### 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

度

一、两种改进的电容反馈振荡器

#### 一般电容、电感反馈振荡器的缺陷:

由于极间电容对电容反馈和电感反馈震荡器的回路 电抗均有影响,从而对振荡器也会有影响。而极间 电容受环境温度、电源电压等因素的影响较大,故 电路的频率稳定度不高。

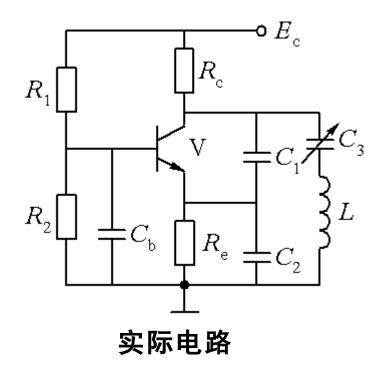
为了提高稳定度,需要对电路做改进以减少晶体管极间电容对回路的影响。

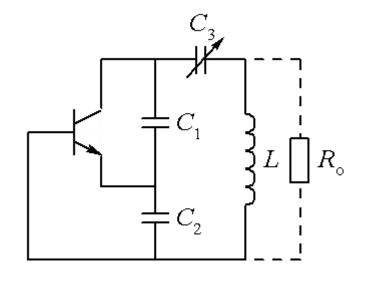
克拉拨振荡器

西勒振荡器

#### 反 一、两种改进的电容反馈振荡器

### ① 克拉拨振荡器





交流等效电路

 $R_c$ 起隔离作用,也可用扼流圈;  $C_3 << C_1, C_2$ 

反

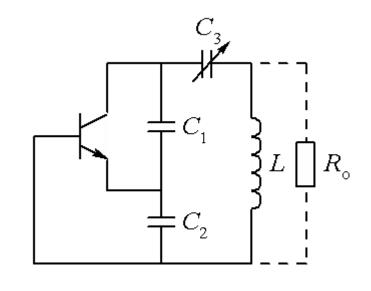
### 一、两种改进的电容反馈振荡器

① 克拉拨振荡器

#### 回路总电容:

$$\frac{1}{C} = \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \frac{1}{C_3} \qquad \Box \qquad \frac{1}{C_3}$$

$$C \square C_3$$



交流等效电路

回路总电容主要由  $C_3$  决定,而极间电容与  $C_1$  、  $C_2$  并联。故极间电容对总电容的影响很小

$$C_1$$
、  $C_2$  是回路的一部分,晶体管部分接入:  $p=C/C_1=C_3/C_1$ 

 $C_1 \cdot C_2$  越大, p 越小,耦合越弱 $\rightarrow$  克拉拨振荡器的频率稳定度越高

## 度

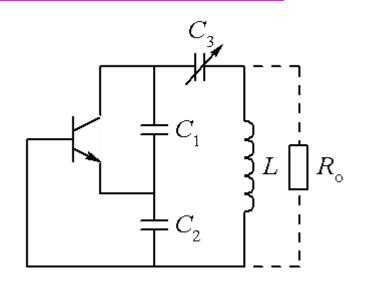
#### 一、两种改进的电容反馈振荡器

### ① 克拉拨振荡器

$$p = \frac{C}{C_1} \square \frac{C_3}{C_1}$$

电感两端的电阻 R<sub>0</sub>等效到晶体管 C 、 E 两端的负载电阻 R<sub>1</sub> 为:

$$R_L = p^2 R_0 \square \left(\frac{C_3}{C_1}\right)^2 R_o$$



交流等效电路

 $C_1$  过大,负载  $R_L$  会很小,放大器增益较低,环路增益较小,有

可能使振荡器停振。

振荡频率: 
$$\omega_1 \Box \sqrt{\frac{1}{LC}} \Box \sqrt{\frac{1}{LC_3}}$$

反馈系数: 
$$k_F = \frac{C_1}{C_2}$$

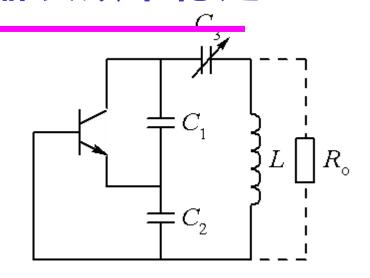
一、两种改进的电容反馈振荡器 ① 克拉拨振荡器

#### 讨论:

- ① 该电路克服了晶体管极间电容的影响,因而频率稳定度较高。在  $C_1 \times C_2 >> C_3$  的条件下,电路震荡频率基本上与  $C_1 \times C_2$  无关,则  $C_3 \downarrow \rightarrow$
- ② **稳定度** 确定后, K<sub>F</sub> 确定₃ /□ p /
  - $\square$  R<sub>L</sub>  $\nearrow$  振幅  $\nearrow$  波段范围内输出振幅变化较大  $C_1$
- ③  $C_3$  较小 $\rightarrow$   $C_3$  变化范围小 $\rightarrow$   $w_1$  变化 小 $\rightarrow$ 用于固定频率或波段较窄的振荡

起振较困难。

④ 置于电路中串入了比  $C_1$ 、  $C_2$  小得多的  $C_3$ , 故晶体管集电极与振荡回路的耦合比电容三点式弱得多,虽有利于振荡频率的稳定,但对于起振条件却非常不利,在其他条件相同的情况下,该电路



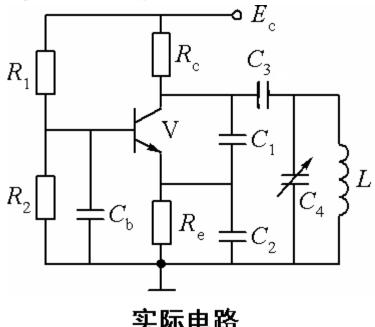
交流等效电路

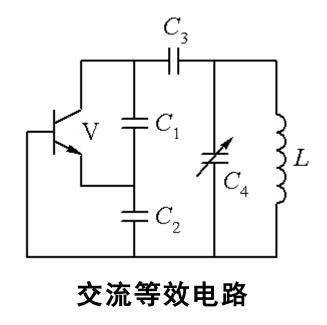
$$R_L = p^2 R_0 \square \left(\frac{C_3}{C_1}\right)^2 R_o$$

## 反

#### 一、两种改进的电容反馈振荡器

### 西勒振荡器





实际电路

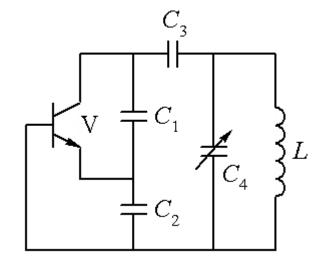
主要特点:与电感 L 并联一可变电容  $C_4$  ,改变振荡器的工作波段

 $C_3 << C_1 \setminus C_2$ , 起微调频率的作用

#### 一、两种改进的电容反馈振荡器

西勒振荡器

接入系数: 
$$p_1 = \frac{\overline{C_1}}{\frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \frac{1}{C_3}} \square \frac{C_3}{C_1}$$



回路总电容: 
$$C = \frac{1}{\frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \frac{1}{C_3}} + C_4 \square C_3 + C_4$$

交流等效电路

振荡器的振荡频率

$$\omega_1 \Box \sqrt{\frac{1}{LC}} \Box \sqrt{\frac{1}{L(C_3 + C_4)}}$$



改变  $C_{a} \rightarrow$  改变  $W_{1} \longrightarrow$  西勒振荡器的频率覆盖系数较大

### 度

### 二、频率稳定度的意义和表征

- 1. 频率稳定——在各种外界条件发生变化的条件下,要求振荡器的实际工作频率与指定频率之间的偏差最小
- 2. 频率稳定度——由于外界条件的变化,引起振荡器的实际工作频率偏离标称频率的程度,一般用频率偏差来表示
- 3. 频率偏差—实际喷器的实际频率即指喷频率之间的偏差

绝对偏差:  $\Delta f = f_1 - f_0$ 

相对偏差:  $\frac{\Delta f}{f_0} = \frac{f_1 - f_0}{f_0}$ 

频率稳定度:通常定义为一定时间间隔内的频率相对变化

度

### 二、频率稳定度的意义和表征

4. 长期稳定度——指一天以上以至几个月的时间间隔内的频率相对变化。(元器件的老化引起)

短期稳定度——一天以内,以小时、分钟、或秒 计时的时间间隔内的频率相对变化。(温度、电源电 压)

瞬时稳定度——秒或毫秒时间间隔内的频率相对 变化。(振荡器内部噪声)

一般说的频率稳定度主要是指短期稳定度

度

### 三、振荡器的稳频原理

#### (1)振荡器不稳定的原因

由工作原理可知,振荡器的频率是由振荡器的相 位条件决定的,即

$$\varphi_L + (\varphi_{\rm f} + \varphi_{F\square}) = 0$$

满足相位平衡条件的 w 就是振荡器的振荡频率  $w_1$  。 故能引起  $\varphi_{F\square} \varphi_f \varphi_L$  变化的因素都会引起  $w_1$  的变化。

一般 
$$\phi_{\mathrm{F'}} + \phi_{\mathrm{f}}$$

主要引趙數变化的是企

根据第 2 章的讨论可知: 
$$\tan \varphi_L = -\frac{2Q_L(\omega_1 - \omega_0)}{\omega_0}$$
  $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ 

引起 $\varphi_L$  变化的因素是 $Q_L$  和

### 度

#### 三、振荡器的稳频原理

(1)振荡器不稳定的原因

$$\tan \varphi_L = -\frac{2Q_L(\omega_1 - \omega_0)}{\omega_0}$$

$$\exists Q_L \nearrow \Box \varphi_L \nearrow \Box \omega_1 \nearrow \Box \omega_$$

$$\varphi_L = -(\varphi_f + \varphi_{F\square}) \longrightarrow \tan \varphi_L = -\frac{2Q_L(\omega_1 - \omega_0)}{\omega_0} = \tan[-(\varphi_f + \varphi_{F\square})]$$

$$\Delta \omega_{1} = \frac{\square \omega_{1}}{\square \omega_{0}} \Delta \omega_{0} + \frac{\square \omega_{1}}{\square Q_{L}} \Delta Q_{L} + \frac{\square \omega_{1}}{\square (\varphi_{f} + \varphi_{F})} \Delta (\varphi_{f} + \varphi_{F})$$

一般 
$$Q_L$$
 值较高,即  $\omega_1/\omega_0 \approx 1$ 

$$\frac{\square \omega_1}{\square \omega_0} \square 1$$

### 度

#### 三、振荡器的稳频原理

#### (1)振荡器不稳定的原因

$$\Delta\omega_{1} = \frac{\Box\omega_{1}}{\Box\omega_{0}}\Delta\omega_{0} + \frac{\Box\omega_{1}}{\Box Q_{L}}\Delta Q_{L} + \frac{\Box\omega_{1}}{\Box(\varphi_{f} + \varphi_{F\Box})}\Delta(\varphi_{f} + \varphi_{F\Box})$$

$$\omega_{1} = \omega_{0} + \frac{\omega_{0}}{2Q_{L}}\tan(\varphi_{f} + \varphi_{F\Box}) \qquad \frac{\Box\omega_{1}}{\Box\omega_{0}}\Box 1$$

$$\Delta\omega_{1} \Box \Delta\omega_{0} - \frac{\omega_{0}}{2Q_{L}^{2}} \tan(\varphi_{f} + \varphi_{F\Box}) \Delta Q_{L} + \frac{\omega_{0}}{2Q_{L} \cos^{2}(\varphi_{f} + \varphi_{F\Box})} \Delta(\varphi_{f} + \varphi_{F\Box})$$

反

#### 三、振荡器的稳频原理

### (2)回路谐振频率。 的影响

$$\Delta\omega_{1} \Box \Delta\omega_{0} - \frac{\omega_{0}}{2Q_{L}^{2}} \tan(\varphi_{f} + \varphi_{F\Box}) \Delta Q_{L} + \frac{\omega_{0}}{2Q_{L} \cos^{2}(\varphi_{f} + \varphi_{F\Box})} \Delta(\varphi_{f} + \varphi_{F\Box})$$

曲 
$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$
 有:  $\Delta \omega_0 = \frac{\Box \omega_0}{\Box L} \Delta L + \frac{\Box \omega_0}{\Box C} \Delta C$ 

$$\Delta \omega_0 = -\frac{1}{2} \frac{1}{\sqrt{C}} L^{-3/2} \Delta L - \frac{1}{2} \frac{1}{\sqrt{L}} C^{-3/2} \Delta C = -\frac{1}{2} \sqrt[4]{LC} \left( \frac{1}{L} \Delta L + \frac{1}{C} \Delta C \right) \sqrt[4]{C}$$

$$\frac{\Delta \omega_0}{\omega_0} = -\frac{1}{2} \frac{\Delta L}{L} + \frac{\Delta C}{C}$$

# $\frac{\Delta \omega_0}{\omega_0} = -\frac{1}{2} \frac{\mathbf{w} L}{L} + \frac{\Delta C}{C} \mathbf{w}$ L、C的稳定度将影响 w<sub>1</sub>的稳定度

反

#### 三、振荡器的稳频原理

$$(3) \varphi_{F'} + \varphi_f \qquad Q_L$$

$$Q_L$$

和

#### 对频率的影响

$$\Delta\omega_{1} \Box \Delta\omega_{0} - \frac{\omega_{0}}{2Q_{L}^{2}} \tan(\varphi_{f} + \varphi_{F\Box}) \Delta Q_{L} + \frac{\omega_{0}}{2Q_{L} \cos^{2}(\varphi_{f} + \varphi_{F\Box})} \Delta(\varphi_{f} + \varphi_{F\Box})$$

由上式可以看出,频率稳定度取决 $\mathfrak{F}\varphi_f + \varphi_{F}$ 

 $\Delta Q_L$ 

另外。 $\varphi_f + \varphi_{F\square}$ 

的绝对值越小、频率稳定度越高。

Q 越大,频率稳定度越高

$$\mid \varphi_{F'} + \varphi_{f} \mid \Box \Box \Delta \omega_{1} \Box$$

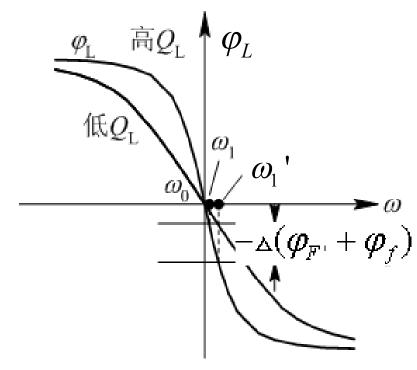
$$Q_L \square \square \triangle \omega_1 \square$$

### 反

#### 三、振荡器的稳频原理

(3) 
$$\varphi_{F'} + \varphi_f$$
  $Q_L$ 

(3)
$$\varphi_{F'} + \varphi_f$$
  $Q_L$  和 对频率的影响
$$\Delta \omega_1 \square \Delta \omega_0 - \frac{\omega_0}{2Q_L^2} \tan(\varphi_f + \varphi_{F\square}) \Delta Q_L + \frac{\omega_0}{2Q_L \cos^2(\varphi_f + \varphi_{F\square})} \Delta(\varphi_f + \varphi_{F\square})$$



### 度

#### 四、提高频率稳定度的措施

#### ① 提高振荡回路的标准性

振荡回路的标准性是指回路元件和电容的标准性。温度是影响的主要因素。

加恒温槽,采用温度系数较小的电感电容

#### ② 减少晶体管的影响

在前面分析时已提到,极间电容将影响频率稳定度,在设计电路时应尽可能减少晶体管和回路之间的耦合。

另外,应选择  $f_T$  较高的晶体管  $f_T$  越高  $f_T$  越高  $f_T$  高频性能越好  $f_T$  可以保证在工作频率范围内均有较高的跨导  $f_T$  电路易于起振  $f_T$  越高  $f_T$  起高  $f_T$  最高  $f_T$  是振荡器最高工作频率

度

#### 四、提高频率稳定度的措施

③ 提高回路的品质因数

 $Q_{I} \square \square$  相位越稳定 频率越稳定

④ 减少电源、负载等的影响

电源电压的波动,会使晶体管的工作点、电流发生变化,从而改变晶体管的参数,降低频率稳定度——振荡荡器电源应采取稳压措施

负载电阻并联在回路的两端,这会降低回路的品质因数,从而使振荡器的频率稳定度下降。——应减小负载对回路的耦合,可以在负载与回路之间加射极跟随器。