

- ▶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

_{0

3.1 高频小信号放大器

一、概述

- "小信号"——指的是输入信号的电平较低,放大器工作在他的线性范围。
- 1. 功能: 放大各种无线电设备中的高频小信号、阻抗变换和选频滤波

2. 分类

(a) 根据频带宽度可分为窄带放大器和宽带放大器。一般被放大的都是窄带信号。

小信号放大器的基本类型是频带(窄带)放大器,它是以各种选频电路作负载,如并联谐振回路、耦合谐振回路等;

如果要放大多个高频信号,这时用高频宽带放大器,采用无选频作用的负载电路,如高频变压器或传输线变压器。



3. 特点:

- (1)管子线性放大,输入信号很小,着眼于电压增益。
- (2) 以 LC 回路做负载,完成滤波和阻抗匹配。

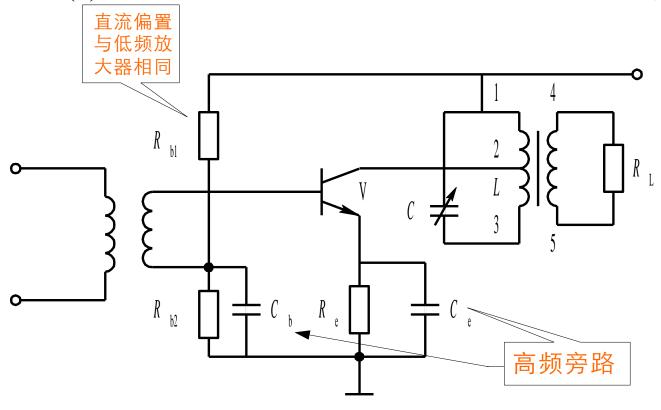
4. 性能指标要求

- (1)增益高,即放大量大
- (2) 频率选择性要好。选择所需信号,抑制无用信号的能力要强。放大器的频带宽度和矩形系数是衡量选择性的重要参数。
 - (3)工作稳定可靠。要求放大器的性能尽可能的不 受外界因素变化的影响,不产生任何自激。

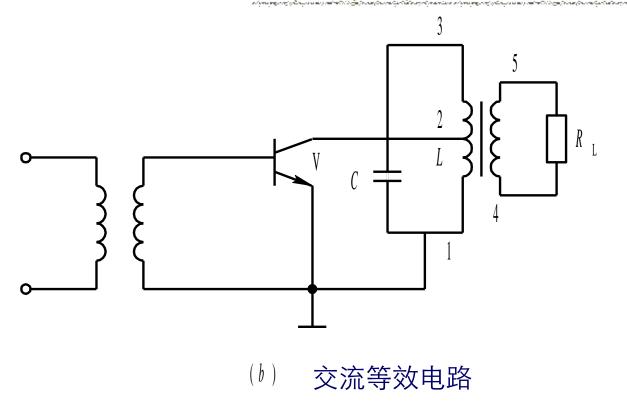
_Ju

二、高频小信号谐振放大器的工作原理

图 3-1(a) 是一典型的高频小信号谐振放大器的实际线路。



② 实际线路



图中采用抽头谐振 回路作为放大器负 载,对信号频率谐 振,即 ω=ω₀ ,完 成阻抗匹配和选频 滤波功能。

输入的是高频小信号,放大器工作在A (甲)类状态

甲类(A)工作状态:晶体管发射结一直处于正向偏置;

乙类(B)工作状态:晶体管发射结半个周期正向,半个周期反向;

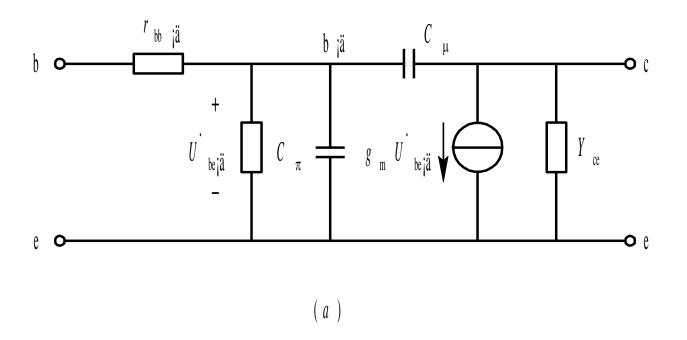
甲乙类(AB)工作状态:介于甲类和乙类之间。正偏时间大于半个周期

丙类(C): 发射结正偏时间小于半个周期。

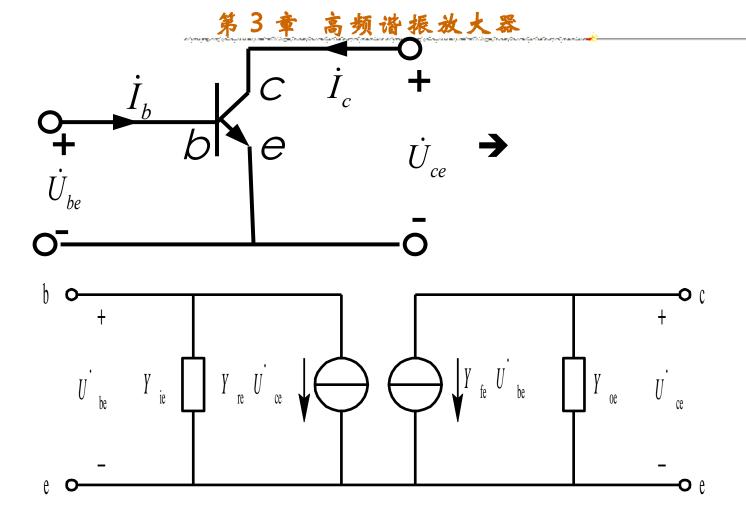
三、放大器性能分析

1. 晶体管高频等效电路

图 3-2(a) 是晶体管在高频运用时的混 Π 等效电路



图中, $C_{\pi}=C_{b'e}$; $C_{\mu}=C_{b'c}$,直接用混 π 等效电路分析放大器性能很不方便,因此用Y参数等效电路来分析。



(b) Y 参数等效电路



其中:

 Y_{ie} 是输出交流短路时的输入导纳:

$$Y_{ie} = \frac{\dot{I}_b}{\dot{U}_b} |_{\dot{U}_{ce}=0}$$

 Y_{re} 是输入交流短路时的反向传输导纳: $Y_{re} = \frac{I_b}{\dot{U}_{ce}} |_{\dot{U}_{be}=0}$

 Y_{fe} 输出交流短路时正向传输导纳: $Y_{fe} = \frac{I_c}{\dot{U}_c}|_{\dot{U}_{ce}=0}$

$$Y_{oe}$$
 是输入交流短路时输出导纳: $Y_{oe} = \frac{I_c}{\dot{U}_{ce}}|_{\dot{U}_{be}=0}$

晶体管的 Y 参数可以直接测量得到,也可根据混等效电路换算得来。在忽略 $r_{b'e}$ 及满足 C_{π} » C_{μ} 的条件下,Y 参数与混 Π 参数之间的关系为:

- 一般在工程上会做如下 近似:
- (1)分析放大器的增益时,忽略 y_{re}的影响
- ;分析放大器<mark>稳定性</mark>时
- ,考虑 y_{re} 的影响。
- (2)小信号放大器, 窄带工作,故在讨论的 频率范围内,近似认为 各参数为常数,不随频 率变化。

$$Y_{ie} \square \frac{j\omega C_{\pi}}{1 + j\omega C_{\pi} r_{bb\square}}$$
 (3 – 1)

$$Y_{oe} \Box j\omega C_u + \frac{j\omega C_{\pi} r_{bb} g_m}{1 + j\omega C_{\pi} r_{bb}} \qquad (3-2)$$

$$Y_{fe} \square \frac{g_m}{1 + j\omega C_{\pi} r_{bb\square}}$$
 (3 – 3)

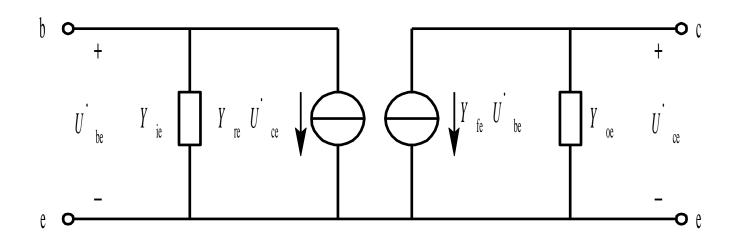
$$Y_{re} \Box \frac{-j\omega C_u}{1 + j\omega C_{\pi} r_{hb\Box}}$$
 (3 – 4)



Y 参数等效电路的参数方程为:

$$I_b = Y_{ie} U_b + Y_{re} U_c$$
 (3 – 5a)

$$I_c = Y_{fe} \dot{U}_b + Y_{oe} \dot{U}_c$$
 (3 – 5b)



(b) Y 参数等效电路



2. 放大器的性能参数

图 3-1 的高频等效电路为:

Y。电源导纳; Y、,是负载导纳

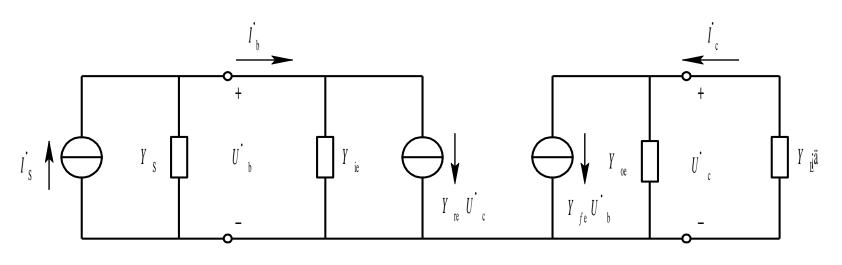


图 3-3 高频小信号放大器的高频等效电路

从图中可以看出:

$$\dot{I}_b = \dot{I}_S - Y_S \dot{U}_b$$
 (3-6a) 外部 $\dot{I}_b = Y_{ie} \dot{U}_b + Y_{re} \dot{U}_c$ (3-5a) 内部 $\dot{I}_c = -Y_L' \dot{U}_c$ (3-b)



根据以上方程可以导出高频小信号放大器的主要性能指标:

① 电压放大倍数 K 由 3-5b、 3-6b 可得: $K = \frac{U_c}{U_b} = -\frac{Y_{fe}}{Y_{oe} + Y_L}$ (3-7) $-般 Y_L \gg Y_{oe} \implies \therefore K \square - Y_{fe} Z_L \qquad Z_L = \frac{1}{Y_L}$

② 输入导纳 Y_i :

由 (3-5a) 和 (3-7) 有:

$$Y_{i} = \frac{I_{b}^{\Box}}{U_{b}} = Y_{ie} + \frac{Y_{re}\dot{U}_{c}}{U_{b}} = Y_{ie} - \frac{Y_{fe}Y_{re}}{Y_{oe} + Y_{L}^{\Box}}$$
(3-8)

③ 输出导纳
$$Y_o = \frac{\dot{I}_c}{\dot{U}_c}\Big|_{I_{S=0}}$$

曲 (3-5b) 有:
$$\frac{\dot{I}_c}{\dot{U}_c} = Y_{oe} + Y_{fe} \frac{\dot{U}_b}{\dot{U}_c}$$

由 (3-5a、3-6a)以及 I_s=0,有:

$$\dot{I}_{b} = -Y_{s}\dot{U}_{b} = Y_{ie}\dot{U}_{b} + Y_{re}\dot{U}_{c}$$
 \Rightarrow $\frac{\dot{U}_{b}}{\dot{U}_{c}} = \frac{Y_{re}}{Y_{S} + Y_{ie}}$

$$Y_{o} = \frac{I_{c}}{U_{c}}\Big|_{I_{S=0}} = Y_{oe} - \frac{Y_{re}Y_{fe}}{Y_{S} + Y_{ie}}$$
(3-9)

④ 通频带和矩形系数

$$B_{0.707} = \frac{f_o}{Q_L}$$

式中: f_0 为回路谐振频率: $f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC_{\square}}}$

L为回路电感; C_{\square} 为回路总电容

 Q_L 为有载品质因素: $Q_L = \frac{1}{\omega_0 Lg_{\square}}$

 g_{Σ} 为回路总电导。

因为负载是一单谐振回路,故矩形系数 $K_{0.1}$ 为 9.95。

四、高频谐振放大器的稳定性

1. 不稳定的原因

晶体管高频工作时,由于 Y_{re} 的存在(混 π 电路中的 C_{μ}),使输出信号反馈到输入端,引起输入电流的变化,如果反馈在信号某一频率上满足正反馈条件,则会产生自激振荡。

关键: Y_{re} 的存在

反向传输导纳 Y_{re} 引入的输入导纳,记为 Y_{ir} 。 忽

略

 $r_{bb'}$ 的影响,则由式 (3-3) 、 (3-4) 有

将 Y_{oe} 归入**负**载**e**_m,并考虑谐振频率 ω_0 附近情况,

有 $Y_{re} \approx -j\omega C_u$

_jt

将 Y_{oe} 归入负载中, 并考虑谐振频率 ω_0 附近情况,

有
$$Y_{oe} + Y_L' = C_L' = G_L'(1 + j2Q_L \frac{\Delta\omega}{\omega_0})$$

则

$$Y_{ir} \approx -\frac{-j\omega_0 C_u g_m}{C_L'(1+j2Q_L \frac{\Delta\omega}{\omega_0})} = j \frac{\omega_0 C_u g_m}{C_L'(1+j2Q_L \frac{\Delta\omega}{\omega_0})}$$
(3 – 11)



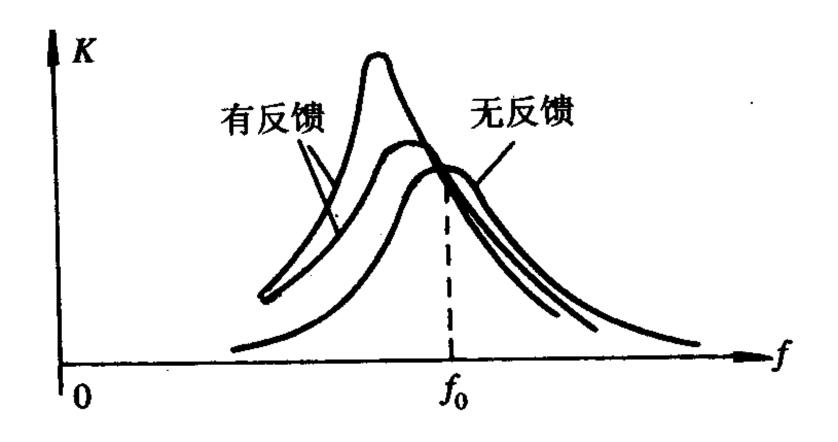


图 3-4 放大器的频率特性



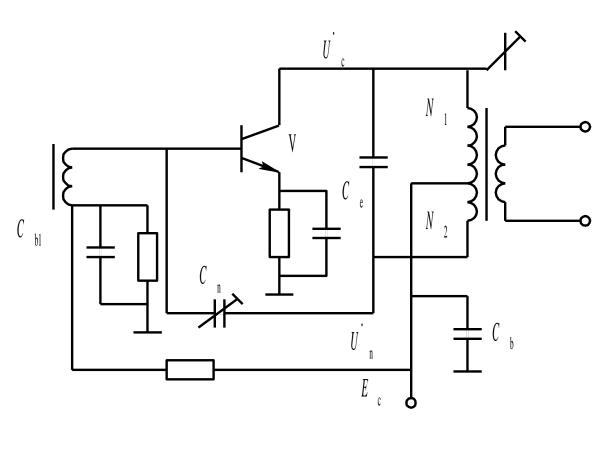
2. 提高放大器稳定性的方法

提高稳定性的关键是消除自激,有以下两种方法:

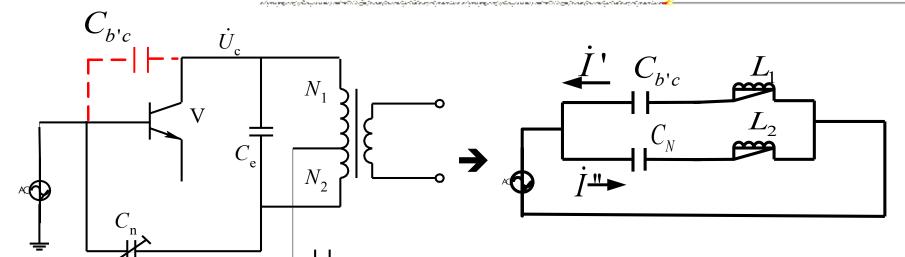
- (1) 减少反馈参数 Y_{re}
 - a. 选 Y_r 小的管子; b. 中和法抵消 Y_r (中和法)
- (2)降低放大器的增益(<mark>失配法</mark>):破坏正反馈的振幅条件。
- a. 中和法

基本思想:在输入输出端引入一附加的外部反馈电路(中和电路)来抵消晶体管内部参数 Yre 的反馈作用,从而保证放大器的稳定工作。





(a)



中和的目的就是使 $\dot{I}'=\dot{I}$ " 调节 C_N ,总可以使 $\dot{I}'=\dot{I}$ "

由电桥平衡条件(对臂 阻抗乘积相等)有:

$$\frac{1}{j\omega_0 C_{b\Box}} j\omega_0 L_2 = \frac{1}{j\omega_0 C_N} j\omega_0 L_1$$

调节 C_N 或 N_1 或 N_2 可实现中和抵消。 $C_N = \frac{L_1}{L_2} C_{b c} = \frac{N_1}{N_2} C_{b c}$

局限性:因为 C_{bc} 随频率变化,因而中和只能在某一频率范围内进行。



b. 失配法

失配法通过增加负载导纳,进而增加总回路导纳,使输出电路失配,输出电压相应减小,对输入端的影响也就减小。可见失配法使用牺牲电路增益来换取电路的稳定。

为了满足增益和稳定性的要求,失配法常用共发-共基电路

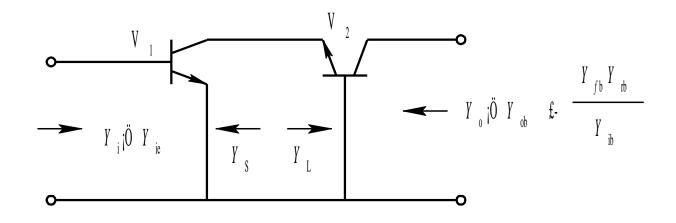


图 3-6 共发一共基电路

共基电路输入导纳大,而共发电路的输出导纳较小,二者相连相当于增大了共发电路的负载导纳而使之失配,从而使共发晶体管内部反馈减弱而提高系统稳定性。

共发电路在负载导纳很大的情况下,虽然电压增益减小,但电流增益仍很大;而共基电路虽然电流增益接近于1,但电压增益较大,所以二者级联后,互相补偿,使电压增益和电流增益均较大。



五、多级谐振放大器

1. 多级单调谐放大器

多级单调谐放大器各级谐振频率相同,均为信号中心频率,各级谐振时电压放大倍数为 K_{01} , K_{02} , …, K_{0n} , 则放大器总的放大倍数为:

$$K_{0\square} = K_{01}K_{02}\cdots K_{0n}$$

由单振荡回路归一化频率特性(参见2-9):

$$\alpha = \left| \frac{Z_p}{R_0} \right| = \frac{1}{\sqrt{1 + \xi^2}}$$

则有 n 个回路的多级放大器的归一化频率特性为:

$$\alpha^{n} = (1 + \xi^{2})^{-n/2}$$



2. 多级双调谐放大器

$$\alpha = \frac{1}{\sqrt{1 + \frac{1}{4}\xi^4}}$$
 (\$\sqrt{2}-34\)

$$\alpha^n = (1 + \frac{1}{4}\xi^4)^{-n/2}$$



表 3-1 多级单调谐放大器的带宽和矩形系数

级数 n	1	2	3	4	5
B_{Σ}/B_1	1.0	0.64	0.51	0.43	0.35
$K_{\scriptscriptstyle 0.1}$	9. 95	4.66	3.74	3.18	3. 07

表 3-2 多级单调谐放大器的带宽和矩形系数

级数 n	· 1	2	3	. 4
B_{Σ}/B_{1}	1.0	0.8	0.71	0.66
$K_{\scriptscriptstyle 0.1}$	3. 15	2.16	1.9	1.8

六、高频集成放大器

- 分类:(1) 非选频的高频集成放大器,以电阻或宽带高频 F变压器作负载
 - (2) 选频的高频集成放大器,用于需要有选频功能的场合

集中放大与集中滤波的优点:

- (1)线路简单,性能可靠,调整方便;
- (2) 可满足不同频率的要求,频率特性较稳定
- (3)可集成

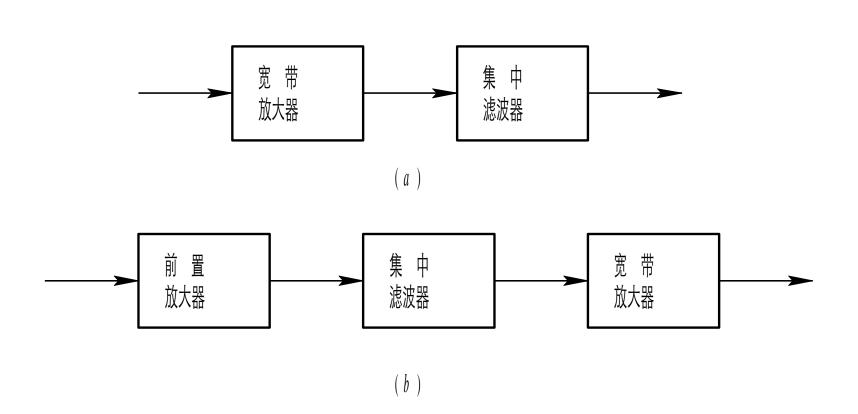


图 3-10 集中选频放大器组成框图