱為極短傳遞線的 T 段 (T-section)。



13-2 圖 c

$$Z_1 = R + j\omega L \quad \Omega/m \quad (13-1)$$

$$Y_2 = G + j\omega C = \frac{1}{Z_2} \quad 1/\Omega m \quad (13-2)$$

任何傳遞線，不論長短，恆有  $AB$  和  $CD$  兩端。 $AB$  接至電源如發電機或發射機的輸出部分，稱曰輸送端 (Sending End)。 $CD$  稱曰接收端，可接相當阻抗，以成負擔，如天線之屬。以  $ACBD$  的段數，無限增加，串聯相接，亦即以  $CD$  二端無限延長，即成無限傳遞線。倘接於  $AB$  間電壓為  $E_s$ ， $A$  點的電流為  $I_s$ ，

則： $Z_S = \frac{E_S}{I_S}$  (13-3)

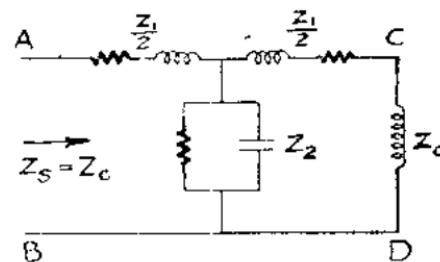
$Z_S$  稱曰輸入阻抗(Input Impedance)。仿此，倘接於  $CD$  間的負擔為  $Z_R$ ，自  $C$  流入  $Z_R$  的電流為  $I_R$ ，其電壓降為  $E_R$ ，則：

$$Z_R = \frac{E_R}{I_R} \quad (13-4)$$

$Z_R$  稱曰負擔阻抗(Load Impedance)或稱輸出阻抗(Output Impedance)。

$Z_S$  不為傳遞線電阻( $R$ )和  $Z_R$  的串聯值。因有分佈  $L$ 、 $C$  和  $G$  的影響， $Z_S$  的實際數值，較之串聯值大不相同。已知  $Z_R$  後，如 13-2 圖 c，可照阻抗並聯串聯的算法，以求  $Z_S$ 。再增一節  $T$  段而計算之， $Z_S$  當有若干改變。 $T$  段的節數漸增， $Z_S$  的變化漸小。增至無限， $Z_S$  即成定值。於無限傳遞線， $CD$  之間並無負擔，而依安培計和伏特計的方法，在  $AB$  二端，直接量得的  $Z_S$  稱曰傳遞線的特性阻抗，用  $Z_c$  表示之。

如 13-2 圖 c， $CD$  右邊為無限傳遞線， $CD$  左邊接以同樣的傳遞線，其長為一米或為一仟米。此段較短，傳遞線的常數，可以  $ABCD$  間所註的  $Z_1$  和  $Z_2$  為代表。因傳遞線本身為無限，於其右邊增加或截去一節  $T$  段，實用上，決不影響其無限性。故



13-3 圖

依定義， $CD$  以右的阻抗為  $Z_c$ ， $AB$  間的  $Z_s$  亦為  $Z_c$ ，簡示之如 13-3 圖。

由圖得

$$Z_s = Z_c = \frac{Z_1}{2} + \frac{Z_2 \left( \frac{Z_1}{2} + Z_c \right)}{Z_2 + \frac{Z_1}{2} + Z_c}$$

$$\therefore Z_c^2 = Z_1 Z_2 + \frac{Z_1^2}{4}$$

$$\therefore Z_c = \sqrt{Z_1 Z_2 + \frac{Z_1^2}{4}} \quad (13-5)$$

由 13-1 式和 13-2 式，可知  $Z_c$  以  $R, L, C, G$  及  $f$  為函數，直接和導線的粗細，間隔有關，而與長度無涉。理想的無限傳遞線，毫無損失。換言之， $R$  和  $G$  均成零值。以之代入 13-1 式和 13-2 式，得：

$$Z_1 = j\omega L \quad Z_2 = -j \frac{1}{\omega C}$$

$$\therefore Z_c = \sqrt{\frac{L}{C} - \frac{\omega L^2}{4}} \quad (13-6)$$

若  $\frac{L}{C} > \frac{\omega L^2}{4}$ ，則平方根內，恆為正數， $Z_c$  為純電阻。若

$\frac{L}{C} \gg \frac{\omega L^2}{4}$ ，而  $\frac{\omega L^2}{4}$  可以省略時，則：

$$Z_c = \sqrt{\frac{L}{C}} \quad (13-7)$$

$L$  為單位長度導線的分佈自感， $C$  為單位長度導線間的分佈

電容，二值相除，長度相消。故  $Z_c$  和長度無涉之說，自 13-7 式觀之，更屬顯然。

如 13-3 圖，以  $CD$  捷路之，並設此時的  $Z_s$  為  $Z_{sc}$ ，

$$\text{則: } Z_{sc} = \frac{1}{2}Z_1 + \frac{Z_2 \frac{Z_1}{2}}{Z_2 + \frac{Z_1}{2}} = \frac{Z_1}{2} + \frac{Z_1 Z_2}{Z_1 + 2Z_2} \quad (13-8)$$

又以  $CD$  成斷路，並設此時的  $Z_s$  為  $Z_{oc}$ ，

$$\text{則: } Z_{oc} = \frac{1}{2}Z_1 + Z_2 \quad (13-9)$$

以 13-8 式和 13-9 式左右相乘，得：

$$Z_{sc} Z_{oc} = Z_1 Z_2 + \frac{1}{4} Z_1^2 = Z_c^2$$

$$\therefore Z_c = \sqrt{Z_{sc} Z_{oc}} \quad (13-10)$$

實用上的傳遞線，倘其  $Z_{sc}$  和  $Z_{oc}$ ，分別量得以後，利用 13-10 式，該線的特性阻抗，即可從而計算。

利用 5-6 式，並使導線半徑  $r$  等於  $a$ ， $D$  等於  $b$ ， $b/a$  比較不小，且又假定運用頻率甚高，皮膚作用甚著，則：

$$L = 0.92 \log_{10} \frac{b}{a} \quad \mu h/m \quad (13-11)$$

又自 5-13 式：

$$C = \frac{\frac{100}{0.9}}{9.2 \log_{10} \frac{b}{a}} \quad \mu \mu f/m \quad (13-12)$$

以 13-11 式和 13-12 式代入 13-7 式，得  $Z_c$  的近似公式如下：