

TONG XUN DIAN ZI

XIAN LU

通讯电子线路

高如云 陆曼茹 张企民

西安电子科技大学出版社

通讯电子线路

高如云 陆曼茹 张企民

西安电子科技大学出版社

1995

(陕)新登字 010 号

内 容 简 介

全书共分十一章,其中第二、三两章分别介绍了高频功率放大器和振荡器的原理;第四章讲的是噪声与小信号放大器;第五章开始,分别对混频和各种调制与解调,包括振幅调制与解调、角度调制与解调、脉冲调制与解调作了详细的讨论;第十一章简单地介绍了反馈控制电路。为加强系统与工程的结合,分别用两章讨论了振幅调制和角度调制的应用,并在有关章节尽量选用一些典型线路作为例证。为了加深学习,每章均配有相当数量的习题。

本书可作为无线电技术、电子工程、通讯工程、信号检测与仪器、自动控制等专业的本科生或大专生教材,也可作为有关工程技术人员的参考书。

·通讯电子线路·

高如云 陆曼莉 张在民

责任编辑 谭王瓦

西安电子科技大学出版社出版发行

陕西省社会科学院印刷厂印刷

新华书店经销

开本 787×1092 1/16 印张 19 8/16 字数 460 千字

1994 年 10 月第 1 版 1995 年 6 月第 2 次印刷 印数 4 001—9 000

ISBN 7 - 5606 - 0348 - 3/TN · 0088(课)

定价: 14.00 元

前 言

《通讯电子线路》一书是根据国家教委工科电工课程教学指导委员审订通过的《电子线路》课程基本要求和我们多年来教学实践经验编写的大学本科教材。在内容选取上,为了适应数字技术的发展,增加了脉冲调制一章;为了深化认识,加强系统与工程的概念,增加了振幅调制应用和角度调制应用两章;考虑到微电子技术的发展,内容选取侧重于集成电路及外特性分析;各章内容围绕基本原理和基本方法,选取典型线路与例证。全书的编写力求符合认识规律、适应教学的特点,论述严谨、逻辑推理准确,语言流畅、可读性强。

全书共分十一章。第一章绪论、第二章高频功率放大器、第三章正弦振荡器、第四章噪声和高频小信号放大器、第五章振幅调制与解调、第六章混频、第七章振幅调制应用、第八章角度调制与解调、第九章角度调制应用、第十章脉冲调制、第十一章反馈控制电路。

本书可作为无线电技术、电子工程、通讯工程、信号检测与仪器、自动控制等专业的本科或大专教材,也可作为有关工程技术人员的参考书。

书中第二、三章是由陆曼茹副教授编写的,第四、十一章是由张企民副教授编写的,其余各章和全书审订是由高如云副教授编写和负责。

本书编写和出版过程中,得到了有关方面和同事仁人的大力支持,在此致以谢意。恳切广大读者提出批评指正。

目 录

第一章 绪论

- 一、电子线路的分类 (1)
- 二、线性与非线性电子线路 (2)
- 三、非线性电子线路的应用 (3)
- 四、本课程的要求 (5)

第二章 高频功率放大器

第一节 谐振功率放大器基本工作原理 (7)

- 一、谐振功率放大器的电路组成 (7)
- 二、工作原理 (7)
- 三、高频谐振功率放大器中的能量关系 (8)

第二节 丙类谐振功率放大器的工作

- 状态分析 (10)
- 一、解析分析法 (10)
- 二、动特性曲线——图解分析法 (11)
- 三、谐振功率放大器的工作状态 (13)
- 四、负载特性 (13)
- 五、 E_c 、 E_b 、 U_{bm} 变化的影响 (15)

第三节 谐振功率放大器的高频特性 (16)

- 一、基区渡越效应 (17)
- 二、 r_{be} 影响 (17)
- 三、饱和压降影响 (18)
- 四、引线电感、极间电容影响 (18)

第四节 谐振功率放大器电路 (18)

- 一、直流馈电线路 (18)
- 二、输出匹配网络 (21)
- 三、谐振功率放大器的实用电路 (25)

第五节 高效率功率放大器及功率

- 合成技术 (26)
- 一、高效率高频功率放大器 (27)
- 二、功率合成技术 (29)

习题 (30)

第三章 正弦波振荡器

第一节 反馈式振荡的基本原理 (36)

- 一、平衡条件 (37)
- 二、稳定条件 (38)
- 三、起振条件 (40)

第二节 LC 正弦波振荡器 (40)

一、LC 正弦波振荡器电路构成的

- 原则 (40)

二、电容三点式振荡器分析 (43)

三、其它 LC 振荡器 (45)

第三节 LC 振荡器的频率稳定度 (51)

一、频率稳定度的基本概念 (51)

二、LC 振荡器频率稳定度的分析 (52)

第四节 石英晶体振荡器 (54)

一、石英谐振器 (54)

二、晶体振荡器 (56)

第五节 反馈型 RC 正弦波振荡器 (60)

一、具有正、负两个反馈通路的

RC 振荡器 (60)

二、积分式 RC 正弦波振荡器 (62)

第六节 负阻型 LC 正弦波振荡器 (63)

一、负阻的概念 (63)

二、负阻型 LC 振荡器 (64)

第七节 振荡器中的寄生振荡和间

歇振荡 (65)

一、寄生振荡 (65)

二、间歇振荡 (65)

习题 (66)

第四章 噪声与高频小信号放大器

第一节 电阻的热噪声 (73)

一、电阻热噪声的基本特性 (73)

二、电阻热噪声的计算 (74)

三、热噪声通过线性电路 (75)

第二节 有源器件噪声 (78)

一、晶体管的噪声 (78)

二、场效应管的噪声 (79)

第三节 噪声系数和噪声温度 (80)

一、噪声系数的定义 (80)

二、额定功率、额定功率增益与

噪声系数 (81)

三、噪声温度 (82)

四、噪声系数的计算 (82)

五、级联电路的噪声系数 (85)

六、接收机的灵敏度 (86)

第四节 高频小信号放大器概述.....	(86)	干扰	(156)
第五节 晶体管谐振放大器.....	(88)	三、交叉调制干扰和互调干扰	(158)
一、晶体管 Y 参数等效电路	(88)	四、包络失真与强信号阻塞	(153)
二、单调谐回路谐振放大器分析.....	(89)	习题	(159)
三、谐振放大器的稳定性.....	(92)	第七章 振幅调制的应用	
第六节 集中选频放大器.....	(94)	第一节 概述	(162)
一、声表面波滤波器.....	(95)	第二节 单边带发信机	(163)
二、石英晶体滤波器.....	(97)	一、主要功能	(163)
三、陶瓷滤波器.....	(98)	二、工作频率	(165)
习题.....	(98)	第三节 调幅广播接收机	(167)
第五章 振幅调制与解调		一、调幅广播接收机原理	(167)
第一节 概述	(101)	二、广播收音机的电性能指标	(170)
一、连续波模拟调制	(101)	三、单片集成收音机举例	(171)
二、脉冲调制	(101)	习题	(176)
第二节 振幅调制信号分析	(103)	第八章 角度调制与解调	
一、普通调幅波(AM)	(103)	第一节 角度调制信号分析	(178)
二、双边带调制(DSB)	(105)	一、调频信号与调相信号	(178)
三、单边带调制(SSB)	(106)	二、调角信号的频谱	(179)
第三节 振幅调制方法	(108)	三、调角信号的功率分布	(185)
一、利用非线性器件实现两个信		第二节 调相信号产生方法	(186)
号相乘运算	(108)	一、矢量合成法	(186)
二、利用线性时变电路完成两个信		二、相移法	(187)
号的相乘运算	(112)	三、可变时延法	(189)
第四节 振幅调制电路	(116)	第三节 调频信号产生方法	(190)
一、模拟乘法器	(116)	一、直接调频法	(190)
二、二极管调制器	(122)	二、间接调频法	(195)
第五节 振幅解调方法	(124)	第四节 变容二极管调频电路	(196)
一、包络检波	(125)	一、调频电路的质量指标	(196)
二、同步检波	(126)	二、变容二极管特性	(196)
第六节 振幅解调电路	(128)	三、全部接入式变容二极管调频	
一、振幅检波器的质量指标	(128)	电路	(198)
二、包络检波器	(129)	四、部分接入式变容二极管调频	
三、同步检波器	(135)	电路	(200)
习题	(138)	第五节 电抗管调频电路	(202)
第六章 混频		一、电抗管	(202)
第一节 概述	(145)	二、电抗管调频电路	(203)
第二节 混频电路	(147)	第六节 由调频非正弦波信号产生	
一、三极管混频器	(147)	调频正弦波信号电路	(204)
二、场效应管混频器	(150)	一、由调频非正弦波信号获取调	
三、二极管混频器	(152)	频正弦波信号的原理	(204)
第三节 混频器的组合干扰	(155)	二、调频三角波信号产生电路	(206)
一、信号与本振的组合频率干扰	(155)	第七节 间接调频电路	(208)
二、外来干扰与本振的组合频率		第八节 调角信号的解调方法	(210)

一、调相信号的解调方法	(210)	第三节 基带传输	(266)
二、调频信号的解调方法	(211)	一、传输代码	(266)
第九节 斜率鉴频电路	(216)	二、基带传输系统	(267)
一、限幅电路	(216)	第四节 载波传输	(269)
二、集成斜率鉴频器	(218)	一、二进制振幅键控 (2ASK)	(269)
第十节 相位鉴频器	(220)	二、二进制频率键控 (2FSK)	(271)
一、乘积型相位鉴频器	(220)	三、二进制相位键控 (2PSK)	(271)
二、叠加型相位鉴频器	(223)	第五节 脉冲数字调制应用	(275)
三、比例鉴频器	(226)	习题	(278)
第十一节 脉冲计数式鉴频器	(227)	第十一章 反馈控制电路	
习题	(228)	第一节 自动增益控制电路 (AGC)	(280)
第九章 角度调制的应用		一、电路组成原理	(280)
第一节 角度调制与振幅调制系统		二、对 AGC 控制特性的要求	(281)
的性能比较	(236)	三、实现增益控制的方法	(282)
一、抗噪声干扰性能	(236)	第二节 自动频率控制电路	(283)
二、其它方面	(244)	一、工作原理	(283)
第二节 调频广播	(244)	二、自动频率微调 (AFC) 电路	(284)
一、立体声	(245)	三、调频负反馈解调电路	(284)
二、双声道调频立体声信号的发射	(246)	第三节 锁相环路的组成和环路方程	(285)
三、双声道调频立体声信号的接收	(248)	一、锁相环路的组成	(285)
四、集成双声道调频立体声接收机		二、锁相环路的相位模型与环路	
举例	(250)	方程	(287)
习题	(253)	第四节 锁相环路的基本性能分析	(288)
第十章 脉冲调制		一、一阶锁相环性能分析	(288)
第一节 脉冲模拟调制	(255)	二、二阶锁相环的基本性能	(290)
一、采样	(255)	第五节 锁相应用举例	(295)
二、脉冲模拟调制	(259)	一、锁相频率合成	(295)
第二节 脉冲数字调制	(261)	二、锁相解调	(298)
一、量化	(262)	习题	(300)
二、编码	(264)	参考文献	(302)
三、A/D 和 D/A 变换	(265)		

第一章 绪 论

一、电子线路的分类

包含有源器件的网络都可统称为电子线路。电子线路的分类方法很多,按照工作频率分成低频电子线路、高频电子线路和微波电子线路。低频通常指频率低于 300 kHz 的范围,语音的电信号、生物电信号、地震电信号、机械振动的电信号……都属于这个范围。所有在这个频率范围的电信号的产生、放大、变换、处理都属于低频电子线路的范畴。高频通常指频率在 300 kHz~300 MHz 的范围。广播、电视、短波通讯、移动通讯等等无线电设备都工作在这个频率范围之内。微波泛指频率高于 300 MHz 以上的范围。卫星电视、微波中继通讯、雷达、导航等设备都工作在这个频率范围。

工作频率不同,对有源器件电性能的要求、电子线路的工艺结构都不尽相同。随着工作频率的提高,对有源器件的上限工作频率的要求也随着提高;器件本身的分布参量,如晶体管的极间电容、电极的引线电感、载流子扩散漂移的时间等因素的影响都会逐渐地明显起来,以至变成必须考虑的主要因素。如谐振频率等于 500 MHz 的 LC 并联谐振回路,在回路电容取值为 10 pF 时相应的回路电感值等于 0.01 μH 。用集中参数的元件实现这个 LC 并联振荡回路是很困难的。已知晶体三极管发射结电容就在几十 pF 的量级,一根直径等于 1 mm、长度等于 1.5 cm 长的铜线所呈现的电感量就等于 0.01 μH 。低频晶体管各电极的引线就与此相当。因此无需外接任何元件晶体管本身的极间电容和各电极的引线电感就构成了一个复杂的有源网络,这个网络的频率响应使它的工作频率已难以提高。所以随着工作频率的提高,电子线路也由集中参数电路转变成了分布参数电路;电路的制造工艺由印刷电路板结构变成了微带集成电路结构;电路各级间的隔离、屏蔽,电源的馈给等等都随之发生明显的变化。

按照流通的信号形式,电子线路又可分成模拟电子线路和数字电子线路。所有完成模拟信号产生、放大、变换、处理和传输的电子线路都统称为模拟电子线路。所有完成数字信号产生、放大、变换、处理及传输的电子线路都统称为数字电子线路。模拟电子线路传送的信号直观形象,但电路的抗干扰性能差,不便与计算机直接配合。数字电子线路传送的信号是时间上和取值上都是离散的信号。由于这种信号可以再生,所以数字电路的抗干扰性能强,而且便于与计算机配合。在无线电技术的各个领域,要根据不同的用途和要求选取不同的电路。如一个信号处理系统,自然界中存在的都是模拟量,所以各种信息的拾取电路都采用模拟电路;各种信息的处理,随着数字技术与微电子技术的发展往往都采用数字电路;终端为了直观形象往往又都采用模拟电路。

电子线路的第三种分类方法是根据集成度的高低分成分立电路和集成电路。随着微电子技术的发展,电子线路的集成度越来越高。集成电路已成为电子线路的方向。

集成电路与分立电路相比,集成电路具有体积小、性能稳定、可靠性高、维修使用方便等优点;但是由于频率响应和功率容量的限制,目前高频、大功率电子线路还是以分立为主。

近年来,专用集成电路(又称为系统集成电路)发展非常迅速。如单片集成立体声收音机、两片集成电路构成的彩色电视接收机都已经普及到千家万户。用于通讯、雷达的专用集成电路芯片也已大量投入市场,新的产品正在不断地出现。随着微电子技术的发展,专用集成电路的规模会越来越大、专用性越来越强、成本也会越来越低。因此,对于电子工程、通讯工程的技术人员应当把精力投入到集成电路芯片的使用和开发上,对内部结构和微电路的研究是为了更好的应用。学习电子线路课程应侧重于芯片的研究,学会根据需要正确选用芯片,灵活、充分、有效地使用芯片;学会根据芯片的性能和系统整体要求,正确设计芯片与芯片之间信号的流通与处理电路;进一步学会开发芯片应用的新领域。

电子线路的第四种分类方法是以电子线路中所包含的元件性质分类。由线性元件组成的电子线路叫线性电子线路,含有非线性元件的电子线路叫非线性电子线路;由恒定参数元件组成的电子线路叫恒定参数电子线路;包含有时变参数元件的电子线路叫参变电子线路或时变电路。线性电路是用线性代数方程、线性微分方程或线性差分方程来描述。非线性电路是用非线性代数方程、非线性微分方程、非线性差分方程来描述。描述恒定参数电路的方程式中的各项系数是恒定不变的。描述参变电路的方程式中的系数是变化的。

自然界中,没有绝对的线性,也没有绝对的恒定,任何线性都是相对的,任何恒定也是相对的。而非线性是绝对的,变参也是绝对的。随着电子线路性能要求的提高,非线性电路,参变电路的研究就越发显得重要。近年来,非线性理论和非线性电子线路的研究已成为当前一个重要的研究课题方向。

本书主要研究高频、模拟、非线性和时变电子线路。

二、线性与非线性电子线路

由于本书研究的主要是非线性电子线路,所以必须对线性电子线路和非线性电子线路有一个正确的认识。线性电子线路具有线性特性,也就是它具有叠加性和均匀性,适用叠加定理。非线性电子线路与线性电子线路不同之处,第一是非线性电子线路不具有叠加性和均匀性,不适用叠加定理。如某非线性电路的输出变量 y 与输入变量 x 间为平方律关系, $y = ax^2$ 。当输入变量为 x_1 时,输出变量为 $y_1 = ax_1^2$;当输入变量为 x_2 时,输出变量为 $y_2 = ax_2^2$,当输入变量为 $k_1x_1 + k_2x_2$ 时,输出变量为 $y_3 = a(k_1x_1 + k_2x_2)^2$,它不等于 $k_1y_1 + k_2y_2$,所以它不适用叠加定理。

第二,在稳定状态之下,非线性电子线路输出变量中包含有输入变量中不具有的频率成分,即信号通过非线性电子线路以后可以产生出新的频率成分。仍以平方律关系为例,当 $x = \sin\omega_1 t$ 时, $y = a/2 - (a/2)\cos^2\omega_1 t$ 。输入信号中仅有 ω_1 频率分量,而输出信号中包含有直流和 $2\omega_1$ 的频率分量,这些分量都是通过非线性电路产生的。

再如,当 $x = \sin\omega_1 t + \sin\omega_2 t$ 时,

$$y = a - \frac{a}{2}\cos 2\omega_1 t - \frac{a}{2}\cos 2\omega_2 t \\ + a\cos(\omega_1 - \omega_2)t - a\cos(\omega_1 + \omega_2)t$$

由此可见,输入包含有 ω_1 和 ω_2 频率分量,而输出中包含有直流、 $2\omega_1$ 、 $2\omega_2$ 和 $\omega_1 \pm \omega_2$ 的组合频率分量。

第三、处于非线性状态工作的有源器件,如晶体三极管、场效应管、运算放大器等,它

们的输出与器件工作点的选取和输入信号的大小有关。这一点,可以用图 1.1 说明。图 1.1 (a) 示出静态工作点取在放大区。当输入信号很小时,可近似认为是线性工作。集电极电流的变化 Δi_c 与输入信号 u_i 近似为线性关系。随着输入信号幅度的增大,由于器件的非线性,集电极电流开始出现失真,以至成为余弦脉冲形状。图 1.1 (b) 示出当静态偏置电压小于零,晶体管静态处于截止状态时,随着输入信号的增加,集电极电流开始为零,以后成为余弦脉冲的形状。

由此可见,含有非线性有源器件的电子线路,它的响应是与器件工作点选取、输入信号的大小有关。

第四、描述非线性器件特性的参量有三种:一是静态参量,也称为直流参量;二是动态参量,也称为交流参量;三是折合参量,也称为平均参量。用这三种参量综合起来描述一个非线性器件的工作状态。如晶体三极管在非线性状态下工作,它的跨导要用直流跨导、交流跨导和平均跨导三个参量来表述。所谓直流跨导就是静态工作点的电流与静态工作点的电压之比。如图 1.2 (a) 所示,直流跨导

$$g_0 = \frac{I_{CQ}}{U_{BEQ}} \quad (1-1)$$

交流跨导是在静态工作点处的电流增量与电压增量之比。如图 1.2 (b) 所示,交流跨导

$$g_m = \left. \frac{\Delta i_c}{\Delta u_{BE}} \right|_Q \quad (1-2)$$

当输入信号 $u_i = U_{im} \cos \omega t$ 、晶体管的集电极电流为余弦脉冲时(见图 1.1 (b)),利用付立叶级数展开

$$i_c = I_0 + I_{1m} \cos \omega t + I_{2m} \cos 2\omega t + \dots$$

其中包含有直流、基波和各次谐波分量。取其中一个谐波分量的幅值 I_{nm} 与输入电压幅值 U_{im} 相比,得到的比值 g_{cn} 就是第 n 次谐波的平均跨导。如二次谐波的平均跨导

$$g_{c2} = \frac{I_{2m}}{U_{im}} \quad (1-3)$$

第五、非线性电子线路的数学描述是非线性方程。非线性微分方程的精确求解是一个难题,至今二阶以上的非线性微分方程还没有实用的求解方法。在工程上一直沿用的是近似解法,本书也将采用这种方法。随着计算技术的发展,二阶以下的非线性微分方程可以采用计算机数值解法。这种方法将会逐步走向实用。

三、非线性电子线路的应用

非线性电子线路广泛应用于无线电技术的各个领域,在通讯方面的应用尤为突出。通讯的任务是传送信息。信息包括语言、音乐、文字、图像、数据等各种信号。通讯系统由发送设备、信道、接收设备组成,如图 1.3 所示。信道是传送信息的通道。无线通讯的信道是大气空间;有线通讯的信道是传输线,如电线、电缆、光缆等。通讯的种类很多,如人们生活中常见的电话、电报、电视、广播、传真、卫星通讯、载波电话、计算机通讯等等。这些通讯中应用的电子线路种类很多。图 1.4 示出了无线电话发送与接收的框图,其中图 1.4 (a) 示出了无线电话发射机的框图。图中主振荡器产生一个高频正弦波信号,其频率为 f 。

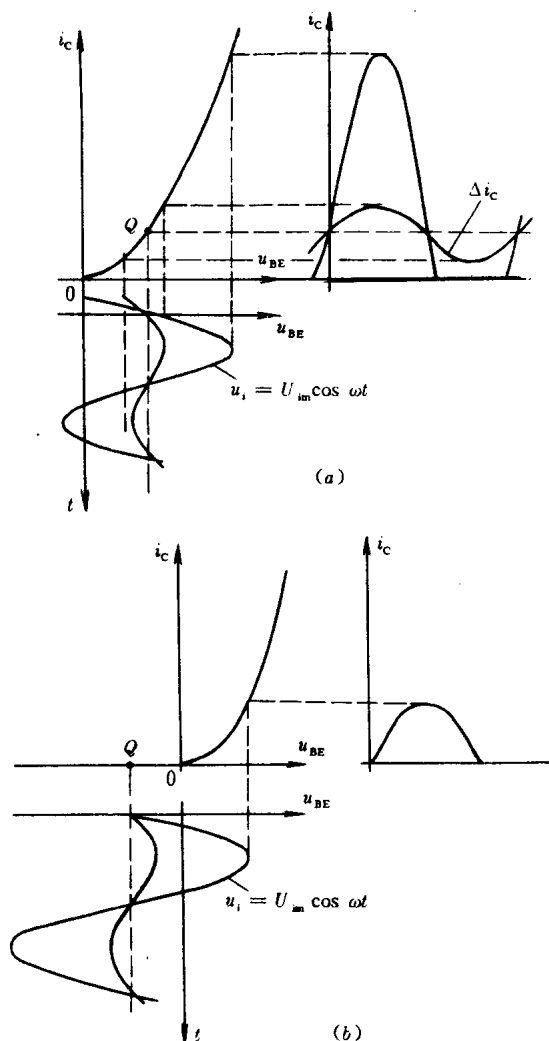


图 1.1 非线性工作的晶体三极管集电极电流
与工作和输入信号大小的关系
(a) 静态工作点处于放大区;
(b) 静态工作点处于截止区

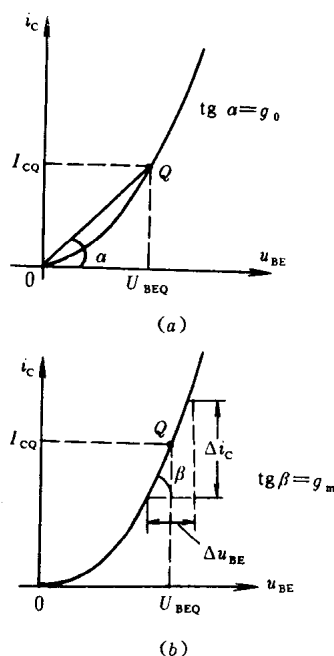


图 1.2 直流跨导与交流跨导
(a) 直流跨导示意图;
(b) 交流跨导示意图

，经过倍频，使信号频率提高为 nf_0 。再经过放大形成载波。语音信号经过话筒变成电信号，经过音频放大，送到调制器中。在调制器中把语音信号寄载到载波上，图中所示的是把语音信号寄载在载波的振幅上，这叫调幅。调制后的高频信号叫已调波，称这种已调波为调幅波。再经过功率放大，把大功率的已调波信号送到天线上。在天线上，高频电信号转变成高频电磁波，向空间辐射出去。这种电磁波的频率为 $f_p = nf_0$ 。经大气空间的传送，电磁波到达接收机的天线。在接收机天线上，由于电磁感应现象，在接收机天线上感生出无线电信号。图 1.4 (b) 示出接收机的框图，天线中感生的无线电信号，经过输入回路的选择，取出要收听的已调波信号，经过高频放大器放大，把信号送入到混频器中。混频器有两个输入信号，一个是外来的高频已调波信号，其载频等于 f_s ；另一个输入信号是本地振

荡器产生的高频正弦波，其频率为 f_1 。在混频器中，两个信号的频率进行减法运算， $f_i = f_1 - f_s$ ，得到差频 f_i 。差频是固定的中频值。如广播接收机中 $f_i = 465 \text{ kHz}$ 。经过中频放大器，把信号放大。检波是调制的逆过程，在检波器中，把语音信号从中频已调波信号中提取出来，再经过音频放大器，推动扬声器，产生出要收听的语音信号。这种接收机是目前广泛采用的超外式接收机。



图 1.3 通讯系统的框图

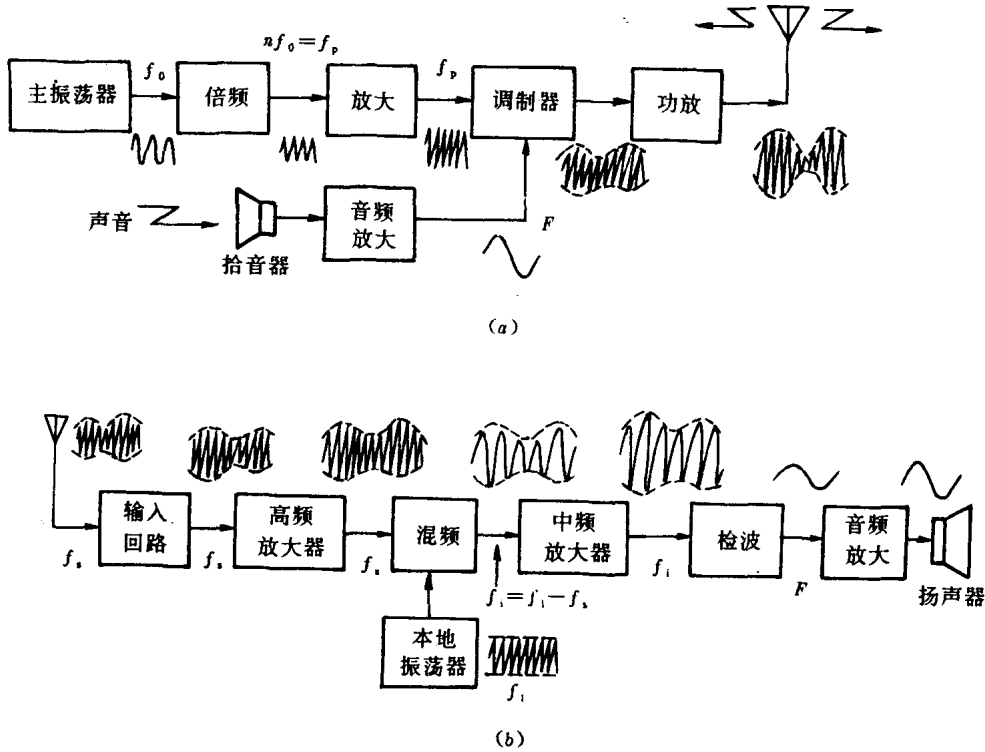


图 1.4 无线电话发送设备与接收设备框图

(a) 发送设备；(b) 接收设备

在这个语音通讯系统中，振荡、倍频、功放、调制、混频、检波都是由非线性电子线路完成的。所以这些电路都将是本书研究的主要内容。

四、本课程的要求

本教材编写的出发点是使读者在掌握典型非线性电子线路原理的基础上学会非线性电子线路的分析方法。各种电子线路归结起来都是有源器件与无源网络的结合。因此对电子线路的研究就要从有源器件的特性和无源网络的传输特性两个方面入手。各种各样的电子线路不同之处就在于这两个方面特性的不同，相互结合的条件不同。学习电子线路就要正确认识各种电路的共性，又要善于抓住其个性。也就是要善于正确认识各种电子线路的应用条件、特点。为此，必须学会辩证的思维方法，善于全面地、客观地认识问题。

第二、非线性电子线路目前采用的多是工程近似分析方法。近似都是有条件约束的。掌握工程近似方法，必须学会逻辑推理，善于应用所学的知识进行推理。在未能进行严格地数学运算证明之前，能够运用所学理论进行推理，预知可能的正确结果，这点对工程技术人员来讲也是一种基本能力。学会推理，分清主次，才能正确近似。

第三、非线性电路较之线性电路要复杂，它所涉及的知识面要广，因此要注意提高知识的综合能力。电子线路的研究，概括起来就是信号通过有源网络的传输与变换。这样，在对非线性电路本身特性研究的同时，必须对信号的流通、变换有个正确的认识。要做到这点，必须善于把电路分析、信号与系统、电子器件、低频电子线路、噪声等方面的知识综合运用。

依照上述三个方面的要求，学习中还要注意掌握基本概念、基本原理和基本方法，以期通过本课程的学习，为今后从事非线性电子线路的研究打下一个扎实的基础。

第二章 高频功率放大器

在无线电广播和通信发射机中,为了获得大功率的高频信号,必须采用高频功率放大器。高频功率放大器按工作频带的宽窄,可分为窄带高频功率放大器和宽带高频功率放大器。窄带高频功率放大器以 LC 并联谐振回路作负载,因此又把它称为谐振功率放大器。宽带高频功率放大器以传输线变压器为负载,因此又把它称为非谐振功率放大器。

高频功率放大器研究的主要问题也是如何获得高效率、大功率输出。在低频功率放大器中,为提高效率,往往采用乙类(或甲乙类)推挽放大电路,而在高频功率放大器中,则常工作在丙类,以求得比乙类更高的效率。

高频功率放大器常用的有源器件有晶体管与真空管。输出功率在千瓦以下的功率管常采用晶体管或 VMOS 场效应管;而对于千瓦以上的主要采用真空管。这一章主要讨论工作于丙类的晶体管高频谐振功率放大器,其工作原理亦适用于其它器件的谐振功率放大器。

高频谐振功率放大器的主要特点是工作于大信号的非线性状态,数学描述是非线性微分方程。二阶以上非线性微分方程的求解目前还很困难,因此工程上还普遍采用古典的近似分析方法。本章将采用近似的分析方法,着重研究高频功率放大器的原理和工作状态。

第一节 谐振功率放大器基本工作原理

一、谐振功率放大器的电路组成

图 2.1 是晶体管谐振功率放大器的原理电路。其中, V 为高频大功率管,通常采用平面工艺制造的 NPN 高频大功率管,能承受高电压和大电流,有较高的特征频率 f_T 。晶体管的主要功用是在基极输入信号的控制下,将集电极电源 E_c 提供的直流能量转换为高频信号能量。 E_b 是基极偏置电压,调整 E_b ,可改变放大器工作的类型。 E_c 是集电极电源电压。集电极外接 LC 并联振荡回路的功用是作放大器负载。

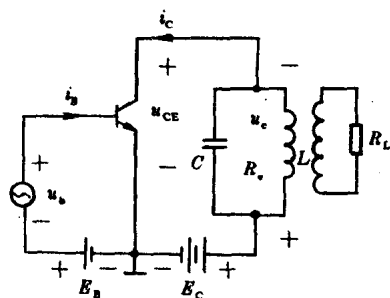


图 2.1 谐振功率放大器原理电路

放大器电路由集电极回路和基极回路两部分组成,集电极回路由晶体管集电极、发射极、集电极直流电源和集电极负载组成。基极回路由晶体管基极、发射极、偏置电源和外加激励组成。由偏置电压 E_b 和外加激励控制集电极电流的通断,由集电极回路通过晶体管完成直流能量转变为高频交流能量。高频谐振功率放大器主要研究集电极回路的能量转换关系。

二、工作原理

要了解高频谐振功率放大器的工作原理,首先必须了解晶体管的电流、电压波形及其对应关系。晶体管转移特性如图 2.2 中虚线所示。由于输入信号较大,可用折线近似转移

特性, 如图中实线所示。图中 U'_B 为管子导通电压, g_m 为特性斜率。

设输入电压为一余弦电压, 即

$$u_b = U_{bm} \cos \omega t$$

则管子基极、发射极间电压 u_{BE} 为

$$u_{BE} = E_B + u_b = E_B + U_{bm} \cos \omega t \quad (2.1-1)$$

在丙类工作时, $E_B < U'_B$, 在这种偏置条件下, 集电极电流 i_c 为余弦脉冲, 其最大值为 i_{cmax} , 电流流通的相角为 2θ , 通常称 θ 为集电极电流的通角, 丙类工作 $\theta < \frac{\pi}{2}$ 。把集电极电流脉冲, 用付氏级数展开, 可分解为直流、基波和各次谐波, 因此, 集电极电流 i_c 可写为

$$\begin{aligned} i_c &= I_{c0} + i_{c1} + i_{c2} + \cdots \\ &= I_{c0} + I_{c1m} \cos \omega t + I_{c2m} \cos 2\omega t + \cdots \end{aligned} \quad (2.1-2)$$

式中, I_{c0} 为直流电流, I_{c1m} 、 I_{c2m} 分别为基波、二次谐波电流幅度。

谐振功率放大器的集电极负载是一高 Q 的 LC 并联振荡回路, 如果选取谐振角频率 ω_0 等于输入信号 u_b 的角频率 ω , 那么, 尽管在集电极电流脉冲中含有丰富的高次谐波分量, 但由于并联谐振回路的选频滤波作用, 振荡回路两端的电压, 可近似认为只有基波电压, 即

$$u_c = U_{cm} \cos \omega t = I_{c1m} R_c \cos \omega t \quad (2.1-3)$$

式中, U_{cm} 为 u_c 的振幅; R_c 为 LC 回路的谐振电阻。

晶体管集电极、发射极间电压 u_{CE} 等于

$$u_{CE} = E_C - u_c = E_C - U_{cm} \cos \omega t \quad (2.1-4)$$

u_b 、 i_c (包含 i_{c1})、 u_c 、 u_{CE} 之间的时间关系波形如图 2.3 所示。

由图可见, 虽然集电极电流为脉冲, 但由于 LC 并联谐振回路选频滤波作用, 集电极电压仍为余弦波形, 且 u_{CE} 与 u_{BE} 反相。

另外, 已知集电极电流 i_c 中有很多谐波分量, 如果将 LC 振荡回路调谐在信号的 n 次谐波上, 即 $\omega_0 = n\omega$, 则在回路两端将得到 $n\omega$ 的电压 $u_c = I_{c1m} R_{cn} \cos n\omega t$ 的输出信号, 它的频率是激励信号频率的 n 倍, 所以这种谐振功率放大器称为倍频器。

三、高频谐振功率放大器中的能量关系

在集电极电路中, LC 振荡回路得到的高频功率为

$$P_o = \frac{1}{2} I_{c1m} \cdot U_{cm} = \frac{1}{2} I_{c1m}^2 \cdot R_c = \frac{1}{2} \frac{U_{cm}^2}{R_c} \quad (2.1-5)$$

集电极电源 E_C 供给的直流输入功率为

$$P_E = E_C \cdot I_{c0} \quad (2.1-6)$$

直流输入功率 P_E 与集电极输出高频功率 P_o 之差为集电极耗散功率 P_c , 即

$$P_c = P_E - P_o \quad (2.1-7)$$

它是耗散在晶体管集电结上的损耗功率。集电极效率 η_c 为输出高频功率 P_o 与直流输入功率 P_E 之比, 即

$$\eta_c = \frac{P_o}{P_E} = \frac{1}{2} \cdot \frac{I_{c1m} \cdot U_{cm}}{I_{c0} \cdot E_C} \quad (2.1-8)$$

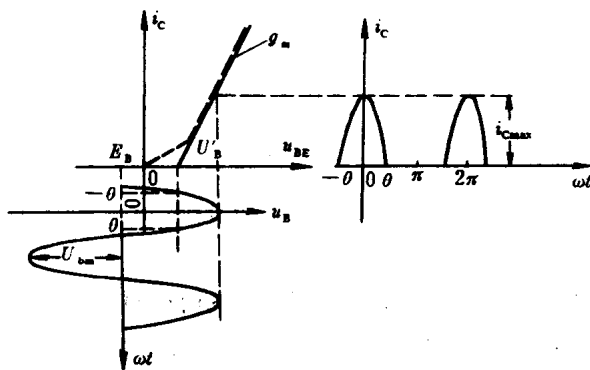


图 2.2 丙类工作情况输入电压、集电极电流波形

它是表示集电极回路能量转换的重要参数。谐振功率放大器就是要获取尽量大的 P_c 和尽量高的 η_c 。

由式(2.1-8)可见, 集电极效率 η_c 决定于比值 $I_{c1m}/I_{c0} \cdot U_{cm}/E_c$ 的乘积, 前者称为波形系数 $g_1(\theta)$ 即

$$g_1(\theta) = \frac{I_{c1m}}{I_{c0}} \quad (2.1-9)$$

后者称为集电极电压利用系数 ξ , 即

$$\xi = \frac{U_{cm}}{E_c} \quad (2.1-10)$$

因此式(2.1-8)又可写为

$$\eta_c = \frac{1}{2} g_1(\theta) \cdot \xi \quad (2.1-11)$$

可见, 要提高 η_c , 应提高输出电压幅度 U_{cm} 和增大波形系数 $g_1(\theta)$ 。 $g_1(\theta)$ 与 i_c 波形有关。放大器甲类工作时, $\theta = 180^\circ$, $g_1(\theta) \leq 1$, 效率的最大值 $\eta_{cmax} = 50\%$; 乙类工作时, $\theta = 90^\circ$, $g_1(\theta) = \frac{\pi}{2}$, $\eta_{cmax} = 78.5\%$; 丙类工作时, $\theta < 90^\circ$, $g_1(\theta)$ 随 θ 减小而增大, $\theta = 0^\circ$ 时, $g_1(\theta)$

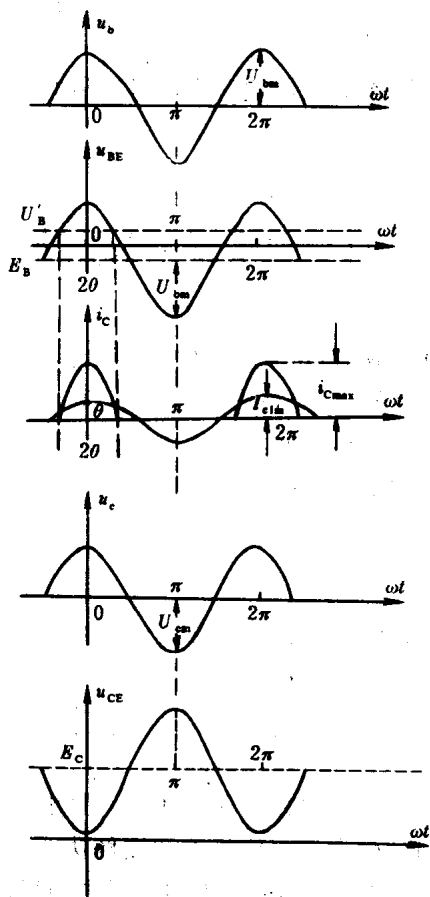


图 2.3 电流、电压波形

$= 2$ ，若 $\xi = 1$ ， $\eta_{\text{cmax}} = 100\%$ 。实际的 θ 不可能为零，因此效率也不可能达到 100% 。但是，由此可见， θ 越小，效率越高。所以，高频功率放大器选择丙类工作，以获得比甲类、乙类更高的效率。

丙类放大器效率高还可从集电极损耗功率来看。由

$$\eta_c = \frac{P_o}{P_E} = \frac{1}{1 + \frac{P_c}{P_o}}$$

可知，当 P_o 一定时，减小 P_c 可提高 η_c 。 P_c 可表示为

$$P_c = \frac{1}{2\pi} \int_{-\theta}^{\theta} i_c \cdot u_{ce} \cdot d\omega t \quad (2.1-12)$$

因此，减小 $i_c \cdot u_{ce}$ 及通角 θ 可减小 P_c ，由图 2.3 可看出， i_c 的最大值与 u_{ce} 的最小值对应，通角 θ 越小， i_c 越集中在 u_{cmin} 附近，集电极损耗也就越小。

在高频功率放大器中，提高集电极效率的同时，还应尽量提高输出功率。根据式(2.1-7)和式(2.1-8)，可得

$$P_o = \frac{P_c}{\frac{1}{\eta_c} - 1} \quad (2.1-13)$$

可见，当晶体管允许损耗功率 P_c 一定时， η_c 越高，输出功率 P_o 越大。

第二节 丙类谐振功率放大器的工作状态分析

为了获取大功率高效率的输出，必须对谐振功率放大器的工作状态进行分析，目前常用的分析方法有解析法和图解法。解析法简单，概念清楚，可给出定量的近似结果；图解法形象直观，但是要获得定量的结果比较麻烦。

一、解析分析法

解析分析法首先要解决的问题是找到器件的数学模型。由于晶体管处于大信号非线性工作，特性曲线可用折线近似，如晶体管转移特性可用图 2.4 (a) 表示，晶体管特性放大区

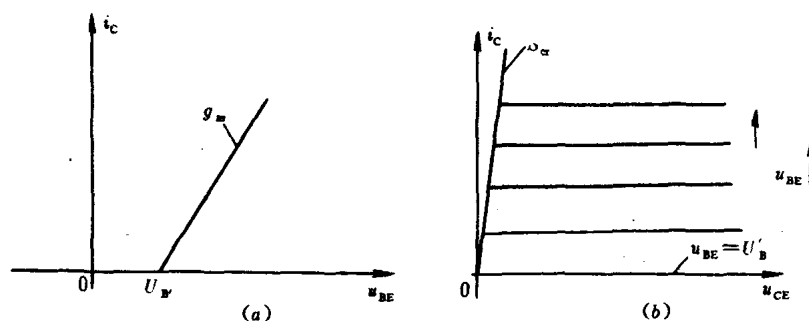


图 2.4 理想化的转移特性和输出特性
(a) 转移特性；(b) 输出特性