第4章 正弦波振荡器

- ▶ 4.1 反馈振荡器的原理
- ▶4.2 LC 振 荡 器
- ▶4.3 改进的 LC 振荡器及频率稳定度
- ▶4.4 石英晶体振荡器

- 一、振荡器的组成原则
 - 1. 定义:

以 LC 谐振回路作为相移网络的反馈振荡器—— LC 振荡器

2. 分类:

变压器耦合反馈振荡器

LC 振荡器

三点式振荡器

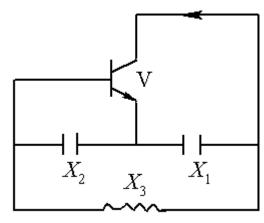
电容三点式 (考必兹振荡器)

电感三点式(哈特莱振荡器)

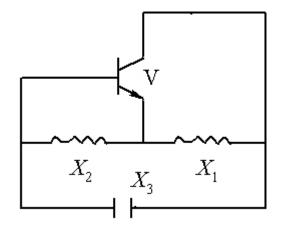
LC 回路的三个端点与 晶体管的三个电极分 别连接而成的电路

一、振荡器的组成原则

2. 分类:



考必兹振荡器



哈特莱振荡器

一、振荡器的组成原则

3. 组成原则

主要原则是判断是否满足正反馈条件

- ① 变压器耦合→靠同名端来保证
- ② 三点式

→靠电容、电感的正确接法

来保证正冥遗的条件 想据谐振同路的性质

忽略回路损耗及三极管的分布参数,根据谐振回路的性质谐振时回路应呈纯电阻性,故:

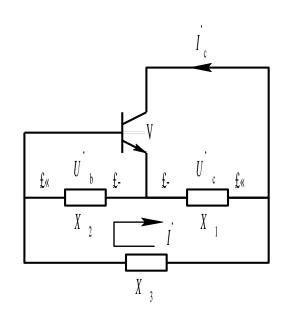
$$X_1 + X_2 + X_3 = 0$$

一、振荡器的组成原则

3. 组成原则

$$X_1 + X_2 + X_3 = 0$$

电路中三个电抗元件不能同时为 感抗或容抗,应由两种不同性质 的电抗元件组成。



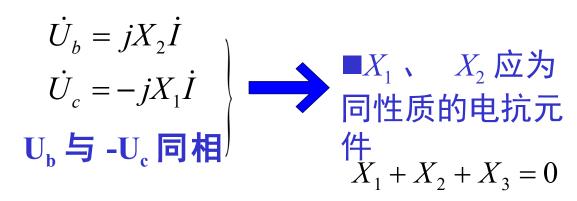
回路谐振,并且不考虑晶体管参数影响时,有:

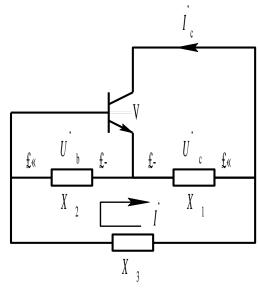
$$arphi_{\rm L}=0$$
 $arphi_{f}=0$ $arphi_{\rm F'}=0$ $U_{
m b}$ $U_{
m b}$ 与 $U_{
m c}$ 同相

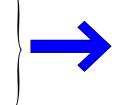
一、振荡器的组成原则

3. 组成原则

当回路 Q 值很高时,回路电流 I 远大于晶体管的基极电流,集电极电流以及发射机电流、故有:

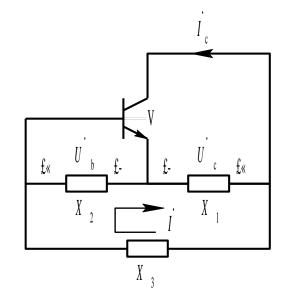






■X₃ 与 X₁ 、 X₂ 的电抗性质相反

- 一、振荡器的组成原则
 - 3. 组成原则
 - $\blacksquare X_1$ 、 X_2 应为同性质的电抗元件
 - $\blacksquare X_3$ 与 X_1 、 X_2 的电抗性质相反



晶体管: 场效应管: 射同余异 源同余异

一、振荡器的组成原则

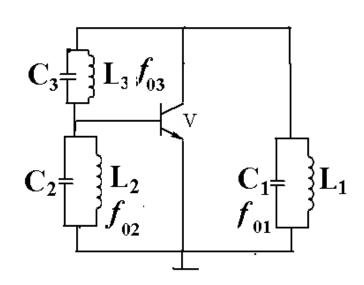
例:图 4-7是一三回路振荡器的等效电路,设有下列

四种情况:、工厂

 $L_1C_1>L_2C_2>L_3C_3$

(2)
$$L_1C_1 < L_2C_2 < L_3C_3$$

(3)
$$L_1C_1 = L_2C_2 > L_3C_3$$



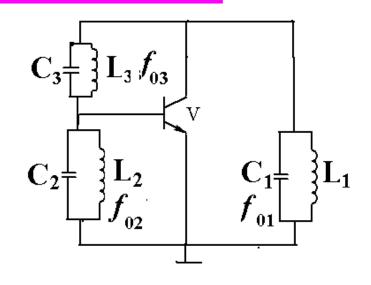
试分析上述四种情况是否都能震荡,震荡频率与回路谐振频率有何关系,属于 何种类型的振荡器?

一、振荡器的组成原则

解:

三个电抗元件均由并联谐振回路组 成

并联谐振回路的性质: $f > f_0$ 容性



要使该电路能够振荡,则回路1、2呈现相同的电抗特性,3则与1、2呈现不同的电抗特性。

即工作频率 f 应该同时大于 f_{01} 和 f_{02} 而小于 f_{03} ; 或者同时小于 f_{01},f_{02} 而大于 f_{03}

一、振荡器的组成原则

解: (1)
$$L_1C_1>L_2C_2>L_3C_3$$

→
$$f_{01} < f_{02} < f_{03}$$
 → 当 $f_{02} < f < f_{03}$, 则电路可能震荡

属于电容反馈振荡器

(2)
$$L_1C_1>L_2C_2>L_3C_3$$

$$\rightarrow$$
 $f_{01} > f_{02} > f_{03}$ \rightarrow 当 $f_{02} > f > f_{03}$ 时,电路可能振荡 属于电感反馈振荡器

(3)
$$L_1C_1 = L_2C_2 > L_3C_3$$

$$\rightarrow f_{01} = f_{02} < f_{03}$$
 $\rightarrow f_{01} = f_{02} < f < f_{03}$ 时,电路可能震荡
属于电容反馈振荡 \rightarrow ISN 国家重点实验室

ľ

4.2 LC 振荡器

一、振荡器的组成原则

解:

(4)
$$L_1C_1 < L_2C_2 = L_3C_3$$

$$f_{01} > f_{02} = f_{03}$$
 \rightarrow 此时电路不可能震荡。

下图是一些常见振荡器的高频电路,读者不妨自行判断它们是由哪种基本线路演变而来的。

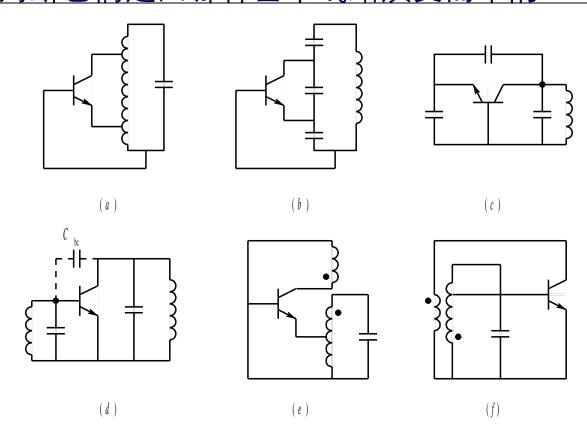
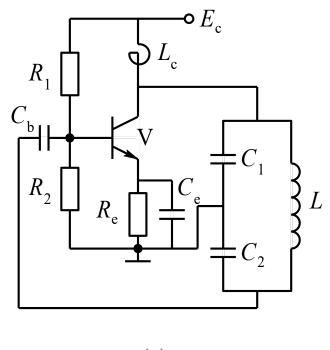


图 4-7 几种常见振荡器的高频电路

二、电容反馈振荡器

1. 电路



(*a*)

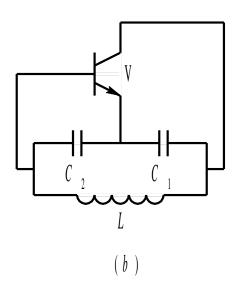
实际电路

C,隔直电容;

L。通直断交;

C。旁路电容;

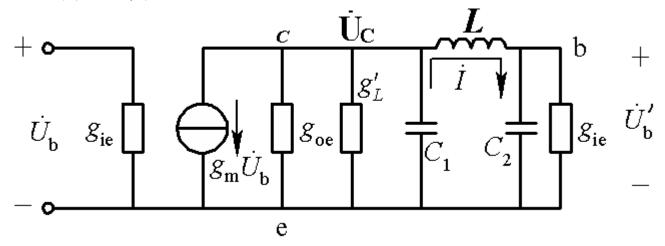
 R_1 , R_2 , R_e 直流偏置电阻



交流等效电路

二、电容反馈振荡器

2. 高频等效电路



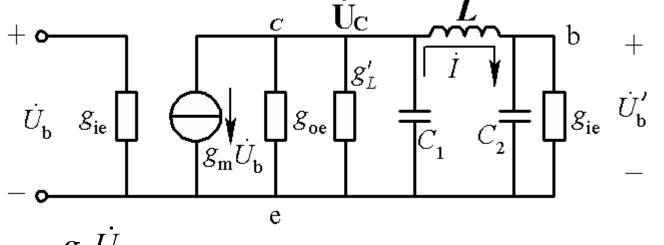
由于起振时,晶体管工作在小信号线性放大区,因此分析该电路时做以下假设:

- ① 忽略晶体管内部反馈的影响,即令 $y_{re}=0$;
- ② 忽略晶体管的输入电容,输出电容,或者将其包含在 C_1 , C_2 中
- ③ 忽略 i_c 对 U_b 的相移,用跨到 g_m 代替 Y_{fe} ;
- ④ g_L'是除晶体管以外的电路中,所以电导折算到*C********* 两端的总

二、电容反馈振荡器



(1)振荡频率



$$U_{c} = \frac{g_{m} U_{b}}{g_{oe} + g_{L}' + jwC_{1} + \frac{1}{j\omega L + \frac{1}{j\omega C_{2} + g_{ie}}}}$$

$$U_{b}' = \frac{\overline{j\omega C_{2} + g_{ie}}}{j\omega L + \frac{1}{i\omega C_{2} + g}} U_{c} = \frac{1}{-\omega^{2}LC_{2} + j\omega Lg_{ie} + 1} U_{c}$$

二、电容反馈振荡器

3. 分析

(1)振荡频率

(1)振荡频率
$$U_{c} = \frac{-g_{m}\dot{U}_{b}}{g_{oe} + g_{L}' + jwC_{1} + \frac{1}{j\omega L + \frac{1}{j\omega C_{2} + g_{ie}}}}$$

$$U_{b}' = \frac{\frac{1}{j\omega C_{2} + g_{ie}}}{j\omega L + \frac{1}{j\omega C_{2} + g_{ie}}}U_{c} = \frac{1}{-\omega^{2}LC_{2} + j\omega Lg_{ie} + 1}U_{c}$$

$$T(j\omega) = \frac{U_b'}{U_b'} = \frac{-g_m}{[1 - \omega^2 L C_2 + j\omega L g_{ie}][g_{oe} + g_L' + jwC_1] + j\omega C_2 + g_{ie}}$$

二、电容反馈振荡器

3. 分析

(1)振荡频率

$$T(j\omega) = \frac{U_b'}{U_b'} = \frac{-g_m}{[1 - \omega^2 L C_2 + j\omega L g_{ie}][g_{oe} + g_L' + jwC_1] + j\omega C_2 + g_{ie}}$$

 $T(j\omega)$

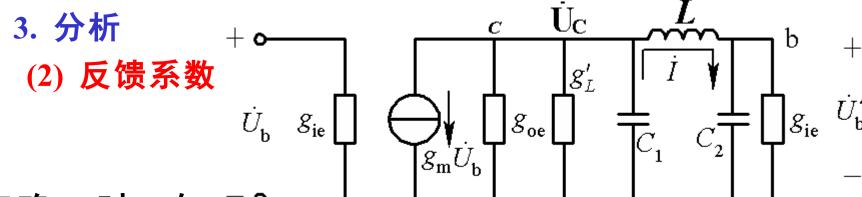
的虚部为 0. 即其相位为 0. 得:

$$\omega = \sqrt{\frac{1}{LC} + \frac{g_{ie}(g_{oe} + g_{L})}{C_{1}C_{2}}}$$
 电路振荡频率

$$C = \frac{C_1 C_2}{C_1 + C_2}$$

$$\omega \square \omega_0 = \sqrt{\frac{1}{LC}}$$
去 据荡频率可用回路
路谐振频率来近

二、电容反馈振荡器



忽略 g_{ie} 时,有:

$$|\mathbf{k}_{F}| = |F(j\omega)| = \frac{U_{b}'}{U_{c}} = \frac{I/\omega C_{2}}{I/\omega C_{1}} = \frac{C_{1}}{C_{2}}$$

将 g_{ie} 折算到放大器输出端,根据功率相等原则有:

$$U_{c}^{2}g_{ie}' = U_{b}'^{2}g_{ie} \longrightarrow g_{ie}' = (\frac{U_{b}'}{U_{c}})^{2}g_{ie} = k_{F}^{2}g_{ie}$$
(3) 总负载电导: $g_{L} = k_{F}^{2}g_{ie} + g_{oe} + g_{F}^{2} = \frac{1}{R}$

二、电容反馈振荡器

3. 分析

$$g_L = k_F^2 g_{ie} + g_{oe} + g_L$$

(4)起振条件

由振荡器的振幅起振条件 $Y_{r}R_{1}F'>1$, 有:

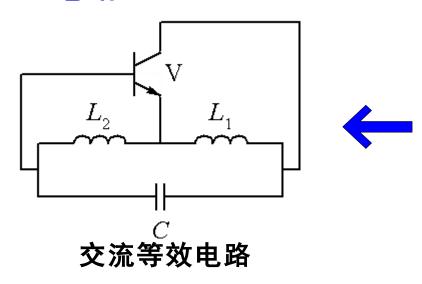
$$g_m R_L k_F > 1 \longrightarrow g_m > \frac{1}{R_L k_F} = g_L \frac{1}{k_F} = k_F g_{ie} + \frac{1}{k_F} (g_{oe} + g_L')$$

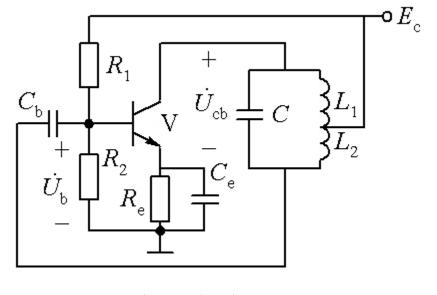
只要设计电路时,使晶体管的跨到满足上式,振荡器就可以振荡,在 g_m , g_{ie} , g_{oe} 一定时,可以通过'调整 F , 来保证起振。

F并非越大越好

二、电感反馈振荡器

1. 电路

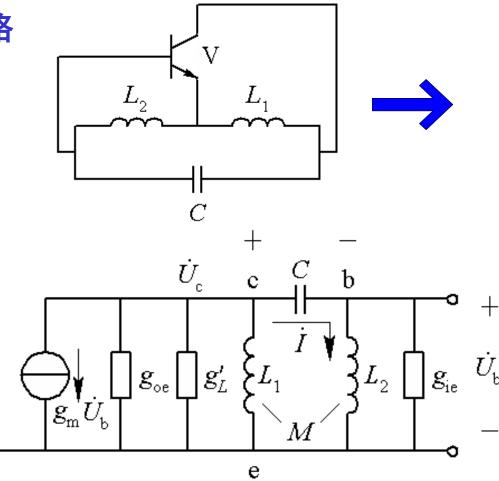


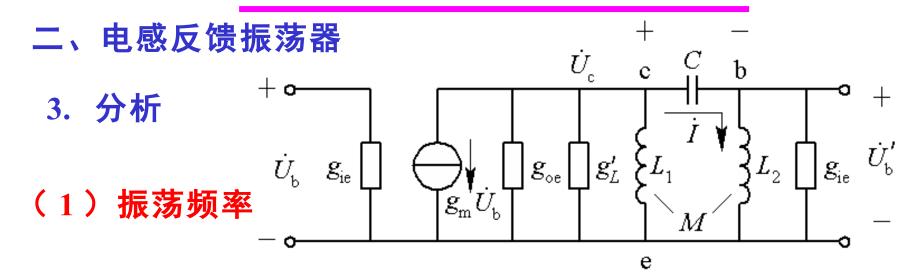


实际电路

二、电感反馈振荡器

2. 高频等效电路





该振荡器的振荡频率同样可用回路的谐振频率近似表示,

$$\boldsymbol{\omega} \square \boldsymbol{\omega}_0 = \sqrt{\frac{1}{LC}} \qquad L = L_1 + L_2 + 2M$$

由相位平衡条件得到的振荡频率为:

$$\omega_1 = \sqrt{\frac{1}{LC + g_{ie}(g_{oe} + g_L')(L_1L_2 - M_{\text{BB}}^2)}} \square \omega_0$$

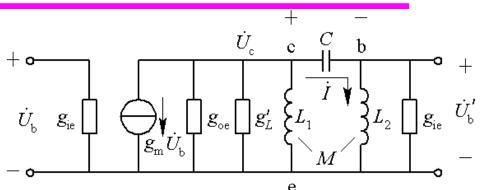
- 二、电感反馈振荡器
 - 3. 分析
 - (1)振荡频率

$$\omega_1 = \sqrt{\frac{1}{LC + g_{ie}(g_{oe} + g'_L)(L_1L_2 - M^2)}} \quad \Box \omega_0$$

耦合越紧密,M 越大, ω_1 越接近 ω_0

二、电感反馈振荡器

- 3. 分析
 - (2) 反馈系数



工程上在计算反馈系数时不考虑 gie 的影响,反馈系数的大小为

$$k_F = \left| G(j\omega) \right| \square \frac{L_2 + M}{L_1 + M}$$

(3)起振条件

g_{ie}等效到 C、 E 两端的等效导纳为:

$$g_{ie}' = (\frac{U_b'}{U_c})^2 g_{ie} = k_F^2 g_{ie}$$

总导纳为:
$$g_L = g_{ie} + g_{oe} + g_{ie}' = g_{ie} + g_{oe} + k_F^2 g_{ie}$$

三、电感反馈振荡器

- 3. 分析
- (3)起振条件

分析
$$\dot{U}_{b} g_{ie} + g_{oe} + K_{F}^{2} g_{ie} = \frac{1}{R_{I}}$$

由振幅起振条件有:

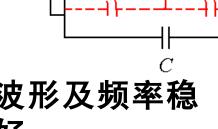
$$K_F g_m R_L > 1 \longrightarrow g_m > \frac{1}{K_F R_L} = g_L \frac{1}{K_F}$$

$$\Rightarrow g_m > \frac{1}{K_F} (g_{ie} + g_{oe}) + K_F g_{ie}$$

电容反馈振荡器与电感反馈振荡器的比较:

- ① 两种线路都比较简单,容易起振
- ② 电容反馈振荡器的振荡频率可以做的较高,而电感 反馈振荡器较低

电感与极间电容并联, 频率高时,电抗性质改 变,相位条件将不满足



③ 电容反馈振荡器产生的振荡电压波形及频率稳 定度比电感反馈振荡器产生的要好

因为晶体管工作在非线性状态,回路中存在高次谐波,高次谐波在电容上的压降小,在电感上的压降大。

电容反馈振荡器与电感反馈振荡器的比较:

④ 电容反馈振荡器一般工作在固定频率,而电感反馈振荡器工作频率较宽,可作为波段用振荡器。(改

一般改变 C 调节 w

