

- ▶3.1 高频小信号放大器
- ▶3.2 高频功率放大器的原理与特性
- ▶3.3 高频功率放大器的实际线路



# 一、概述

1. 作用: 不失真地放大高频信号,且以高效输出大功率。 主要应用于无线电发射机

因为能量或功率是不能放大的,高频信号的功率放大,其实质是在输入高频信号的控制下,将电源直流功率转换成交流输出功率(高频功率)。即电流供给集电极以直流功率,当输入信号电流加到晶体管的基极时,由于晶体管电流控制作用,很小的基极电流变化就可能引起很大的集电极电流的变化,这样在负载上就得到一个大的输出功率。

因此除要求高频功率放大器除了产生符合要求的高频功率外,还应要 求具有<mark>高的转换效率</mark>

### 2. 分类:

- (1) 宽带功放:效率不高,适用于中小功率
- (2) 谐振功放: 高效大功率, 频带窄

- 3. 与低频功放的异同:
  - (1)都要求高效输出大功率
  - (2) 工作频率和相对频率宽度不同:

低频功放工作频率低,相对频带宽,因此不能采用调 谐负载,只能用电阻、变压器等非调谐负载

高频功放工作频率很高,相对频带窄,一般采用选频 网络作为负载。也称谐振功率放大器。

- 4. 谐振功放的特点:
  - (1) 以调谐回路做负载,完成滤波和阻抗变换
  - (2) 工作在 C 类,以高效输出大功率
  - (3) 工作在大信号状态:线性放大区和截至区

## 电路要求:

- (1)要求工作在 C 类状态,要求基极偏置电压 E<sub>b</sub> 为负值,使晶体管工作在截止区。
  - (2)激励信号为大信号,要求  $U_b \ge 0.5$ v
  - (3) 负载为谐振回路

晶体管工作在截止和导通两种状态下,基极电流  $i_b$  和集电极电流  $i_c$  都是高频脉冲。  $i_c$  除了含有有用 基波分量外,还有谐波分量和其他频率成份,因此用谐振回路选出有用分量,滤除无用的频率分量。

采用部分接入,使谐振回路呈现出高频功放所要求的最 佳负载阻抗值,即<mark>匹配</mark>。使高频功放高效输出大功率。

# 二、工作原理

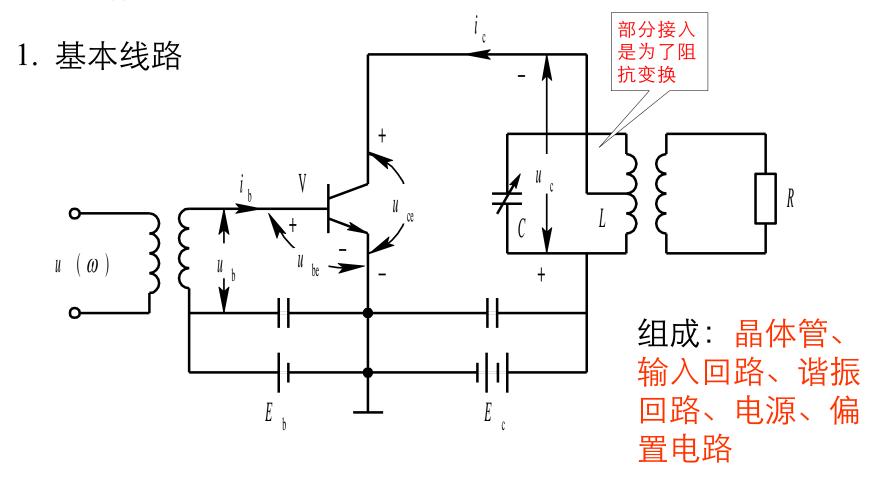


图 3-12 晶体管高频功率放大器的原理线路

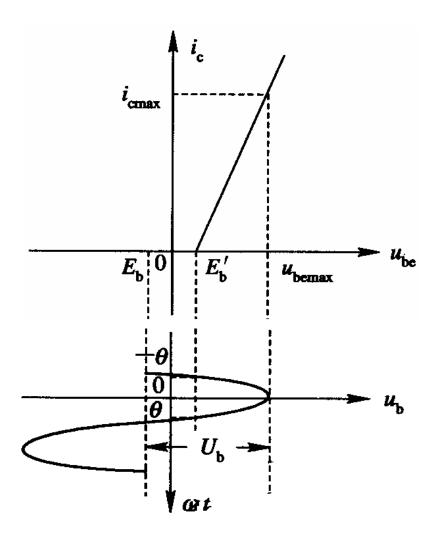


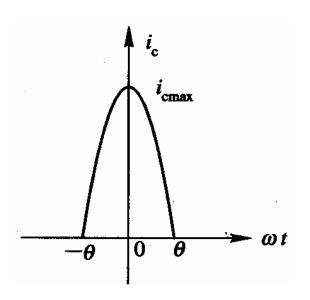
2. 电流、电压波形

设输入信号为: 
$$u_b = U_b \cos \omega t$$

曲图3-12有: 
$$u_{be} = E_b + U_b \cos \omega t$$
 (3-17)

则  $U_{he}$  的波形为:





由晶体管的转移特性可获得 $i_c$ 的波形

由于输入为大信号,当管子导通时,主要工作在线性区,因此转移特性进行了折线化的近似。

K & Company of the co

由图可看出,波形有如下特点:

- (1) 基极偏置可能为负,若无激励信号,则晶体管截止;
- (2) U<sub>b</sub> 很大, U<sub>b</sub>>0.5v;

$$U_{be} \square E_b'$$
 ;  $i_c \square 0$  (3) 晶体管处于开关状态:  $U_{be} < E_b'$  ;  $i_c = 0$  因此  $i_c$  是一周期性的余旋脉冲

定义:通角——一个周期内电流导通角度的一半,用 0 表示

周期性脉冲可以分解成直流、基波(信号频率分量)和各次谐波分量,即对 $i_c$ 进行傅氏级数展开有:

$$\begin{split} i_c &= I_{co} + I_{c1} \cos \omega t + \cdots I_{cn} \cos n\omega t + \cdots \\ I_{co} &= i_{c \max} \frac{\sin \theta - \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_0(\theta) \\ I_{c1} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c1} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c2} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c3} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c4} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c5} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c4} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c5} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c5} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c5} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c5} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c5} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c5} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c5} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c5} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c5} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c5} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c5} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} a_1(\theta) \\ \\ I_{c5} &= i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta \cos \theta}{\pi (1 - \cos \theta)} = i_{c \max} \frac{\theta - \sin \theta}{\pi (1$$

$$I_{cn} = i_{c \max} \frac{2\sin n\theta \cos \theta - 2n\sin \theta \cos n\theta}{n\pi (n^2 - 1)(1 - \cos \theta \cos \theta)} = i_{c \max} a_n(\theta) \quad (n > 1)$$

分解系数的数值参见附录。



## 3. 回路滤波作用

为了得到不失真的输出,采用 LC 并联谐振回路对  $i_c$  进行滤波,取出基波分量,滤除直流和谐波分量。

因为谐振回路的谐振频率为激励信号的频率,它对 $i_c$ 基波分量呈现出大的谐振电阻,而对于谐振频率相差较大的直流和谐波分量呈现出很小的阻抗,因而输出很小,几乎为0

此时回路的输出电压为:

$$u_o = u_c = I_{cl} R_L cos(\omega t) = U_c cos(\omega t)$$

则集电极电压为:  $u_{ce} = E_c - u_o = E_c - U_c cos(\omega t)$ 



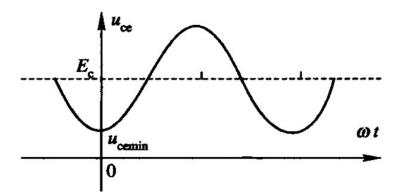
# 电流电压波形图:

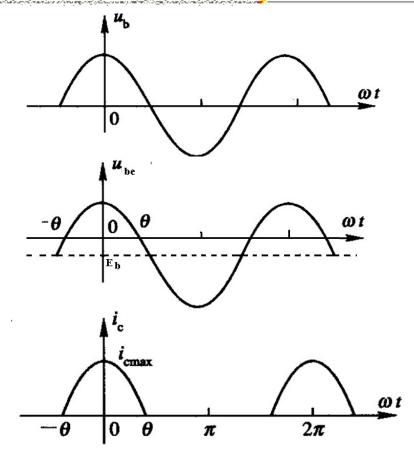
$$u_b = U_b \cos(\omega t)$$

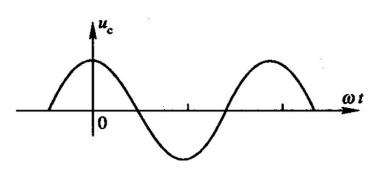
$$u_{be} = E_b + U_b \cos(\omega t)$$

$$i_c = I_{C0} + I_{c1}\cos(\omega t) + \cdots$$

$$u_{ce} = E_c - U_c \cos(\omega t)$$
$$= E_c - I_{c1} R_L \cos(\omega t)$$









# 由图可知:

- (1)  $u_{ce}$  中的交流分量与  $u_{c}$  反向;
- (2) wt=0 时, $I_{cmax}$ , $U_{cemin}$ , $U_{bemax}$  同时出现,因此,当集电极电压  $U_{ce}$  最大时,电流  $I_c$  为 0 ,所以集电极管耗功率减小,这正好 c 类放大器效率高的原因。



# 4、高频功放的能量关系

(1) 输出功率  $P_1$ —— 谐振回路得到的高频功率 (高频一

周的平均功率):
$$P_1 = \frac{1}{2} I_{c1} U_c = \frac{1}{2} I_{c1}^2 R_L = \frac{1}{2} \frac{U_c^2}{R_L}$$
(3 — 22)

(2) 集电极电源供给的<u>直流输入功率</u> $P_0$ 为:

$$P_0 = I_{c0} E_c ag{3-23}$$

(3) 管耗功率——直流输入功率与集电极输出高频功率之差

$$P_c = P_0 - P_1 \tag{3-24}$$

(4) 集电极效率 
$$\eta$$
 
$$\eta = \frac{P_1}{P_0} = \frac{1}{2} \frac{I_{c1}}{I_{c0}} \frac{U_c}{E_c} = \frac{1}{2} \gamma \xi$$
 (3-25)

其中
$$\gamma = \frac{I_{c1}}{I_{c0}} = \frac{\alpha_1(\theta)}{\alpha_0(\theta)}$$
 为波形系数;

$$\xi = \frac{U_c}{E_c}$$
 为集电极电压利用系数。

η的物理意义:说明直流功率转换成交流功率的能力。

曲 (3-24、3-25) 有
$$P_1 = \frac{P_c}{\frac{1}{\eta - 1}}$$
 (3-26)

晶体管允许的损耗功率  $P_c$  一定时,效率 η 越高,输出功率  $P_1$  越大。

(5)激励功率——基极电路中,信号源供给的功率

设基波电流振幅为 $I_{b1}$ ,且与 $U_{b}$ 同相,则激励功率为:

$$P_d = \frac{1}{2} I_{b1} U_b \tag{3-27}$$

(6) 功率放大倍数

$$K_p = \frac{P_1}{P_d} \tag{3-28}$$

$$K_p = 10Lg \frac{P_1}{P_d} (dB)$$
 (3 – 29)



- 5. 提高效率的途径:
  - (1)提高电压利用系数。

(2) 提高波形系数 $\gamma$ 

图3-15给出了波形系数、各次谐波分解系数与通角的关系曲线,由图可知:

$$heta$$
  $\square$   $\gamma$   $\square$   $\square$   $\eta$   $\square$ 

但是
$$\theta$$
 太小, $\alpha_1(\theta)$  一,输出功率下降,通常 $\theta$  选  $65^{\circ}\sim75^{\circ}$ 



# 根据导通角划分晶体管工作类别:

 $\Box A$ :  $\mathcal{H} = 180^{\circ}$   $\gamma = 1$   $\eta \Box 50\%$ 

 $\square$ B:  $\mathcal{H} = 90^{\circ}$   $\gamma = 1.57$   $\eta \square 78.5\%$ 

 $C: \mathcal{B} \leq \mathfrak{M}$  这  $\gamma > 1.57$   $\eta$  90%

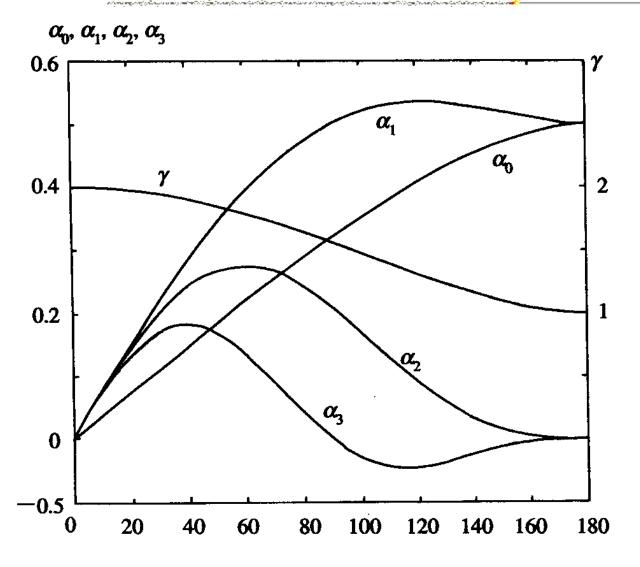


图 3-1 为  $\gamma$ 、 $\alpha_0(\theta)$ 、 $\alpha_1(\theta)$ 、 $\alpha_2(\theta)$ 、 $\alpha_3(\theta)$ 与  $\theta$  的关系