

# 第18讲 谐振电路的品质因数，互感

1 谐振电路的品质因数

计算器

2 互感和互感电压

根据绕线方式确定同名端

3 同名端

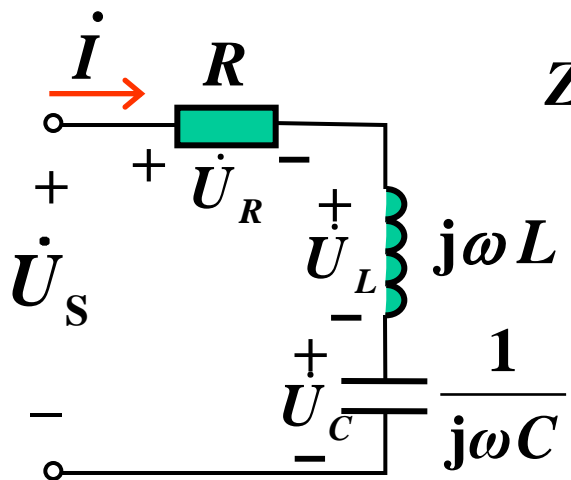
根据同名端确定互感电压

4 计算举例

# 1 谐振电路的品质因数 (Quality Factor)

## (1) 从支路量幅值角度考虑

以串联谐振为例



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

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

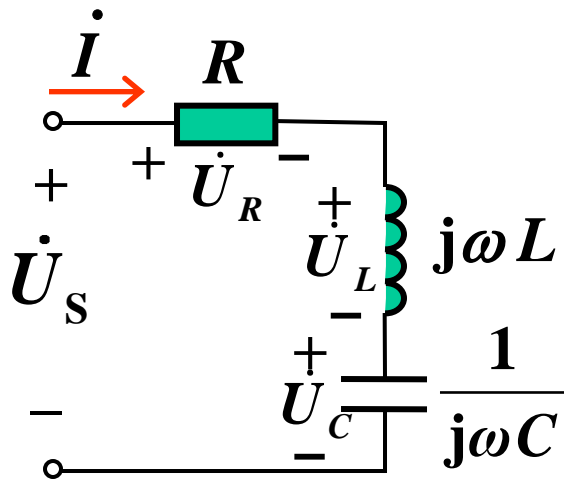
$$U_{L0} = \frac{\omega_0 L}{R} U_S$$

$$U_{C0} = \frac{1}{\omega_0 C R} U_S$$

} 二者相等

$$Q \stackrel{\text{def}_1}{=} \frac{U_{L0}}{U_S} = \frac{U_{C0}}{U_S} = \frac{\omega_0 L}{R} = \frac{1}{\omega_0 R C} = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$$

无量纲



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

品质因数  $Q$   
与  $\omega$  无关

特性阻抗      单位:  $\Omega$   
(characteristic impedance)

$$\rho \stackrel{\text{def}}{=} \sqrt{\frac{L}{C}}$$

$$\dot{U}_R = \dot{U}_S$$

$$\dot{U}_L = jQ\dot{U}_S \quad \dot{U}_C = -jQ\dot{U}_S$$

串联谐振又称 电压谐振

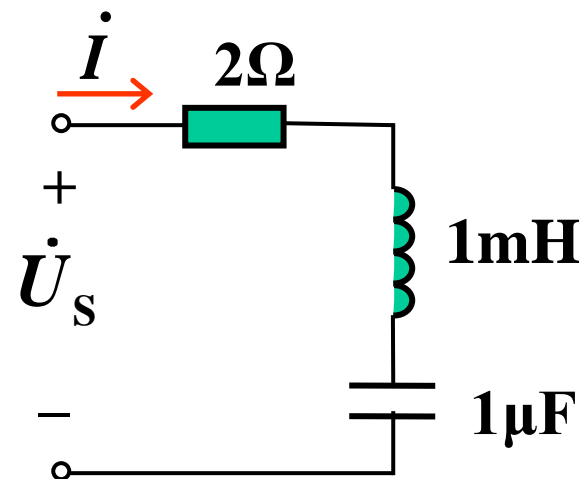
$L$  和  $C$  上可能出现高电压

利用

避免

图示电路谐振时的品质因数 $Q$ 为

- ☐ A 12.8
- ☐ B 15.2
- ☒ C 15.8
- ☐ D 19.2



提交

## Tacoma大桥为什么会垮掉?

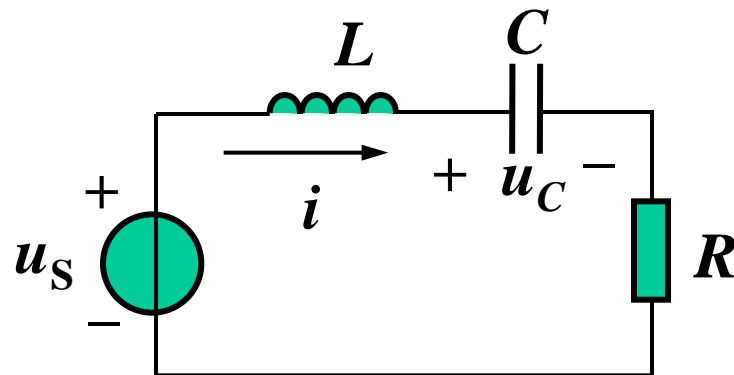


原因：  
风的频率 $\approx$ 桥的自振频率  
桥自振的 $Q$ 大

## (2) 从能量角度考虑

设  $u_S = U_m \sin \omega_0 t$

则  $i = \frac{U_m}{R} \sin \omega_0 t = I_m \sin \omega_0 t$



电感存储的磁场能量  $w_L = \frac{1}{2} Li^2 = \frac{1}{2} LI_m^2 \sin^2 \omega_0 t$

$u_C = U_{Cm} \sin(\omega_0 t - 90^\circ) = \frac{1}{\omega_0 C} I_m \sin(\omega_0 t - 90^\circ) = -\sqrt{\frac{L}{C}} I_m \cos \omega_0 t$

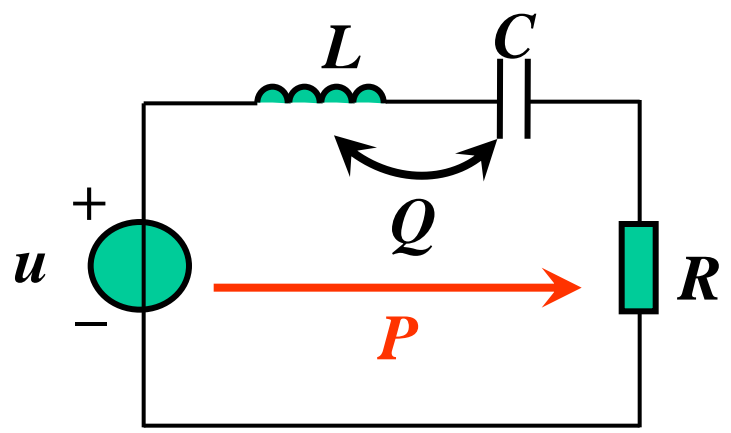
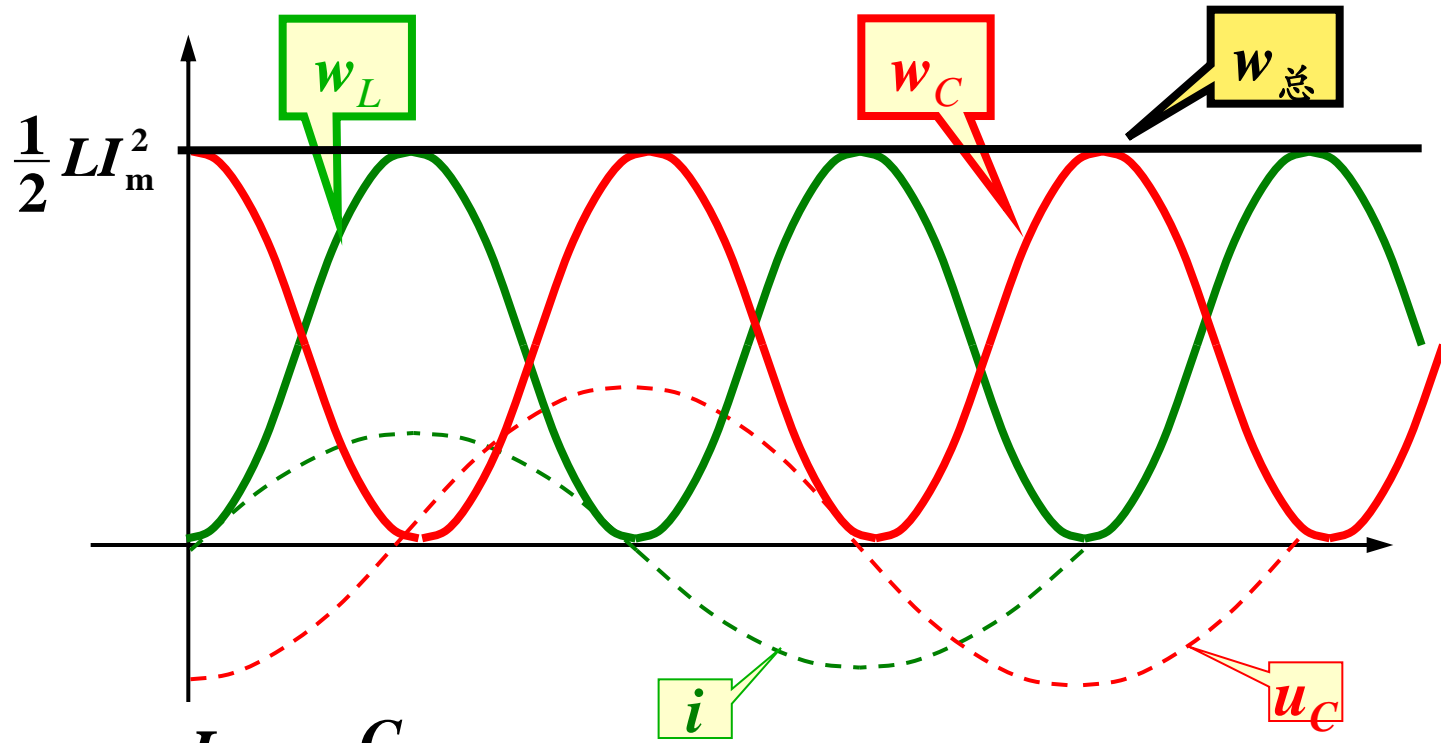
电容存储的电场能量

$$w_C = \frac{1}{2} Cu_C^2 = \frac{1}{2} LI_m^2 \cos^2 \omega_0 t$$

电感和电容能量按2倍频正弦规律变化，最大值相等  $w_{Lm} = w_{Cm}$ 。

$$w_{\text{Total}} = w_L + w_C = \frac{1}{2} LI_m^2 = \frac{1}{2} CU_{Cm}^2$$

磁场能量  $w_L = \frac{1}{2} L I_m^2 \sin^2 \omega_0 t$     电场能量  $w_C = \frac{1}{2} L I_m^2 \cos^2 \omega_0 t = \frac{1}{2} C U_{Cm}^2 \cos^2 \omega_0 t$



电磁场总能量

$$w_{\text{Total}} = w_C + w_L = \frac{1}{2} L I_m^2 = \frac{1}{2} C U_{Cm}^2$$

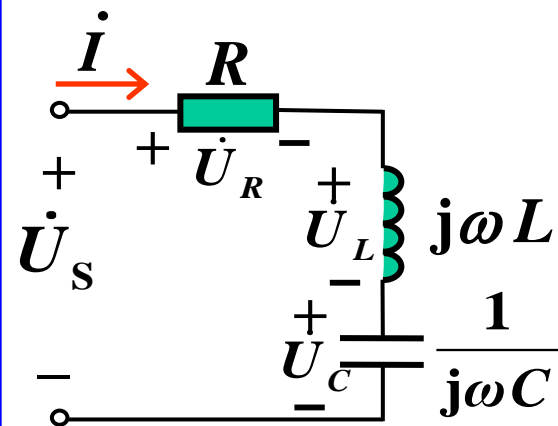
$$Q \stackrel{\text{def}_2}{=} 2\pi \frac{\text{电路中储存的电磁场总能量}}{\text{谐振时一个周期内电路消耗的能量}}$$

$$= 2\pi \frac{LI^2}{RI^2T_0} = \frac{\omega_0 L}{R}$$

$Q$ 的定义1和定义2吻合

$Q$ 大  $\longrightarrow$  谐振时储能大，消耗能量少。

$Q$ 是反映谐振回路中电磁振荡程度的量



$$\begin{aligned} w_{\text{Total}} &= w_C + w_L \\ &= \frac{1}{2} C U_{Cm}^2 \\ &= \frac{1}{2} L I_m^2 \\ &= L I^2 \end{aligned}$$



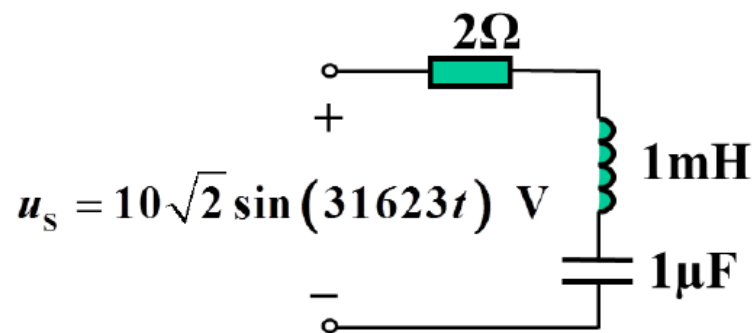
谐振时，  
电路中储存的电磁场总能量为

A 12.5 mJ

B 20 mJ

**C 25 mJ**

D 50 mJ



$$w_{\text{Total}} = w_C + w_L = \frac{1}{2} L I_m^2 = \frac{1}{2} C U_{Cm}^2$$

提交

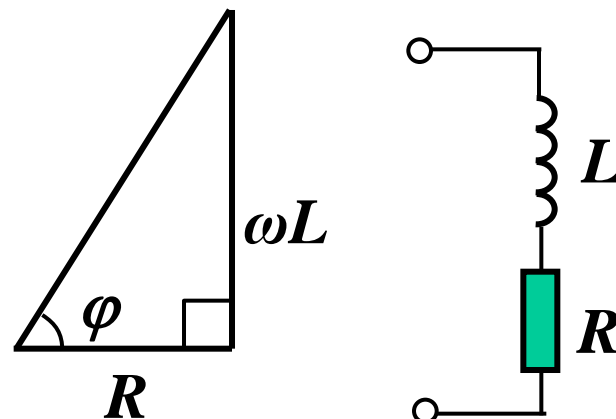
谐振电路的  
品质因数

$$Q \stackrel{\text{def}_2}{=} 2\pi \frac{\text{电路中储存的电磁场总能量}}{\text{谐振时一个周期内电路消耗的能量}}$$

电感线圈的品质因数 $Q_L$ (某个频率下)

$$Q_L \stackrel{\text{def}}{=} 2\pi \frac{\text{线圈中储存的最大磁场能量}}{\text{一个周期内线圈电阻消耗的能量}}$$

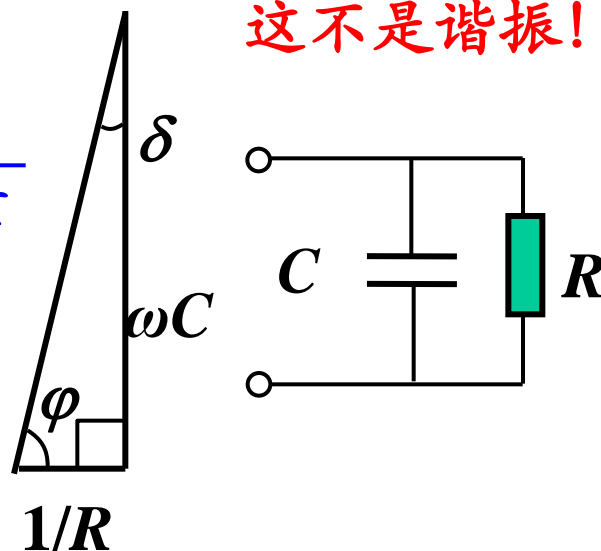
$$= 2\pi \frac{\frac{1}{2} L (\sqrt{2} I)^2}{I^2 R T} = \frac{\omega L}{R}$$



电容器的介质损耗角(某个频率下)

$$\tan \delta = \frac{1}{Q_C} \stackrel{\text{def}}{=} \frac{1}{2\pi} \frac{\text{一个周期内电容消耗的能量}}{\text{电容中储存的最大电场能量}}$$

$$= \frac{(U^2/R)T}{2\pi \frac{1}{2} C (\sqrt{2} U)^2} = \frac{1}{\omega C R}$$



注意：  
这不是谐振！！

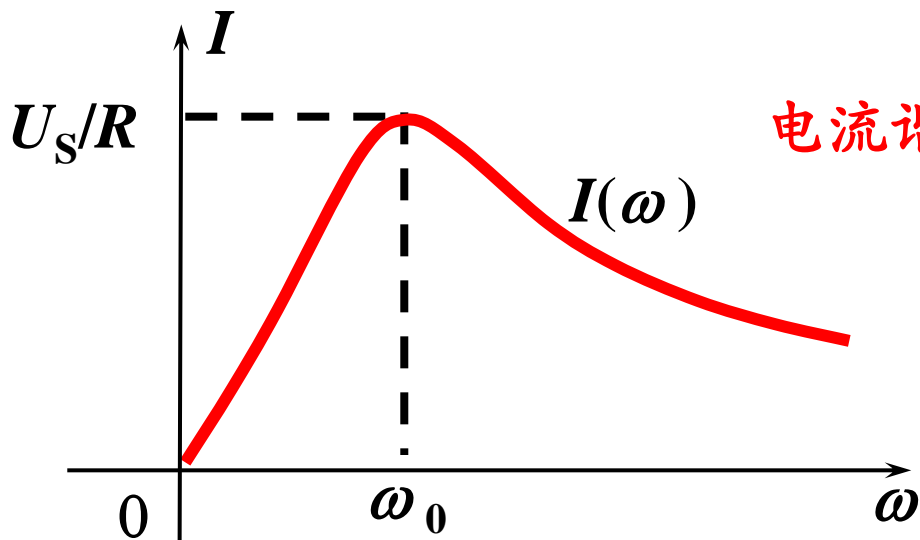
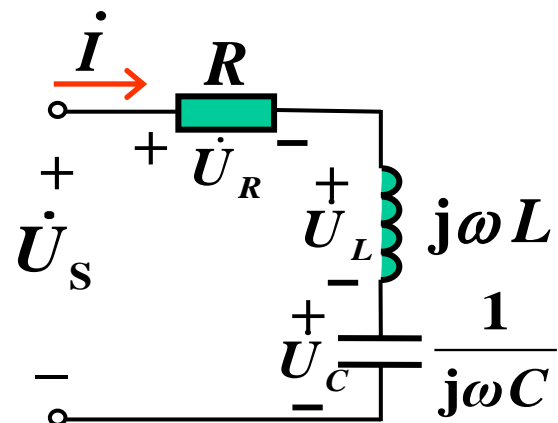
### (3) 从频率特性角度考虑

电流频率特性

$$\dot{I} = \frac{\dot{U}_S}{R + j(\omega L - \frac{1}{\omega C})}$$

幅值关系

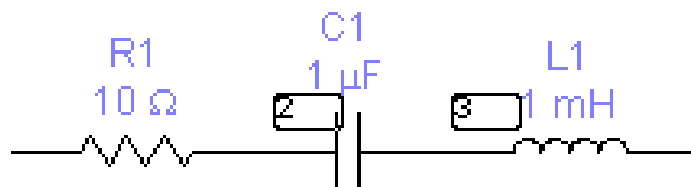
$$I(\omega) = \frac{U_S}{\sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2}} \leq \frac{U_S}{R}$$



电流谐振曲线

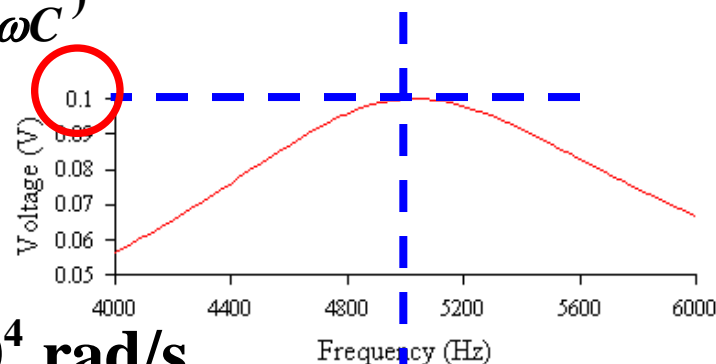
如何从  
电流谐振曲线  
看出 $Q$ 来?

$$I(\omega) = \frac{U_s}{\sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2}}$$



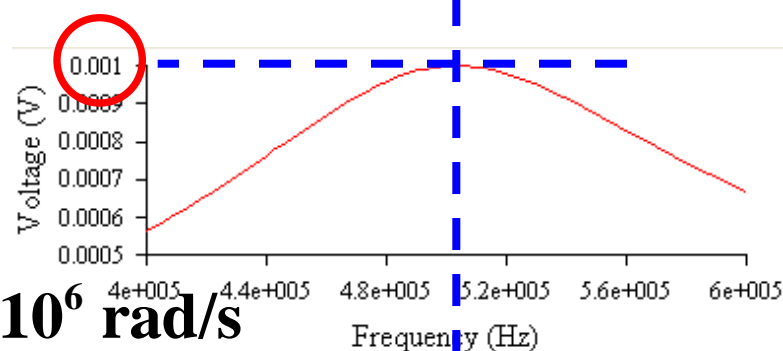
$$Q = 3.16$$

$$\omega_0 = 3.16 \times 10^4 \text{ rad/s}$$



$$Q = 3.16$$

$$\omega_0 = 3.16 \times 10^6 \text{ rad/s}$$



如何比较谐振频率不同、幅频特性最大幅值不同的两个谐振电路的 $Q$ ?

希望:

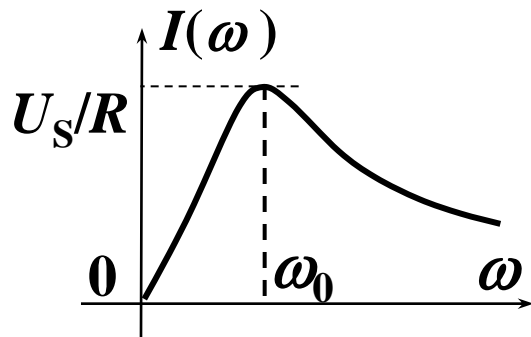
谐振点处幅频特性的幅值都为**1**。  
在同一点发生谐振。

进行**归一化**处理!

纵轴变量的归一化

$$\frac{I(\omega)}{I(\omega_0)} = \frac{U_s / |Z|}{U_s / R}$$

$$I(\omega) = \frac{U_s}{\sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2}}$$



$$= \frac{R}{\sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + (\frac{\omega L}{R} - \frac{1}{\omega RC})^2}}$$

横轴变量的归一化

$$= \frac{1}{\sqrt{1 + (\frac{\omega_0 L}{R} \cdot \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{1}{\omega_0 RC} \cdot \frac{\omega_0}{\omega})^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + (Q \frac{\omega}{\omega_0} - Q \frac{\omega_0}{\omega})^2}} \quad \text{令 } \eta = \frac{\omega}{\omega_0}$$

$Q$  的定义1

$$\omega = \omega_0 \longrightarrow \eta = 1 \longrightarrow \frac{I(\eta)}{I_0} = 1$$

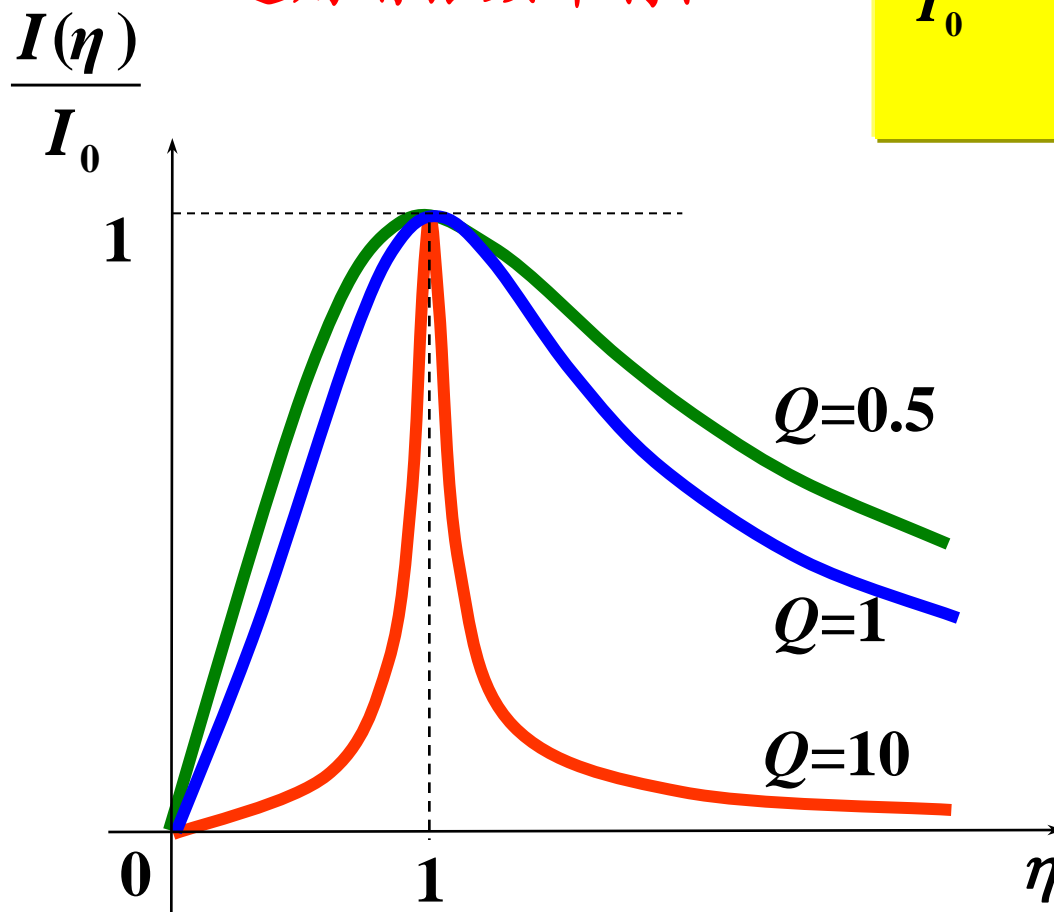
任何谐振，都在 $\eta=1$ 处发生，  
谐振点处幅频特性的幅值都为1。

$$\frac{I(\eta)}{I_0} = \frac{1}{\sqrt{1 + Q^2 (\eta - \frac{1}{\eta})^2}}$$

归一化完成!

# 通用谐振频率特性

$$\frac{I(\eta)}{I_0} = \frac{1}{\sqrt{1 + Q^2 \left(\eta - \frac{1}{\eta}\right)^2}}$$

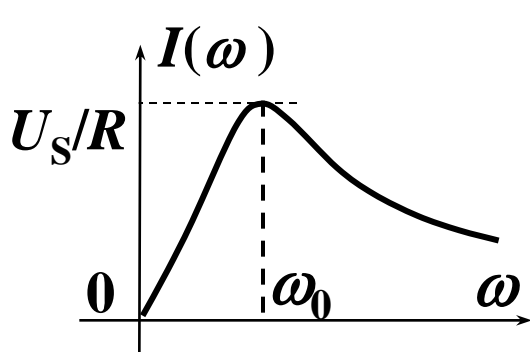


$Q$ 大



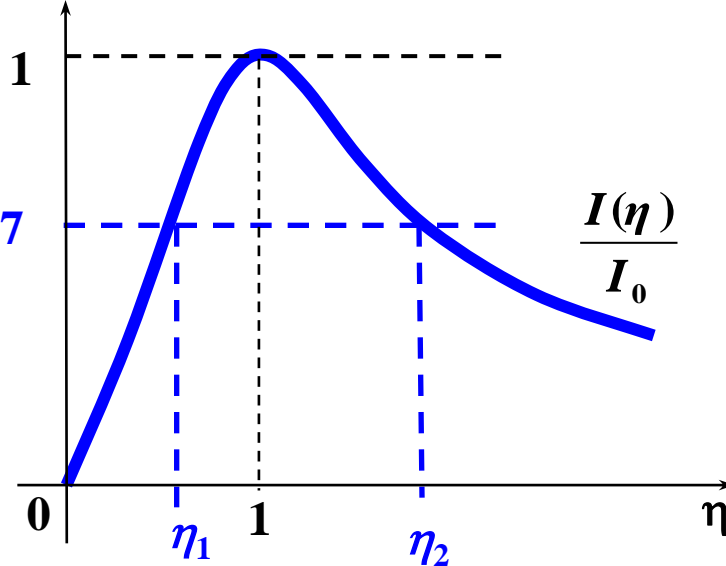
归一化后电流谐振曲线尖

谐振电路的选择性好



-3 dB 0.707

半功率点



$$\frac{I(\eta)}{I_0} = \frac{1}{\sqrt{1 + Q^2(\eta - \frac{1}{\eta})^2}} = \frac{1}{\sqrt{2}}$$

$$\eta_1 = -\frac{1}{2Q} + \sqrt{\frac{1}{4Q^2} + 1}$$

$$\eta_2 = \frac{1}{2Q} + \sqrt{\frac{1}{4Q^2} + 1}$$

$$\eta_2 - \eta_1 = \frac{1}{Q}$$

可利用频率特性求 $Q$

看仿真

$$Q \stackrel{\text{def}_3}{=} \frac{1}{\eta_2 - \eta_1} = \frac{\omega_0}{\omega_2 - \omega_1} = \frac{f_0}{f_2 - f_1}$$

$$\eta = \frac{\omega}{\omega_0}$$

带宽 **Band Width** (BW)

## 品质因数 $Q$ 定义的归纳

➤ 从信号幅值的变化来衡量

$$Q \stackrel{\text{def}_1}{=} \frac{U_{L0}}{U_S} = \frac{U_{C0}}{U_S}$$

$Q$ 大  $\longrightarrow$  谐振时电容电压和电感电压大。

➤ 从电磁能量的转换来衡量

$$Q \stackrel{\text{def}_2}{=} 2\pi \frac{\text{电路中储存的电磁场总能量}}{\text{谐振时一个周期内电路消耗的能量}}$$

$Q$ 大  $\longrightarrow$  谐振时储能大，消耗能量少。

➤ 从频率特性的形状来衡量

$$Q \stackrel{\text{def}_3}{=} \frac{\omega_0}{\omega_2 - \omega_1}$$

$Q$ 大  $\longrightarrow$  谐振电路的选择性好

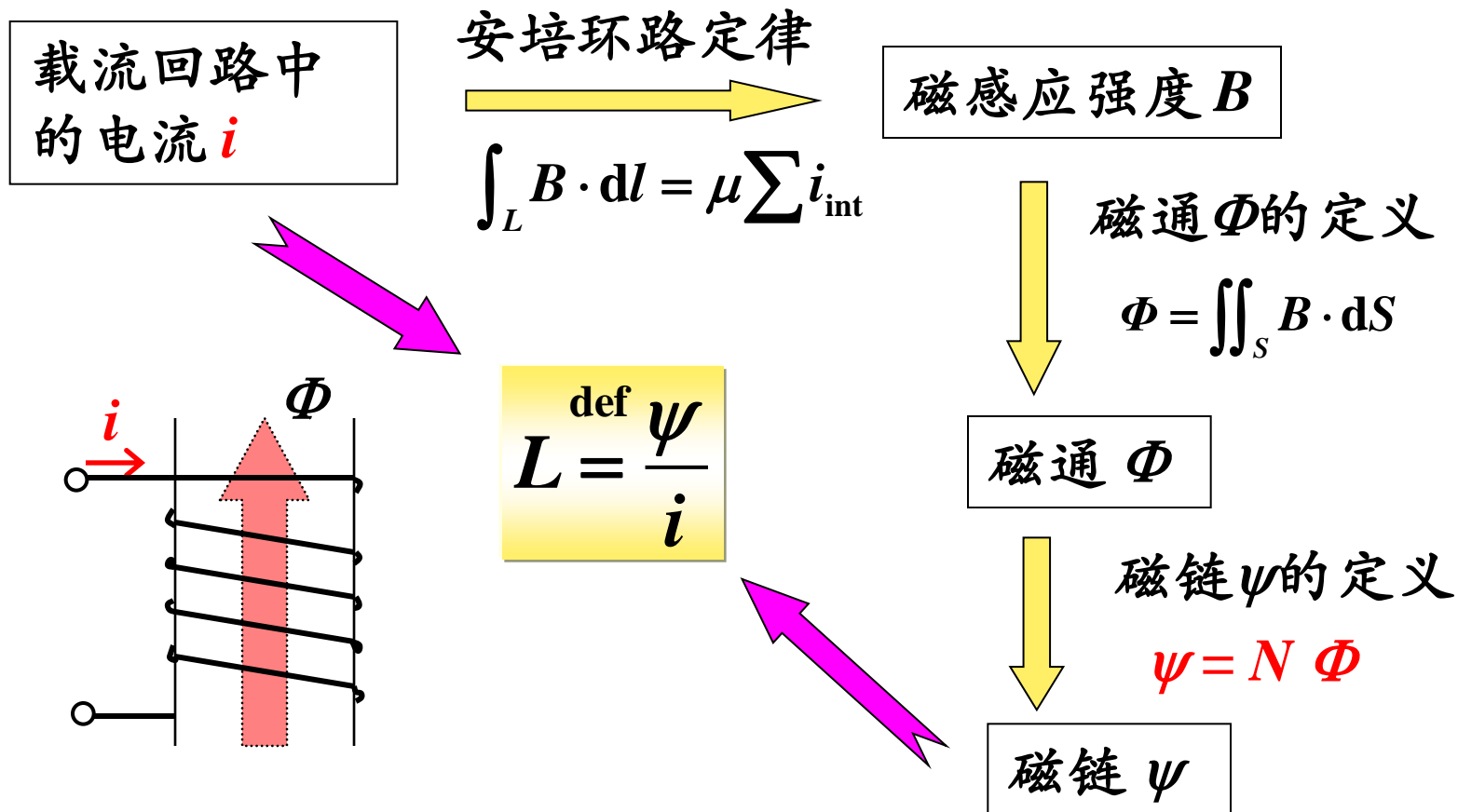


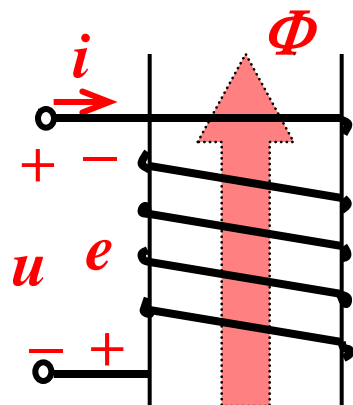
在通用谐振频率特性曲线中，**曲线越宽**，则

- ☐ A 品质因数越大，谐振电路选择性越差
- ☒ B 品质因数越小，谐振电路选择性越差
- ☐ C 品质因数越大，谐振电路选择性越好
- ☐ D 品质因数越小，谐振电路选择性越好

## 2 互感和互感电压 (Mutual Inductance)

### 复习——电感(inductance)





$i, \Phi$  右螺旋

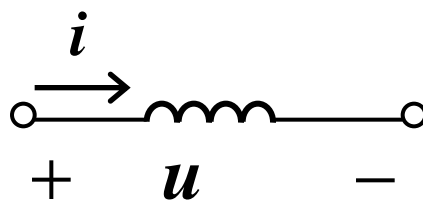
$e, \Phi$  右螺旋

$u, i$  关联

由电磁感应定律

$$e = -\frac{d\psi}{dt} = -L\frac{di}{dt}$$

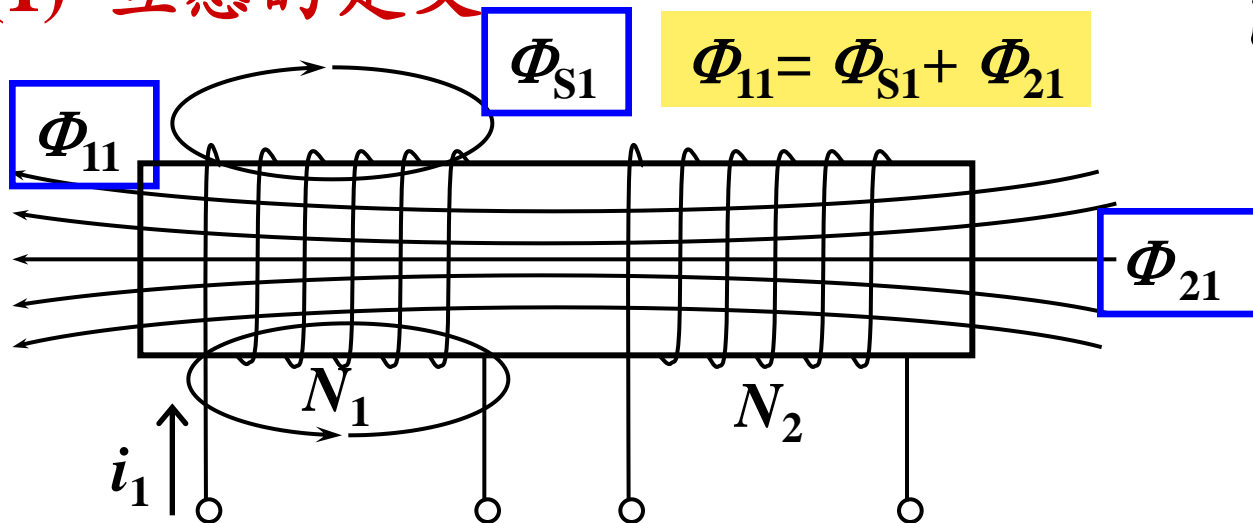
$$u = -e = L\frac{di}{dt}$$



$$u = L\frac{di}{dt}$$

电感确定 $u$ - $i$ 关系无需考虑线圈绕向

# (1) 互感的定义



同理有线圈2的自感

$$L_2 = \frac{\psi_{22}}{i_2}$$

线圈2对1的互感

$$M_{12} = \frac{\psi_{12}}{i_2}$$

$$L_1 \stackrel{\text{def}}{=} \frac{\psi_{11}}{i_1}$$

磁链  $\psi_{11}$

线圈1的自感

$$\psi_{11} = N_1 \Phi_{11}$$

载流回路1中的电流  $i_1$

磁感应强度  $B$

磁通  $\Phi_{11}$

主磁通  $\Phi_{21}$

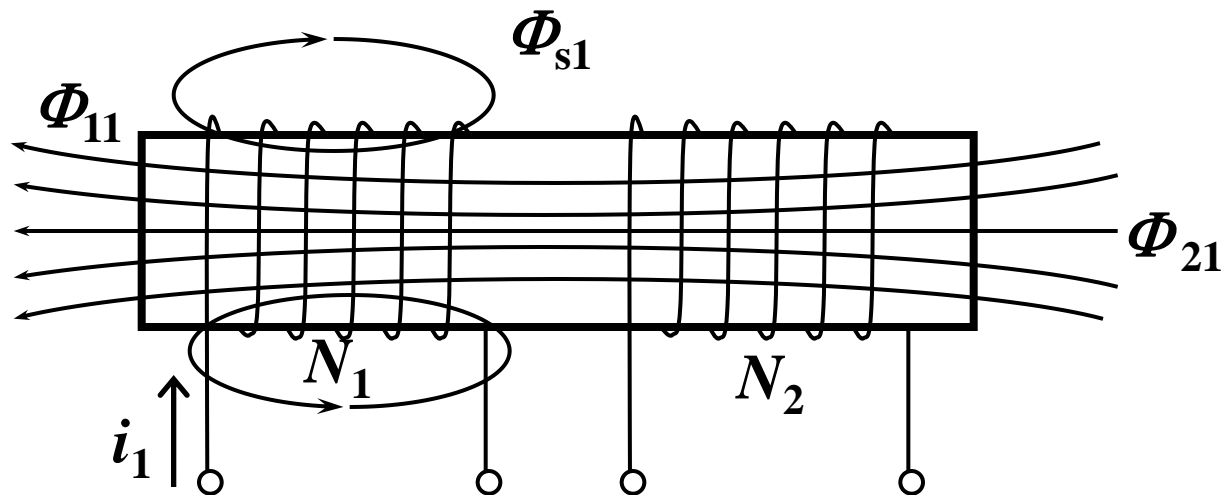
漏磁通  $\Phi_{S1}$

$$M_{21} \stackrel{\text{def}}{=} \frac{\psi_{21}}{i_1}$$

$$\psi_{21} = N_2 \Phi_{21}$$

磁链  $\psi_{21}$

线圈1对2的互感



$$L_1 = \frac{\psi_{11}}{i_1}$$

$$L_2 = \frac{\psi_{22}}{i_2}$$

单位 亨 (H)

$$M_{21} = \frac{\psi_{21}}{i_1}$$

$$M_{12} = \frac{\psi_{12}}{i_2}$$

## (2) 互感的性质

$$M \propto N_1 N_2 \quad (L \propto N^2)$$

a) 对于线性电感  $M_{12}=M_{21}=M$

b) 互感系数  $M$  只与两个线圈的几何尺寸、匝数、相互位置和周围的介质磁导率有关。

### (3) 耦合系数 $k$ (coupling coefficient)

$$k \stackrel{\text{def}}{=} \frac{M}{\sqrt{L_1 L_2}}$$

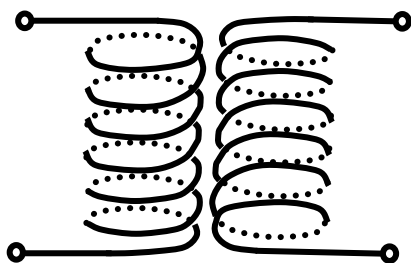
$$M^2 \leq L_1 L_2 \longrightarrow k \leq 1$$

互感不大于两个自感的几何平均值。

全耦合:  $k = 1 \longrightarrow \Phi_{S1} = \Phi_{S2} = 0$

互感现象  $\begin{cases} \text{利用} \text{—— 变压器, 信号和功率的传递} \\ \text{避免} \text{—— 干扰} \end{cases}$

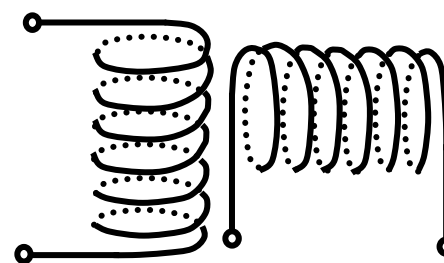
克服: 合理布置线圈相互位置减少互感作用



$k < 1$



$k = 1$



$k = 0$

$$L_1 = \frac{N_1 \Phi_{11}}{i_1}$$

$$L_2 = \frac{N_2 \Phi_{22}}{i_2}$$

$$M_{21} = \frac{N_2 \Phi_{21}}{i_1}$$

$$M_{12} = \frac{N_1 \Phi_{12}}{i_2}$$

$$\Phi_{11} = \Phi_{S1} + \Phi_{21}$$

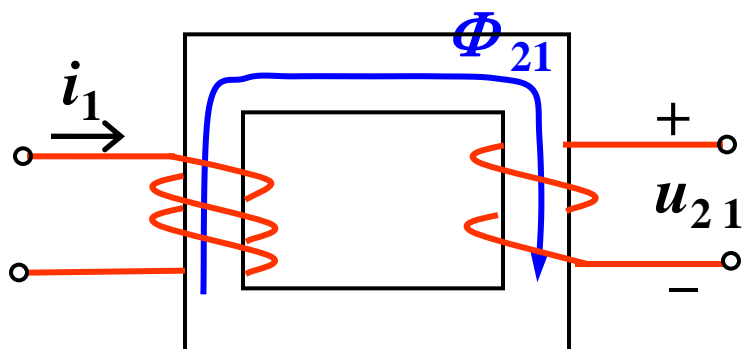
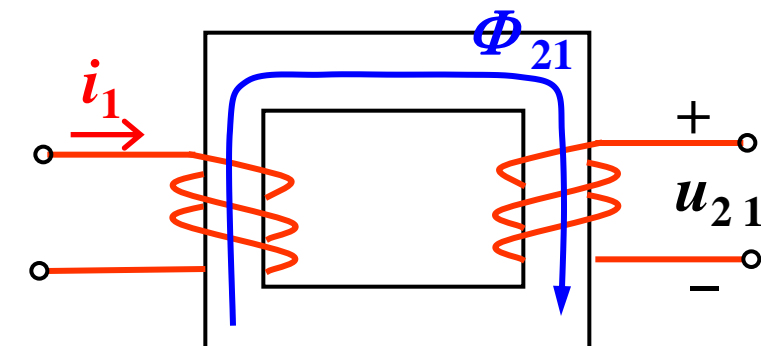
$$\Phi_{22} = \Phi_{S2} + \Phi_{12}$$

对于两个耦合的电感线圈，假定其电感分别为  $2\text{mH}$  和  $8\text{mH}$ ，两者间可能的最大互感为

- ☐ A  $2\text{mH}$
- ☒ B  $4\text{mH}$
- ☐ C  $6\text{mH}$
- ☐ D  $8\text{mH}$

提交

## (4) 互感电压



$i_1, \Phi_{21}$  右手螺旋定则

$\Phi_{21}, e_{21}$  右手螺旋定则

互感电压的方向与  
互感线圈的绕向有关！！

$i_1, \Phi_{21}$  右手螺旋定则

$\Phi_{21}, e_{21}$  右手螺旋定则

由电磁感应定律

$$e_{21} = -\frac{d\psi_{21}}{dt} = -M \frac{di_1}{dt}$$

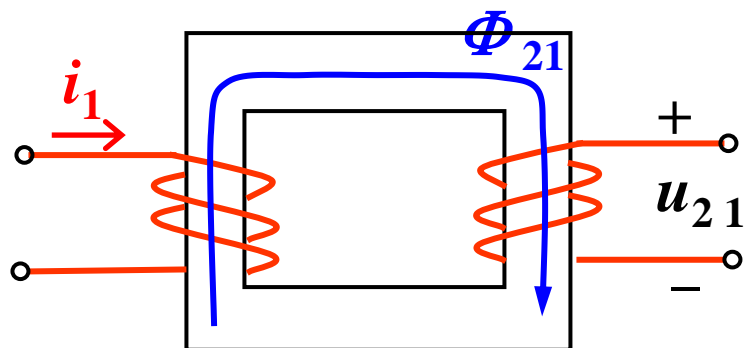
$$u_{21} = -e_{21} = M \frac{di_1}{dt}$$

$$e_{21} = -\frac{d\psi_{21}}{dt} = -M \frac{di_1}{dt}$$

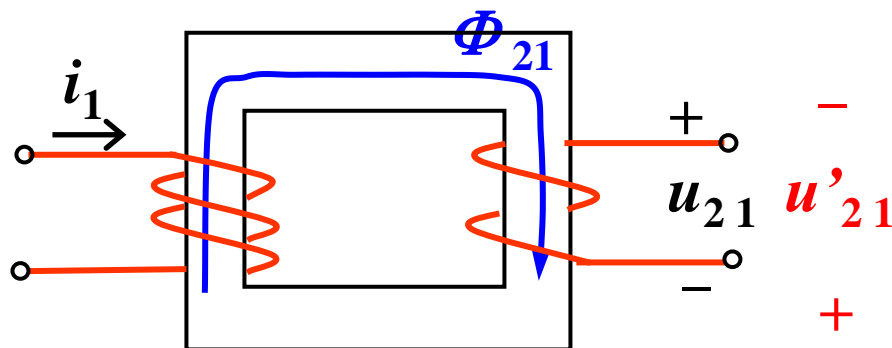
$$u_{21} = e_{21} = \ominus M \frac{di_1}{dt}$$



### 3 同名端 (Dot Convention)



$$u_{21} = M \frac{di_1}{dt}$$



$$u_{21} = -M \frac{di_1}{dt}$$

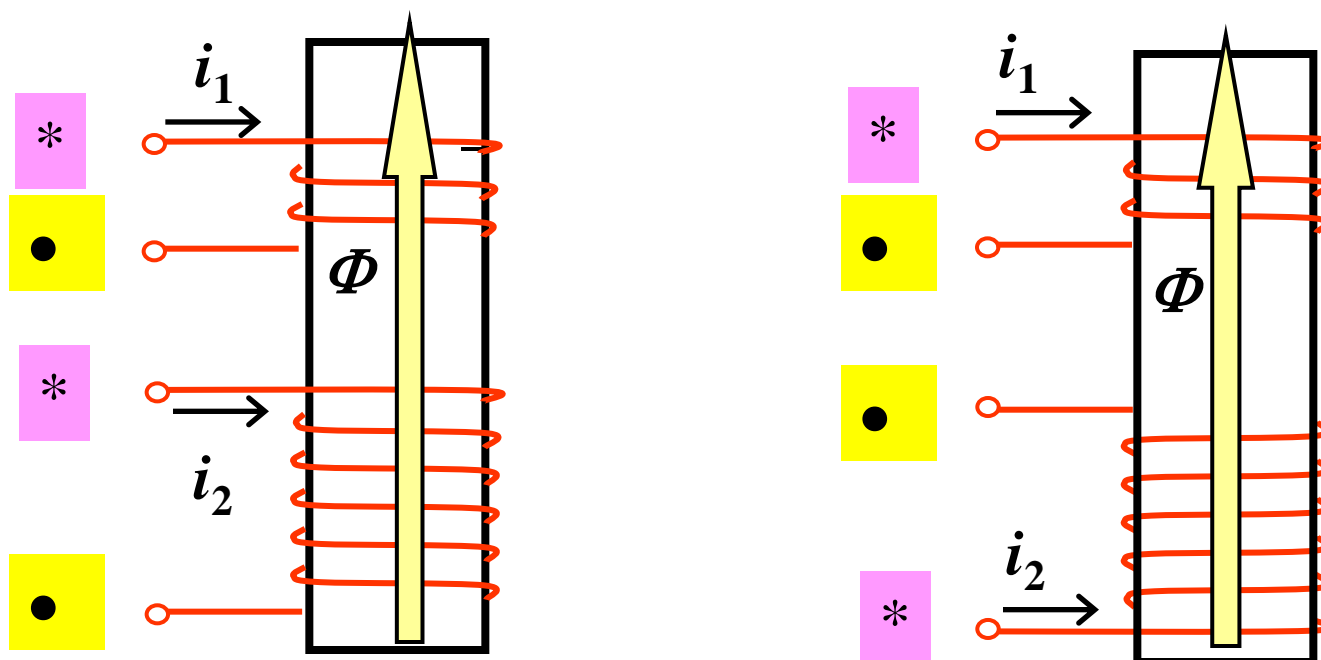
$$u'_{21} = M \frac{di_1}{dt}$$

如何规定  $i_1$  和  $u_{21}/u'_{21}$  的参考方向关系，使得互感电压总是正的？

此处可以有弹幕

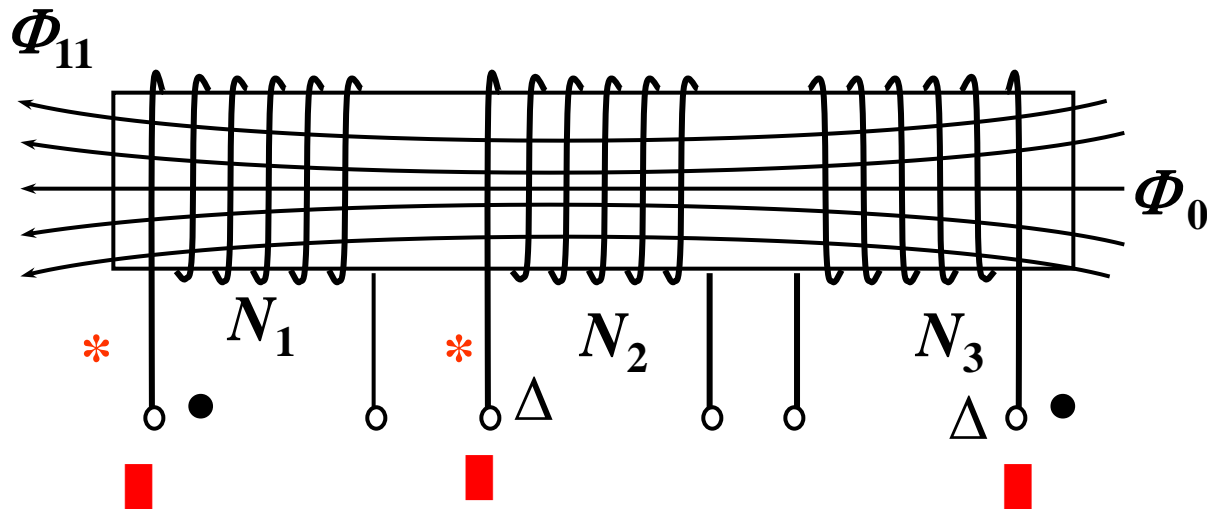
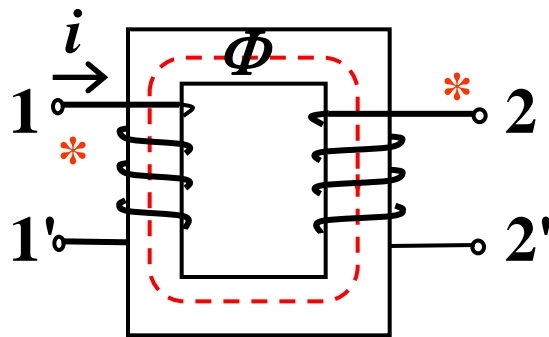
**同名端：**当两个电流分别从两个线圈的对应端子流入，其所产生的**磁场相互加强**时，则这两个对应端子称为同名端。

需要解决的问题1：如何根据绕法确定同名端？



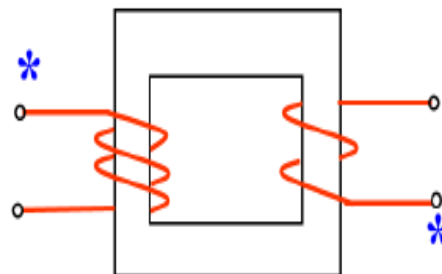
注意：线圈的同名端必须两两确定。

例1



如果3个绕组根据线圈之间的两组关系可以确定另一组关系，则可以用3个点来代替6个点。

如图标注的同名端是



A

正确的

B

错误的

提交

## 需要解决的问题2：如何根据同名端确定互感电压？



$$u_{21} = M \frac{di_1}{dt}$$



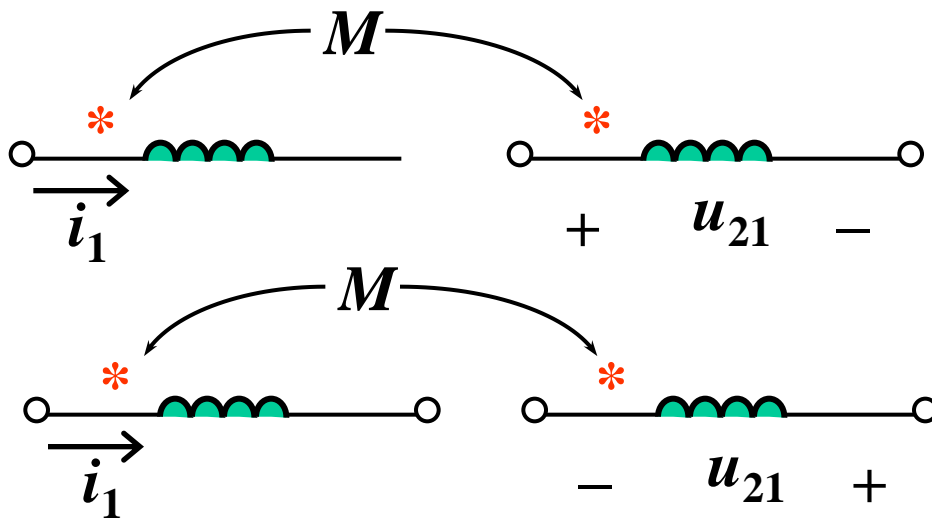
$$u_{21} = -M \frac{di_1}{dt}$$

**规律：** 如果 **电流** 参考方向从同名端 **流入**，  
互感 **电压** 参考方向在 **同名端** 为 **正**。

则  $u = M \frac{di}{dt}$

**重要！！**

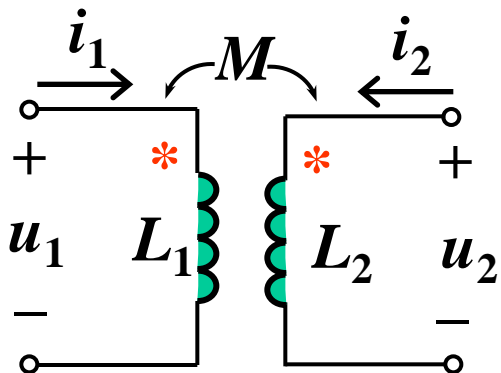
## 例2



$$u_{21} = M \frac{di_1}{dt}$$

$$u_{21} = \boxed{-} M \frac{di_1}{dt}$$

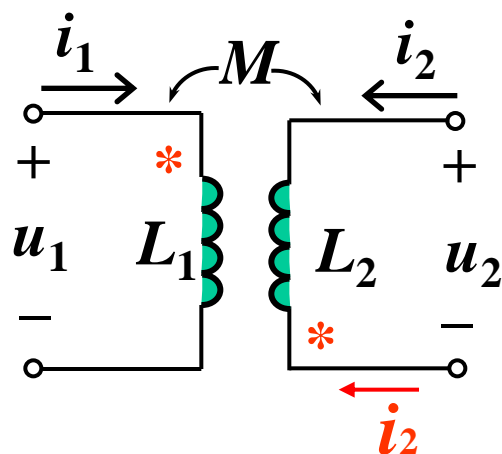
### 例3



时域形式

$$u_1 = L_1 \frac{di_1}{dt} + M \frac{di_2}{dt}$$

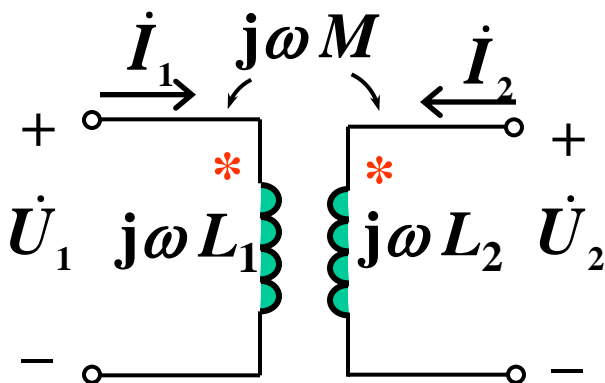
$$u_2 = M \frac{di_1}{dt} + L_2 \frac{di_2}{dt}$$



$$u_1 = L_1 \frac{di_1}{dt} + M \frac{di_2}{dt}$$

$$u_2 = -M \frac{di_1}{dt} - L_2 \frac{di_2}{dt}$$

在正弦稳态分析中，其相量形式的方程为

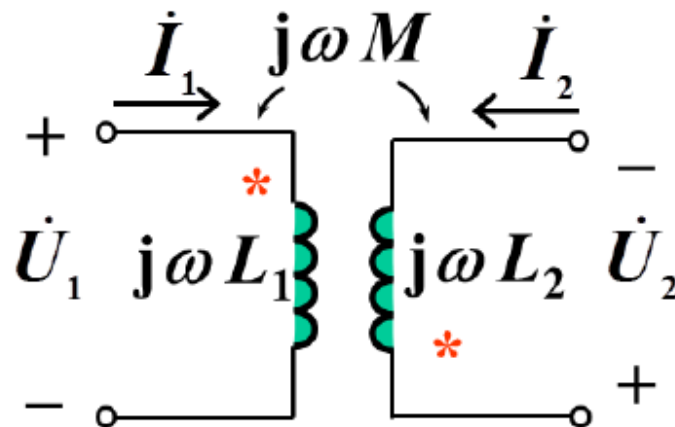


$$\dot{U}_1 = j\omega L_1 \dot{I}_1 + j\omega M \dot{I}_2$$

$$\dot{U}_2 = j\omega M \dot{I}_1 + j\omega L_2 \dot{I}_2$$

下列公式正确的是  
“红包”

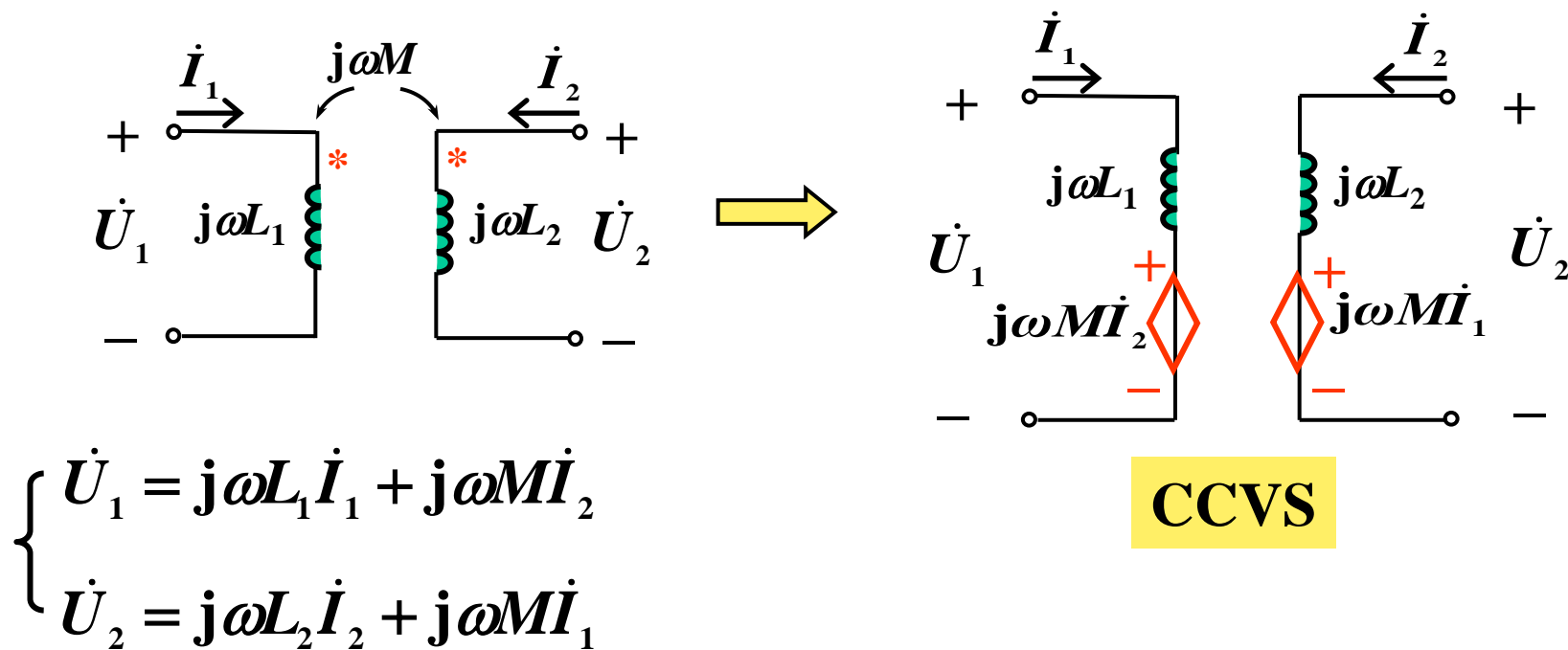
- A  $\dot{U}_1 = j\omega L_1 \dot{I}_1 + j\omega M \dot{I}_2$   
 $\dot{U}_2 = j\omega M \dot{I}_1 + j\omega L_2 \dot{I}_2$
- B  $\dot{U}_1 = j\omega L_1 \dot{I}_1 - j\omega M \dot{I}_2$   
 $\dot{U}_2 = j\omega M \dot{I}_1 + j\omega L_2 \dot{I}_2$
- C  $\dot{U}_1 = j\omega L_1 \dot{I}_1 - j\omega M \dot{I}_2$   
 $\dot{U}_2 = j\omega M \dot{I}_1 - j\omega L_2 \dot{I}_2$**
- D  $\dot{U}_1 = -j\omega L_1 \dot{I}_1 - j\omega M \dot{I}_2$   
 $\dot{U}_2 = -j\omega M \dot{I}_1 + j\omega L_2 \dot{I}_2$



提交

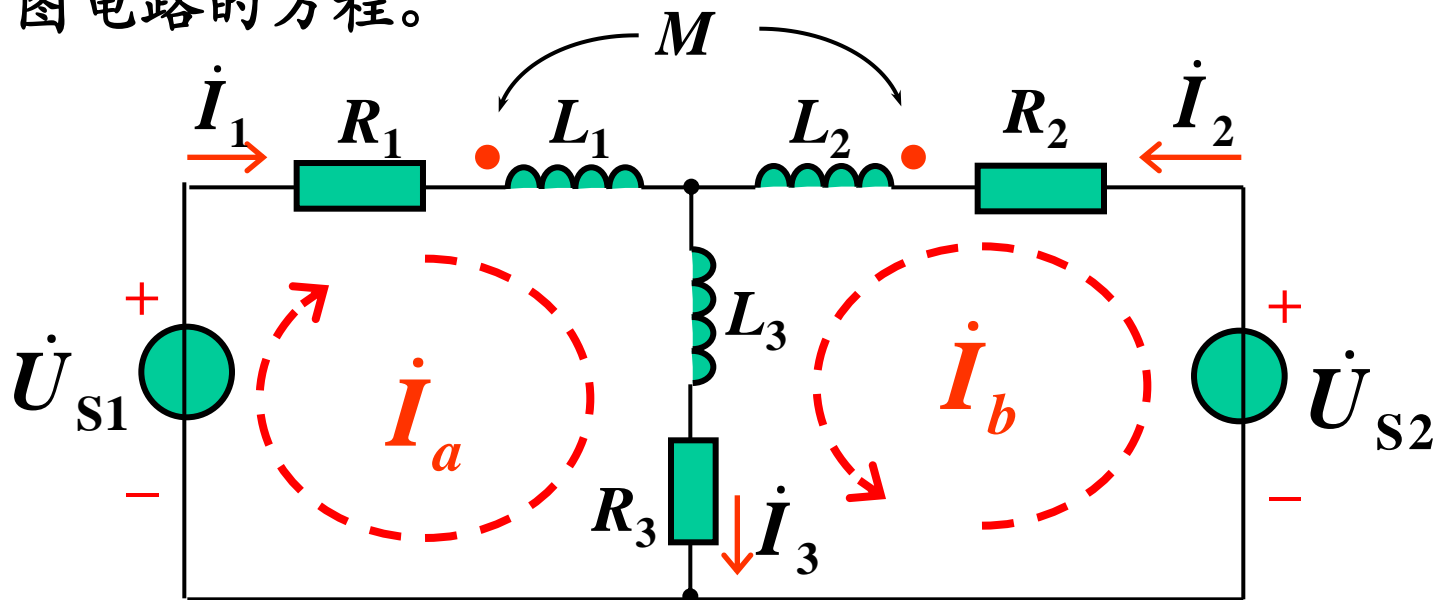


## 互感线圈的等效电路



## 4 计算举例

例1 列写下图电路的方程。



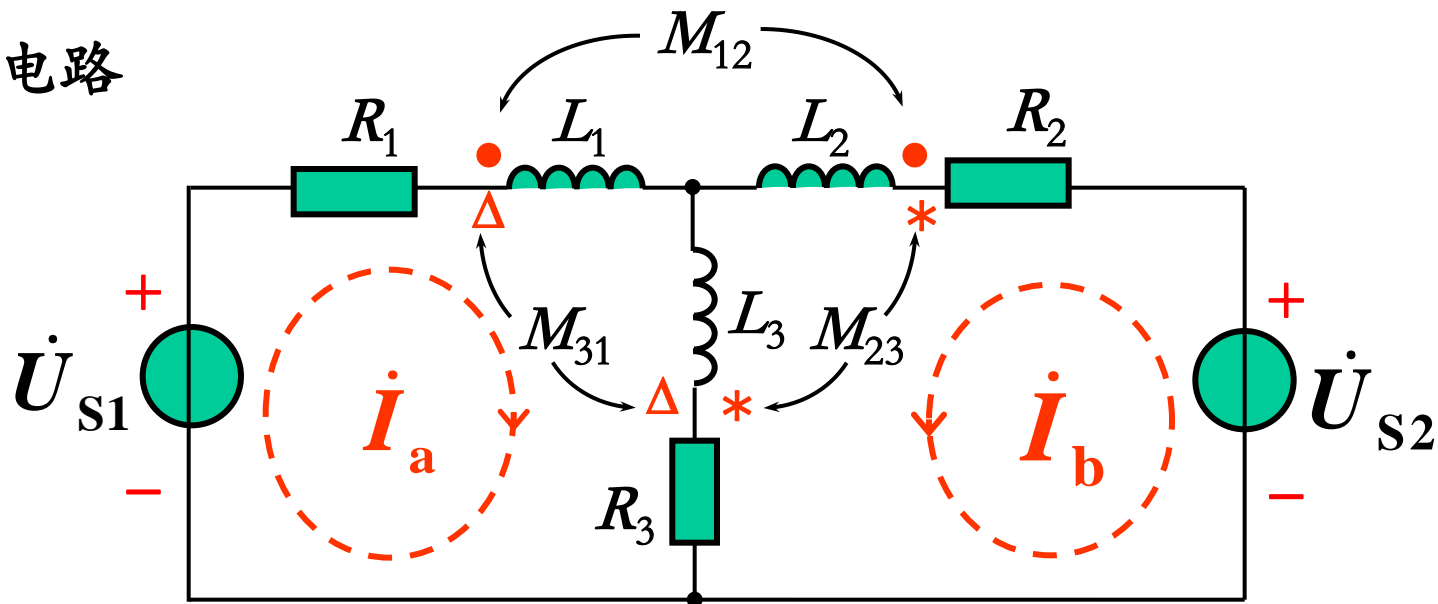
回路电流法： (1) 不考虑互感 (2) 考虑互感

$$(R_1 + j\omega L_1 + R_3 + j\omega L_3)\dot{I}_a + (R_3 + j\omega L_3)\dot{I}_b + j\omega M\dot{I}_b = \dot{U}_{S1}$$

$$(R_2 + j\omega L_2 + R_3 + j\omega L_3)\dot{I}_b + (R_3 + j\omega L_3)\dot{I}_a + j\omega M\dot{I}_a = \dot{U}_{S2}$$

含互感的电路，直接用节点法列写方程不方便。 为什么？

## 例2 求解电路



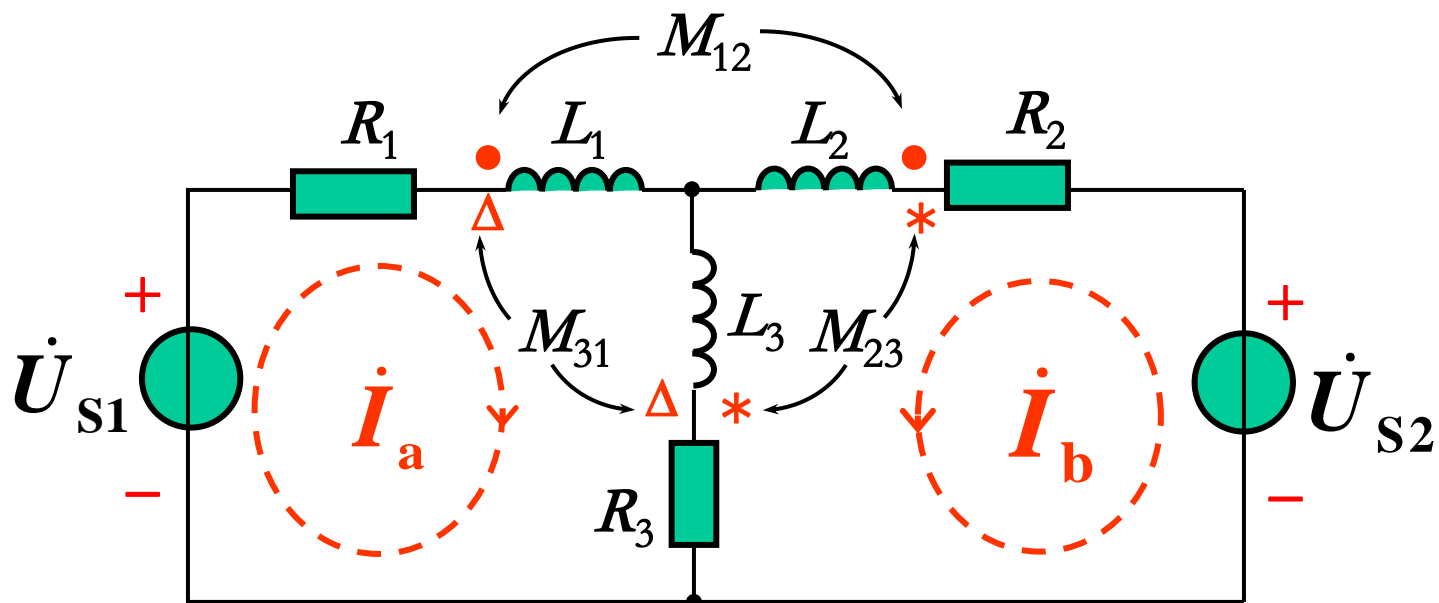
回路法

$$(R_1 + j\omega L_1 + j\omega L_3 + R_3) \dot{I}_a + (R_3 + j\omega L_3) \dot{I}_b = \dot{U}_{S1}$$

回路1对应的KVL中，有几个互感电压项？

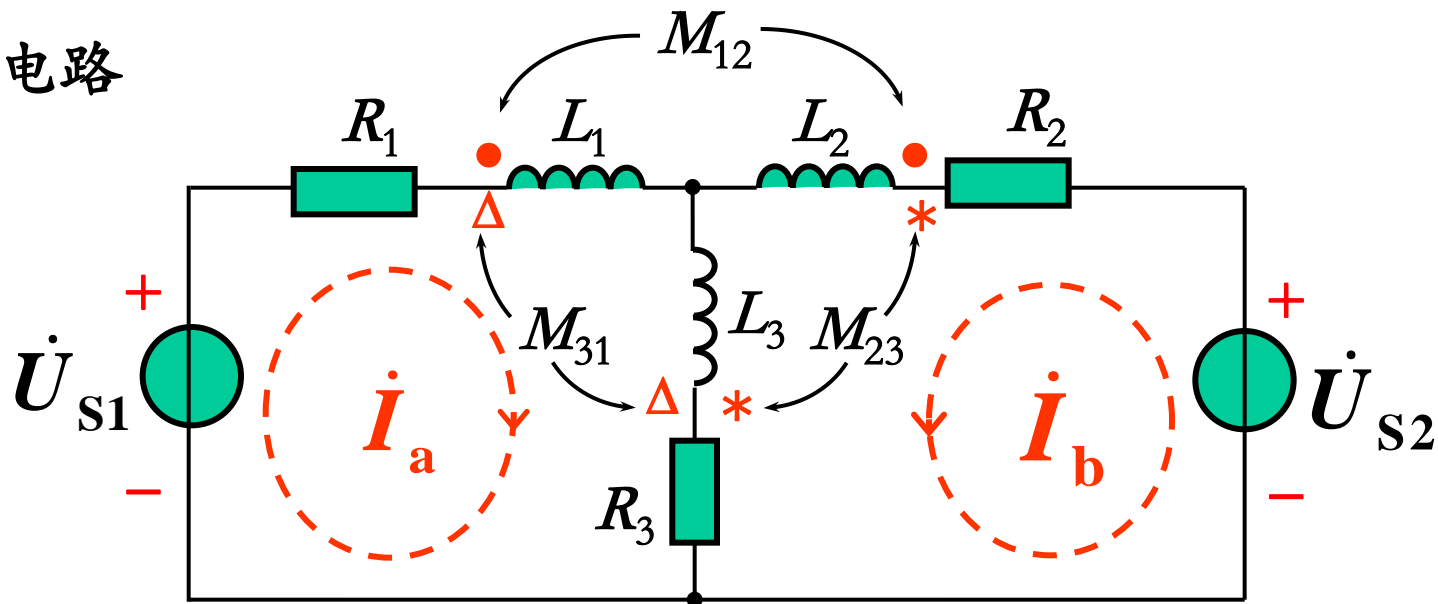
$$(R_1 + j\omega L_1 + j\omega L_3 + R_3) \dot{I}_a + (R_3 + j\omega L_3) \dot{I}_b = \dot{U}_{S1}$$

- A 2
- B 3
- C 4
- D 5
- E 6



提交

## 例2 求解电路



回路法

$$\begin{cases} (R_1 + j\omega L_1 + j\omega L_3 + R_3) \dot{I}_a + (R_3 + j\omega L_3) \dot{I}_b \\ -j\omega M_{31} \dot{I}_a - j\omega M_{31} \dot{I}_a + j\omega M_{12} \dot{I}_b - j\omega M_{23} \dot{I}_b - j\omega M_{31} \dot{I}_b = \dot{U}_{S1} \\ (R_2 + j\omega L_2 + j\omega L_3 + R_3) \dot{I}_b + (R_3 + j\omega L_3) \dot{I}_a \\ + j\omega M_{12} \dot{I}_a - j\omega M_{31} \dot{I}_a - j\omega M_{23} \dot{I}_a - j\omega M_{23} \dot{I}_b - j\omega M_{23} \dot{I}_b = \dot{U}_{S2} \end{cases}$$

注意：① 不丢互感电压项；② 互感电压的正、负。