

知识回顾

• 稳定工作: 幅度(增益)裕度、相位裕度的影响

8.6.1 自激振荡及稳定工作的条件

4. 稳定工作条件

破坏自激振荡条件

$$\begin{cases} \left| \dot{A}\dot{F} \right| < 1 \\ \varphi_{a} + \varphi_{f} = (2n+1)180^{\circ} \end{cases} \begin{cases} \left| \dot{A}\dot{F} \right| = 1 \\ \left| \varphi_{a} + \varphi_{f} \right| < 180^{\circ} \end{cases}$$

写成等式, 且幅值用分贝数表示时

$$\begin{cases} G_{\rm m} = 20 \lg \left| \dot{A} \dot{F} \right| \le -10 \text{ dB} \\ \varphi_{\rm a} + \varphi_{\rm f} = (2n+1)180^{\circ} \end{cases} \begin{cases} 20 \lg \left| \dot{A} \dot{F} \right| = 0 \\ \left| \varphi_{\rm a} + \varphi_{\rm f} \right| + \varphi_{\rm m} = 180^{\circ} \end{cases}$$

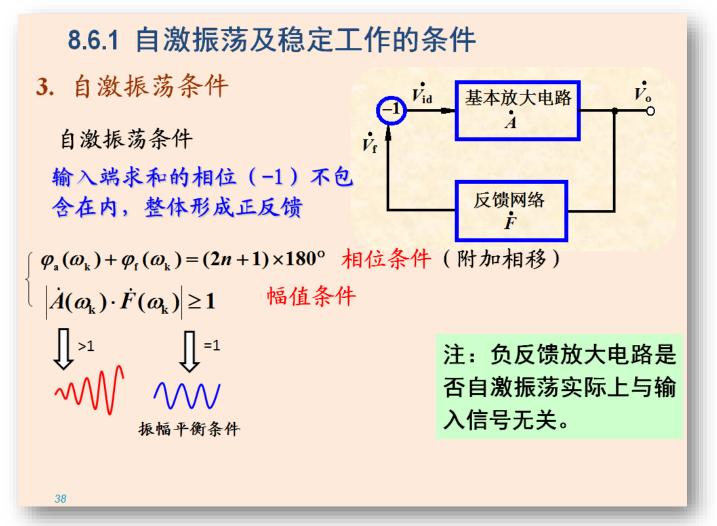
其中 G_m ——幅值裕度,一般要求 $G_m \leq 0$ dB,工程上-10dB(保证可 φ_m ——相位裕度,一般要求 $\varphi_m \geq 0$ °,工程上45° 靠稳定, 当反馈网络为纯电阻网络时, $\varphi_m = 0$ °。 留有余地)

39



知识回顾

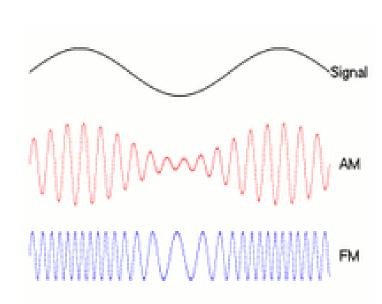
自激振荡: 幅度(增益)条件、相位条件(变成正反馈)



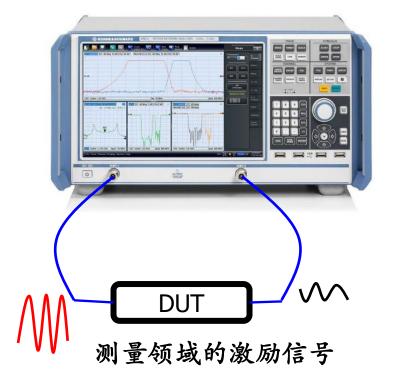


正弦振荡信号的应用

- 自动控制中需要环路稳定,比如开关电源控制、有源滤波器等
- 但是在通信、测量等应用中,需要正弦振荡信号:



无线/电力通信领域的载波信号





正反馈正弦波振荡电路

- ✓ 10.5 正弦波振荡电路的振荡条件
- ✓ 10.6 RC正弦波振荡电路

❖ 教学要求

- 1. 理论上: 针对正反馈放大电路模型, 掌握其频域起振的条件及稳幅的要求。
- 2. 电路上: 掌握RC桥式振荡电路的电路架构、机理和计算, 以及稳幅措施。



正弦波振荡电路

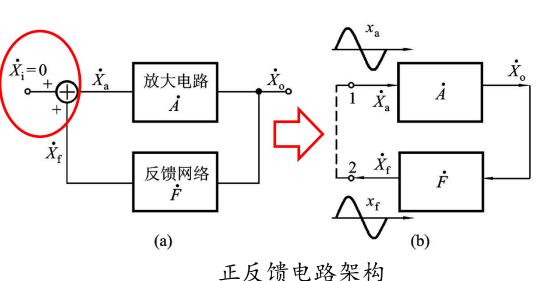
✓ 10.5 正弦波振荡电路的振荡条件

- 1.正反馈振荡条件
- 2.正反馈振荡电路的起振和稳幅
- 3.正反馈振荡电路基本组成
- 4.正反馈振荡电路的振荡电路分析要点小结
- ✓ 10.6 RC正弦波振荡电路



1. 正反馈振荡条件

- 总结前面:本质上负反馈是由于移相180度形成正反馈形成了振荡。
- 为了形成振荡,可以直接构建正反馈电路架构(注意与负 反馈方框图的差别)



振荡相位条件

$$\varphi_{\mathbf{A}}(\boldsymbol{\omega}_{\mathbf{k}}) + \varphi_{\mathbf{F}}(\boldsymbol{\omega}_{\mathbf{k}}) = 2n \times 180^{\circ}$$

$$n=0,1,2,...$$

振荡幅值(增益)条件

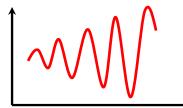
振幅平衡条件





2. 正反馈振荡电路的起振和稳幅

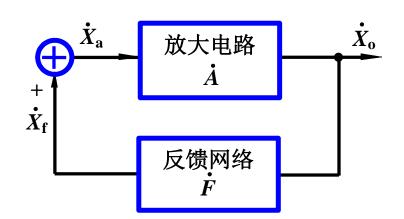
- 振荡电路是单口网络,无须输入信号就能起振,但起振的信号源来自何处? 内部噪声、扰动
- 起振:在满足振荡的相位条件前提下,还要满足|AF|>1才能使信号达到足够的强度维持振荡。



稳幅:当输出信号幅值增加到一定程度时,就要限制它继续增加,否则波形将出现失真。稳幅的作用就是,当输出信号幅值增加到一定程度时,使振幅平衡条件从|AF|>1回到|AF|=1。



- 3. 正反馈振荡电路基本组成
 - 放大电路
 - (正) 反馈网络



- ▶ 选频网络(选择满足相位平衡条件的一个频率。经常与反馈网络合二为一。) 常用的选频网络有RC选频、LC选频和石英晶体选频。
 - 起振和稳幅环节
- ❖ 按选频网络分类:

RC振荡电路-工作频率较低,一般不超过1MHZ。(低频模拟应用) LC振荡电路-工作频率较高,几百KHZ-几十GHZ。(高频射频应用) 石英晶体振荡电路-工作频率一般在几十kHZ以上。(高频率稳定度应用)



4. 正反馈振荡电路的振荡电路分析要点小结

- 系统结构上:是否存在各关键组成部分;
- 放大电路上:放大电路能否正常工作,即是否有合适的Q 点,信号是否可能正常传递;
- 相位条件上:是否存在单一频率 f_0 信号在环路中满足正反馈相位条件 $2n \times 180^\circ$; (判断方法—瞬时极性法)
- 幅度条件上:是否满足振幅条件,即是否可能起振 (|AF|>1)和稳定(回到|AF|=1)。



正弦波振荡电路

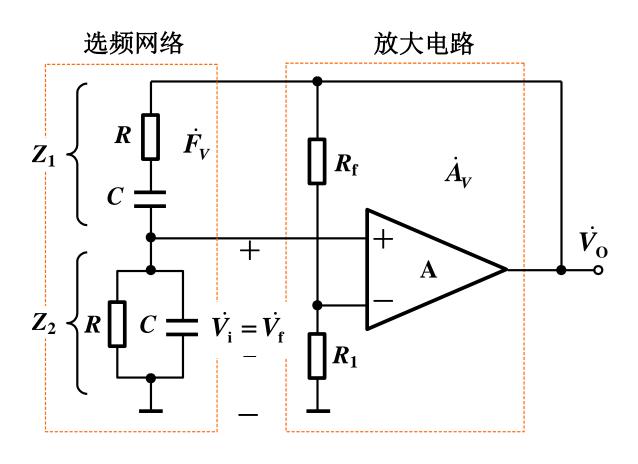
- ✓ 10.5 正弦波振荡电路的振荡条件
- ✓ 10.6 RC正弦波振荡电路
 - 1. 电路组成
 - 2. RC串并联选频网络的选频特性
 - 3. 振荡电路工作原理
 - 4. 稳幅措施
 - 5. 移相式正弦波振荡电路



1. 电路组成

(1)RC桥式振荡电路

反馈网络兼做选频网络, 注意参数取值

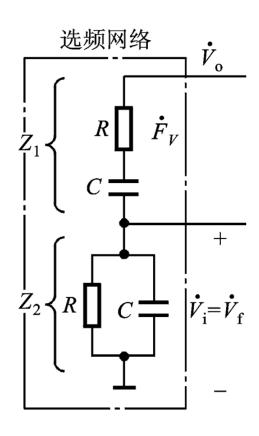




2. RC串并联选频网络的选频特性

(2)反馈系数

$$F_{V}(s) = \frac{V_{f}(s)}{V_{o}(s)} = \frac{Z_{2}}{Z_{1} + Z_{2}} = \frac{sCR}{1 + 3sCR + (sCR)^{2}}$$
又 $s = j\omega$ 且令 $\omega_{0} = \frac{1}{RC}$
则 $\dot{F}_{V} = \frac{1}{3 + j(\frac{\omega}{\omega_{0}} - \frac{\omega_{0}}{\omega})}$
幅频响应 $F_{V} = \frac{1}{\sqrt{3^{2} + (\frac{\omega}{\omega_{0}} - \frac{\omega_{0}}{\omega})^{2}}}$
相频响应 $\varphi_{f} = -\arctan (\frac{(\frac{\omega}{\omega_{0}} - \frac{\omega_{0}}{\omega})}{3})$





2. RC串并联选频网络的选频特性

$$F_V = \frac{1}{\sqrt{3^2 + (\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega})^2}}$$

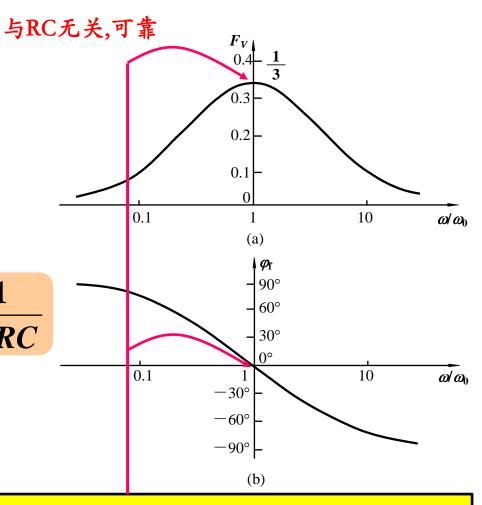
$$\varphi_{\rm f} = -\arctan\left(\frac{\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}}{3}\right)$$

当
$$\omega = \omega_0 = \frac{1}{RC}$$
 或 $f = f_0 = \frac{1}{2\pi RC}$

幅频响应有最大值

$$F_{V\max} = \frac{1}{3}$$





- (1) 选频反馈网络工作频率选哪儿好?
- (2) 如果要构成正反馈振荡,需要一个在幅度和相位上什么样的放大器?



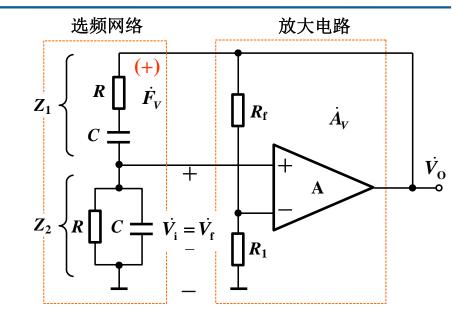
3. 振荡电路工作原理

(1)RC桥式振荡电路原理

当
$$\omega = \omega_0 = \frac{1}{RC}$$
 时:
$$F_{V\text{max}} = \frac{1}{3} \qquad \varphi_{\text{f}} = 0$$

通过引入同相放大器,电 路满足相位平衡条件:

$$\varphi_{\rm a} + \varphi_{\rm f} = 2n\pi, n = 0$$



此时若放大电路的电压增益为
$$A_V = 1 + \frac{R_f}{R_1} = 3$$

则振荡电路满足振幅平衡条件 $A_v F_v = 3 \times \frac{1}{3} = 1$

电路可以输出频率为
$$f_0 = \frac{1}{2\pi RC}$$
的正弦波

RC正弦波振荡电路一般用于产生频率 几 MHz内 的正弦波

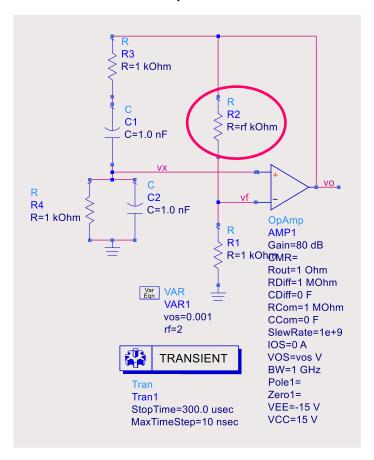


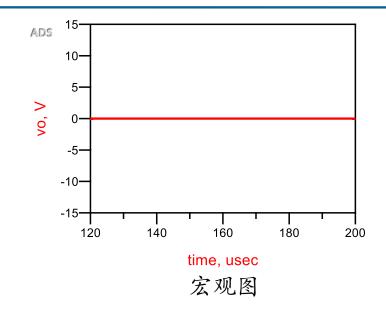
3. 振荡电路工作原理

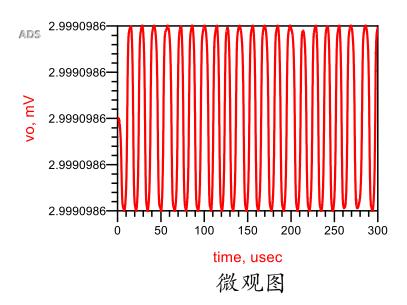
(2)仿真验证

a) |AF|=1时

R1=1kohm, R2=2kohm







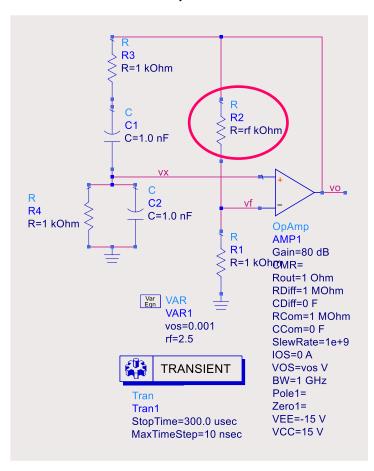


3. 振荡电路工作原理

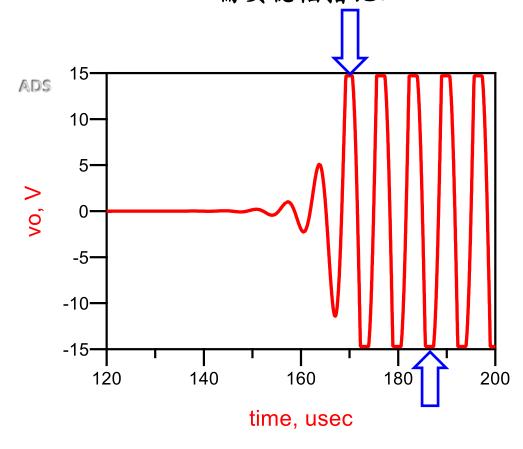
(2)仿真验证

b) |AF|>1时

R1=1kohm, R2=2.5kohm



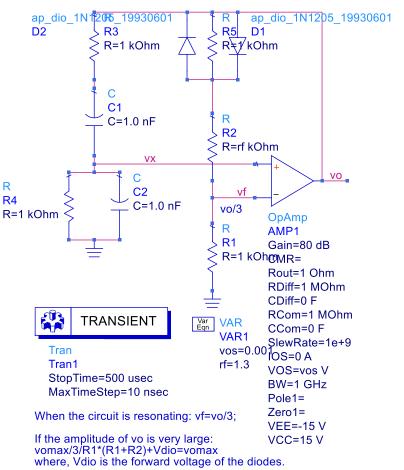
幅度不可控,达到放大器输出极限引起失真, 需要稳幅措施!

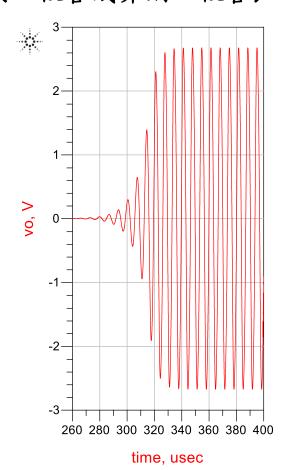




4. 稳幅措施

• 当输出信号幅值增加到一定程度时,使振幅平衡条件从 |AF|>1回到|AF|=1。 反馈链路加入增益限制机制 ap_dio_1N 205_19930601 (二极管或齐纳二极管)





Therefore:

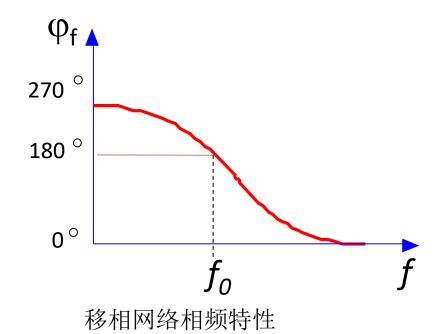
vomax/3/R1*(R1+R2) =vomax-Vdio



5. 移相式正弦波振荡电路(定性分析)

a. 超前移相式RC振荡器





::
$$/\varphi_a = 180^\circ$$
, $\varphi_f|_{f=f_o} = 180^\circ$

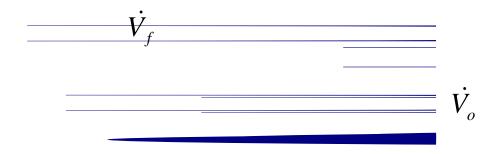
:满足相位平衡条件

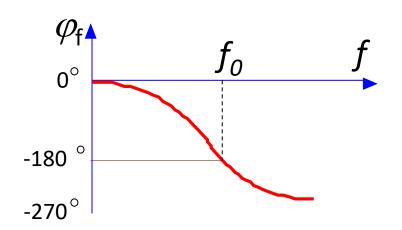
由
$$\dot{F}_V(j\omega) = \frac{\dot{V}_f(j\omega)}{\dot{V}_o(j\omega)}$$
 求得: 振荡频率为 $f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{6}RC}$



5. 移相式正弦波振荡电路(定性分析)

b. 滞后移相式RC振荡器





$$|\varphi_{a}| = 180^{\circ},$$

$$|\varphi_{f}|_{f=f_{o}} = -180^{\circ}$$

满足相位平衡条件

构成移相式RC振荡电路时,一般要求RC移相网络为三阶或三阶以上。



10.7 LC正弦波振荡电路

- 10.7.1 *LC*选频放大电路
- 10.7.2 变压器反馈式LC振荡电路
- 10.7.3 三点式*LC*振荡电路
- 10.7.4 石英晶体振荡电路(自学)

等效损耗电阻

1. 并联谐振回路

$$Z = \frac{\frac{1}{j\omega C}(R + j\omega L)}{\frac{1}{j\omega C} + R + j\omega L}$$

$$Z = \frac{\frac{L_{C}}{C}}{R + \mathbf{j}(\omega L - \frac{1}{\omega C})}$$

一般有 $R << \omega L$ 则 $Z = \frac{L/C}{R + j(\omega L - \frac{1}{\omega C})}$ 当 $\omega = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ 时,电路谐振 $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ 为谐振频率

$$\omega_0 = rac{1}{\sqrt{LC}}$$
 为谐振频率

谐振时

阻抗最大,且为纯阻性
$$Z_0 = \frac{L}{RC} = Q\omega_0 L = \frac{Q}{\omega_0 C}$$

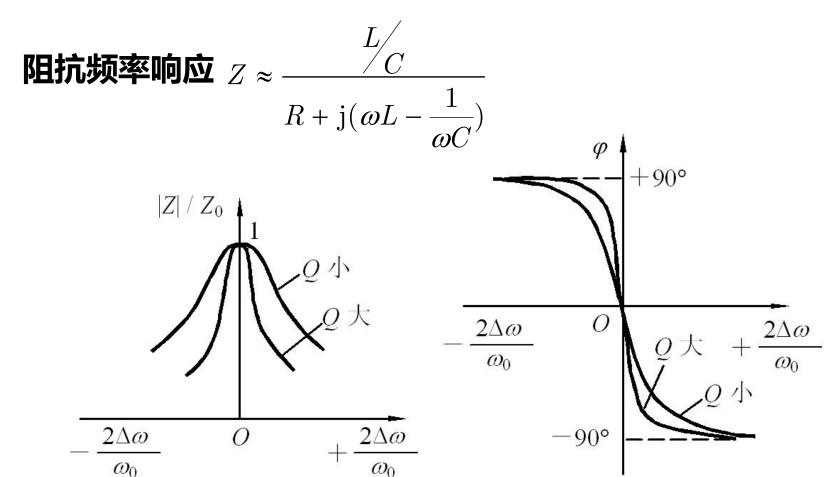
其中
$$Q = \frac{\omega_0 L}{R} = \frac{1}{\omega_0 RC} = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$$
 为品质因数

$$\left| \dot{\boldsymbol{I}}_{\rm c} \right| = \boldsymbol{Q} \left| \dot{\boldsymbol{I}}_{\rm s} \right|$$

同时有
$$|\dot{I}_c| = Q|\dot{I}_s|$$
 即 $|\dot{I}_c| \approx |\dot{I}_L| >> |\dot{I}_s|$



10.7.1 LC选频放大电路



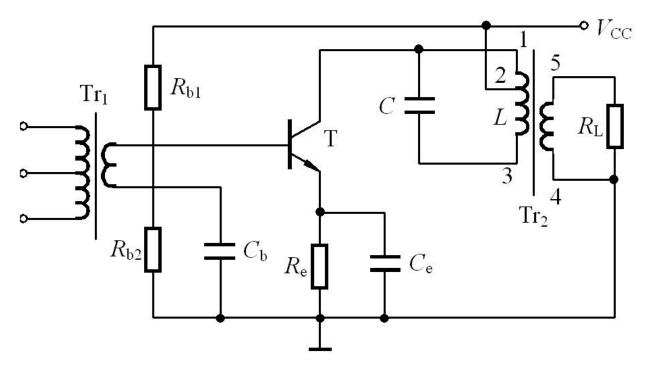
(a) 幅频响应

(b) 相频响应



10.7.1 LC选频放大电路

2. 选频放大电路

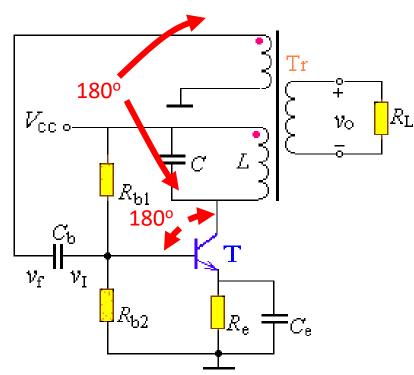


根据LC并联谐振回路的频率特性,当输入信号频率等于谐振频率时电压增益最大。此外,即使集电极电流产生非线性失真,由于具有选频(滤波)特性,输出电压也基本为正弦信号。

(LC选频放大电路是构成LC正弦振荡器、高频放大器等的基础)



10.7.2 变压器反馈式LC振荡电路



 $(C_b, C_e$ 足够大,可视为交流短路)

◆变压器的相位判断方法:

互为同名端的端点电压同相,而 异名端电压反相。 用瞬时极性法判断可知满足相位平衡条件。

振荡频率:
$$f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

起振: 通过选用较大β的BJT或调整变压器的匝数比, 易于满足。

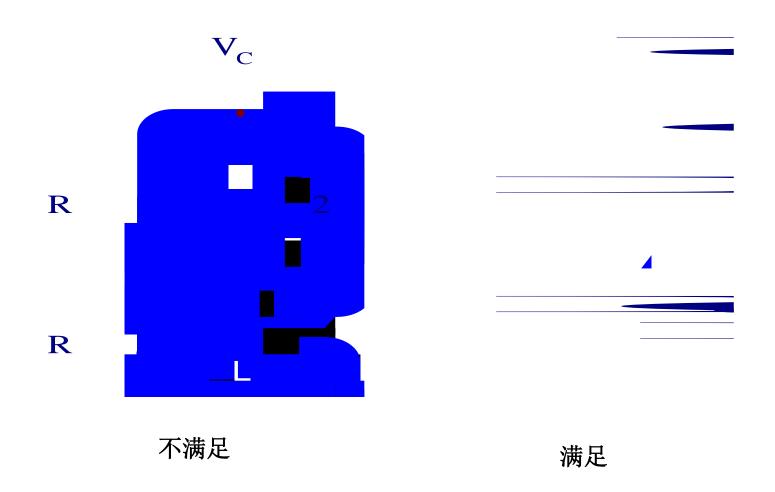
稳幅:

起振后随着输出信号幅度增加,BJT 进入非线性区,集电极电流失真,输出 信号幅度不再增加,但因LC并联谐振 回路具有极好的选频性,故仍能输 出正弦波。

缺点: 损耗较大,频率稳定性较差。

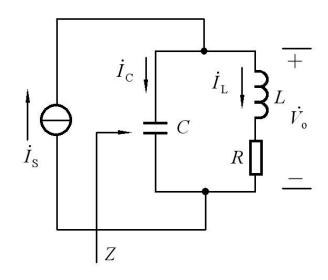


例: 判断下列LC正弦振荡电路是否满足相位平衡条件



10.7.3 三点式LC振荡电路

谐振时



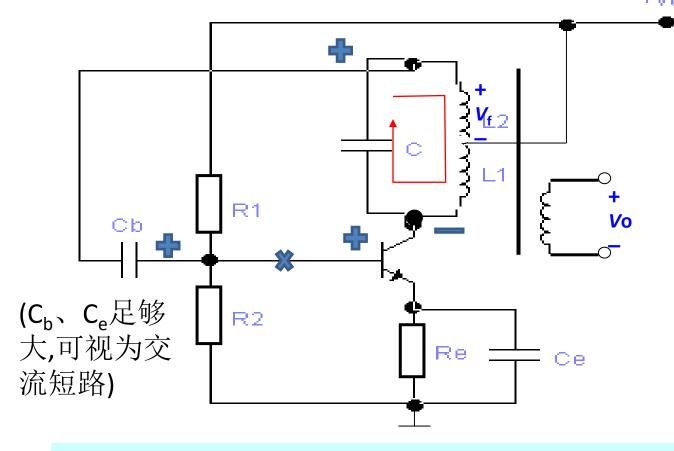
$$\begin{vmatrix} \dot{I}_{c} | = Q | \dot{I}_{s} \end{vmatrix}$$
即 $|\dot{I}_{c}| \approx |\dot{I}_{L}| >> |\dot{I}_{s}|$

$$Q = \frac{\omega_0 L}{R} = \frac{1}{\omega_0 RC} = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$$

所以,对于一个谐振网络,分析时可以只考虑网络内部,端口外视为高阻,忽略其电流影响!



◆电感三点式



+¥cc根据前述分析, L2和L1非公共端 电压相位相反! 用瞬时极性法判 断可知满足相位

平衡条件。

起振: 需要选择合适的 L_2/L_1 值。

缺点: 由于反馈 电压取自电感, 输出波形较差, 含高次谐波。

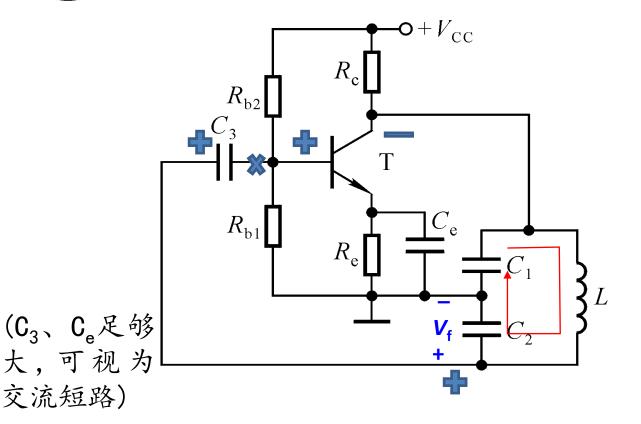
$$f_0 \approx \frac{1}{2\pi\sqrt{L'C}}$$

其中: L'= L₁+ L₂ +2M

(M是绕组之间的互感)



◆电容三点式



根据前述分析, C2和C1非公共端 电压相位相反! 用瞬时极性法判 断可知满足相位 平衡条件。

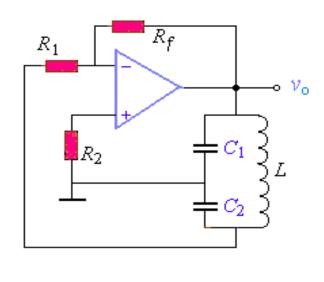
起振: 需要选择合适的 C_2/C_1 值。

特点:由于反馈电压 取自电容,输出波 形好,但频率调节不 便。

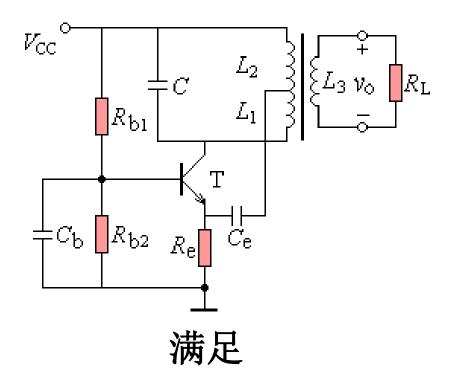
振荡频率:
$$f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC'}}$$
 其中: $C' = \frac{C_1 \cdot C_2}{C_1 + C_2}$



例: 判断下列LC正弦振荡电路是否满足相位平衡条件



满足





1. 频率稳定问题

频率稳定度一般由 $\frac{\Delta f}{f_0}$ 来衡量

△ƒ ──频率偏移量。

 f_0 ——振荡频率。

Q值越高,选频特性越好,频率越稳定。

LC振荡电路 Q ——数百

石英晶体振荡电路 $Q - 10000 \sim 500000$



2. 石英晶体的基本特性与等效电路

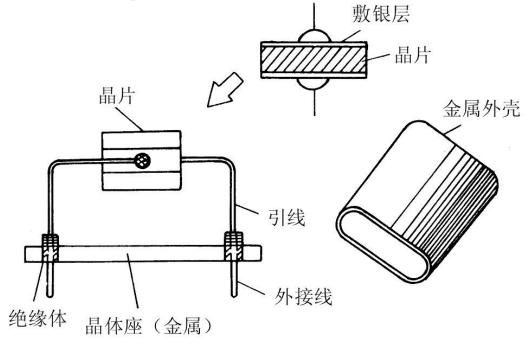
结构

极板间加电场

晶体机械变形

极板间加机械力

晶体产生电场



压电效应

交变电压 → 机械振动 → 交变电压 机械振动的固有频率与晶片尺寸有关, 稳定性高

当交变电压频率 = 固有频率时,振幅最大 压电谐振



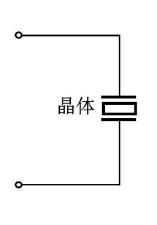
2. 石英晶体的基本特性与等效电路

等效电路

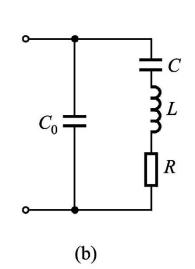
特性

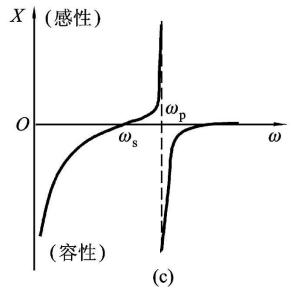
A. 串联谐振

$$f_{\mathrm{s}} = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$



(a)





- 晶体等效阻抗 为纯阻性(<mark>短路</mark>)
- (a) 代表符号
- (b) 电路模型
- (c) 电抗-频率响应特性

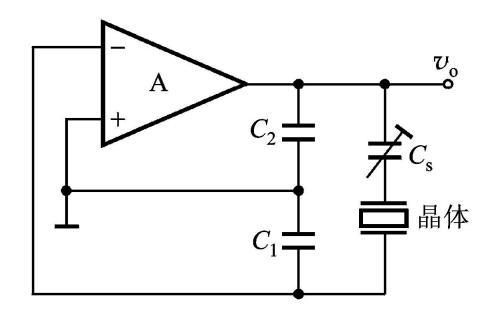
B. 并联谐振
$$f_{p} = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}\sqrt{1 + \frac{C}{C_{0}}} = f_{s}\sqrt{1 + \frac{C}{C_{0}}}$$
 晶体等效为开路

通常 $C << C_0$ 所以 f_s 与 f_p 很接近



3. 石英晶体振荡电路

一种加入调节电容的并联式石英晶体振荡器



由于Cs的作用,石英晶体工作在 \mathbf{f}_s 与 \mathbf{f}_p 之间,相当于一个电感,与 \mathbf{C}_1 、 \mathbf{C}_2 组成电容三点式振荡器。从谐振回路来看,由于C2、C1往往取值比Cs大很多,振荡频率取决于石英晶体与 \mathbf{C}_s 的谐振频率。



3. 石英晶体振荡电路

一种串联型石英晶体振荡器 (利用串联谐振频率时晶体可视为短路)

