



廣東工業大學  
Guangdong University of Technology

广东工业大学

# 通信电路与系统

信息工程学院

李志忠



廣東工業大學  
Guangdong University of Technology

广东工业大学

## 第五章 正弦波振荡器

信息工程学院

李志忠

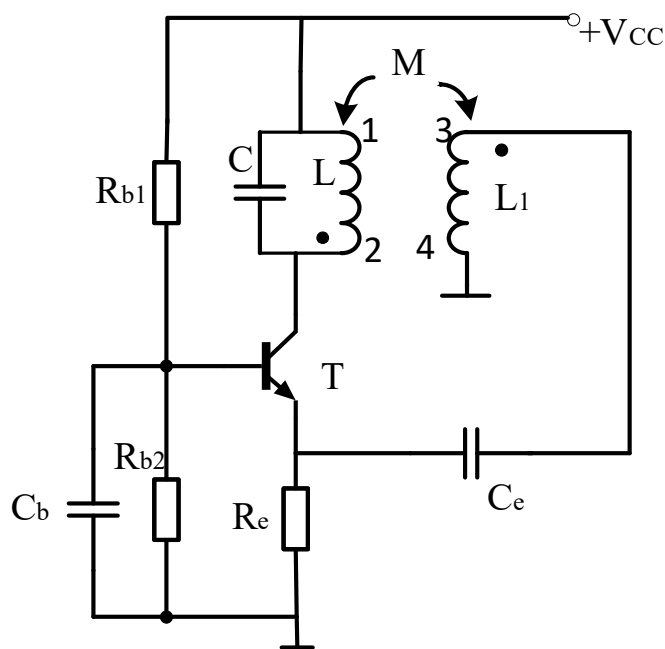
# 目录

- 5.1 概述与反馈型LC振荡原理
- 5.2 反馈型LC振荡电路
- 5.3 振荡器的频率稳定原理和高稳定度的LC振荡器
- 5.4 晶体振荡电路

## 5.2 反馈型LC振荡电路

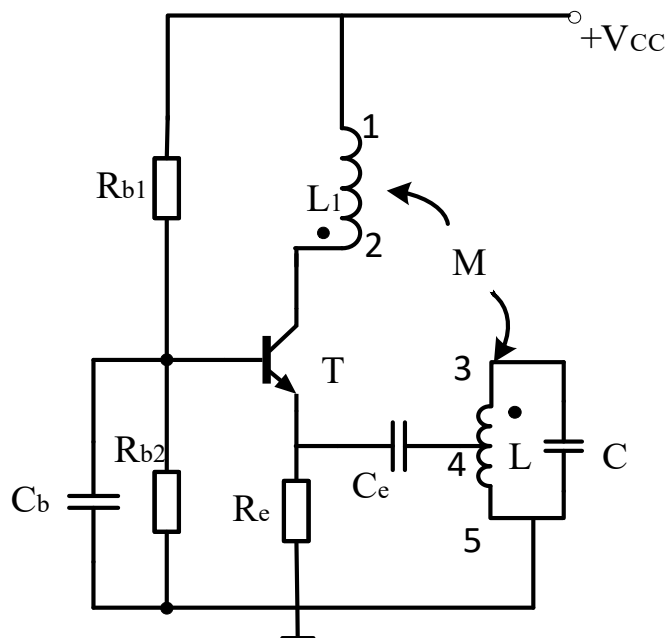
### 一、互感耦合振荡电路

#### 1. 反馈振荡器的组成



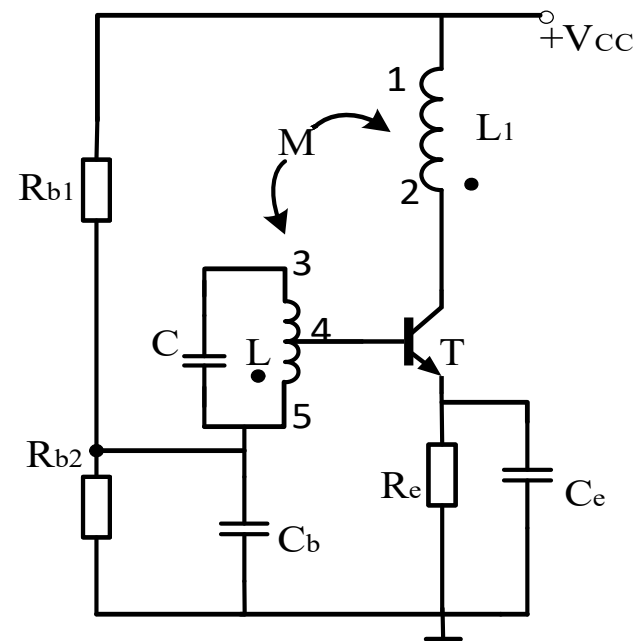
(a) 集电极调谐

调集



(b) 发射极极调谐

调射



(c) 基极调谐

调基

互感耦合式振荡器是利用电感之间的耦合来实现正反馈的。  
同名端的位置决定了能否实现正反馈。

## 5.2 反馈型LC振荡电路

### 2. 调集振荡器

#### ① 分析电路形式

一找组成，二查静态、动态

#### ② 判断振荡条件

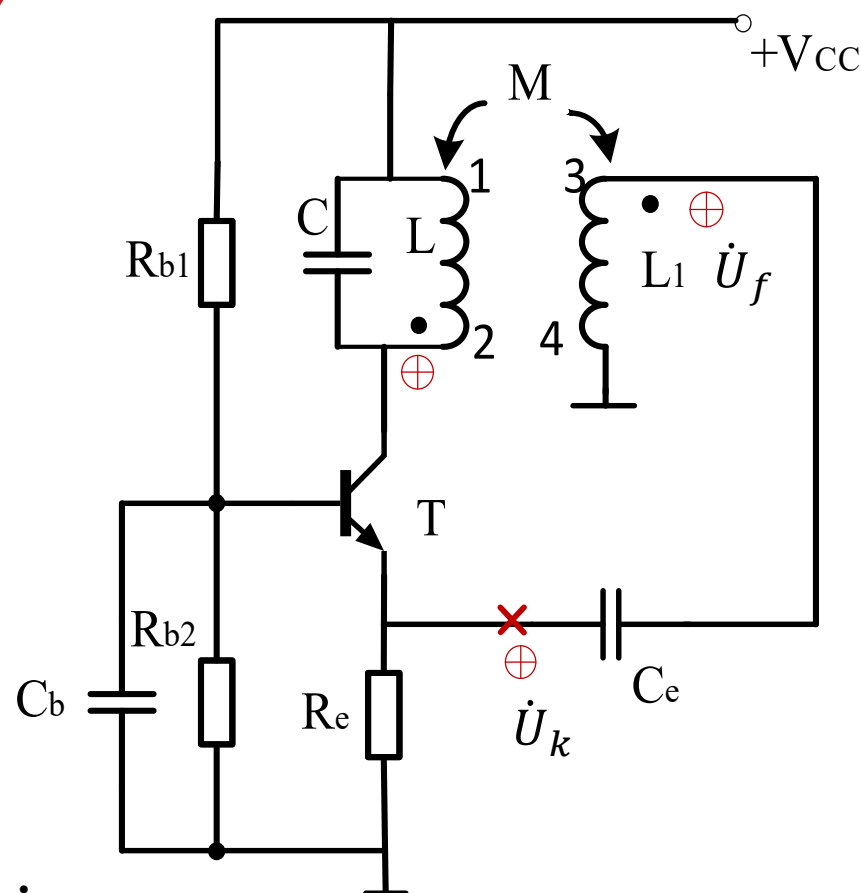
相位条件：采用瞬时极性法。

$\dot{U}_k \oplus \rightarrow \dot{U}_c \oplus \rightarrow$  由同名端可知3端为  $\oplus \rightarrow \dot{U}_f \oplus$

振幅条件：可适当调节互感M以满足要求。

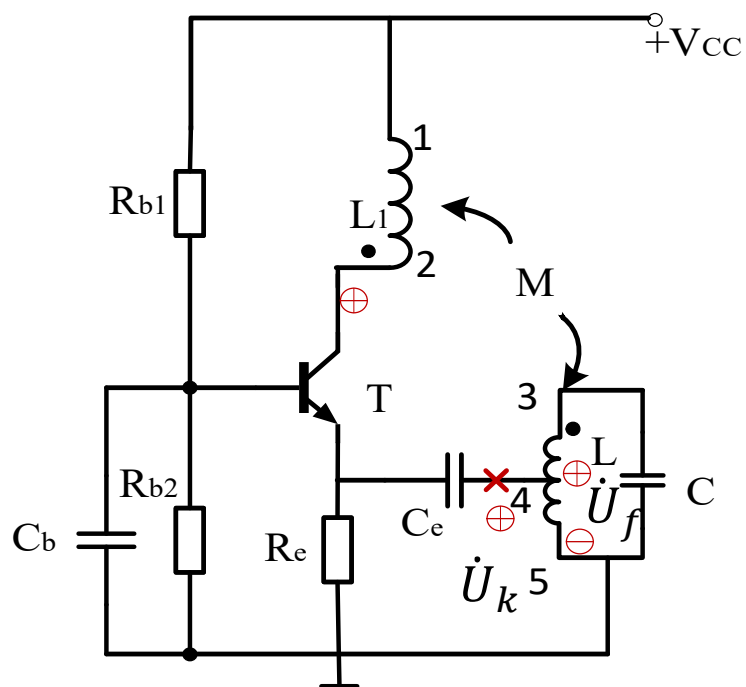
#### ③ 估算振荡频率

由选频回路决定。  $f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$



## 5.2 反馈型LC振荡电路

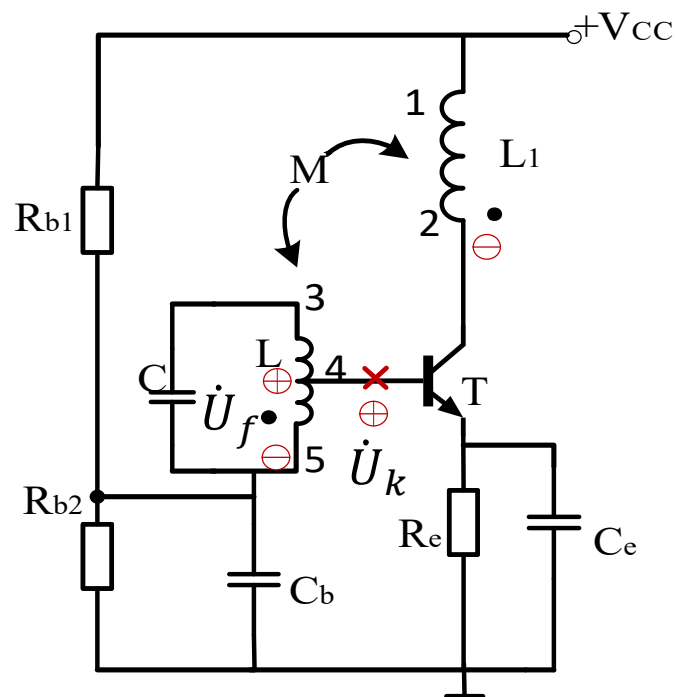
### 3. 调射振荡器



发射极调谐

$\dot{U}_f$  取自  $L_{45}$ , 加在发射极, 共基组态

$$\dot{U}_k \oplus \rightarrow \dot{U}_c \oplus \rightarrow 4\text{端} \oplus \rightarrow \dot{U}_f \oplus$$



基极调谐

$\dot{U}_f$  取自  $L_{45}$ , 加在基极, 共射组态

$$\dot{U}_k \rightarrow \oplus \dot{U}_c \ominus \rightarrow 4\text{端} \oplus \rightarrow \dot{U}_f \oplus$$

注意：反馈元件的一个端交流接地

## ◆ 5.2 反馈型LC振荡电路

### 二、三端式振荡器的相位平衡条件

$$\varphi_{\Sigma} = 2n\pi \quad n = 0, 1, 2, \dots$$

$$F = \frac{U_f}{U_0} = \frac{i_x X_{be}}{-i_x X_{ce}} = -\frac{X_{be}}{X_{ce}}$$

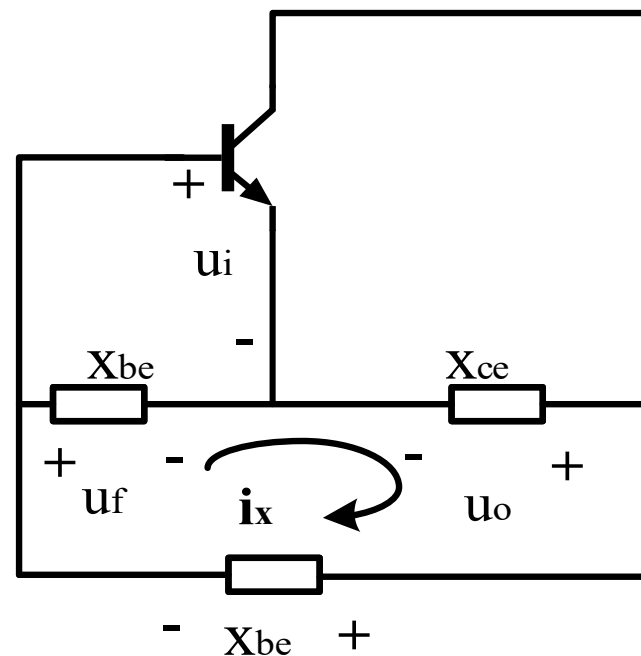
正反馈  $\dot{U}_i \xrightarrow{\ominus} \dot{U}_0 \xrightarrow{\ominus} \dot{U}_f$

$$\therefore \frac{X_{be}}{X_{ce}} \geq 0$$

$X_{be}$ 、 $X_{ce}$  为同性电抗元件

$$\omega = \omega_0 \quad \Sigma X = X_{be} + X_{ce} + X_{bc} = 0$$

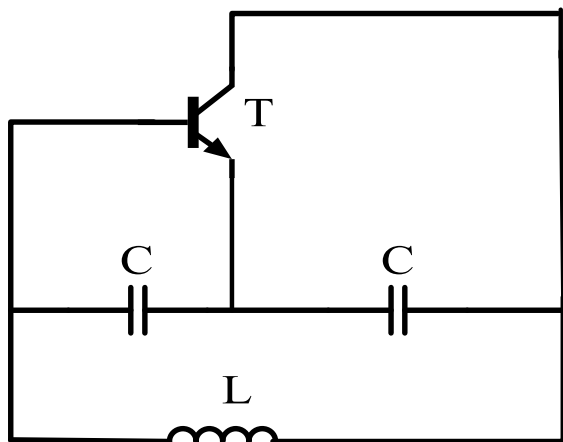
$$X_{bc} = -(X_{be} + X_{ce}) \quad \mathbf{X_{bc} 与 X_{ce}、X_{be} 异性}$$



$X_{be}$ 、 $X_{ce}$  均为电抗元件

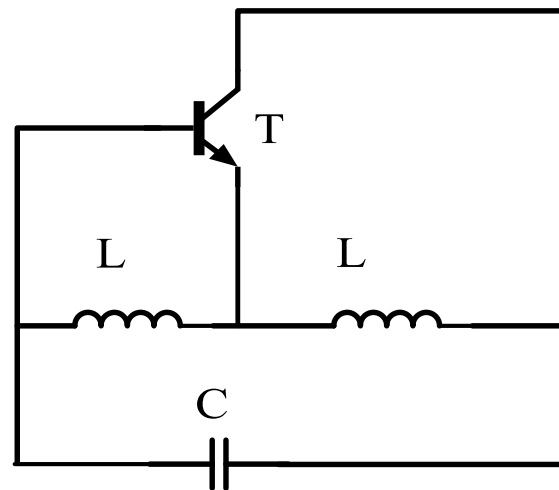
射同基反

## 5.2 反馈型LC振荡电路



$$X_{bc} : L; X_{be}, X_{ce} : C$$

电容反馈三点式



$$X_{bc} : C; X_{be}, X_{ce} : L$$

电感反馈三点式

源同栅反 同相端相同，反向端相反



## 5.2 反馈型LC振荡电路

例 **B反:**  $L, L_1$  并  $C_1$  为  $C$

$$\omega > \omega_{01} = \frac{1}{\sqrt{L_1 C_1}}$$

**E同:**  $L_1$  并  $C_1$  为  $C$

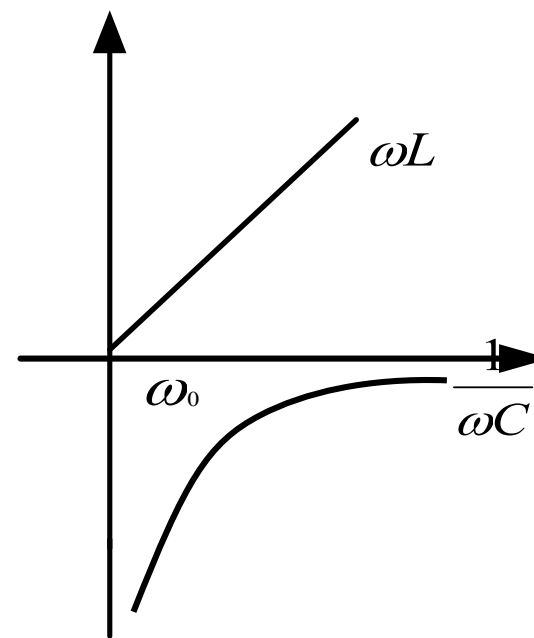
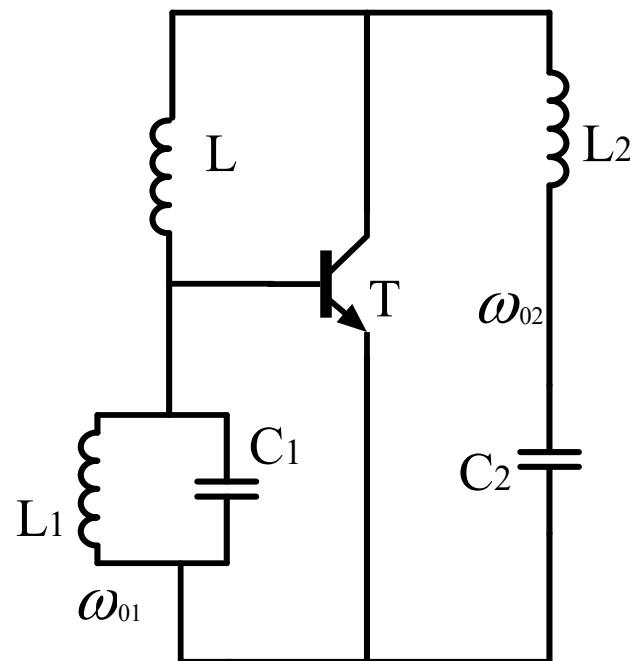
$L_2$  串  $C_2$  为  $C$

$$\omega < \omega_{02} = \frac{1}{\sqrt{L_2 C_2}}$$

$$\therefore \omega_{01} < \omega < \omega_{02}$$

$$\frac{1}{\sqrt{L_1 C_1}} < \omega < \frac{1}{\sqrt{L_2 C_2}}$$

$$L_1 C_1 > L_2 C_2$$

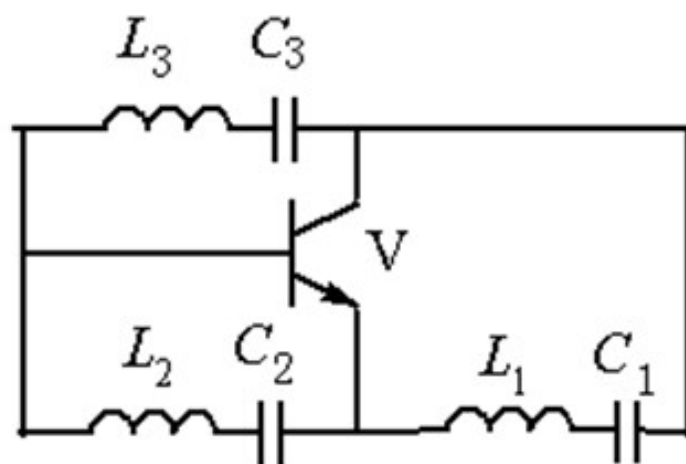


## 例1:

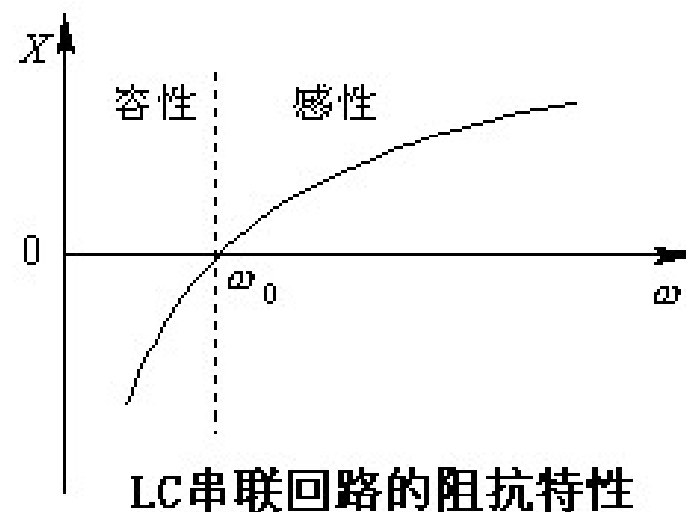
图示是一个三回路的振荡器的等效电路，  
设有以下2种情况：

$$(1) L_1 C_1 > L_2 C_2 > L_3 C_3, \quad (2) L_1 C_1 < L_2 C_2 < L_3 C_3$$

试分析上述2种情况是否都能振荡，振荡频率 $f_0$   
与回路谐振频率有何关系？



例1 图



LC串联回路的阻抗特性

分析：

知识点：{ (1) 三端式振荡器的组成原则：射同余异  
(2) LC串联谐振回路的阻抗特性见上图

解： 设 $f_1 = \frac{1}{2\pi\sqrt{L_1C_1}}$ ,  $f_2 = \frac{1}{2\pi\sqrt{L_2C_2}}$ ,  $f_3 = \frac{1}{2\pi\sqrt{L_3C_3}}$

(1)  $\because L_1C_1 > L_2C_2 > L_3C_3 \therefore f_1 < f_2 < f_3$

满足 $f_1 < f_2 < f_0 < f_3$ 时能振荡,

此时 **$L_1C_1$** 、 **$L_2C_2$** 呈感性,  **$L_3C_3$** 呈容性, 电路为电感三端式振荡器

(2)  $\because L_1C_1 < L_2C_2 < L_3C_3 \therefore f_1 > f_2 > f_3$

满足 $f_1 > f_2 > f_0 > f_3$ 时能振荡,

此时 **$L_1C_1$** 、 **$L_2C_2$** 呈容性,  **$L_3C_3$** 呈感性, 电路为电容三端式振荡器

## ◆ 5.2 反馈型LC振荡电路

### 三、三端式振荡器主要参数的计算

#### 1. 谐振频率计算

$$\omega = \omega_0 \quad \text{谐振}$$

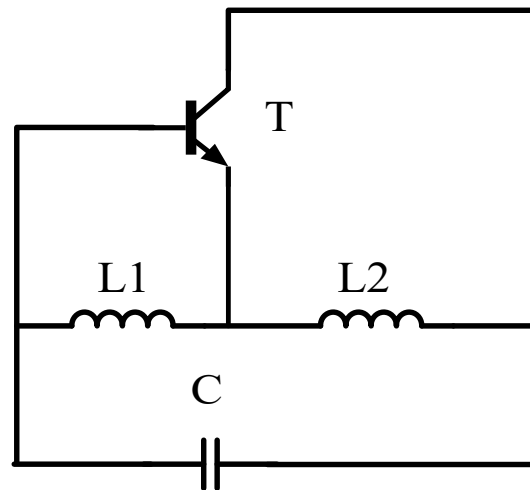
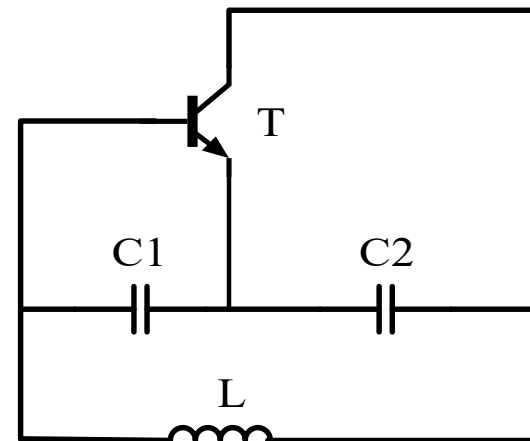
$$\frac{1}{j\omega_0 C_1} + \frac{1}{j\omega_0 C_2} + j\omega_0 L = 0$$

$$j\left(-\frac{1}{\omega_0 C_1} - \frac{1}{\omega_0 C_2} + \omega_0 L\right) = 0$$

$$\omega_0 L = \frac{1}{\omega_0 C_1} + \frac{1}{\omega_0 C_2} \quad \omega_0^2 = \frac{1}{L} \left( \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} \right) = \frac{1}{LC} \quad \frac{1}{C} = \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2}$$

$$\omega_g = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC_\Sigma}} \quad C_\Sigma = C_1 // C_2$$

$$\omega_g = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC_\Sigma}} = \frac{1}{\sqrt{C(L_1 + L_2)}}$$



## 5.2 反馈型LC振荡电路

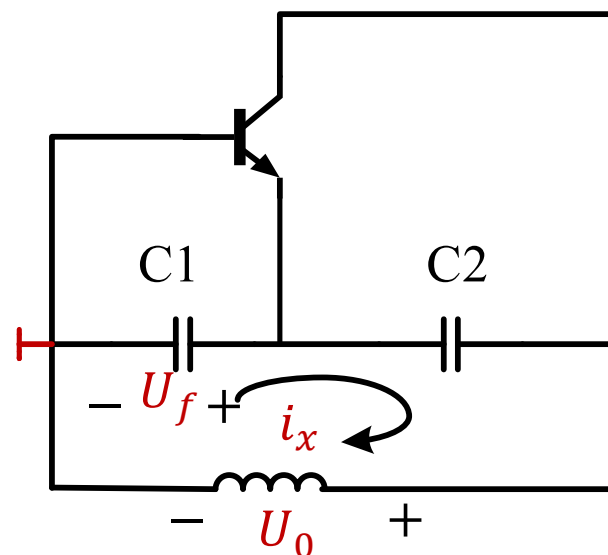
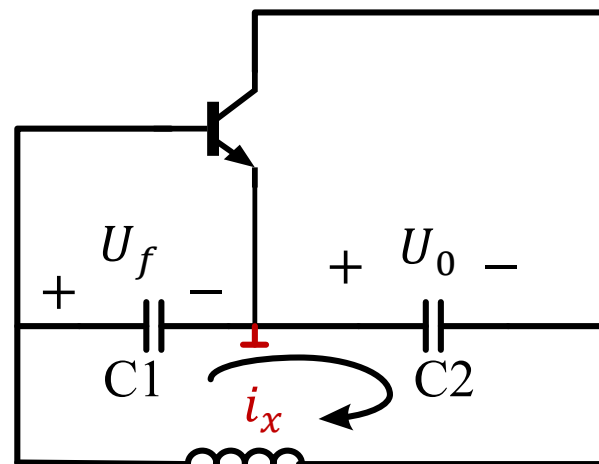
### 2. 反馈系数的计算

#### (1) 电容三端式

CE: 
$$F = \frac{U_f}{U_0} = \frac{C_2}{C_1}$$

CB: 
$$F = \frac{U_f}{U_0} = \frac{i_x \frac{1}{j\omega_0 C_1}}{i_x j\omega_0 L} = \frac{C}{C_1}$$

$$= \frac{C_1 C_2}{C_1 (C_1 + C_2)} = \frac{C_2}{C_1 + C_2}$$



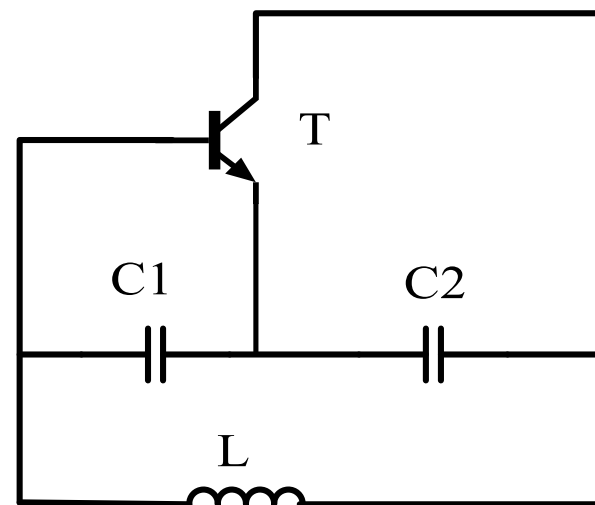
## ◆ 5.2 反馈型LC振荡电路

$$\omega_g = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{L(C_1 // C_2)}}$$

CE:  $F = \frac{C_2}{C_1}$       CB:  $F = \frac{C_2}{C_1 + C_2}$

高频时考虑  $C_{b'c} \downarrow C_{b'e} C_{ce}$

$$C_1' = C_1 + C_{b'e} \quad C_2' = C_2 + C_{ce}$$



**优点：** 适合高频，可工作于**Microwave**  
频率稳定度高；波形较好

**缺点：** 起振较难

## 5.2 反馈型LC振荡电路

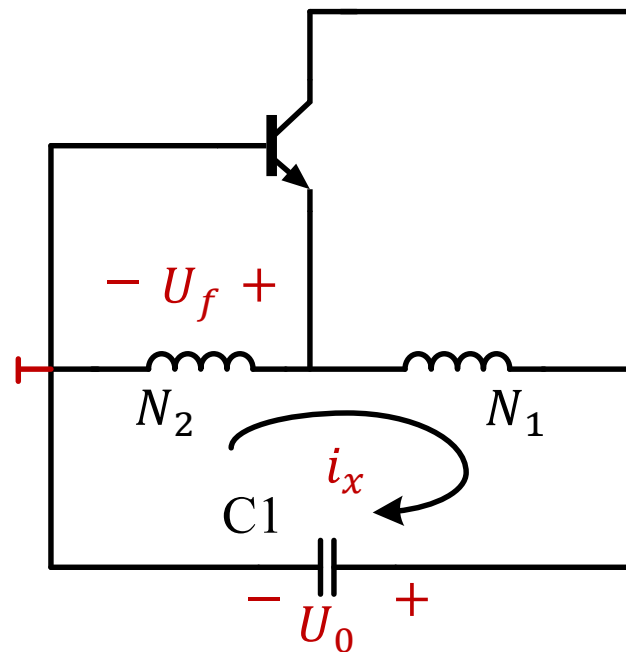
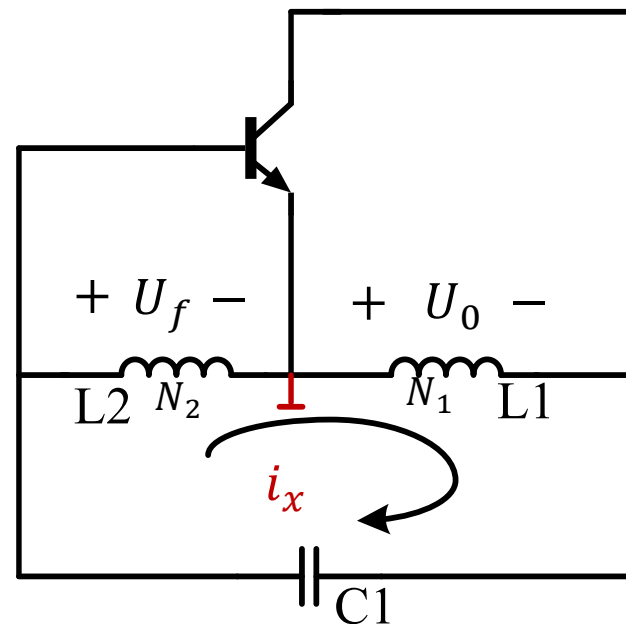
### (2) 电感三点式

$$\omega_g = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{C(L_1 + L_2)}}$$

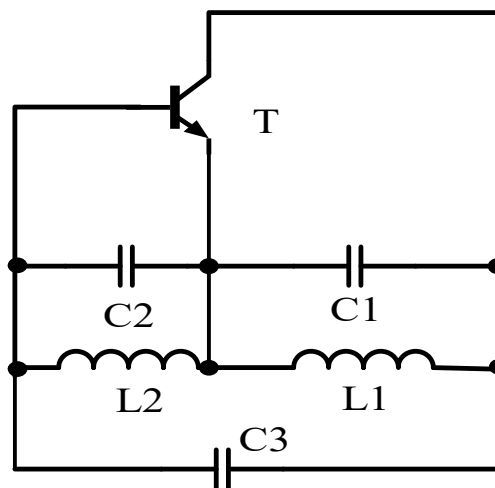
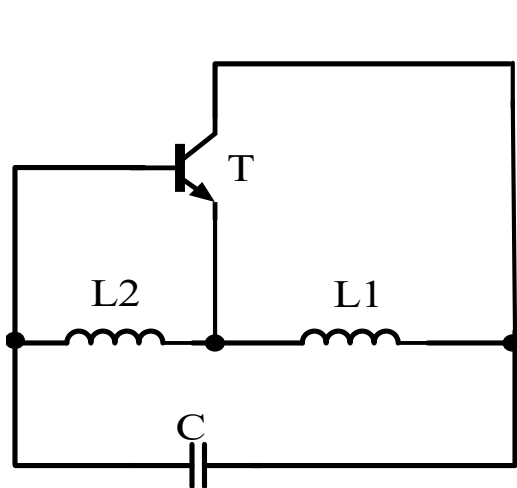
CE:  $F_{ce} = \frac{U_f}{U_0} = \frac{L_2}{L_1} = \frac{N_2}{N_1}$

考虑互感  $F_{ce} = \frac{L_2 + M}{L_1 + M}$

CB:  $F_{cb} = \frac{U_f}{U_0} = \frac{L_2}{L_1 + L_2} = \frac{N_2}{N_1 + N_2}$



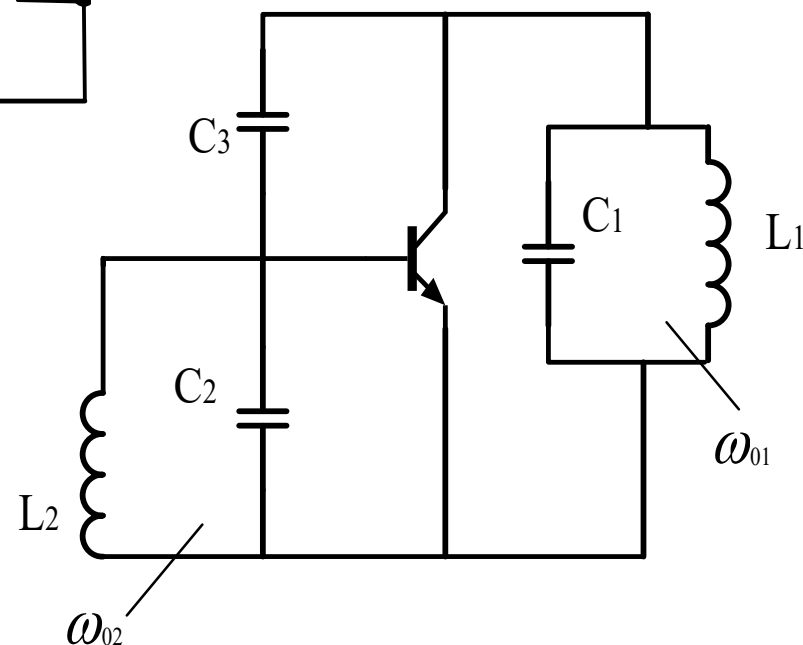
## 5.2 反馈型LC振荡电路



高频时考虑  $C_{b'c} \downarrow C_{b'e} C_{ce}$

$$L_1' = L_1 // C_{ce}$$

$$L_2' = L_2 // C_{b'e}$$



优点： 易起振

$$\omega < \min(\omega_{01}, \omega_{02})$$

缺点： 不适于高频；频率稳定度较差；波形较差