

通信电子电路

任课教师：郑海永

选课号：02002017 课程号：071502101211

上课时间地点：周 1/34 节/7202 周 3/78 节/4403

优选专业年级：电子信息科学与技术 2012 级

[课程主页](#) [Piazza 主页](#)

中国海洋大学 电子工程系

2014 年秋季学期



本章主要内容

- ① LC 谐振回路
- ② 单调谐放大器
- ③ 调谐放大器的级联
- ④ 集中选频小信号调谐放大器
- ⑤ 晶体管高频等效电路及频率参数
- ⑥ 高频调谐放大器
- ⑦ 高频调谐放大器的稳定性

目录 I

- 1 单调谐放大器
 - 基本概念
 - 基本电路
 - 基本原理
 - 基本指标
 - 思考
- 2 调谐放大器的级联
 - 多级单调谐放大器
 - 参差调谐放大器
 - 双调谐回路放大器
 - 思考
- 3 集中选频小信号调谐放大器
 - 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器
- 4 晶体管高频等效电路及频率参数

目录 II

- 晶体管混合 Π 型等效电路
- 晶体管 Y 参数等效电路
- 混合 Π 型等效电路参数与 Y 参数的关系
- 晶体管的高频放大能力及其频率参数

5 高频调谐放大器

- 基本电路
- 基本指标

6 高频调谐放大器的稳定性

- 晶体管内部反馈的有害影响
- 解决办法

内容提要 I

1 单调谐放大器

- 基本概念
- 基本电路
- 基本原理
- 基本指标
- 思考

2 调谐放大器的级联

- 多级单调谐放大器
- 参差调谐放大器
- 双调谐回路放大器
- 思考

3 集中选频小信号调谐放大器

- 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器

4 晶体管高频等效电路及频率参数

- 晶体管混合 Π 型等效电路
- 晶体管 Y 参数等效电路

内容提要 II

- 混合 II 型等效电路参数与 Y 参数的关系
- 晶体管的高频放大能力及其频率参数

5 高频调谐放大器

- 基本电路
- 基本指标

6 高频调谐放大器的稳定性

- 晶体管内部反馈的有害影响
- 解决办法

内容提要 I

1 单调谐放大器

- 基本概念
- 基本电路
- 基本原理
- 基本指标
- 思考

内容提要 II

- 基本电路
- 基本指标

选频放大器

选频和放大

- 将有用的信号不失真的放大。
- 把其他无用的干扰信号抑制掉。

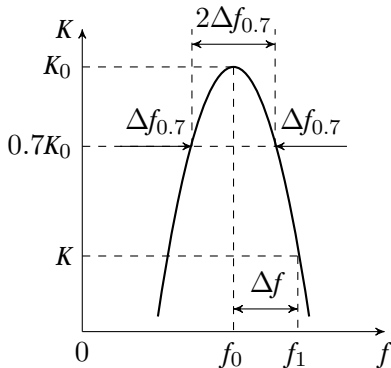
选频放大器

选频和放大

- 将有用的信号不失真的放大。
- 把其他无用的干扰信号抑制掉。

调谐放大器

- 主要由放大器（放大）和调谐回路（选频）两部分组成。
- **调谐**：放大器的集电极负载为调谐回路。
- **选频放大**：对谐振频率 f_0 的信号具有最强的放大作用，而对其他远离 f_0 的频率信号放大作用很差。
- 希望频带尽可能窄，理论上只对单一频率的信号放大，以避免干扰和噪声的影响。



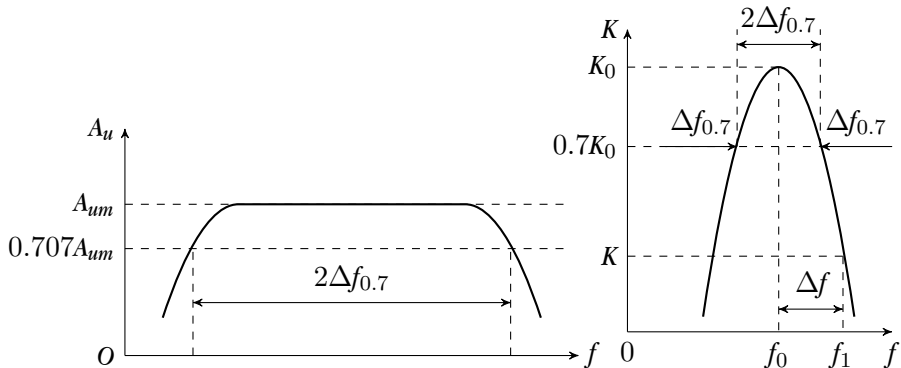
普通放大器 VS. 调谐放大器

集电极负载

纯电阻 VS. 谐振回路

频率特性

通频带宽 VS. 通频带窄



小信号调谐放大器

- 放大信道中的**高频小信号**（有选择的对某一频率的信号放大）。
- **小信号**：电压一般在微伏至毫伏数量级。
- 放大小信号的工作器一般工作在**线性**范围内。

工作状态

一般工作在**甲类**状态，多用在接收机中做高频和中频放大。

指标要求

- 有足够的**增益**，满足**通频带**和**选择性**要求，工作稳定等。
- 放大能力：谐振时的放大倍数 K_0 。
- 选择性能：通频带 B 和选择性 α 。

选频网络

- LC 谐振回路。
- 石英晶体滤波器、陶瓷滤波器和声表面滤波器等。

小信号调谐放大器

- 放大信道中的**高频小信号**（有选择的对某一频率的信号放大）。
- **小信号**：电压一般在微伏至毫伏数量级。
- 放大小信号的工作器一般工作在**线性**范围内。

工作状态

一般工作在**甲类**状态，多用在接收机中做高频和中频放大。

指标要求

- 有足够的**增益**，满足**通频带**和**选择性**要求，工作稳定等。
- 放大能力：谐振时的放大倍数 K_0 。
- 选择性能：通频带 B 和选择性 α 。

选频网络

- LC 谐振回路。
- 石英晶体滤波器、陶瓷滤波器和声表面滤波器等。

小信号调谐放大器

- 放大信道中的**高频小信号**（有选择的对某一频率的信号放大）。
- **小信号**：电压一般在微伏至毫伏数量级。
- 放大小信号的工作器一般工作在**线性**范围内。

工作状态

一般工作在**甲类**状态，多用在接收机中做高频和中频放大。

指标要求

- 有足够的**增益**，满足**通频带**和**选择性**要求，工作稳定等。
- 放大能力：谐振时的放大倍数 K_0 。
- 选择性能：通频带 B 和选择性 α 。

选频网络

- LC 谐振回路。
- 石英晶体滤波器、陶瓷滤波器和声表面滤波器等。

小信号调谐放大器

- 放大信道中的**高频小信号**（有选择的对某一频率的信号放大）。
- **小信号**：电压一般在微伏至毫伏数量级。
- 放大小信号的工作器一般工作在**线性**范围内。

工作状态

一般工作在**甲类**状态，多用在接收机中做高频和中频放大。

指标要求

- 有足够的**增益**，满足**通频带**和**选择性**要求，工作稳定等。
- 放大能力：谐振时的放大倍数 K_0 。
- 选择性能：通频带 B 和选择性 α 。

选频网络

- LC 谐振回路。
- 石英晶体滤波器、陶瓷滤波器和声表面滤波器等。

小信号调谐放大器种类

按谐振回路

- 单调谐放大器
- 双调谐放大器
- 参差调谐放大器

按晶体管连接方法

- 共基级
- 共射级
- 共集级

小信号调谐放大器种类

按谐振回路

- 单调谐放大器
- 双调谐放大器
- 参差调谐放大器

按晶体管连接方法

- 共基级
- 共射级
- 共集级

内容提要 I

1 单调谐放大器

- 基本概念
- 基本电路
- 基本原理
- 基本指标
- 思考

2 调谐放大器的级联

- 多级单调谐放大器
- 参差调谐放大器
- 双调谐回路放大器
- 思考

3 集中选频小信号调谐放大器

- 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器

4 晶体管高频等效电路及频率参数

- 晶体管混合 Π 型等效电路
- 晶体管 Y 参数等效电路

内容提要 II

- 混合 II 型等效电路参数与 Y 参数的关系
- 晶体管的高频放大能力及其频率参数

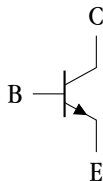
5 高频调谐放大器

- 基本电路
- 基本指标

6 高频调谐放大器的稳定性

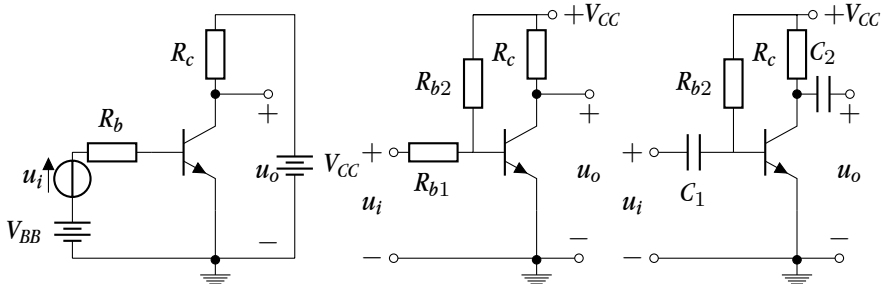
- 晶体管内部反馈的有害影响
- 解决办法

晶体管放大电路



晶体管放大电路

基本共射放大电路 直接耦合共射放大电路 阻容耦合共射放大电路



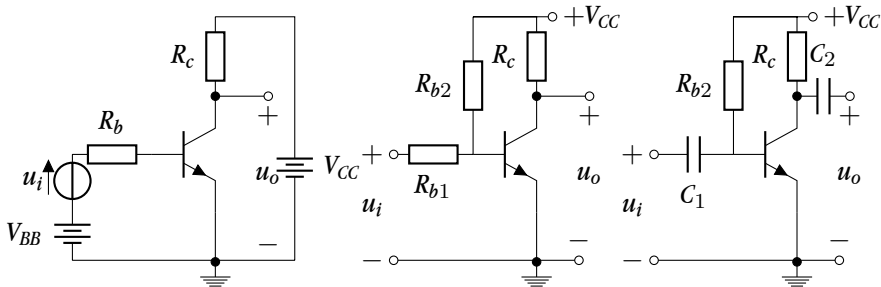
输入回路 输入的电压信号 u_i 接入基级—发射极回路；

输出回路 放大后的信号 u_o 在集电极—发射极回路；

共射 发射极是两个回路的公共端。

晶体管放大电路

基本共射放大电路 直接耦合共射放大电路 阻容耦合共射放大电路

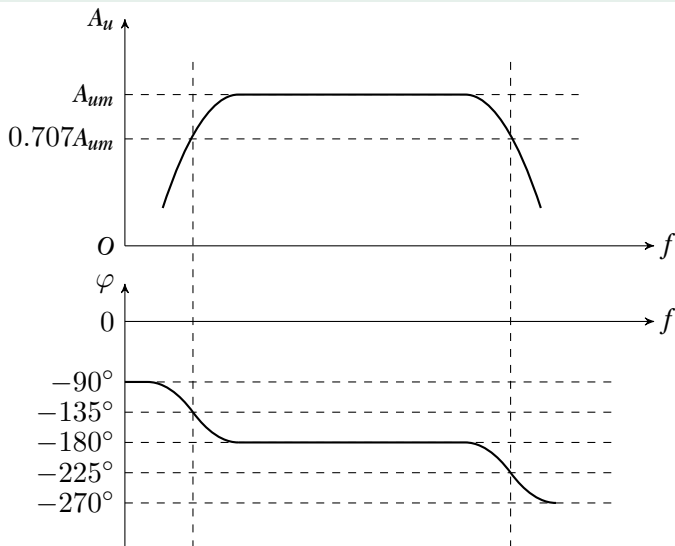


截止区 发射结电压小于开启电压且集电结反向偏置（开关断开）

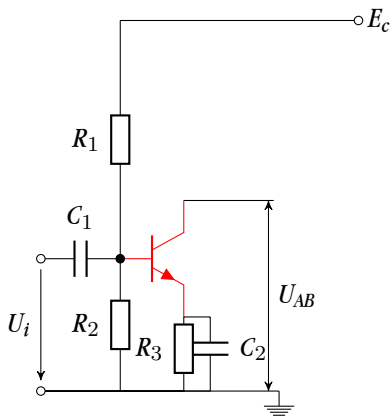
放大区 发射结正向偏置且集电结反向偏置

饱和区 发射结与集电结均处于正向偏置（开关闭合）

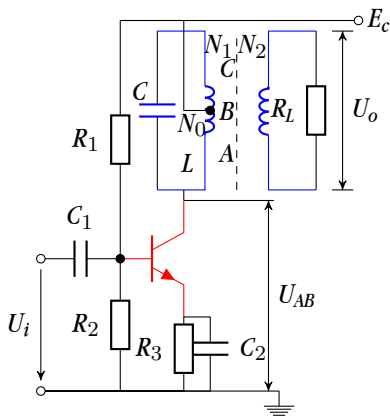
频率特性



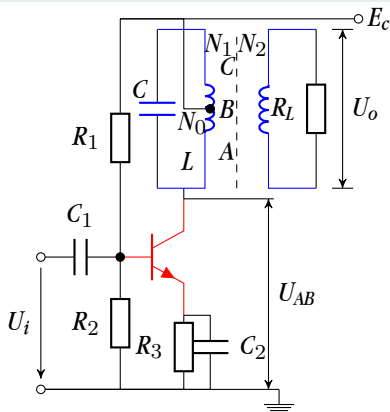
单调谐放大器的电路组成



单调谐放大器的电路组成

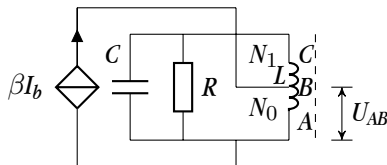
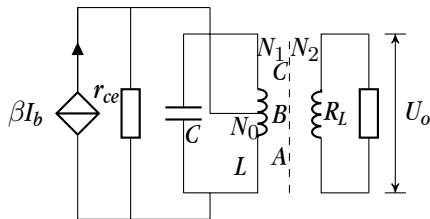
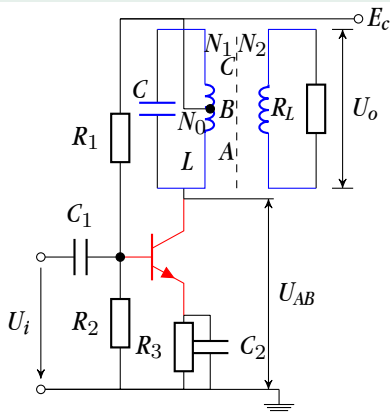


单调谐放大器的电路组成



- R_1 、 R_2 、 R_3 是工作点偏置环节， C_1 为耦合电容， C_2 为旁路电容。
- LC 谐振电路作为放大器集电极负载起**选频**作用，采用抽头接入法以减轻晶体管输出电阻对谐振电路 Q 值的影响。
- R_L 是放大器的负载，它可能是下一级输入端的等效输入电阻。

单调谐放大器的电路组成



- 输入电压 U_i 形成晶体管输入电流 I_b ，通过晶体管放大，集电极电流为 βI_b 。
- 实际的集电极负载为变换到 AB 部分的阻抗 $Z_{AB} = Z_{AC} \left(\frac{N_0}{N_1} \right)^2$ 。
- 调谐放大器的工作原理分析：**放大能力**和**选频性能**。

内容提要 I

1 单调谐放大器

- 基本概念
- 基本电路
- 基本原理
- 基本指标
- 思考

2 调谐放大器的级联

- 多级单调谐放大器
- 参差调谐放大器
- 双调谐回路放大器
- 思考

3 集中选频小信号调谐放大器

- 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器

4 晶体管高频等效电路及频率参数

- 晶体管混合 Π 型等效电路
- 晶体管 Y 参数等效电路

内容提要 II

- 混合 II 型等效电路参数与 Y 参数的关系
- 晶体管的高频放大能力及其频率参数

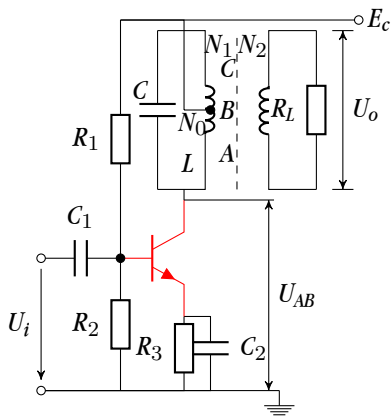
5 高频调谐放大器

- 基本电路
- 基本指标

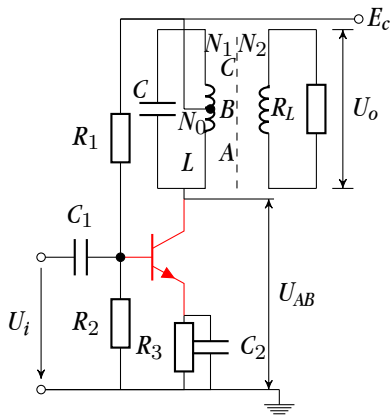
6 高频调谐放大器的稳定性

- 晶体管内部反馈的有害影响
- 解决办法

单调谐放大器的放大能力



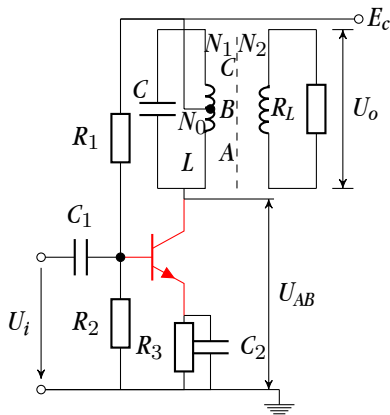
单调谐放大器的放大能力



$$K = \frac{U_o}{U_i} = \frac{U_o}{U_{AB}} \frac{U_{AB}}{U_i}$$

$$= \frac{N_2}{N_0} \frac{\beta I_b Z_{AB}}{I_b r_i} = \beta \frac{Z_{AB}}{r_i} \frac{N_2}{N_0}$$

单调谐放大器的放大能力

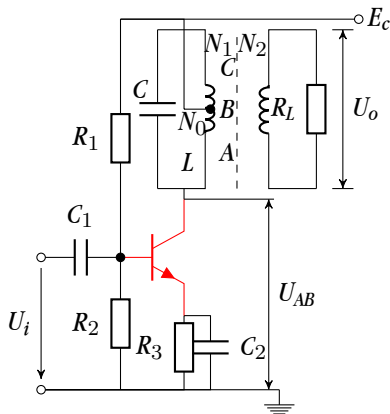


$$K = \frac{U_o}{U_i} = \frac{U_o}{U_{AB}} \frac{U_{AB}}{U_i}$$

$$= \frac{N_2}{N_0} \frac{\beta I_b Z_{AB}}{I_b r_i} = \beta \frac{Z_{AB}}{r_i} \frac{N_2}{N_0}$$

$$Z_{AB} = Z_{AC} \left(\frac{N_0}{N_1} \right)^2$$

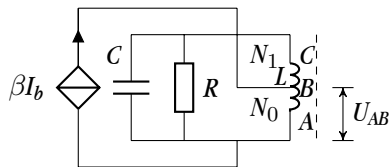
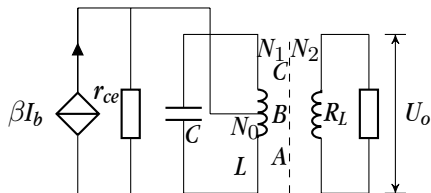
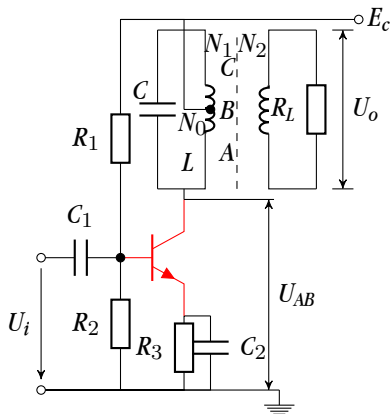
单调谐放大器的放大能力



$$\begin{aligned}
 K &= \frac{U_o}{U_i} = \frac{U_o}{U_{AB}} \frac{U_{AB}}{U_i} \\
 &= \frac{N_2}{N_0} \frac{\beta I_b Z_{AB}}{I_b r_i} = \beta \frac{Z_{AB}}{r_i} \frac{N_2}{N_0} \\
 &= \beta \frac{Z_{AC}}{r_i} \left(\frac{N_0}{N_1} \right)^2 \frac{N_2}{N_0} \\
 &= \frac{\beta}{r_i} \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right) Z_{AC}
 \end{aligned}$$

- 对于不同频率的信号， Z_{AC} 不同；对于频率 f_0 的信号， Z_{AC} 最高，故 K 也最高。
- K 的频率特性和并联谐振回路的特性相同。

单调谐放大器的放大能力



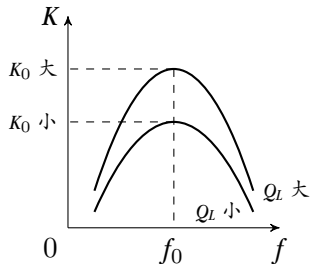
$$\text{谐振时: } Z_{AC} = R = r_{ce} \left(\frac{N_1}{N_0} \right)^2 // Q_0 \omega_0 L // R_L \left(\frac{N_1}{N_2} \right)^2 = Q_L \omega_0 L$$

$$\text{谐振电压放大倍数: } K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

单调谐放大器的选频性能

$$\text{电压放大倍数: } K = \frac{\beta}{r_i} \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right) Z_{AC}$$

$$\text{谐振电压放大倍数: } K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

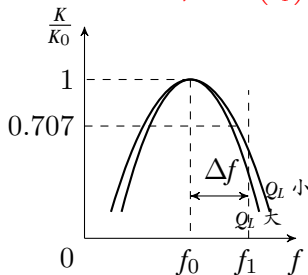
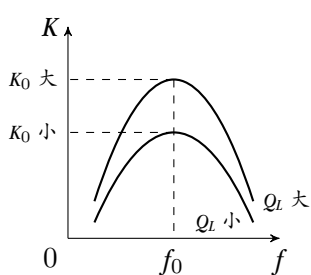


- 放大器的频率特性取决于谐振电路的频率特性，谐振电路的 Q_L 值对选频性能有很大影响。
- 当 $\omega_0 L$ 一定而 Q_L 值不同时， Q_L 越大， K_0 越大，频率曲线越尖锐。

单调谐放大器的选频性能

$$\text{电压放大倍数: } K = \frac{\beta}{r_i} \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right) Z_{AC}$$

$$\text{谐振电压放大倍数: } K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

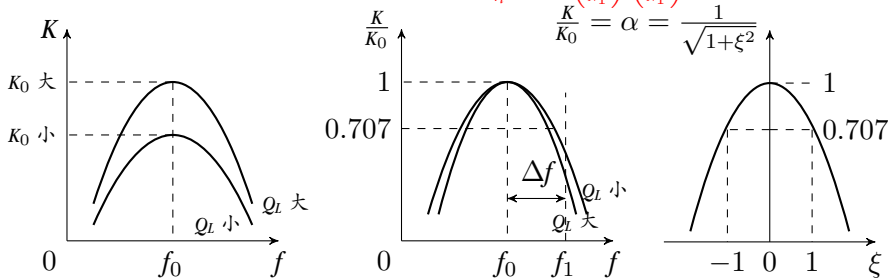


- Q_L 小, 通频带 ($2\Delta f_{0.7}$) 宽; 而 Q_L 大, 通频带则窄。 $B = \frac{f_0}{Q_L}$
- 若以某一频偏 Δf 为参考标准, 则 Q_L 大, 衰减量大, 选择性好; Q_L 小则选择性差。
- 实际工作中常常需要**通频带足够宽而选择性又要好** (相矛盾)。

单调谐放大器的选频性能

$$\text{电压放大倍数: } K = \frac{\beta}{r_i} \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right) Z_{AC}$$

$$\text{谐振电压放大倍数: } K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$



由并联谐振电路阻抗特性 $Z_{AC} = \frac{Q_L \omega_0 L}{\sqrt{1+Q_L^2 \left(\frac{f}{f_0} - \frac{f_0}{f} \right)^2}}$, 得

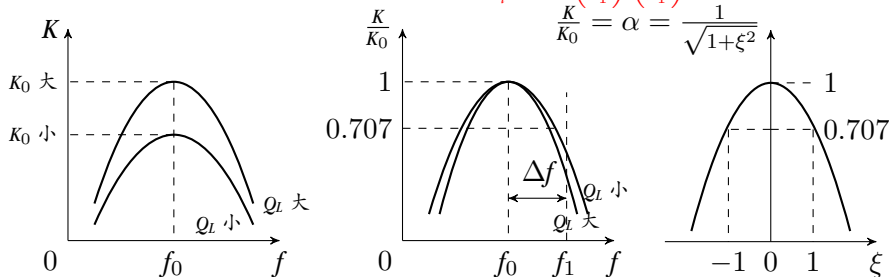
$$K = \frac{\beta}{r_i} \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right) \frac{Q_L \omega_0 L}{\sqrt{1+Q_L^2 \left(\frac{f}{f_0} - \frac{f_0}{f} \right)^2}} = \frac{K_0}{\sqrt{1+Q_L^2 \left(\frac{f}{f_0} - \frac{f_0}{f} \right)^2}}$$

$$\text{通用谐振曲线: } \frac{K}{K_0} = \alpha = \frac{1}{\sqrt{1+Q_L^2 \left(\frac{f}{f_0} - \frac{f_0}{f} \right)^2}} = \frac{1}{\sqrt{1+\xi^2}}$$

单调谐放大器的选频性能

$$\text{电压放大倍数: } K = \frac{\beta}{r_i} \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right) Z_{AC}$$

$$\text{谐振电压放大倍数: } K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$



- f 偏离 f_0 称为失谐, 失谐程度通常用 $\frac{\Delta f}{f_0} = \frac{f-f_0}{f_0}$ 来表示。
- 谐振点附近, 广义失谐量 $\xi = Q_L \left(\frac{f}{f_0} - \frac{f_0}{f} \right) \approx Q_L \frac{2\Delta f}{f_0}$ 与 $\frac{\Delta f}{f_0}$ 近似成正比。
- 谐振点, $\Delta f = 0$, $\xi = 0$; $\frac{\Delta f}{f_0}$ 愈大, ξ 越大, 表明失谐程度大。
- $\xi > 0$, 则 $f > f_0$; $\xi < 0$, 则 $f < f_0$ 。 $\xi = \pm 1 \Rightarrow \alpha = \frac{1}{\sqrt{2}}$ 对应通频带的上下边界。

最大增益及阻抗匹配条件

谐振电压放大倍数

$$K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

最大增益及阻抗匹配条件

谐振电压放大倍数

$$K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

- β 和 r_i 由所用管子的性能及工作点决定。
- L 由实际可用的 LC 元件决定（以能获得较高的空载 Q_0 为度）。
- Q_L 由通频带和选择性的具体要求决定。
- 当上述各个参数决定以后，一般通过调整匝比的方法获得高的增益。

最大增益及阻抗匹配条件

谐振电压放大倍数

$$K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

- β 和 r_i 由所用管子的性能及工作点决定。
- L 由实际可用的 LC 元件决定（以能获得较高的空载 Q_0 为度）。
- Q_L 由通频带和选择性的具体要求决定。
- 当上述各个参数决定以后，一般通过调整匝比的方法获得高的增益。

最大增益及阻抗匹配条件

谐振电压放大倍数

$$K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

- β 和 r_i 由所用管子的性能及工作点决定。
- L 由实际可用的 LC 元件决定（以能获得较高的空载 Q_0 为度）。
- Q_L 由通频带和选择性的具体要求决定。
- 当上述各个参数决定以后，一般通过调整匝比的方法获得高的增益。

最大增益及阻抗匹配条件

谐振电压放大倍数

$$K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

- β 和 r_i 由所用管子的性能及工作点决定。
- L 由实际可用的 LC 元件决定（以能获得较高的空载 Q_0 为度）。
- Q_L 由通频带和选择性的具体要求决定。
- 当上述各个参数决定以后，一般通过调整匝比的方法获得高的增益。

最大增益及阻抗匹配条件

谐振电压放大倍数

$$K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

匝比越高越好？

最大增益及阻抗匹配条件

谐振电压放大倍数

$$K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

匝比越高越好？

$$Z_{AC} = R = r_{ce} \left(\frac{N_1}{N_0} \right)^2 // Q_0 \omega_0 L // R_L \left(\frac{N_1}{N_2} \right)^2 = Q_L \omega_0 L$$

- 当提高 $\frac{N_0}{N_1}$ 或 $\frac{N_2}{N_1}$ 时，同时会使 Q_L 降低，而 Q_L 的降低会使 K_0 下降且选择性变坏。
- 既要保证一定的 Q_L 值，又要达到尽可能高的增益，有一个最佳匝比。
- 当变换到谐振电路的负载 R'_L 等于变换到谐振电路的内阻 r'_{ce} 时，可得最大增益。

$$\text{最佳匝比 } \frac{N_0}{N_1} = \sqrt{\frac{\eta r_{ce}}{2Q_L \omega_0 L}} \quad \frac{N_2}{N_1} = \sqrt{\frac{\eta R_L}{2Q_L \omega_0 L}} \quad \text{谐振电路的效率 } \eta = \frac{Q_0 - Q_L}{Q_0}$$

$$\text{阻抗匹配条件下最大电压放大倍数: } K_{0\max} = \frac{\beta \eta}{2r_i} \sqrt{r_{ce} R_L}$$

内容提要 I

1 单调谐放大器

- 基本概念
- 基本电路
- 基本原理
- 基本指标
- 思考

2 调谐放大器的级联

- 多级单调谐放大器
- 参差调谐放大器
- 双调谐回路放大器
- 思考

3 集中选频小信号调谐放大器

- 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器

4 晶体管高频等效电路及频率参数

- 晶体管混合 Π 型等效电路
- 晶体管 Y 参数等效电路

内容提要 II

- 混合 II 型等效电路参数与 Y 参数的关系
- 晶体管的高频放大能力及其频率参数

5 高频调谐放大器

- 基本电路
- 基本指标

6 高频调谐放大器的稳定性

- 晶体管内部反馈的有害影响
- 解决办法

放大能力和选频性能

放大

谐振电压放大倍数

$$K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

选频

通频带和选择性

$$B = 2\Delta f_{0.7} = \frac{f_0}{Q_L} \quad \alpha = \frac{K}{K_0} = \frac{1}{\sqrt{1 + Q_L^2 \left(\frac{f}{f_0} - \frac{f_0}{f} \right)^2}}$$

放大能力和选频性能

放大

谐振电压放大倍数

$$K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

选频

通频带和选择性

$$B = 2\Delta f_{0.7} = \frac{f_0}{Q_L} \quad \alpha = \frac{K}{K_0} = \frac{1}{\sqrt{1 + Q_L^2 \left(\frac{f}{f_0} - \frac{f_0}{f} \right)^2}}$$

- 单谐振回路矩形系数 $K_{0.1} = 10$ 为定值，显然选频性能不很理想（矩形系数越接近 1 越理想）。
- 提高通频带与改善选择性相矛盾。
- $K_0 B = \frac{\beta}{r_i} f_0 \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$ 为常数，增益越高，带宽就越窄。

放大能力和选频性能

放大

谐振电压放大倍数

$$K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

选频

通频带和选择性

$$B = 2\Delta f_{0.7} = \frac{f_0}{Q_L} \quad \alpha = \frac{K}{K_0} = \frac{1}{\sqrt{1 + Q_L^2 \left(\frac{f}{f_0} - \frac{f_0}{f} \right)^2}}$$

- 单谐振回路矩形系数 $K_{0.1} = 10$ 为定值，显然选频性能不很理想（矩形系数越接近 1 越理想）。
- 提高通频带与改善选择性相矛盾。
- $K_0 B = \frac{\beta}{r_i} f_0 \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$ 为常数，增益越高，带宽就越窄。

放大能力和选频性能

放大

谐振电压放大倍数

$$K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

选频

通频带和选择性

$$B = 2\Delta f_{0.7} = \frac{f_0}{Q_L} \quad \alpha = \frac{K}{K_0} = \frac{1}{\sqrt{1 + Q_L^2 \left(\frac{f}{f_0} - \frac{f_0}{f} \right)^2}}$$

- 单谐振回路矩形系数 $K_{0.1} = 10$ 为定值，显然选频性能不很理想（矩形系数越接近 1 越理想）。
- 提高通频带与改善选择性相矛盾。
- $K_0 B = \frac{\beta}{r_i} f_0 \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$ 为常数，增益越高，带宽就越窄。

放大能力和选频性能

放大

谐振电压放大倍数

$$K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

选频

通频带和选择性

$$B = 2\Delta f_{0.7} = \frac{f_0}{Q_L} \quad \alpha = \frac{K}{K_0} = \frac{1}{\sqrt{1 + Q_L^2 \left(\frac{f}{f_0} - \frac{f_0}{f} \right)^2}}$$

- 单谐振回路矩形系数 $K_{0.1} = 10$ 为定值，显然选频性能不很理想（矩形系数越接近 1 越理想）。
- 提高通频带与改善选择性相矛盾。
- $K_0 B = \frac{\beta}{r_i} f_0 \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$ 为常数，增益越高，带宽就越窄。

为保证足够的增益和适当的带宽 $\Rightarrow$ 调谐放大器的级联

内容提要 I

1 单调谐放大器

- 基本概念
- 基本电路
- 基本原理
- 基本指标
- 思考

2 调谐放大器的级联

- 多级单调谐放大器
- 参差调谐放大器
- 双调谐回路放大器
- 思考

3 集中选频小信号调谐放大器

- 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器

4 晶体管高频等效电路及频率参数

- 晶体管混合 Π 型等效电路
- 晶体管 Y 参数等效电路

内容提要 II

- 混合 II 型等效电路参数与 Y 参数的关系
- 晶体管的高频放大能力及其频率参数

5 高频调谐放大器

- 基本电路
- 基本指标

6 高频调谐放大器的稳定性

- 晶体管内部反馈的有害影响
- 解决办法

习题：调谐放大器

2-16

高频小信号放大电路的主要技术指标有哪些？

习题：调谐放大器

2-16 高频小信号放大电路的主要技术指标有哪些？

答

- 高频小信号放大电路由**放大器**和**选频器**组成。
 - ▶ 衡量放大电路的主要技术指标有**中心频率**、**通频带**和**选择性**、**增益**、**噪声系数**与**灵敏度**。
 - ▶ 中心频率、通频带和选择性主要由选频器决定；增益、噪声系数与灵敏度主要由放大器决定。

习题：调谐放大器

2-16

高频小信号放大电路的主要技术指标有哪些？
如何理解选择性与通频带的关系？

答

- 高频小信号放大电路由**放大器**和**选频器**组成。
 - ▶ 衡量放大电路的主要技术指标有**中心频率**、**通频带**和**选择性**、**增益**、**噪声系数**与**灵敏度**。
 - ▶ 中心频率、通频带和选择性主要由选频器决定；增益、噪声系数与灵敏度主要由放大器决定。

习题：调谐放大器

2-16

高频小信号放大电路的主要技术指标有哪些？
如何理解选择性与通频带的关系？

答

- 高频小信号放大电路由**放大器**和**选频器**组成。
 - ▶ 衡量放大电路的主要技术指标有**中心频率**、**通频带**和**选择性**、**增益**、**噪声系数**与**灵敏度**。
 - ▶ 中心频率、通频带和选择性主要由选频器决定；增益、噪声系数与灵敏度主要由放大器决定。
- 选择性与通频带的关系为：**选择性越好，通频带越窄；通频带越宽，则选择性越差**。
 - ▶ 在实际工作中，常常希望通频带足够宽而选择性又要好，但两者是矛盾的。
 - ▶ 有时选择适当的 Q 值，可以兼顾两者，但有时不能兼顾，就需要另外采取措施。

习题：调谐放大器

2-18 一个调谐放大器，当提高 $\frac{N_0}{N_1}$ 或 $\frac{N_2}{N_1}$ 时，有时可以使 K_0 增加，有时却反而使 K_0 下降，为什么？

习题：调谐放大器

2-18 一个调谐放大器，当提高 $\frac{N_0}{N_1}$ 或 $\frac{N_2}{N_1}$ 时，有时可以使 K_0 增加，有时却反而使 K_0 下降，为什么？

答

- 调谐放大器的谐振电压放大倍数为

$$K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right) \propto \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

所以，当提高 $\frac{N_0}{N_1}$ 或 $\frac{N_2}{N_1}$ 时，可以使 K_0 增加；

- 但又因为

$$Q_L = \frac{r_{ce} \left(\frac{N_1}{N_0} \right)^2 // Q_0 \omega_0 L // R_L \left(\frac{N_1}{N_2} \right)^2}{\omega_0 L} \propto \frac{1}{\left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)}$$

所以，当提高 $\frac{N_0}{N_1}$ 或 $\frac{N_2}{N_1}$ 时， Q_L 下降，又使 K_0 反而下降，它们之间存在一个最佳匝比问题。

习题：调谐放大器

2-18 一个调谐放大器，当提高 $\frac{N_0}{N_1}$ 或 $\frac{N_2}{N_1}$ 时，有时可以使 K_0 增加，有时却反而使 K_0 下降，为什么？

答

- 调谐放大器的谐振电压放大倍数为

$$K_0 = \frac{\beta}{r_i} Q_L \omega_0 L \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right) \propto \left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)$$

所以，当提高 $\frac{N_0}{N_1}$ 或 $\frac{N_2}{N_1}$ 时，可以使 K_0 增加；

- 但又因为

$$Q_L = \frac{r_{ce} \left(\frac{N_1}{N_0} \right)^2 // Q_0 \omega_0 L // R_L \left(\frac{N_1}{N_2} \right)^2}{\omega_0 L} \propto \frac{1}{\left(\frac{N_0}{N_1} \right) \left(\frac{N_2}{N_1} \right)}$$

所以，当提高 $\frac{N_0}{N_1}$ 或 $\frac{N_2}{N_1}$ 时， Q_L 下降，又使 K_0 反而下降，它们之间存在一个最佳匝比问题。

内容提要 I

1 单调谐放大器

- 基本概念
- 基本电路
- 基本原理
- 基本指标
- 思考

2 调谐放大器的级联

- 多级单调谐放大器
- 参差调谐放大器
- 双调谐回路放大器
- 思考

3 集中选频小信号调谐放大器

- 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器

4 晶体管高频等效电路及频率参数

- 晶体管混合 Π 型等效电路
- 晶体管 Y 参数等效电路

内容提要 II

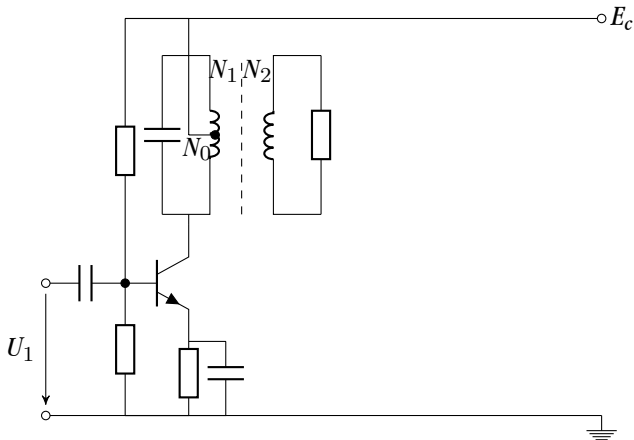
- 混合 II 型等效电路参数与 Y 参数的关系
- 晶体管的高频放大能力及其频率参数

5 高频调谐放大器

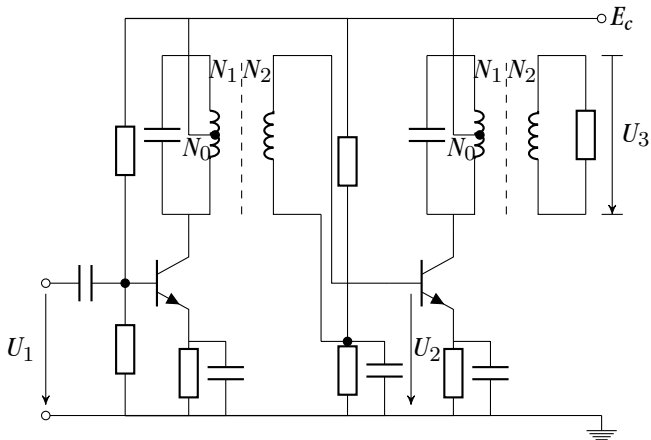
- 基本电路
- 基本指标

6 高频调谐放大器的稳定性

- 晶体管内部反馈的有害影响
- 解决办法



单调谐放大器



两级单调谐回路放大器

调谐放大器的级联

单调谐回路

多级单调谐放大器 每一级都调谐在同一频率上

参差调谐放大器 各级回路的谐振频率参差错开

双调谐回路 频带宽、选择性好

单级双调谐回路放大器 双调谐回路两回路调谐于同一频率

多级双调谐回路放大器 多个单级双调谐回路放大器的级联

调谐放大器的级联

单调谐回路

多级单调谐放大器 每一级都调谐在同一频率上

参差调谐放大器 各级回路的谐振频率参差错开

双调谐回路

频带宽、选择性好

单级双调谐回路放大器 双调谐回路两回路调谐于同一频率

多级双调谐回路放大器 多个单级双调谐回路放大器的级联

内容提要 I

1 单调谐放大器

- 基本概念
- 基本电路
- 基本原理
- 基本指标
- 思考

2 调谐放大器的级联

- 多级单调谐放大器
- 参差调谐放大器
- 双调谐回路放大器
- 思考

3 集中选频小信号调谐放大器

- 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器

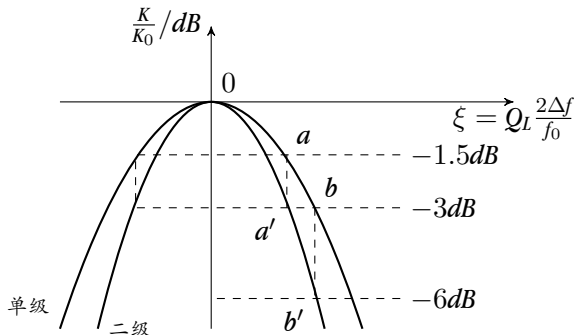
4 晶体管高频等效电路及频率参数

- 晶体管混合 Π 型等效电路
- 晶体管 Y 参数等效电路

内容提要 II

- 基本电路
- 基本指标

- 多级单调谐放大器的每一级都调谐在同一频率上。
- 设各级单调谐放大器电压放大倍数是 $K_1, K_2, \dots$
- 设各级单调谐放大器的谐振电压放大倍数是 $K_{01}, K_{02}, \dots$
- 则 $K_{\text{总}} = K_1 K_2 \dots$ $\frac{K_{\text{总}}}{K_{0\text{总}}} = \frac{K}{K_{01}} \frac{K}{K_{02}} \dots$ 。
- $K_{\text{总}}(\text{dB}) = K_1(\text{dB}) + K_2(\text{dB}) + \dots$ $\frac{K_{\text{总}}}{K_{0\text{总}}}(\text{dB}) = \frac{K}{K_{01}}(\text{dB}) + \frac{K}{K_{02}}(\text{dB}) + \dots$ 。



- 对应于每一个频率，两级的选择性 (dB) 应为单级的两倍。
- 两级的选择性提高而通频带变窄。

- 多级单调谐放大器的每一级都调谐在同一频率上。
- 设各级单调谐放大器电压放大倍数是 $K_1, K_2, \dots$
- 设各级单调谐放大器的谐振电压放大倍数是 $K_{01}, K_{02}, \dots$
- 则 $K_{\text{总}} = K_1 K_2 \dots \quad \frac{K_{\text{总}}}{K_{0\text{总}}} = \frac{K}{K_{01}} \frac{K}{K_{02}} \dots$ 。
- $K_{\text{总}}(\text{dB}) = K_1(\text{dB}) + K_2(\text{dB}) + \dots \quad \frac{K_{\text{总}}}{K_{0\text{总}}}(\text{dB}) = \frac{K}{K_{01}}(\text{dB}) + \frac{K}{K_{02}}(\text{dB}) + \dots$ 。

$$B_{\text{总}} = 2\Delta f_{0.7(\text{总})} = \frac{f_0}{Q_L} \sqrt{\sqrt[n]{2} - 1} = 2\Delta f_{0.7(\text{单})} \sqrt{\sqrt[n]{2} - 1} \quad n > 1 \text{ 且 } n \in N^*$$

- $n > 1 \text{ 且 } n \in N^*$, 故 $\sqrt{\sqrt[n]{2} - 1} < 1$ (缩小系数), 因此多级调谐放大器级联后, 总的通频带比单级放大器通频带缩小了。
- 调谐放大器级联后, 选择性提高, 但总的通频带变窄。

内容提要 II

- 基本电路
- 基本指标

双参差调谐放大器

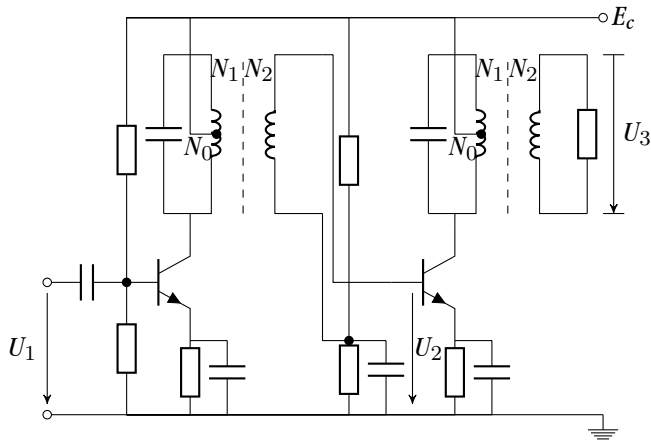
双参差调谐

将两级单调谐回路放大器的谐振频率，分别调整到略高于和略低于信号的中心频率。

双参差调谐放大器

双参差调谐

将两级单调谐回路放大器的谐振频率，分别调整到略高于和略低于信号的中心频率。



- 设信号中心频率 f_0 ，则第一级调谐于 $f_0 + \Delta f_d$ ，第二级调谐于 $f_0 - \Delta f_d$ 。
- 每个谐振回路工作于失谐状态，参差失谐量 $\pm \frac{\Delta f_d}{f_0}$ ，广义参差失谐量 $\pm \xi_0 = \pm Q_L \frac{2\Delta f_d}{f_0}$ 。

双参差调谐放大器

双参差调谐

将两级单调谐回路放大器的谐振频率，分别调整到略高于和略低于信号的中心频率。

- ① 在 f_0 处两个回路处于失谐状态，谐振点附近的 $K_{\text{总}}$ 减小，合成的频率曲线较为平坦，使总的**通频带展宽**。
- ② 参差调谐的综合频率特性与广义参差失谐量 $\xi_0 = Q_L \frac{2\Delta f_d}{f_0}$ 有关： ξ_0 愈小则愈尖，愈大则愈平；若 ξ_0 过大，出现马鞍形双峰。
 - ▶ $\xi_0 < 1$ 为单峰； $\xi_0 > 1$ 为双峰； $\xi_0 = 1$ 单峰中最平坦的情况。
 - ▶ $\xi_0 > 1$ 且 ξ_0 愈大，则双峰距离越远，中间下凹愈严重。
- ③ 参差调谐在 f_0 处失谐，则在 f_0 点放大倍数 $K_{0\text{总}}$ 比调谐于同一频率的两级放大倍数小。

$$\frac{K_{0\text{总}}(\text{参差失谐 } \xi_0)}{K_{0\text{总}}(\text{调谐于同一 } f_0)} = \frac{1}{1 + \xi_0^2}$$

双参差调谐放大器

双参差调谐

将两级单调谐回路放大器的谐振频率，分别调整到略高于和略低于信号的中心频率。

- ① 在 f_0 处两个回路处于失谐状态，谐振点附近的 $K_{\text{总}}$ 减小，合成的频率曲线较为平坦，使总的**通频带展宽**。
- ② 参差调谐的综合频率特性与**广义参差失谐量** $\xi_0 = Q_L \frac{2\Delta f_d}{f_0}$ 有关： ξ_0 愈小则愈尖，愈大则愈平；若 ξ_0 过大，出现马鞍形双峰。
 - ▶ $\xi_0 < 1$ 为单峰； $\xi_0 > 1$ 为双峰； $\xi_0 = 1$ 单峰中最平坦的情况。
 - ▶ $\xi_0 > 1$ 且 ξ_0 愈大，则双峰距离越远，中间下凹愈严重。
- ③ 参差调谐在 f_0 处失谐，则在 f_0 点放大倍数 $K_{0\text{总}}$ 比调谐于同一频率的两级放大倍数小。

$$\frac{K_{0\text{总}}(\text{参差失谐 } \xi_0)}{K_{0\text{总}}(\text{调谐于同一 } f_0)} = \frac{1}{1 + \xi_0^2}$$

双参差调谐放大器

双参差调谐

双参差调谐 将两级单调谐回路放大器的谐振频率，分别调整到略高于和略低于信号的中心频率。

- ① 在 f_0 处两个回路处于失谐状态，谐振点附近的 $K_{\text{总}}$ 减小，合成的频率曲线较为平坦，使总的**通频带展宽**。
- ② 参差调谐的综合频率特性与**广义参差失谐量** $\xi_0 = Q_L \frac{2\Delta f_d}{f_0}$ 有关： ξ_0 愈小则愈尖，愈大则愈平；若 ξ_0 过大，出现**马鞍形双峰**。
 - ▶ $\xi_0 < 1$ 为单峰； $\xi_0 > 1$ 为双峰； $\xi_0 = 1$ 单峰中最平坦的情况。
 - ▶ $\xi_0 > 1$ 且 ξ_0 愈大，则双峰距离越远，中间下凹愈严重。
- ③ 参差调谐在 f_0 处失谐，则在 f_0 点放大倍数 $K_{0\text{总}}$ 比调谐于同一频率的两级放大倍数小。

$$\frac{K_{0\text{总}}(\text{参差失谐 } \xi_0)}{K_{0\text{总}}(\text{调谐于同一 } f_0)} = \frac{1}{1 + \xi_0^2}$$

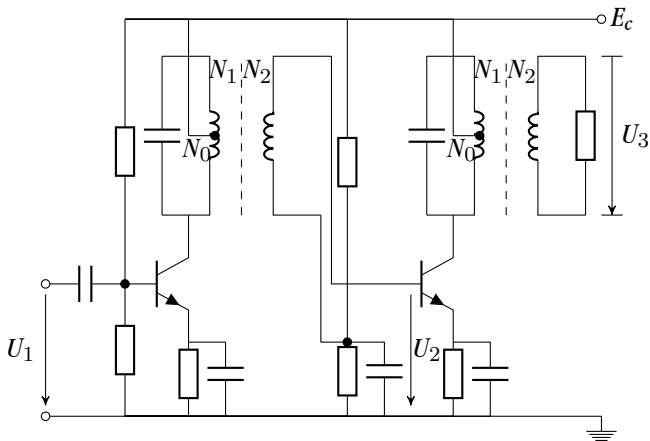
内容提要 I

- 1 单调谐放大器
 - 基本概念
 - 基本电路
 - 基本原理
 - 基本指标
 - 思考
- 2 调谐放大器的级联
 - 多级单调谐放大器
 - 参差调谐放大器
 - 双调谐回路放大器
 - 思考
- 3 集中选频小信号调谐放大器
 - 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器
- 4 晶体管高频等效电路及频率参数
 - 晶体管混合 Π 型等效电路
 - 晶体管 Y 参数等效电路

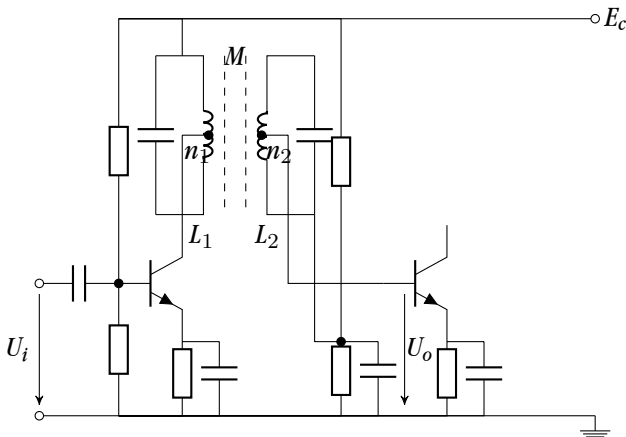
内容提要 II

- 基本电路
- 基本指标

两级单调谐回路



单级双调谐回路：频带宽、选择性好



- 集电极电路采用互感耦合的双调谐回路，两回路参数相同，靠互感 M 耦合，调谐于同一频率 f_0 。
- 临界双调谐放大器通频带 $B_{\text{双}} = \sqrt{2}B_{\text{单}}$ ，矩形系数 $K_{0.1} = 3.16$ 。
- 临界状态的双调谐放大器谐振曲线顶部较平坦，下降部分也较陡，具有较好的选择性（更接近矩形）。

单级双调谐回路：频带宽、选择性好

多级双调谐回路：

- 频带宽度大于相同级数的单调谐放大器的频带宽度。
- 总通频带不变时，总增益也下降较少。
- 矩形系数比单调谐放大器更接近于 1，选择性较好。
- 缺点：结构较复杂，调整较困难。
- 集中选频小信号调谐放大器

单级双调谐回路：频带宽、选择性好

多级双调谐回路：

- 频带宽度大于相同级数的单调谐放大器的频带宽度。
- 总通频带不变时，总增益也下降较少。
- 矩形系数比单调谐放大器更接近于 1，选择性较好。
- 缺点：结构较复杂，调整较困难。
- 集中选频小信号调谐放大器

内容提要 II

- 基本电路
- 基本指标

习题：多级单调谐放大器

2-24 调谐在同一频率的三级单调谐放大器，中心频率为 465kHz ，每个回路的 $Q_L = 40$ ，问总的通频带 $B_{\text{总}}$ 是多少？

如要求总通频带为 10kHz ，则允许 Q_L 最大为多少？

解

$$B_{\text{单}} = 2\Delta f_{0.7(\text{单})} = \frac{f_0}{Q_L}$$

$$B_{\text{总}} = 2\Delta f_{0.7(\text{总})} = 2\Delta f_{0.7(\text{单})} \sqrt{\sqrt[n]{2} - 1} = \frac{f_0}{Q_L} \sqrt{\sqrt[n]{2} - 1}$$

习题：多级单调谐放大器

2-24 调谐在同一频率的三级单调谐放大器，中心频率为 465kHz ，每个回路的 $Q_L = 40$ ，问总的通频带 $B_{\text{总}}$ 是多少？

如要求总通频带为 10kHz ，则允许 Q_L 最大为多少？

解

$$B_{\text{单}} = 2\Delta f_{0.7(\text{单})} = \frac{f_0}{Q_L}$$

$$B_{\text{总}} = 2\Delta f_{0.7(\text{总})} = 2\Delta f_{0.7(\text{单})} \sqrt{\sqrt[n]{2} - 1} = \frac{f_0}{Q_L} \sqrt{\sqrt[3]{2} - 1}$$

$$\frac{f_0}{Q_L} = 2\Delta f_{0.7(\text{单})} = \frac{2\Delta f_{0.7(\text{总})}}{\sqrt{\sqrt[3]{2} - 1}}$$

习题：调谐放大器的级联

2-27 参差调谐放大电路与多级单调谐放大电路的区别是什么？

内容提要 I

1 单调谐放大器

- 基本概念
- 基本电路
- 基本原理
- 基本指标
- 思考

2 调谐放大器的级联

- 多级单调谐放大器
- 参差调谐放大器
- 双调谐回路放大器
- 思考

3 集中选频小信号调谐放大器

- 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器

4 晶体管高频等效电路及频率参数

- 晶体管混合 Π 型等效电路
- 晶体管 Y 参数等效电路

内容提要 II

- 混合 II 型等效电路参数与 Y 参数的关系
- 晶体管的高频放大能力及其频率参数

5 高频调谐放大器

- 基本电路
- 基本指标

6 高频调谐放大器的稳定性

- 晶体管内部反馈的有害影响
- 解决办法

内容提要 I

1 单调谐放大器

- 基本概念
- 基本电路
- 基本原理
- 基本指标
- 思考

2 调谐放大器的级联

- 多级单调谐放大器
- 参差调谐放大器
- 双调谐回路放大器
- 思考

3 集中选频小信号调谐放大器

- 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器

4 晶体管高频等效电路及频率参数

- 晶体管混合 Π 型等效电路
- 晶体管 Y 参数等效电路

内容提要 II

- 混合 II 型等效电路参数与 Y 参数的关系
- 晶体管的高频放大能力及其频率参数

5 高频调谐放大器

- 基本电路
- 基本指标

6 高频调谐放大器的稳定性

- 晶体管内部反馈的有害影响
- 解决办法

多级调谐放大器回路多，调谐麻烦。

前置放大器



集中滤波器



宽带放大器

- ① 电路简单，调整方便。
- ② 性能稳定。
- ③ 易于大规模生产，成本低。

集中滤波器 选频

- 石英晶体滤波器（压电效应）
- 陶瓷滤波器（压电效应）
- 声表面波滤波器（电声换能）

多级调谐放大器回路多，调谐麻烦。

前置放大器



集中滤波器



宽带放大器

- ① 电路简单，调整方便。
- ② 性能稳定。
- ③ 易于大规模生产，成本低。

集中滤波器 选频

- 石英晶体滤波器（压电效应）
- 陶瓷滤波器（压电效应）
- 声表面波滤波器（电声换能）

多级调谐放大器回路多，调谐麻烦。

前置放大器



集中滤波器



宽带放大器

- ① 电路简单，调整方便。
- ② 性能稳定。
- ③ 易于大规模生产，成本低。

集中滤波器 选频

- 石英晶体滤波器（压电效应）
- 陶瓷滤波器（压电效应）
- 声表面波滤波器（电声换能）

多级调谐放大器回路多，调谐麻烦。

前置放大器



集中滤波器



宽带放大器

- ① 电路简单，调整方便。
- ② 性能稳定。
- ③ 易于大规模生产，成本低。

集中滤波器 选频

- 石英晶体滤波器（压电效应）
- 陶瓷滤波器（压电效应）
- 声表面波滤波器（电声换能）

内容提要 I

1 单调谐放大器

- 基本概念
- 基本电路
- 基本原理
- 基本指标
- 思考

2 调谐放大器的级联

- 多级单调谐放大器
- 参差调谐放大器
- 双调谐回路放大器
- 思考

3 集中选频小信号调谐放大器

- 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器

4 晶体管高频等效电路及频率参数

- 晶体管混合 Π 型等效电路
- 晶体管 Y 参数等效电路

内容提要 II

- 混合 II 型等效电路参数与 Y 参数的关系
- 晶体管的高频放大能力及其频率参数

5 高频调谐放大器

- 基本电路
- 基本指标

6 高频调谐放大器的稳定性

- 晶体管内部反馈的有害影响
- 解决办法

低频管 VS. 高频管

按照晶体管实际使用时工作频率的高低分为**低频管**和**高频管**

- 低频工作时，常将晶体管的电流放大系数看成与频率无关的常数。
- 高频工作时，晶体管电流放大系数与频率有明显的关系。
 - ▶ 频率越高，电流放大系数越小。
 - ▶ 导致管子放大能力下降，管子的输入输出阻抗变化复杂，容易产生自激，给设计和调整工作带来一定困难。
- 高频管分析方法与低频管不同。

低频管 VS. 高频管

按照晶体管实际使用时工作频率的高低分为**低频管**和**高频管**

- 低频工作时，常将晶体管的电流放大系数看成与频率无关的常数。
- 高频工作时，晶体管电流放大系数与频率有明显的关系。
 - ▶ 频率越高，电流放大系数越小。
 - ▶ 导致管子放大能力下降，管子的输入输出阻抗变化复杂，容易产生自激，给设计和调整工作带来一定困难。
- 高频管分析方法与低频管不同。

低频管 VS. 高频管

按照晶体管实际使用时工作频率的高低分为**低频管**和**高频管**

- 低频工作时，常将晶体管的电流放大系数看成与频率无关的常数。
- 高频工作时，晶体管电流放大系数与频率有明显的关系。
 - ▶ 频率越高，电流放大系数越小。
 - ▶ 导致管子放大能力下降，管子的输入输出阻抗变化复杂，容易产生自激，给设计和调整工作带来一定困难。
- 高频管分析方法与低频管不同。

低频管 VS. 高频管

按照晶体管实际使用时工作频率的高低分为**低频管**和**高频管**

- 低频工作时，常将晶体管的电流放大系数看成与频率无关的常数。
- 高频工作时，晶体管电流放大系数与频率有明显的关系。
 - ▶ 频率越高，电流放大系数越小。
 - ▶ 导致管子放大能力下降，管子的输入输出阻抗变化复杂，容易产生自激，给设计和调整工作带来一定困难。
- 高频管分析方法与低频管不同。

物理参数等效电路

物理概念清楚，容易接受。

T型等效电路 高频电路

混合II型等效电路 宽频带电路

网络参数等效电路

分析计算简便，比较抽象。

b参数等效电路 低频电路

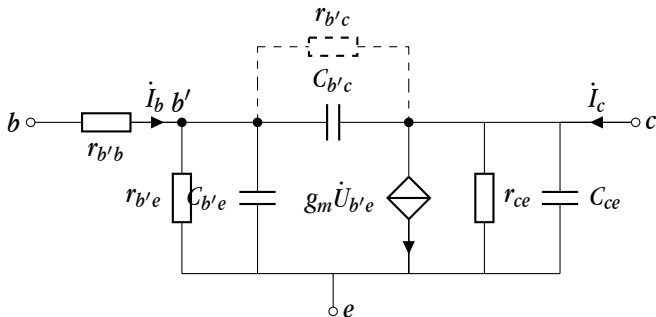
Y参数等效电路 高频调谐电路

内容提要 I

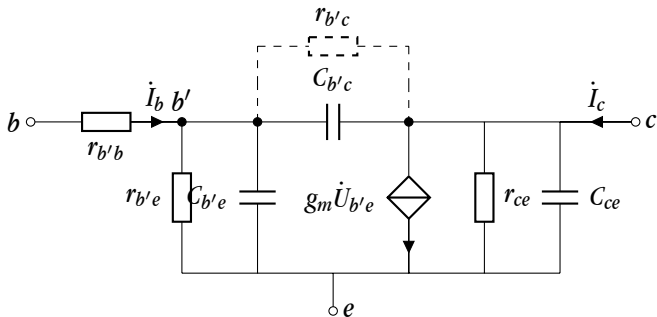
- 1 单调谐放大器
 - 基本概念
 - 基本电路
 - 基本原理
 - 基本指标
 - 思考
- 2 调谐放大器的级联
 - 多级单调谐放大器
 - 参差调谐放大器
 - 双调谐回路放大器
 - 思考
- 3 集中选频小信号调谐放大器
 - 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器
- 4 晶体管高频等效电路及频率参数
 - 晶体管混合 II 型等效电路
 - 晶体管 Y 参数等效电路

内容提要 II

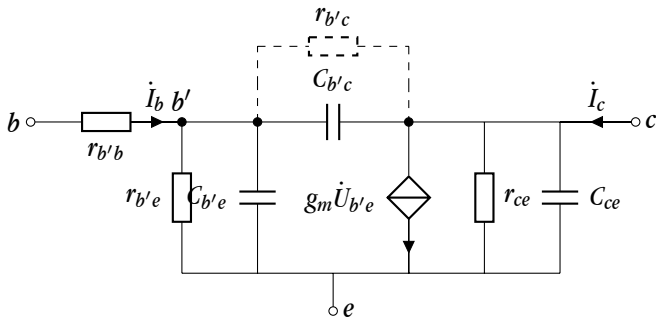
- 基本电路
- 基本指标



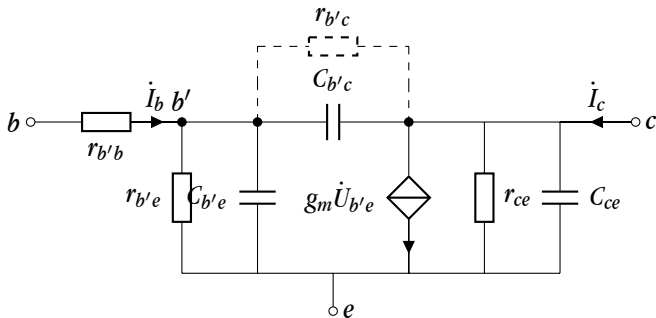
- b 、 c 、 e 三点代表晶体管基级、集电极和发射极三个电极的外部端子， b' 代表设想的基级内部端子。
- **混合 II 型**：晶体管 b' 、 c 、 e 三个电极用一个 II 型电路等效，而由 b 至 b' 又串联一个基级体电阻 $r_{bb'}$ 。

晶体管混合 Π 型等效电路

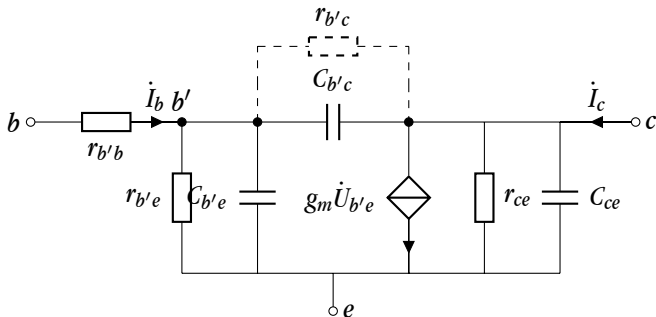
- $r_{b'c}$ 是集电极电阻。较大，约为 $10k\Omega \sim 10M\Omega$ ，一般可忽略。



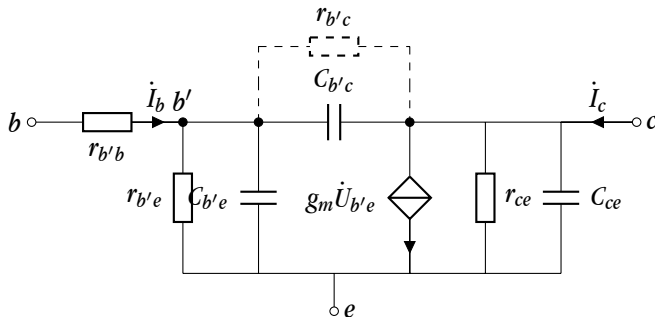
- $C_{b'e}$ 是发射结电容。随工作点电流增大而增大，数值范围为 $20\text{pF} \sim 0.01\mu\text{F}$ 。



- $C_{b'c}$ 是集电结电容。随 c 、 b 间反向电压增大而减小，数值在 10pF 左右。

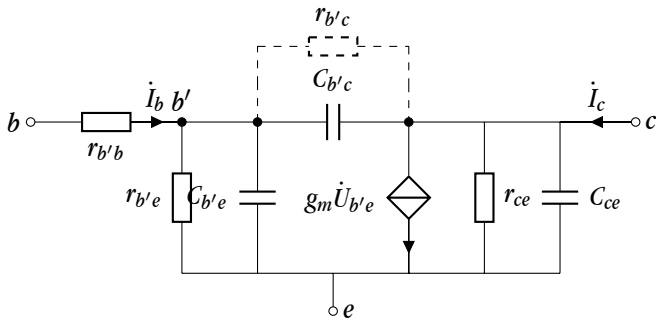


- $r_{bb'}$ 是基极体电阻。低频小功率管可达几百欧，高频晶体管一般 $15 \sim 50\Omega$ 。

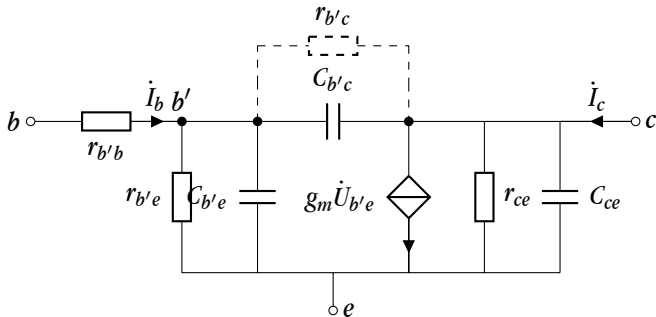


- 电流源 $g_m \dot{U}_{b'e}$ 代表晶体管的放大作用。 g_m 的大小说明了发射结电压对集电结电流的控制能力， g_m 越大，控制能力越强。

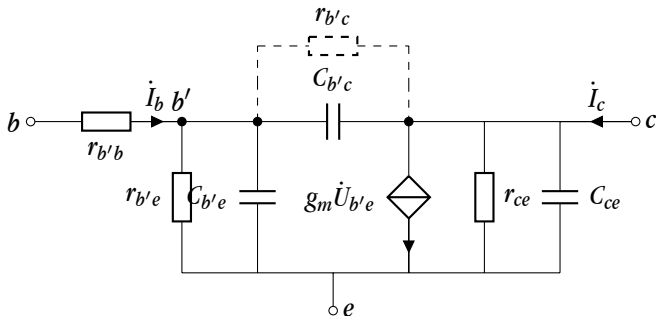
$$g_m = \frac{\beta_0}{r_{b'e}} = \frac{\beta_0}{(1 + \beta_0) \frac{26}{I_e}} = \frac{\beta_0}{1 + \beta_0} \frac{I_e}{26} \approx \frac{I_e}{26}$$



- r_{ce} 是集—射级电阻。表示集电极电压 $\dot{U}_{ce}$ 对电流 I_c 的影响，一般 $30 \sim 50k\Omega$ 。

晶体管混合 Π 型等效电路

- C_{ce} 是集—射级电容。通常很小，一般 $2 \sim 10pF$ 之间。

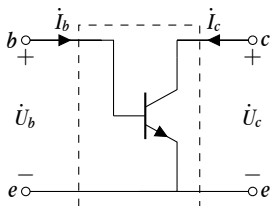


- 物理概念比较清楚，对晶体管放大作用描述较全面，各个参量基本上与频率无关。适用于宽频率范围
- 等效电路比较复杂，实际应用时可以根据具体情况，忽略某些次要因素。

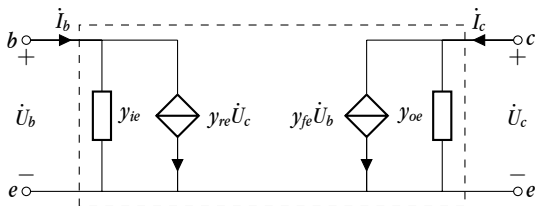
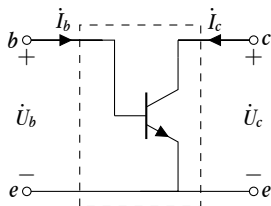
内容提要 II

- 基本电路
- 基本指标

- 撇开晶体管内部的电路结构，只从外部研究它的作用，晶体管看作有源线性四端网络。
- 用网络参数构成等效电路确定晶体管的输入端和输出端的电流—电压关系。

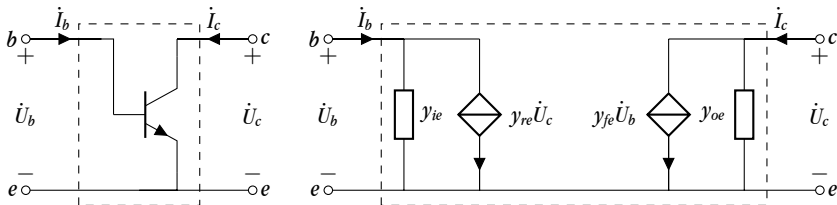


- 撇开晶体管内部的电路结构，只从外部研究它的作用，晶体管看作有源线性四端网络。
- 用网络参数构成等效电路确定晶体管的输入端和输出端的电流—电压关系。



$$\begin{cases} \dot{I}_b = y_{ie}\dot{U}_b + y_{re}\dot{U}_c \\ \dot{I}_c = y_{fe}\dot{U}_b + y_{oe}\dot{U}_c \end{cases}$$

- 撇开晶体管内部的电路结构，只从外部研究它的作用，晶体管看作有源线性四端网络。
- 用网络参数构成等效电路确定晶体管的输入端和输出端的电流—电压关系。

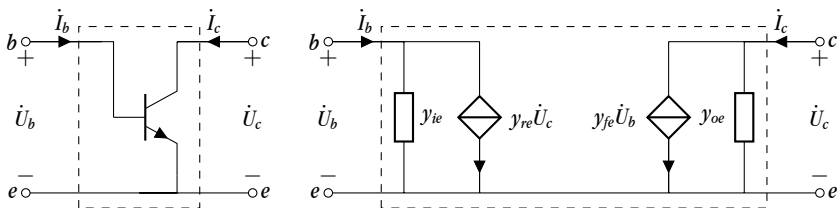


$$\begin{cases} I_b = y_{ie} U_b + y_{re} U_c \\ I_c = y_{fe} U_b + y_{oe} U_c \end{cases}$$

$$U_c = 0 \Rightarrow y_{ie} = \frac{I_b}{U_b} \Big|_{U_c=0}$$

输入导纳 y_{ie} 是输出交流短路时的输入电流与输入电压之比，说明了输入电压对输入电流的控制作用。

- 撇开晶体管内部的电路结构，只从外部研究它的作用，晶体管看作有源线性四端网络。
- 用网络参数构成等效电路确定晶体管的输入端和输出端的电流—电压关系。

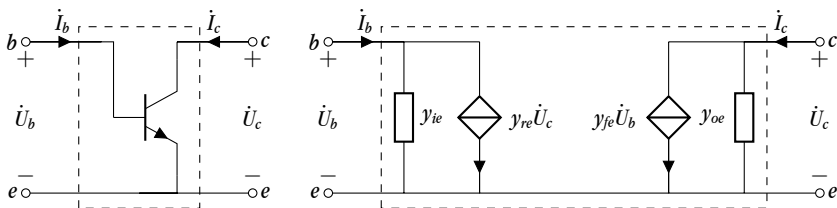


$$\begin{cases} \dot{I}_b = y_{ie}\dot{U}_b + y_{re}\dot{U}_c \\ \dot{I}_c = y_{fe}\dot{U}_b + y_{oe}\dot{U}_c \end{cases}$$

$$\dot{U}_c = 0 \Rightarrow y_{fe} = \frac{\dot{I}_c}{\dot{U}_b} \Big|_{\dot{U}_c=0}$$

正向传输导纳 y_{fe} 是输出交流短路时的输出电流与输入电压之比，表示输入电压对输出电流的控制作用，决定晶体管的**放大能力**。

- 撇开晶体管内部的电路结构，只从外部研究它的作用，晶体管看作有源线性四端网络。
- 用网络参数构成等效电路确定晶体管的输入端和输出端的电流—电压关系。

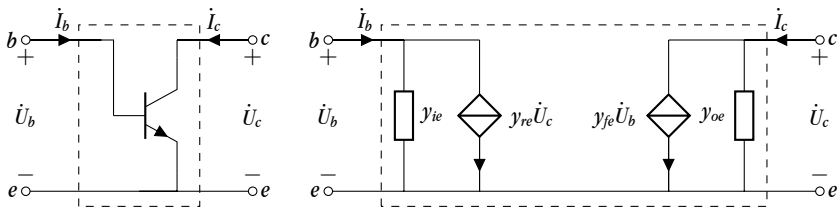


$$\begin{cases} \dot{I}_b = y_{ie} \dot{U}_b + y_{re} \dot{U}_c \\ \dot{I}_c = y_{fe} \dot{U}_b + y_{oe} \dot{U}_c \end{cases}$$

$$\dot{U}_b = 0 \Rightarrow y_{re} = \frac{\dot{I}_b}{\dot{U}_c} \Big|_{\dot{U}_b=0}$$

反向传输导纳 y_{re} 是输入交流短路时的输入电流与输出电压之比，代表晶体管输出电压对输入端的反作用，决定晶体管的内部反馈。

- 撇开晶体管内部的电路结构，只从外部研究它的作用，晶体管看作有源线性四端网络。
- 用网络参数构成等效电路确定晶体管的输入端和输出端的电流—电压关系。



$$\begin{cases} \dot{I}_b = y_{ie} \dot{U}_b + y_{re} \dot{U}_c \\ \dot{I}_c = y_{fe} \dot{U}_b + y_{oe} \dot{U}_c \end{cases}$$

$$\dot{U}_b = 0 \Rightarrow y_{oe} = \frac{\dot{I}_c}{\dot{U}_c} \Big|_{\dot{U}_b=0}$$

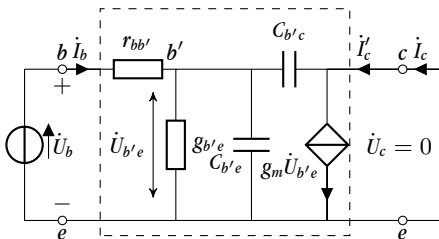
输出导纳 y_{oe} 是输入交流短路时的输出电流与输出电压之比，说明输出电压对输出电流的控制作用。

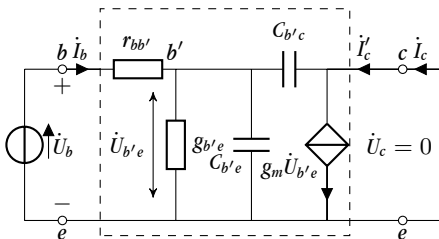
内容提要 II

- 混合 Π 型等效电路参数与 Y 参数的关系
- 晶体管的高频放大能力及其频率参数

- 基本电路
- 基本指标

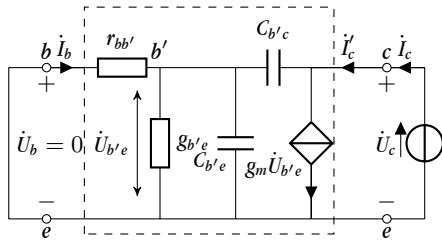
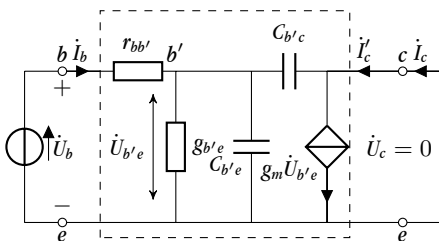
混合 Π 型电路参数 $\Rightarrow Y$ 参数

混合 Π 型等效电路参数与 Y 参数的关系

混合 Π 型等效电路参数与 Y 参数的关系

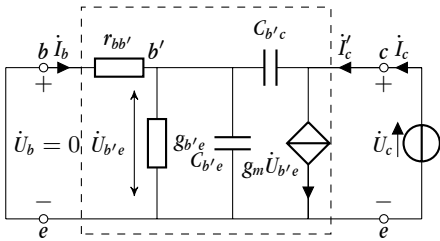
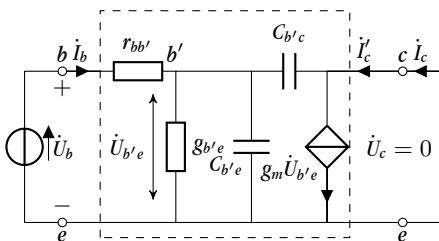
$$y_{ie} = \frac{g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]}$$

$$y_{fe} = \frac{\dot{I}_c}{\dot{U}_b} \Big|_{\dot{U}_c=0} = \frac{g_m - j\omega C_{b'c}}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]}$$

混合 Π 型等效电路参数与 Y 参数的关系

$$y_{fe} = \frac{g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]}$$

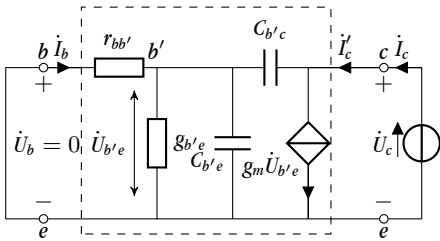
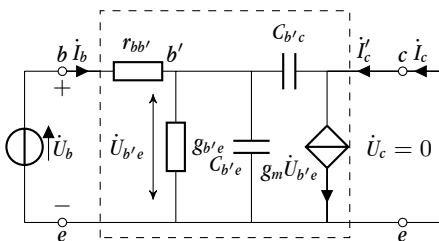
$$y_{re} = \frac{\dot{I}_c}{\dot{U}_b} \Big|_{U_c=0} = \frac{g_m - j\omega C_{b'c}}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]}$$

混合 Π 型等效电路参数与 Y 参数的关系

$$y_{ie} = \frac{g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]}$$

$$y_{re} = \frac{\dot{I}_b}{\dot{U}_c} \Big|_{\dot{U}_b=0} = \frac{-j\omega C_{b'c}}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]}$$

$$y_{fe} = \frac{\dot{I}_c}{\dot{U}_b} \Big|_{\dot{U}_c=0} = \frac{g_m - j\omega C_{b'c}}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]} \quad y_{oe} = \frac{\dot{I}_c}{\dot{U}_c} \Big|_{\dot{U}_b=0} = \frac{j\omega C_{b'c} [1 + r_{bb'} (g_{b'e} + j\omega C_{b'e} + g_m)]}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]}$$

混合 Π 型等效电路参数与 Y 参数的关系

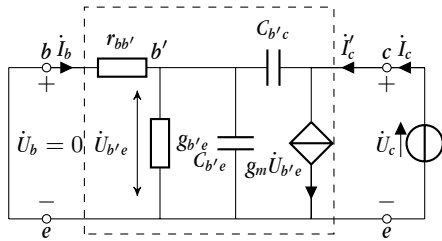
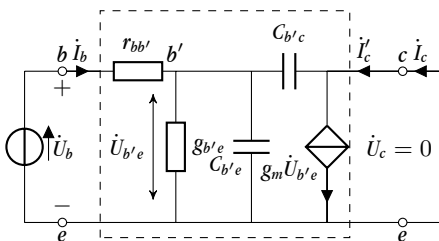
$$y_{ie} = \frac{g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]}$$

$$y_{re} = \frac{\dot{I}_b}{\dot{U}_c} \big|_{\dot{U}_b=0} = \frac{-j\omega C_{b'c}}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]}$$

$$y_{fe} = \frac{\dot{I}_c}{\dot{U}_b} \big|_{\dot{U}_c=0} = \frac{g_m - j\omega C_{b'c}}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]} \quad y_{oe} = \frac{\dot{I}_c}{\dot{U}_c} \big|_{\dot{U}_b=0} = \frac{j\omega C_{b'c} [1 + r_{bb'} (g_{b'e} + j\omega C_{b'e} + g_m)]}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]}$$

$$y_{ie} = \frac{g_{b'e} + j\omega C_{b'e}}{1 + r_{bb'} (g_{b'e} + j\omega C_{b'e})}$$

$$y_{fe} = \frac{g_m}{1 + r_{bb'} (g_{b'e} + j\omega C_{b'e})}$$

混合 Π 型等效电路参数与 Y 参数的关系

$$y_{ie} = \frac{g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]}$$

$$y_{re} = \frac{\dot{I}_b}{\dot{U}_c} \big|_{\dot{U}_b=0} = \frac{-j\omega C_{b'c}}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]}$$

$$y_{fe} = \frac{\dot{I}_c}{\dot{U}_b} \big|_{\dot{U}_c=0} = \frac{g_m - j\omega C_{b'c}}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]} \quad y_{oe} = \frac{\dot{I}_c}{\dot{U}_c} \big|_{\dot{U}_b=0} = \frac{j\omega C_{b'c} [1 + r_{bb'} (g_{b'e} + j\omega C_{b'e} + g_m)]}{1 + r_{bb'} [g_{b'e} + j\omega (C_{b'e} + C_{b'c})]}$$

$$y_{ie} = \frac{g_{b'e} + j\omega C_{b'e}}{1 + r_{bb'} (g_{b'e} + j\omega C_{b'e})}$$

$$y_{re} = \frac{-j\omega C_{b'c}}{1 + r_{bb'} (g_{b'e} + j\omega C_{b'e})}$$

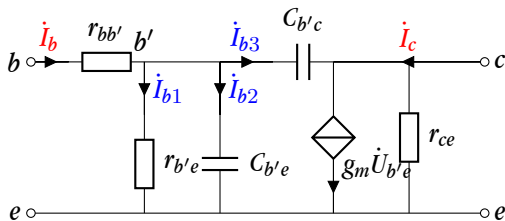
$$y_{fe} = \frac{g_m}{1 + r_{bb'} (g_{b'e} + j\omega C_{b'e})}$$

$$y_{oe} = \frac{j\omega C_{b'c} r_{bb'} g_m}{1 + r_{bb'} (g_{b'e} + j\omega C_{b'e})} + j\omega C_{b'c}$$

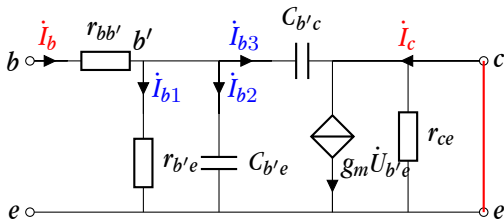
内容提要 I

- 1 单调谐放大器
 - 基本概念
 - 基本电路
 - 基本原理
 - 基本指标
 - 思考
- 2 调谐放大器的级联
 - 多级单调谐放大器
 - 参差调谐放大器
 - 双调谐回路放大器
 - 思考
- 3 集中选频小信号调谐放大器
 - 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器
- 4 晶体管高频等效电路及频率参数
 - 晶体管混合 Π 型等效电路
 - 晶体管 Y 参数等效电路

晶体管的高频放大能力

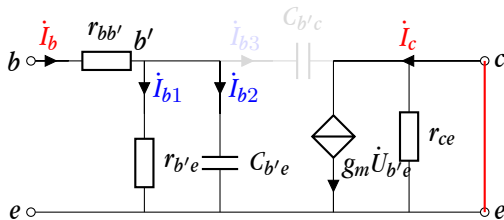


晶体管的高频放大能力



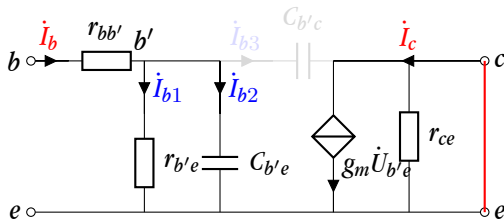
$$\beta = \frac{\dot{I}_c}{\dot{I}_b} \Big|_{\dot{U}_{ce}=0}$$

晶体管的高频放大能力



$$\beta = \frac{\dot{I}_c}{\dot{I}_b} \Big|_{\dot{U}_{ce}=0}$$

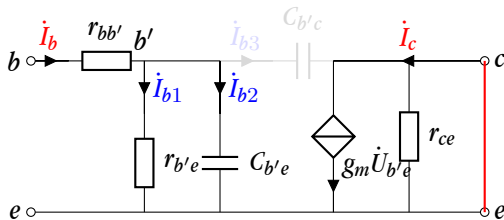
晶体管的高频放大能力



$$\beta = \frac{\dot{I}_c}{\dot{I}_b} \Big|_{\dot{U}_{ce}=0}$$

$$\dot{I}_c = g_m \dot{U}_{b'e} = \frac{\beta_0}{r_{b'e}} \dot{U}_{b'e} = \beta_0 \frac{\dot{U}_{b'e}}{r_{b'e}} = \beta_0 \dot{I}_{b1}$$

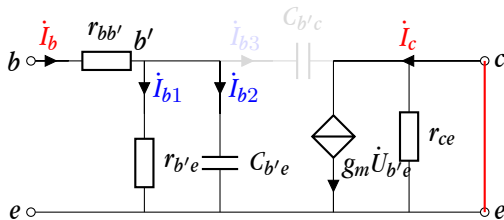
晶体管的高频放大能力



$$\beta = \frac{\dot{I}_c}{\dot{I}_b} \Big|_{\dot{U}_{ce}=0} = \beta_0 \frac{\dot{I}_{b1}}{\dot{I}_b}$$

$$\dot{I}_c = g_m \dot{U}_{b'e} = \frac{\beta_0}{r_{b'e}} \dot{U}_{b'e} = \beta_0 \frac{\dot{U}_{b'e}}{r_{b'e}} = \beta_0 \dot{I}_{b1}$$

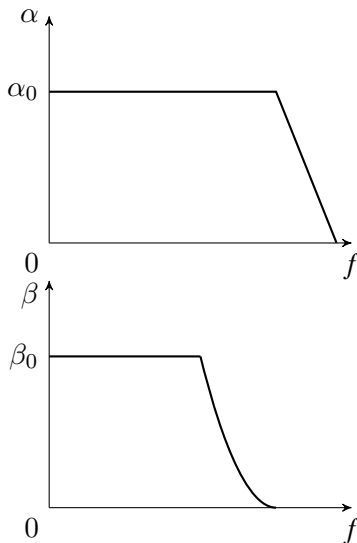
晶体管的高频放大能力



$$\beta = \frac{\dot{I}_c}{\dot{I}_b} \Big|_{\dot{U}_{ce}=0} = \beta_0 \frac{\dot{I}_{b1}}{\dot{I}_b} < \beta_0$$

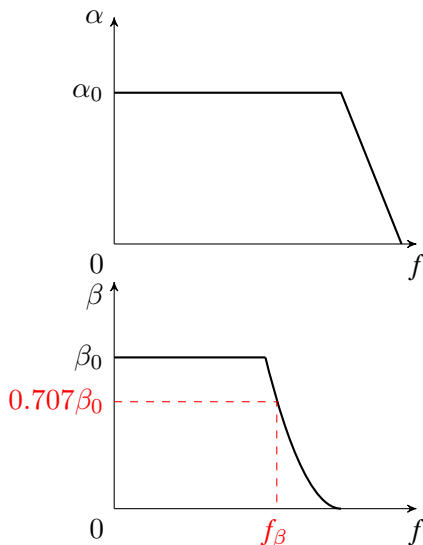
$$\dot{I}_c = g_m \dot{U}_{b'e} = \frac{\beta_0}{r_{b'e}} \dot{U}_{b'e} = \beta_0 \frac{\dot{U}_{b'e}}{r_{b'e}} = \beta_0 \dot{I}_{b1}$$

晶体管高频放大的频率参数



- ① β 截止频率 $f_\beta = \frac{1}{2\pi C_{b'e} r_{b'e}}$ 是 β 下降到 $0.707\beta_0$ 时的频率。
- ② 特征频率 f_T 是 β 下降到 1 时的频率。
- ③ α 截止频率 f_α 是 α 下降到 $0.707\alpha_0$ 时的频率。
- ④ 最高振荡频率 $f_{\max} = \frac{1}{4\pi} \sqrt{\frac{\beta_0}{r_{bb'} r_{b'e} C_{b'e} C_{b'c}}}$

晶体管高频放大的频率参数



① β 截止频率 $f_\beta = \frac{1}{2\pi C_{b'e} r_{b'e}}$ 是 β 下降到 $0.707\beta_0$ 时的频率。

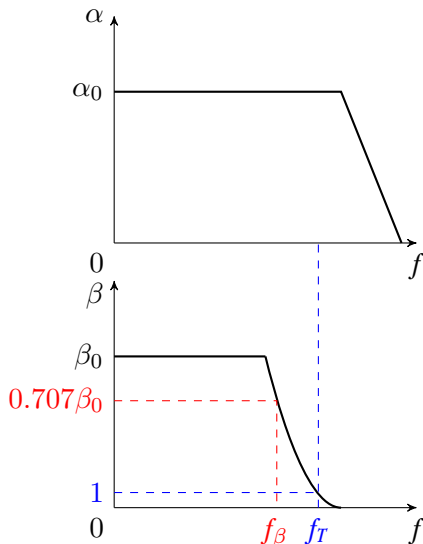
② 特征频率 f_T 是 β 下降到 1 时的频率。

③ α 截止频率 f_α 是 α 下降到 $0.707\alpha_0$ 时的频率。

④ 最高振荡频率 $f_{\max} = \frac{1}{4\pi} \sqrt{\frac{\beta_0}{r_{bb'} r_{b'e} C_{b'e} C_{b'c}}}$

$$\beta = \beta_0 \frac{i_{b1}}{I_b} = \frac{\beta_0}{1 + j\omega C_{b'e} r_{b'e}} = \frac{\beta_0}{1 + j\frac{f}{f_\beta}}$$

晶体管高频放大的频率参数



① β 截止频率 $f_\beta = \frac{1}{2\pi C_{b'e} r_{b'e}}$ 是 β 下降到 $0.707\beta_0$ 时的频率。

② 特征频率 f_T 是 β 下降到 1 时的频率。

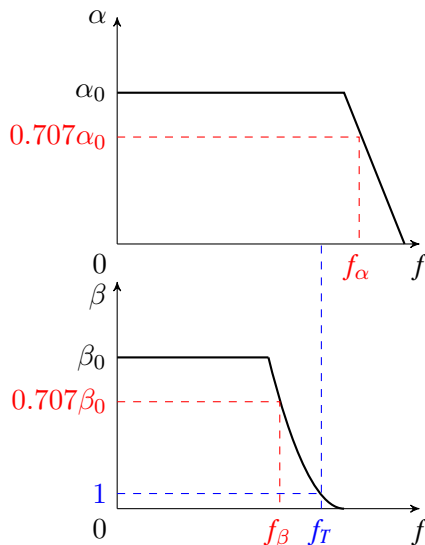
③ α 截止频率 f_α 是 α 下降到 $0.707\alpha_0$ 时的频率。

④ 最高振荡频率 $f_{\max} = \frac{1}{4\pi} \sqrt{\frac{\beta_0}{r_{bb'} r_{b'e} C_{b'e} C_{b'c}}}$

$$\beta = \beta_0 \frac{i_{b1}}{I_b} = \frac{\beta_0}{1 + j\omega C_{b'e} r_{b'e}} = \frac{\beta_0}{1 + j\frac{f}{f_\beta}}$$

$$|\beta| = \frac{\beta_0}{\sqrt{1 + \left(\frac{f}{f_\beta}\right)^2}} \stackrel{f \gg f_\beta}{\approx} \frac{\beta_0}{\frac{f}{f_\beta}} = \frac{\beta_0 f_\beta}{f} = \frac{f_T}{f}$$

晶体管高频放大的频率参数



① β 截止频率 $f_\beta = \frac{1}{2\pi C_{b'e} r_{b'e}}$ 是 β 下降到 $0.707\beta_0$ 时的频率。

② 特征频率 f_T 是 β 下降到 1 时的频率。

③ α 截止频率 f_α 是 α 下降到 $0.707\alpha_0$ 时的频率。

④ 最高振荡频率 $f_{\max} = \frac{1}{4\pi} \sqrt{\frac{\beta_0}{r_{bb'} r_{b'e} C_{b'e} C_{b'c}}}$

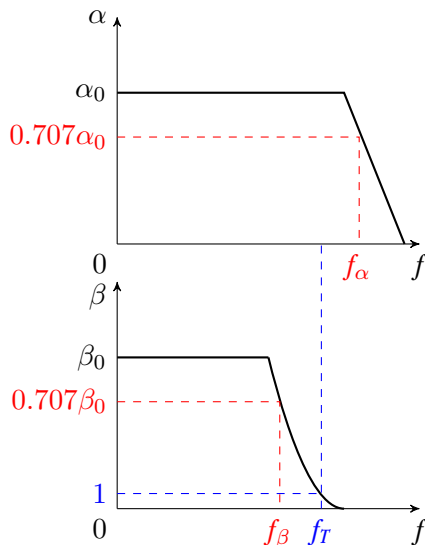
$$\beta = \beta_0 \frac{i_{b1}}{I_b} = \frac{\beta_0}{1 + j\omega C_{b'e} r_{b'e}} = \frac{\beta_0}{1 + j \frac{f}{f_\beta}}$$

$$|\beta| = \frac{\beta_0}{\sqrt{1 + \left(\frac{f}{f_\beta}\right)^2}} \stackrel{f \gg f_\beta}{\approx} \frac{\beta_0}{\frac{f}{f_\beta}} = \frac{\beta_0 f_\beta}{f} = \frac{f_T}{f}$$

$$f_T = \beta_0 f_\beta = \gamma \alpha_0 f_\alpha$$

$$f_\beta < f_T < f_\alpha$$

晶体管高频放大的频率参数



① β 截止频率 $f_\beta = \frac{1}{2\pi C_{b'e} r_{b'e}}$ 是 β 下降到 $0.707\beta_0$ 时的频率。

② 特征频率 f_T 是 β 下降到 1 时的频率。

③ α 截止频率 f_α 是 α 下降到 $0.707\alpha_0$ 时的频率。

④ 最高振荡频率 $f_{\max} = \frac{1}{4\pi} \sqrt{\frac{\beta_0}{r_{bb'} r_{b'e} C_{b'e} C_{b'c}}}$

$$\beta = \beta_0 \frac{i_{b1}}{I_b} = \frac{\beta_0}{1 + j\omega C_{b'e} r_{b'e}} = \frac{\beta_0}{1 + j\frac{f}{f_\beta}}$$

$$|\beta| = \frac{\beta_0}{\sqrt{1 + \left(\frac{f}{f_\beta}\right)^2}} \stackrel{f \gg f_\beta}{\approx} \frac{\beta_0}{\frac{f}{f_\beta}} = \frac{\beta_0 f_\beta}{f} = \frac{f_T}{f}$$

$$f_T = \beta_0 f_\beta = \gamma \alpha_0 f_\alpha$$

$$f_\beta < f_T < f_\alpha$$

内容提要 I

1 单调谐放大器

- 基本概念
- 基本电路
- 基本原理
- 基本指标
- 思考

2 调谐放大器的级联

- 多级单调谐放大器
- 参差调谐放大器
- 双调谐回路放大器
- 思考

3 集中选频小信号调谐放大器

- 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器

4 晶体管高频等效电路及频率参数

- 晶体管混合 Π 型等效电路
- 晶体管 Y 参数等效电路

内容提要 II

- 混合 II 型等效电路参数与 Y 参数的关系
- 晶体管的高频放大能力及其频率参数

5 高频调谐放大器

- 基本电路
- 基本指标

6 高频调谐放大器的稳定性

- 晶体管内部反馈的有害影响
- 解决办法

高频小信号调谐放大器

- 放大微弱的有用信号并滤除无用的干扰和噪声信号。
- 主要指标：电压放大倍数、通频带、选择性和矩形系数。

单调谐放大器 工作频率几百千赫到几兆赫

高频单调谐放大器 工作在十几兆赫以上 $\Rightarrow Y$ 参数高频等效电路

高频小信号调谐放大器

- 放大微弱的有用信号并滤除无用的干扰和噪声信号。
- 主要指标：电压放大倍数、通频带、选择性和矩形系数。

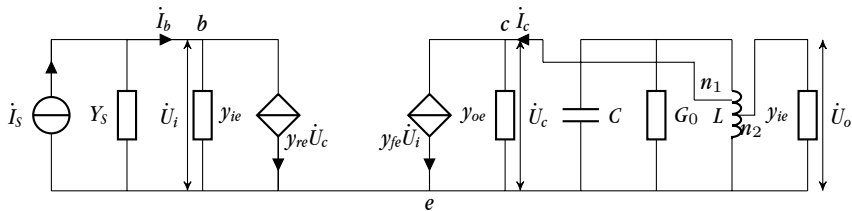
单调谐放大器 工作频率几百千赫到几兆赫

高频单调谐放大器 工作在十几兆赫以上 $\Rightarrow Y$ 参数高频等效电路

内容提要 II

5 高频调谐放大器

- 基本电路
- 基本指标



内容提要 I

- 1 单调谐放大器
 - 基本概念
 - 基本电路
 - 基本原理
 - 基本指标
 - 思考
- 2 调谐放大器的级联
 - 多级单调谐放大器
 - 参差调谐放大器
 - 双调谐回路放大器
 - 思考
- 3 集中选频小信号调谐放大器
 - 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器
- 4 晶体管高频等效电路及频率参数
 - 晶体管混合 Π 型等效电路
 - 晶体管 Y 参数等效电路

内容提要 I

1 单调谐放大器

- 基本概念
- 基本电路
- 基本原理
- 基本指标
- 思考

2 调谐放大器的级联

- 多级单调谐放大器
- 参差调谐放大器
- 双调谐回路放大器
- 思考

3 集中选频小信号调谐放大器

- 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器

4 晶体管高频等效电路及频率参数

- 晶体管混合 Π 型等效电路
- 晶体管 Y 参数等效电路

内容提要 II

- 混合 II 型等效电路参数与 Y 参数的关系
- 晶体管的高频放大能力及其频率参数

5 高频调谐放大器

- 基本电路
- 基本指标

6 高频调谐放大器的稳定性

- 晶体管内部反馈的有害影响
- 解决办法

放大器的工作稳定性

假定放大器工作稳定时,

- 输出回路对输入端没有影响 ($y_{re} = 0$)。
- 晶体管单向工作, 输入可以控制输出, 而输出则不影响输入。

若考虑反向传输导纳 y_{re} ,

- 放大器的输入导纳和输出导纳对放大器工作稳定性产生影响。
- 改善措施。

放大器的工作稳定性

假定放大器工作稳定时，

- 输出回路对输入端没有影响 ($y_{re} = 0$)。
- 晶体管单向工作，输入可以控制输出，而输出则不影响输入。

若考虑反向传输导纳 y_{re} ，

- 放大器的输入导纳和输出导纳对放大器工作稳定性产生影响。
- 改善措施。

内容提要 II

- 基本电路
- 基本指标

6 高频调谐放大器的稳定性

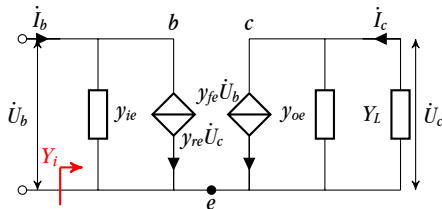
- 晶体管内部反馈的有害影响
- 解决办法

① 放大器调试困难

由于 y_{re} 的存在使得放大器的输入和输出导纳分别与负载和信号源有关

① 放大器调试困难

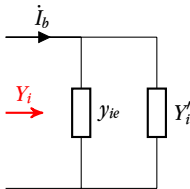
由于 y_{re} 的存在使得放大器的输入和输出导纳分别与负载和信号源有关



放大器输入导纳： $Y_i = y_{ie} + Y_i' = y_{ie} + \frac{-y_{fe}y_{re}}{y_{oe} + Y_L}$

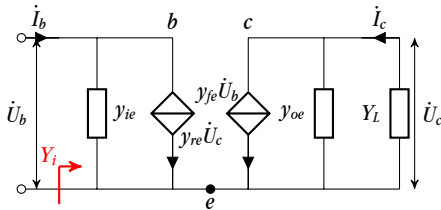
① 晶体管的输入导纳 y_{ie}

② 输出电路负载导纳 Y_L 对输入电路的影响 Y_i'

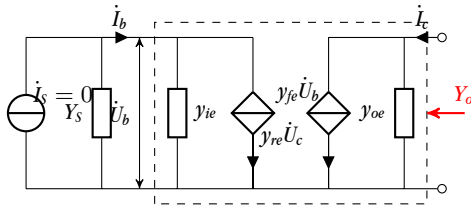


① 放大器调试困难

由于 y_{re} 的存在使得放大器的输入和输出导纳分别与负载和信号源有关

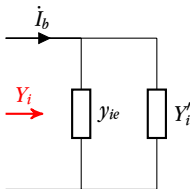


放大器输入导纳： $Y_i = y_{ie} + Y'_i = y_{ie} + \frac{-y_{fe}y_{re}}{y_{oe} + Y_L}$



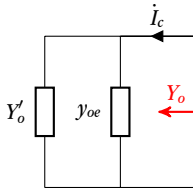
放大器输出导纳： $Y_o = y_{oe} + Y'_o = y_{oe} + \frac{-y_{fe}y_{re}}{y_{ie} + Y_S}$

- ① 晶体管的输入导纳 y_{ie}



- ② 输出电路负载导纳 Y_L 对输入电路的影响 Y'_i

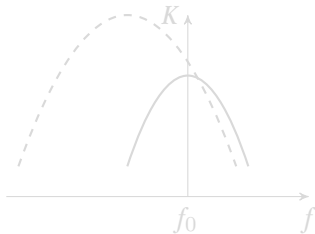
- ① 晶体管的输出导纳 y_{oe}



- ② 输入电路信号源导纳 Y_S 对输出电路的影响 Y'_o

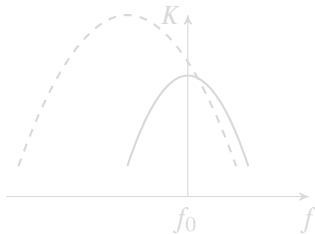
② 放大器工作不稳定

- ① 放大后的输出电压 $\dot{U}_o$ 通过反向传输导纳 y_{re} ，把一部分信号反馈到输入端。
- ② 条件合适时，放大器甚至不需要外加信号，也能够产生正弦或其他波形的振荡，正常的放大作用被破坏。
- ③ 即使不发生自激振荡，但由于内部反馈随频率而不同，对某些频率可能是正反馈，对某些频率可能是负反馈，反馈强弱也不相等，这样使得某些频率信号加强，某些频率信号削弱，从而影响放大器频率特性、通频带和选择性。



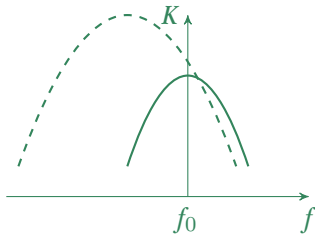
② 放大器工作不稳定

- ① 放大后的输出电压 $\dot{U}_o$ 通过反向传输导纳 y_{re} ，把一部分信号反馈到输入端。
- ② 条件合适时，放大器甚至不需要外加信号，也能够产生正弦或其他波形的振荡，正常的放大作用被破坏。
- ③ 即使不发生自激振荡，但由于内部反馈随频率而不同，对某些频率可能是正反馈，对某些频率可能是负反馈，反馈强弱也不相等，这样使得某些频率信号加强，某些频率信号削弱，从而影响放大器频率特性、通频带和选择性。



② 放大器工作不稳定

- ① 放大后的输出电压 $\dot{U}_o$ 通过反向传输导纳 y_{re} ，把一部分信号反馈到输入端。
- ② 条件合适时，放大器甚至不需要外加信号，也能够产生正弦或其他波形的振荡，正常的放大作用被破坏。
- ③ 即使不发生自激振荡，但由于内部反馈随频率而不同，对某些频率可能是正反馈，对某些频率可能是负反馈，反馈强弱也不相等，这样使得某些频率信号加强，某些频率信号削弱，从而影响放大器频率特性、通频带和选择性。



内容提要 I

- 1 单调谐放大器
 - 基本概念
 - 基本电路
 - 基本原理
 - 基本指标
 - 思考
- 2 调谐放大器的级联
 - 多级单调谐放大器
 - 参差调谐放大器
 - 双调谐回路放大器
 - 思考
- 3 集中选频小信号调谐放大器
 - 集中滤波与集中放大相结合的调谐放大器
- 4 晶体管高频等效电路及频率参数
 - 晶体管混合 Π 型等效电路
 - 晶体管 Y 参数等效电路

内容提要 II

- 基本电路
- 基本指标

6 高频调谐放大器的稳定性

- 晶体管内部反馈的有害影响
- 解决办法

晶体管

- 从晶体管本身减小反向传输导纳。
- $y_{re} = \frac{-j\omega C_{b'c}}{1+r_{bb'}(g_{b'e}+j\omega C_{b'e})}$ 主要决定于集电极和基级间的电容 $C_{b'c}$ ，设计晶体管时应尽量减小 $C_{b'c}$ 。

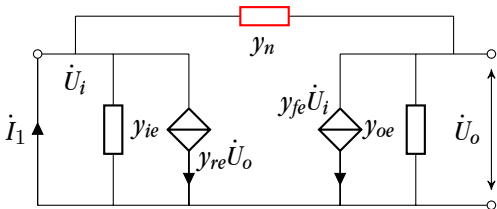
晶体管

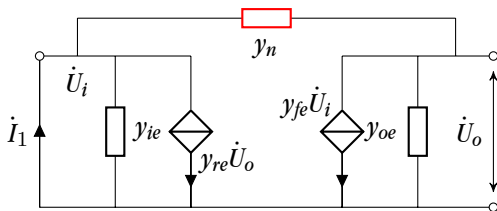
- 从晶体管本身减小反向传输导纳。
- $y_{re} = \frac{-j\omega C_{b'c}}{1+r_{bb'}(g_{b'e}+j\omega C_{b'e})}$ 主要决定于集电极和基级间的电容 $C_{b'c}$ ，设计晶体管时应尽量减小 $C_{b'c}$ 。

电路

- 从电路上设法消除晶体管的反向作用，使其变为单向化。
- 单向化的方法：**中和法**和**失配法**。

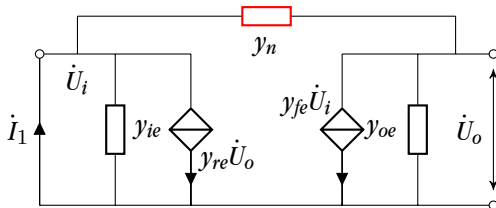
中和法





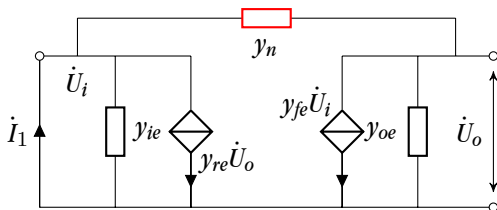
$$y_{ren} = \frac{\dot{I}_1}{\dot{U}_o}|_{\dot{U}_i=0} = \frac{y_{re}\dot{U}_o - y_n\dot{U}_o}{\dot{U}_o}|_{\dot{U}_i=0} = y_{re} - y_n$$

中和法



$$y_{ren} = \frac{\dot{I}_1}{\dot{U}_o} \Big|_{\dot{U}_i=0} = \frac{y_{re}\dot{U}_o - y_n\dot{U}_o}{\dot{U}_o} \Big|_{\dot{U}_i=0} = y_{re} - y_n = 0$$

中和法



$$y_{ren} = \frac{\dot{I}_1}{\dot{U}_o} \Big|_{\dot{U}_i=0} = \frac{y_{re}\dot{U}_o - y_n\dot{U}_o}{\dot{U}_o} \Big|_{\dot{U}_i=0} = y_{re} - y_n = 0$$

- $y_{re} = \frac{-j\omega C_{b'e}}{1+r_{bb'}(g_{b'e}+j\omega C_{b'e})}$ 与频率有关，要实现放大电路单向化，必须使 y_n 与 y_{re} 频率特性相同。
- 但不可能使 y_n 与 y_{re} 相同，实际电路中只能在一个频率点起到中和作用。
- 因此中和法不能在一个频段满足实际需要。
- 中和电路应该是电阻和电容构成的网络，这样设计和调整都比较麻烦。
- 目前仅在收音机中采用中和电路方法。

失配法

- ① 信号源内阻不与晶体管输入阻抗匹配；
- ② 晶体管输出端的负载阻抗不与本级晶体管的输出阻抗匹配。

失配法

- ① 信号源内阻不与晶体管输入阻抗匹配；

$$Y_o = y_{oe} - \frac{y_{fe}y_{re}}{y_{ie} + Y_S} \stackrel{Y_S \ll y_{ie}}{\approx} y_{oe} - \frac{y_{fe}y_{re}}{y_{ie}}$$

- ② 晶体管输出端的负载阻抗不与本级晶体管的输出阻抗匹配。

失配法

- ① 信号源内阻不与晶体管输入阻抗匹配；

$$Y_o = y_{oe} - \frac{y_{fe}y_{re}}{y_{ie} + Y_S} \stackrel{Y_S \ll y_{ie}}{\approx} y_{oe} - \frac{y_{fe}y_{re}}{y_{ie}}$$

- ② 晶体管输出端的负载阻抗不与本级晶体管的输出阻抗匹配。

$$Y_i = y_{ie} - \frac{y_{fe}y_{re}}{y_{oe} + Y_L} \stackrel{Y_L \text{很大}}{\approx} y_{ie}$$

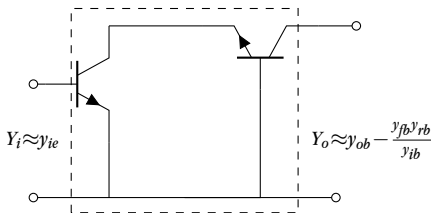
失配法

- ① 信号源内阻不与晶体管输入阻抗匹配；

$$Y_o = y_{oe} - \frac{y_{fe}y_{re}}{y_{ie} + Y_S} \quad Y_S \ll y_{ie} \approx y_{oe} - \frac{y_{fe}y_{re}}{y_{ie}}$$

- ② 晶体管输出端的负载阻抗不与本级晶体管的输出阻抗匹配。

$$Y_i = y_{ie} - \frac{y_{fe}y_{re}}{y_{oe} + Y_L} \quad Y_L \text{很大} \approx y_{ie}$$



共射—共基级联电路

