



# 电路IA复习 (4-2)

## 正弦稳态电路的相量分析(下)

2022. 8

# 本讲主要内容

ppt目录	对应教材章节
<b>4 正弦稳态电路的相量分析</b>	<b>第4章</b>
4.1 正弦量	4.1
4.2 正弦量的相量表示法	4.2
4.3 基尔霍夫定律的相量形式和电路相量模型	4.3-4.4
4.4 阻抗与导纳	4.5
4.5 正弦稳态电路的相量分析法	4.6
<b>4.6 正弦电流电路的功率</b>	<b>4.7-4.8</b>
<b>4.7 耦合电感</b>	<b>4.9-4.10</b>
<b>4.8 理想变压器</b>	<b>4.11</b>

请结合课本认真理解每页ppt。

在观看每一部分的ppt前，可以先回忆一下相应的知识点。

对于例题的解答，有动画的可以适时暂停，想想下一步可能是什么。

# 回顾：正弦稳态电路的相量分析法

一般过程：

1. 将电阻推广为**阻抗**，将电导推广为**导纳**；
2. 将激励用**相量形式表示**，时域下的电压、电流推广为电压、电流的**相量**；
3. 按**线性直流电路分析方法**（如回路电流法、节点电压法、戴维南定理等）计算相量模型电路，必要时借助**相量图**分析；
4. 将电压、电流相量计算结果变换成正弦表达式。

也即：除了将时域表达式与相量表达式的互换外，正弦稳态电路分析和线性直流电路分析相比，没有新的内容。

本章最大难点在于：①新概念、公式多，需要反复练习、消化错题；②计算难度和计算量大；③之前线性直流电路分析方法掌握不扎实、运用不熟练（雪上加霜）。

请大家将作业题认真重做一遍，并对照答案仔细订正！

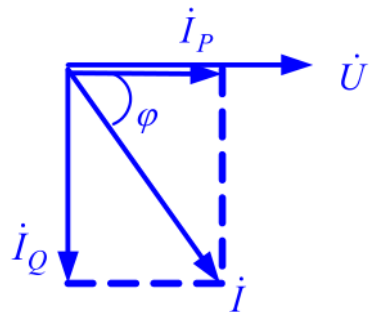
# 4.6 正弦电流电路的功率

$$u = \sqrt{2}U \cos(\omega t + \psi_u) \quad i = \sqrt{2}I \cos(\omega t + \psi_i)$$

一端口**吸收的**瞬时功率

$$p = ui = 2UI \cos(\omega t + \psi_u) \cos(\omega t + \psi_i) = UI \cos(\psi_u - \psi_i) + UI \cos(2\omega t + \psi_u + \psi_i)$$

$$P = \frac{1}{T} \int_0^T p dt = UI \cos(\psi_u - \psi_i)$$



感性一  
端口  
相量图

有功功率 (平均功率)

$$P = UI \cos(\psi_u - \psi_i) = UI \lambda$$

$\lambda = \cos(\psi_u - \psi_i)$  功率因数

$\psi_u - \psi_i = \varphi$  功率因数角(对于无源一端口, 就是阻抗角)

用于交换的能量的功率  
(一周期内积分为0)

将  $i$  分解为与  $\dot{U}$  一端口正交和水平的分量:

电流的有功分量

$$I_p = I \cos \varphi$$

电流的无功分量

$$I_q = I \sin \varphi$$

无功功率  $P = UI \sin \varphi$

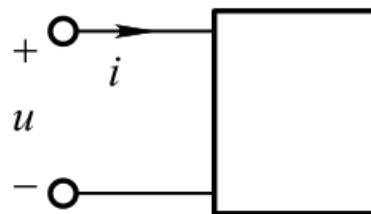


## 4.6 正弦电流电路的功率

$$u = \sqrt{2}U \cos(\omega t + \psi_u) \quad i = \sqrt{2}I \cos(\omega t + \psi_i)$$

无功功率和有功功率  
共同占用设备容量？

**视在功率**  $S = UI$



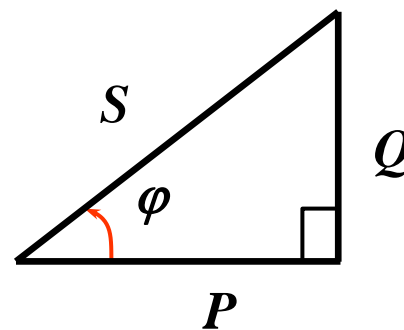
**有功、无功和视在功率的关系**( $\varphi$ 功率因数角)

有功功率:  $P = UI \cos \varphi$       单位: 瓦 (W)

无功功率:  $Q = UI \sin \varphi$       单位: 乏 (var)

视在功率:  $S = UI$       单位: 伏安 (VA)

$$S = \sqrt{P^2 + Q^2}$$



功率三角形

**特殊:**

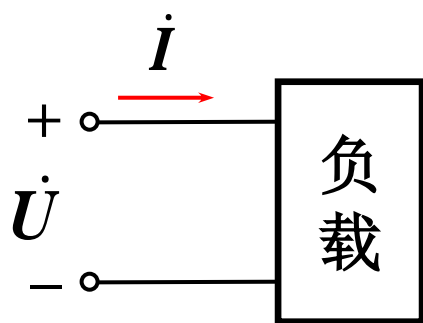
电阻的有功功率:  $P = UI = I^2 R = \frac{U^2}{R}$

纯电感的无功功率:  $Q = UI \sin 90^\circ = UI = I^2 \omega L = \frac{U^2}{\omega L}$

纯电容的无功功率:  $Q = UI \sin(-90^\circ) = -UI = -U^2 \omega C = -\frac{I^2}{\omega C} = \frac{U^2}{X_C}$

## 4.6 正弦电流电路的功率

为了用相量 $\dot{U}$ 和 $\dot{I}$ 来计算功率，引入“复功率”。



$$\dot{U} = U \angle \psi_u, \quad \dot{I} = I \angle \psi_i$$

$$P = UI \cos(\psi_u - \psi_i) = UI \operatorname{Re}[e^{j(\psi_u - \psi_i)}]$$

$$= \operatorname{Re}(U e^{j\psi_u} \cdot I e^{-j\psi_i})$$

$$\begin{array}{c} \downarrow \qquad \downarrow \\ \dot{U} \qquad \dot{I}^* \end{array}$$

$$P = \operatorname{Re}[\dot{U} \cdot \dot{I}^*]$$

记  $\tilde{S} = \dot{U} \dot{I}^*$  为复功率，单位为VA。其中 $\dot{I}^*$ 为 $\dot{I}$ 的共轭相量。

亦可表示为  $\tilde{S} = UI \angle(\psi_u - \psi_i) = UI \angle \varphi = S \angle \varphi$

直角坐标形式  $\tilde{S} = UI \cos \varphi + j UI \sin \varphi = P + jQ$

其中  $P = UI \cos \varphi$   $Q = UI \sin \varphi$

# 4.6 正弦电流电路的功率

## 最大功率传输定理(2种情况)

①负载可以任意改变时，负载获得最大功率的条件[共轭匹配]

$$Z_L = Z_i^*, \text{ 即 } \begin{cases} R_L = R_i \\ X_L = -X_i \end{cases} \quad P_{\max} = \frac{U_s^2}{4R_i}$$

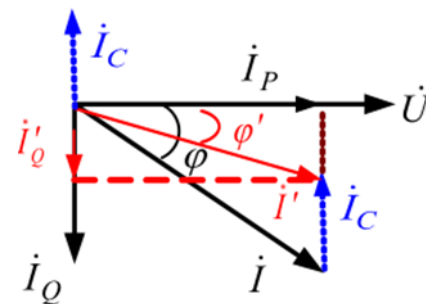
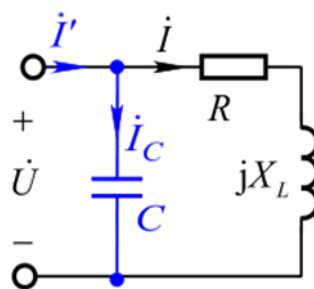
②负载只有模可以改变而阻抗角不能变时（如纯电阻情形），负载获得最大功率的条件 [模匹配]  $|Z_L| = |Z_i|$

## 功率因数的提高

原理：利用电场能量与磁场能量的相互转换，或者说利用容性无功与感性无功的相互补偿，来减少电源输出电流的无功分量，从而减小电源的无功功率。

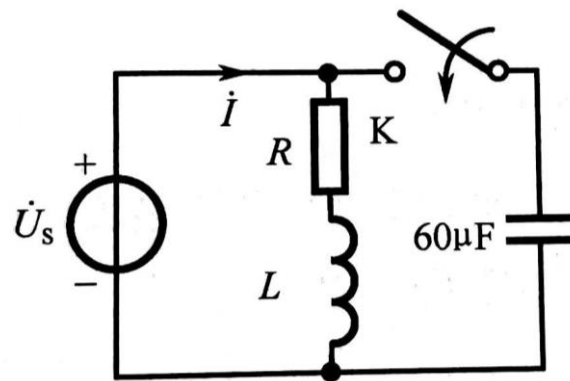
原则：确保负载正常工作。

→ 一般采用并联电容方式，通过容性无功抵消感性无功。



## 4.6 例1

如图所示正弦电流电路，已知 $U_s=220\text{V}$ ， $f=50\text{Hz}$ ，当K断开时 $I=10\text{A}$ ， $\cos\varphi=0.5$ （ $\varphi$ 为 $\dot{U}_s$ 和 $i$ 的相位差）。求K接通时全电路吸收的平均功率、无功功率和功率因数。



请先独立完成后，再翻到次页查看答案！



## 4.6 例1

如图所示正弦电流电路，已知 $U_s=220\text{V}$ ， $f=50\text{Hz}$ ，当K断开时 $I=10\text{A}$ ， $\cos\varphi=0.5$ （ $\varphi$ 为 $\dot{U}_s$ 和 $i$ 的相位差）。求K接通时全电路吸收的平均功率、无功功率和功率因数。

解：开关闭合前后流过R、L串联支路的电流及加在其两端电压不变。

$$\text{该支路有功 } P = U_s \times I \cos\varphi = 1100\text{W}$$

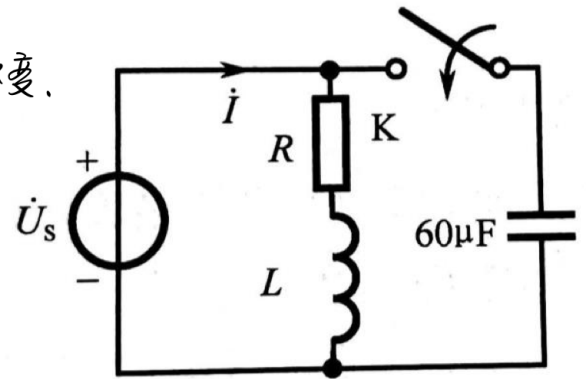
$$\text{无功 } Q_1 = U_s \times I \sin\varphi = 1100\sqrt{3} \text{ var}$$

$$\text{对于电容支路: } X_C = \frac{1}{j\omega C} = \frac{1}{j \times 2\pi f C} = -53.05j \Omega$$

$$\text{则电容支路上吸收的无功功率 } Q_C = \frac{U^2}{X_C} = -912.32 \text{ var}$$

$$\rightarrow \text{总无功 } Q = Q_1 + Q_C = 992.94 \text{ var}$$

$$\rightarrow \text{功率因数为 } \lambda = \cos(\arctan \frac{Q}{P}) = 0.74$$

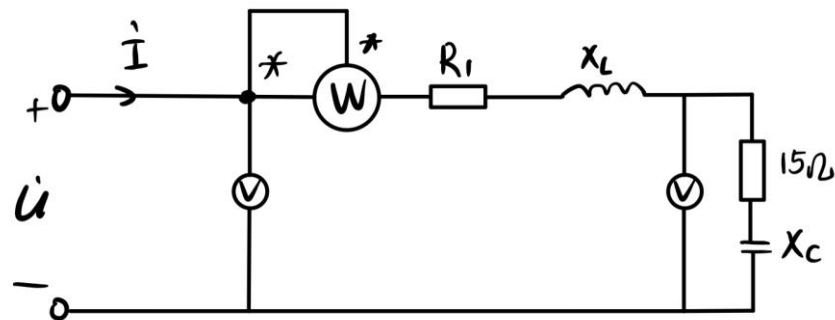


认真观察、综合运用各种规律。

## 4.6 例2

如图所示正弦电流电路，已知 $I=10\text{A}$ ，两个电压表的读数均为 $250\text{V}$ ，功率表的读数为 $2000\text{W}$ ，求 $R_1$ 、 $X_L$ 、 $X_C$ 。（电表均为理想表）

注：功率表的读数等于电压线圈电压有效值、电流线圈电流有效值及电压与电流相位差夹角余弦三者之积。



请先独立完成后，再翻到次页查看答案！

## 4.6 例2

如图所示正弦电流电路，已知 $I=10\text{A}$ ，两个电压表的读数均为 $250\text{V}$ ，功率表的读数为 $2000\text{W}$ ，求 $R_1$ 、 $X_L$ 、 $X_C$ 。（电表均为理想表）

注：功率表的读数等于电压线圈电压有效值、电流线圈电流有效值及电压与电流相位差夹角余弦三者之积。 $\rightarrow$ 本题功率表测的是总有功功率！

解：先观察最右侧支路，已知加在其上的电压有效值与电流有效值，则由阻抗模等于加在其两端的电压有效值

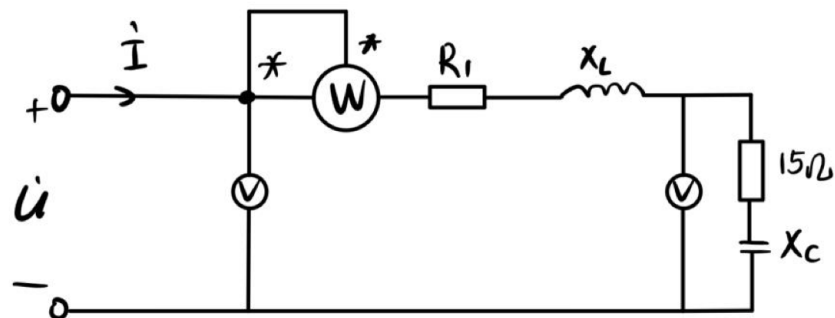
除以电流有效值，得到  $\sqrt{15^2 + (X_C)^2} = \frac{U}{I} \Rightarrow X_C = -20\Omega$

再由电路总的有功为 $2000\text{W}$ ，而只有电阻贡献有功，则  $P = I^2(R_1 + 15) \Rightarrow R_1 = 5\Omega$

$\therefore$  电路总阻抗为  $Z = [20 + (X_L - 20)j]\Omega$ ，由  $\frac{U}{I} = \sqrt{20^2 + (X_L - 20)^2} \Rightarrow X_L = 35\Omega$  或  $5\Omega$

验证得均符合题意。

$\therefore$  综上， $R_1 = 5\Omega$ ， $X_L = 5\Omega$  或  $35\Omega$ ， $X_C = -20\Omega$ 。



# 功率因数的提高 例题

【考试题】功率为60W的日光灯（功率因数 $\lambda=0.5$ ）和功率为100W的白炽灯各50只，并连接在电压为220V的工频交流电源上。则：

- (1) 电路总无功功率、平均功率、功率因数及流过电源的电流 $I$ ；
- (2) 若并联进一只电容使电路总功率因数达到0.92，该电容最小是多少？

请先独立完成后，再翻到次页查看答案！

# 功率因数的提高 例题

【考试题】功率为60W的日光灯（功率因数 $\lambda=0.5$ ）和功率为100W的白炽灯各50只，并连接在电压为220V的工频交流电源上。则：

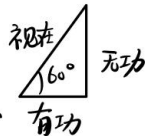
- (1) 电路总无功功率、平均功率、功率因数及流过电源的电流 $I$ ；
- (2) 若并联进一只电容使电路总功率因数达到0.92，该电容最小是多少？

解：(1) (日光灯功率为60W, 即为有功功率, 因其单位为W)

平均功率为  $P = 60 \times 50 + 100 \times 50 = 8000 \text{ W}$

日光灯的功率因数角  $\varphi = \arccos 0.5 = 60^\circ$

每只日光灯的无功功率  $Q_0 = 60 \times \tan 60^\circ = 60\sqrt{3} \text{ var}$



无功功率为  $Q = 60\sqrt{3} \times 50 = 5196.15 \text{ var}$

总功率因数为  $\lambda_{\Sigma} = \cos(\arctan \frac{Q}{P}) = 0.839$  (0.84) 问1:  $\cos(\arctan Q/P)$  为什么等于功率因数?

总电流为  $I = \frac{\sqrt{P^2 + Q^2}}{U} = 43.36 \text{ A}$  (或  $I = \frac{P}{220 \lambda_{\Sigma}} = 43.36 \text{ A}$ )

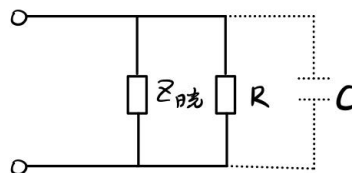
(2) 功率因数为0.92时, 功率因数角  $\varphi_1 = \arccos 0.92 = 23.07^\circ$

由于并联入电容不改变有功,  $\therefore P' = P = 8000 \text{ W}$  问2: 并联入电容为什么不会改变有功功率?

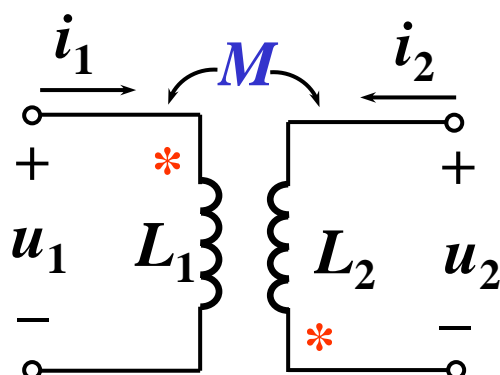
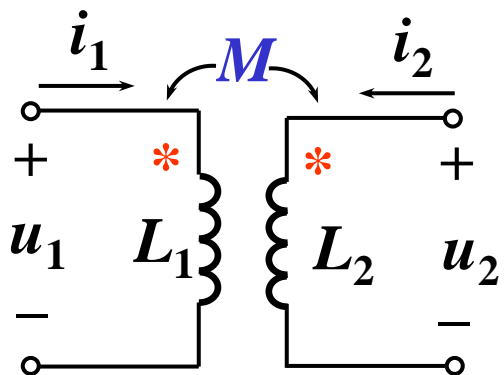
$\therefore Q' = P \tan \varphi_1 = 3407.99 \text{ var}$

由于并联电容抵消的无功为  $Q_{\text{抵}} = Q - Q_1 = 1788.16 \text{ var}$

需并入的电容值为  $C = \frac{Q_{\text{抵}}}{U^2 \omega} = 1.18 \times 10^{-4} \text{ F} = 118 \mu\text{F}$



## 4.7 耦合电感



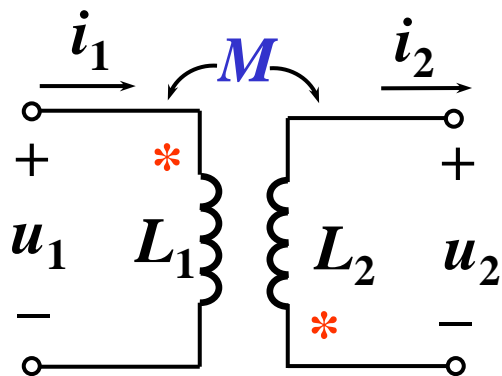
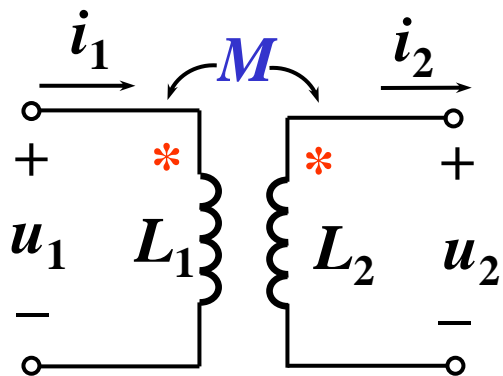
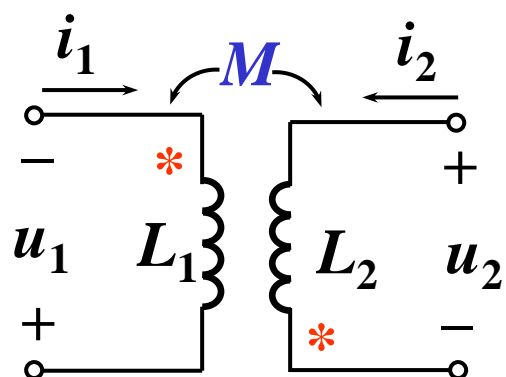
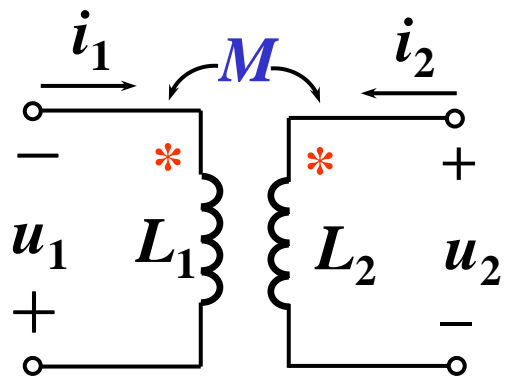
时域形式

$$\begin{cases} u_1 = L_1 \frac{di_1}{dt} + M \frac{di_2}{dt} \\ u_2 = M \frac{di_1}{dt} + L_2 \frac{di_2}{dt} \end{cases}$$

$$\begin{cases} u_1 = L_1 \frac{di_1}{dt} - M \frac{di_2}{dt} \\ u_2 = -M \frac{di_1}{dt} + L_2 \frac{di_2}{dt} \end{cases}$$

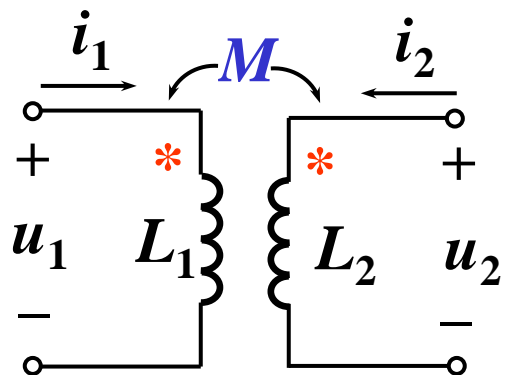
参考方向确定详见群文件“耦合电感补充.pdf”

## 4.7 耦合电感



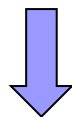
练习：时域形式？

## 4.7 耦合电感

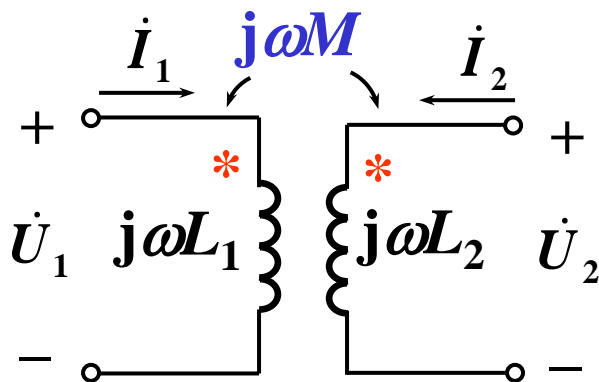


$$\begin{cases} u_1 = L_1 \frac{di_1}{dt} + M \frac{di_2}{dt} \\ u_2 = M \frac{di_1}{dt} + L_2 \frac{di_2}{dt} \end{cases}$$

时域  
(瞬时值形式)



利用相量的微分规则



$$\begin{cases} \dot{U}_1 = j\omega L_1 \dot{I}_1 + j\omega M \dot{I}_2 \\ \dot{U}_2 = j\omega M \dot{I}_1 + j\omega L_2 \dot{I}_2 \end{cases}$$

相量域  
(相量形式)

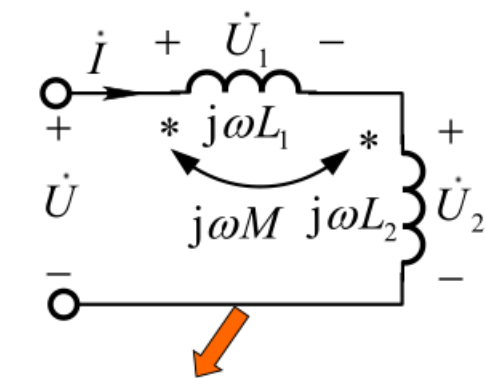
当参考方向发生变化时，类似地可写出相量形式的电路模型和方程。



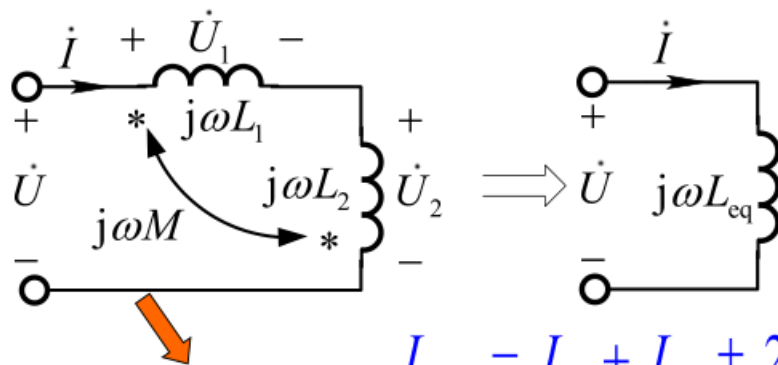
# 4.7 耦合电感

## 去耦合等效

### 一、串联



电流从同名端流入  
→ 正串(或顺接)

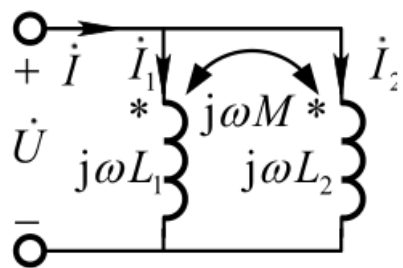


电流从异名端流入  
→ 反串(或反接)

$$L_{eq} = L_1 + L_2 \pm 2M$$

顺串+ 反串-

### 二、并联



(在左边长出一个M或 -M)

$$\left. \begin{aligned} L_a &= M \\ L_b &= L_1 - M \\ L_c &= L_2 - M \end{aligned} \right\}$$

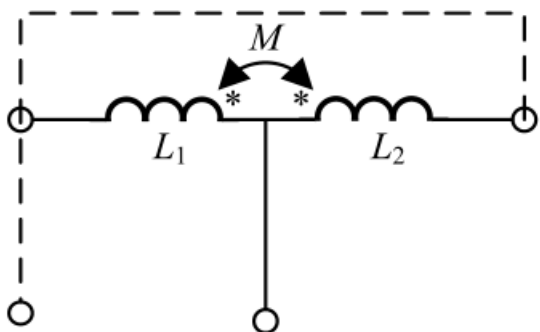
同名端并联

$$\left. \begin{aligned} L_a &= -M \\ L_b &= L_1 + M \\ L_c &= L_2 + M \end{aligned} \right\}$$

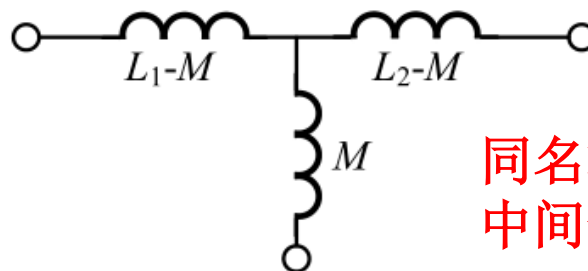
异名端并联

# 4.7 耦合电感

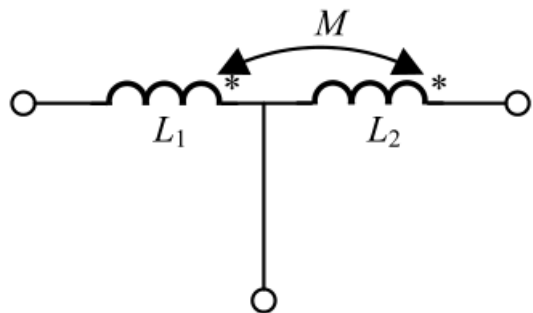
## 去耦合等效 三、T形



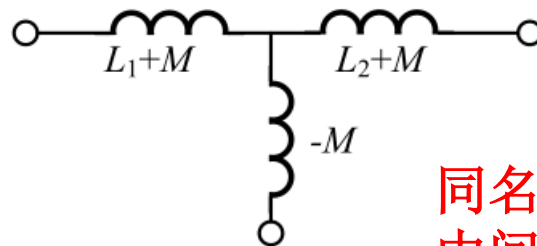
等效  
→



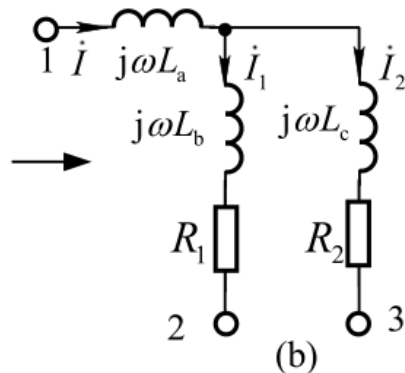
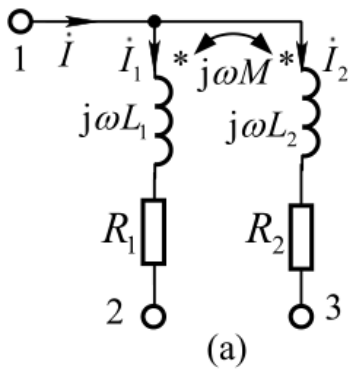
同名端接在一起  
中间长出一个M



等效  
→



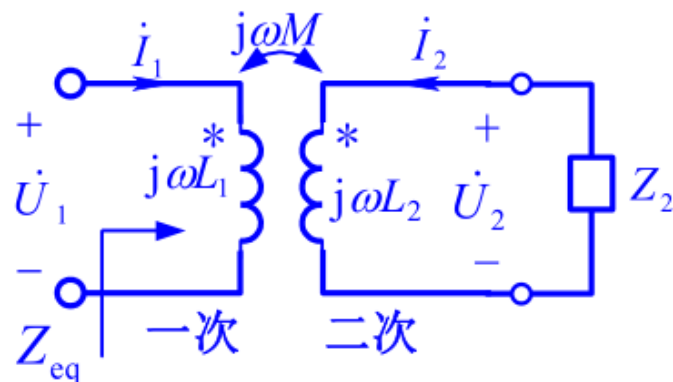
同名端未接在一起  
中间长出一个 -M



接近实际的耦合电感电路模型  
(上述等效的延伸)

## 4.7 耦合电感

### 阻抗变换作用



从一次侧看进去时，相当于无源一端口网络，可用阻抗来等效。对互感一次侧和二次侧所在回路分别列写KVL方程得

$$\left. \begin{aligned} j\omega L_1 \dot{I}_1 + j\omega M \dot{I}_2 &= \dot{U}_1 \\ j\omega M \dot{I}_1 + j\omega L_2 \dot{I}_2 + Z_2 \dot{I}_2 &= 0 \end{aligned} \right\}$$

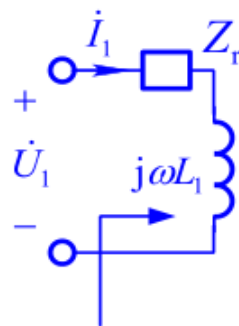
## 4.7 耦合电感

### 阻抗变换作用

即求得从一次侧看进去的等效阻抗为

$$Z_{\text{eq}} = \frac{\dot{U}_1}{\dot{I}_1} = \frac{(\omega M)^2}{Z_2 + j\omega L_2} + j\omega L_1 = Z_r + j\omega L_1$$

等效电路如图所示



$$\text{其中 } Z_r = \frac{(\omega M)^2}{Z_2 + j\omega L_2} = \frac{(\omega M)^2}{\text{二次侧回路总阻抗}} = R_r + jX_r$$

注意分母包含两部分

## 4.7 耦合电感

总结（含互感元件的正弦电流电路分析）：

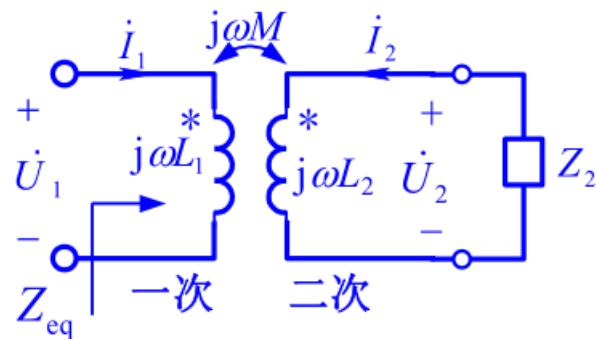
基本方法：列写相量形式的电路方程。

注1：当两个耦合电感线圈相连或存在公共节点时，应恰当利用去耦合等效，将电路变换成不含互感的电路来分析。

注2：因为互感元件方程一般是用电流来表示电压，所以在列写方程时常以电流为待求量，也就是列写支路电流方程和回路电流方程。

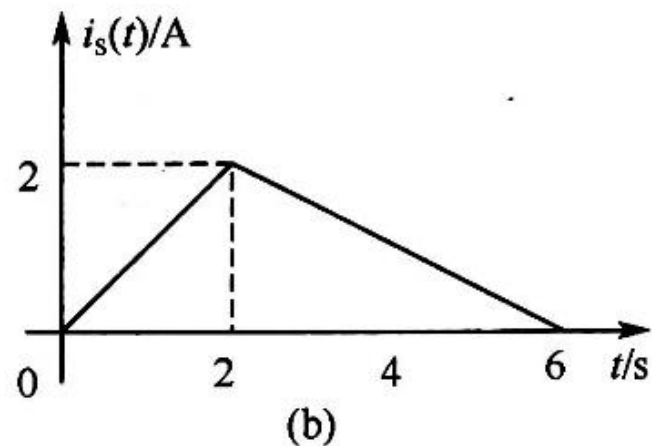
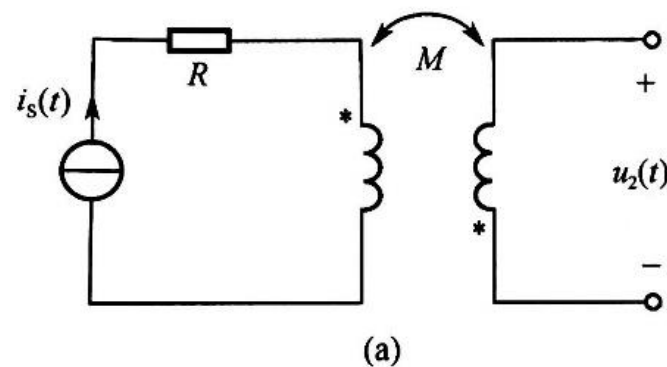
注3：当互感线圈的一次侧接电源，则从二次侧看进去时相当于含独立源一端口网络，可用戴维南电路或诺顿电路来等效。

注4：电路结构形如右图时，常将二次侧阻抗等效至一次侧。



## 4.7 例1

【参考方向】图(a)所示电路， $R=100\Omega$ ， $M=20\text{H}$ ，电流源的波形如图(b)所示，画出耦合电感二次侧电压 $u_2(t)$ 的波形。



## 4.7 例1

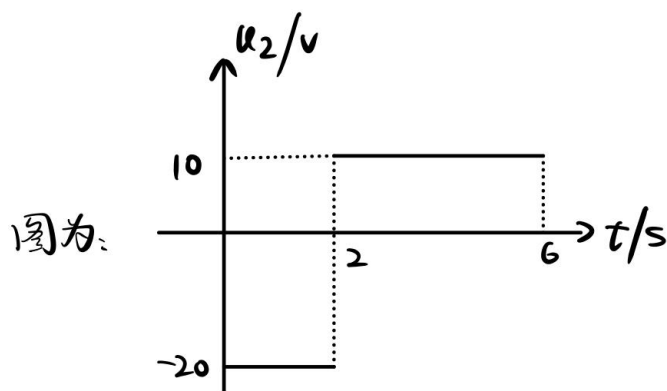
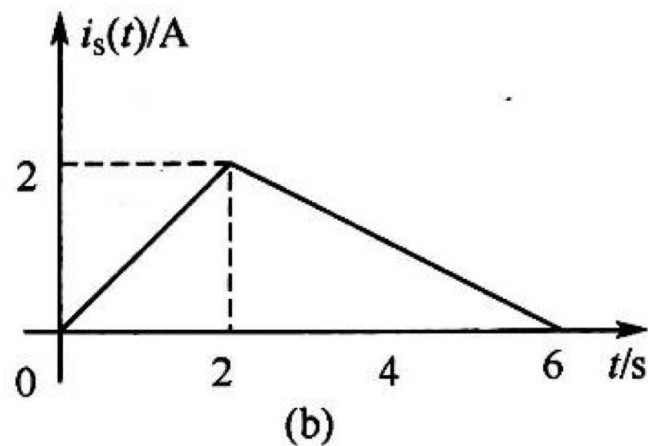
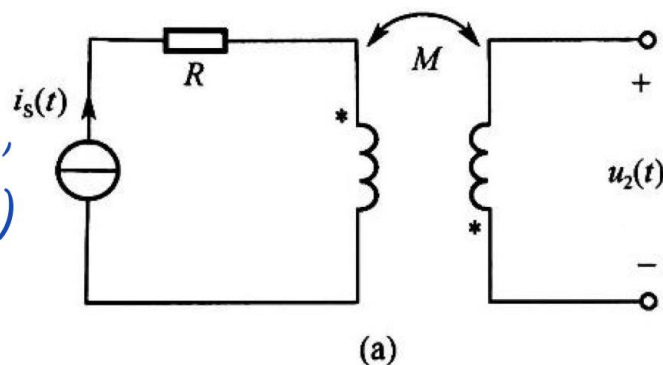
【参考方向】图(a)所示电路， $R=100\Omega$ ， $M=20\text{H}$ ，电流源的波形如图(b)所示，画出耦合电感二次侧电压 $u_2(t)$ 的波形。

[解析]  $u_2 = -M \frac{di_1}{dt}$

(负号是由于：流入一次侧线圈的电流参考方向与同名端的联系，和二次侧线圈输出电压参考方向与同名端的联系，是相反的)

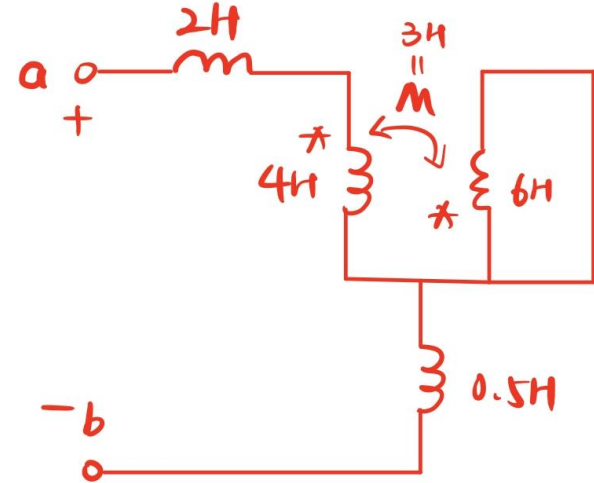
$t=0\text{s} \sim t=2\text{s}$  时， $\frac{di_1}{dt} = 1$ ， $t=2\text{s} \sim t=6\text{s}$  时， $\frac{di_1}{dt} = -0.5$ 。

据此即可解题。



## 4.7 例2（等效&一般方法）

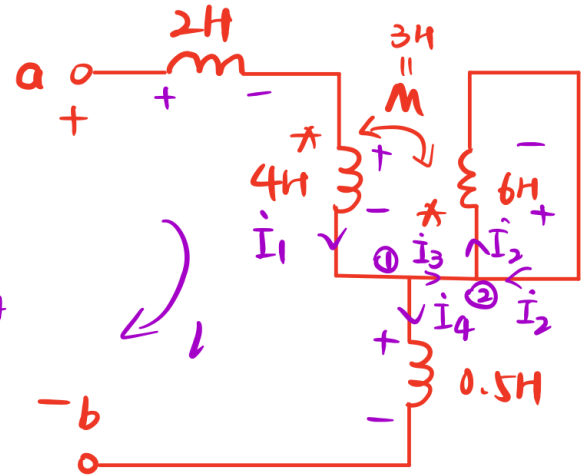
求图示电路等效电感 $L_{ab} = \underline{\hspace{2cm}}$  H。





# 4.7 例2 (等效&一般方法)

求图示电路等效电感  $L_{ab} = \underline{\hspace{2cm}}$  H。



法一: (一般做法) 对回路1列写KVL方程

$$\dot{U}_{ab} = j\omega \cdot 2H \cdot \dot{I}_1 + j\omega \cdot 4H \cdot \dot{I}_1 + j\omega \cdot 3H \cdot \dot{I}_2 + j\omega \cdot 0.5H \dot{I}_4$$

对节点①列KCL:  $\dot{I}_1 = \dot{I}_3 + \dot{I}_4$ , 对节点②列KCL,  $\dot{I}_2 + \dot{I}_3 = \dot{I}_2$

$$\Rightarrow \dot{I}_1 = \dot{I}_4$$

$$\downarrow \\ \dot{I}_3 = 0$$

对于右端6H电感而言, 其两端电压必为0 (由KVL)

$$\text{故有 } j\omega \cdot 6H \cdot \dot{I}_2 + j\omega \cdot 3H \cdot \dot{I}_1 = 0 \Rightarrow \dot{I}_1 = -2\dot{I}_2$$

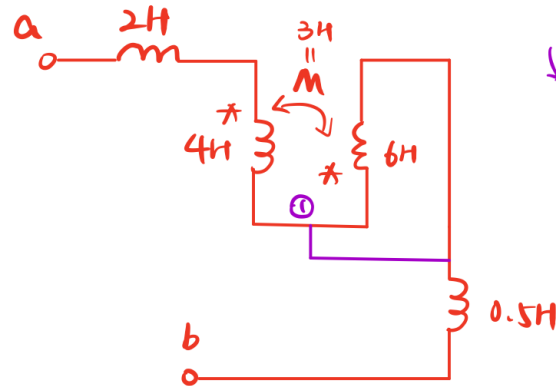
代入最先的KVL方程, 有  $\dot{U}_{ab} = -10j\omega \dot{I}_2$ ,

$$\text{而 } \dot{I}_1 = -2\dot{I}_2 = \dot{I}_4, \text{ 故: } Z_{ab} = \frac{\dot{U}_{ab}}{\dot{I}_1} = 5j\omega, \Rightarrow L_{ab} = 5H.$$

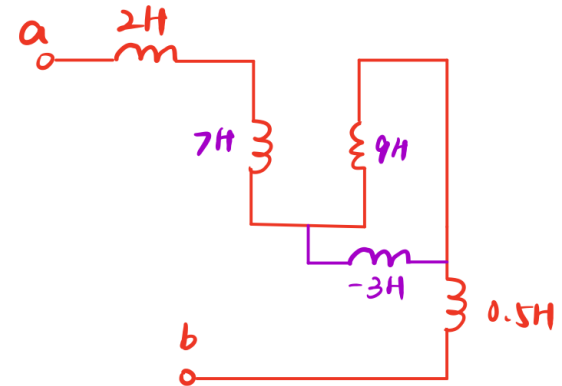
# 4.7 例2 (等效&一般方法)

求图示电路等效电感  $L_{ab} = \underline{\hspace{2cm}}$  H。

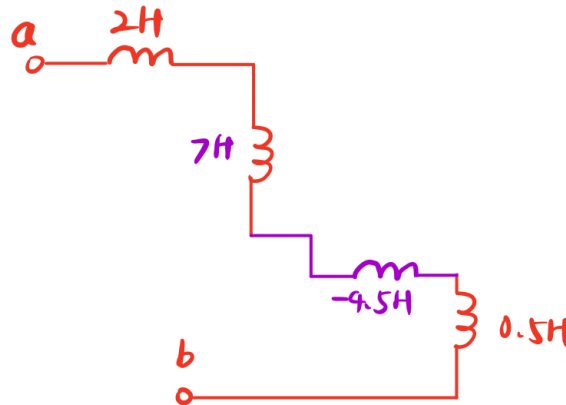
法二: 电路改画为



进而



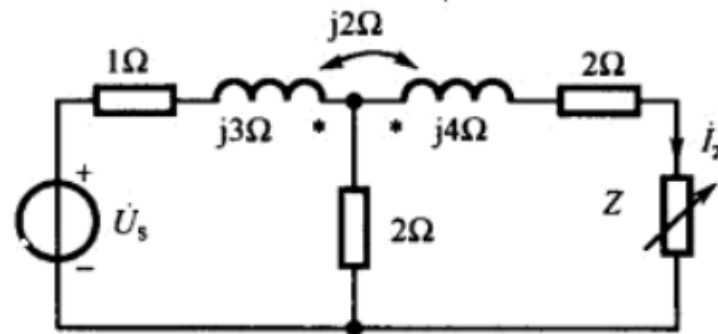
⇒



⇒  $L_{ab} = 5H$

## 4.7 例3（含互感综合题，滚动复习）

图示电路，已知  $\dot{U}_s = 10\angle 0^\circ \text{V}$ ，求负载  $Z$  为何值时可获得最大功率，并求其最大功率和电流  $I_2$ 。



## 4.7 例3 (含互感综合题, 滚动复习)

图示电路, 已知  $\dot{U}_s = 10\angle 0^\circ \text{V}$ , 求负载  $Z$  为何值时可获得最大功率, 并求其最大功率和电流  $I_2$ 。

先去耦合. 如右图所示.

将从  $Z$  看进去的电路作一戴维南等效,

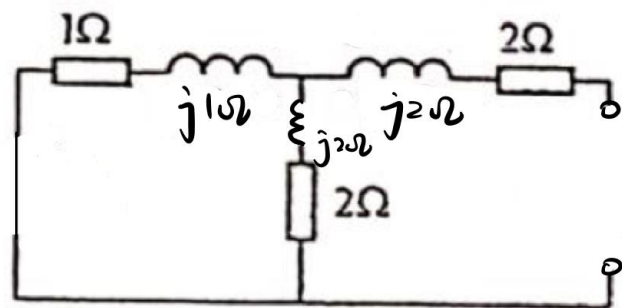
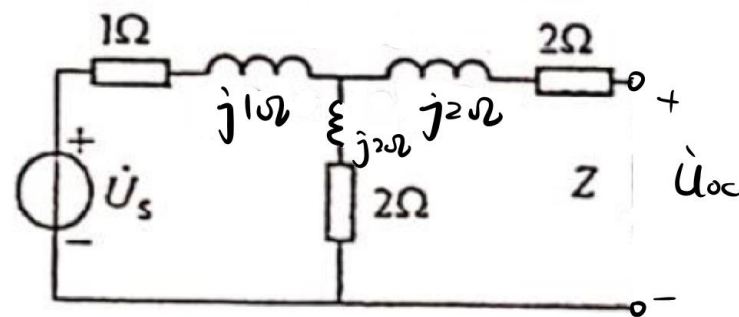
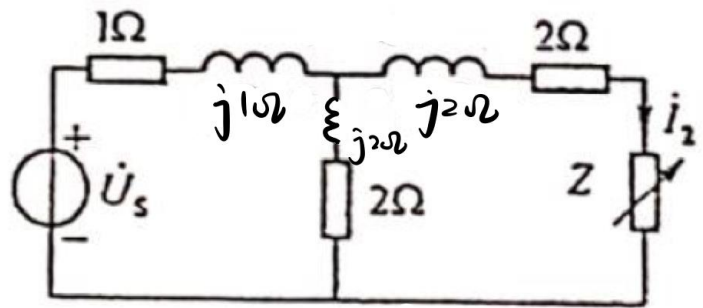
$$\text{可得 } \dot{U}_{oc} = \frac{2\dot{U}_s}{3} = \frac{20}{3}\angle 0^\circ \text{V}$$

$$Z_{eq} = (1+j) \parallel (2+j2) + 2+j2 = \frac{4}{3}(2+j2)$$

则  $Z = \frac{8}{3} - \frac{8}{3}j \Omega$  时, 可获得最大功率,

$$\text{最大功率为 } P = \frac{\left(\frac{20}{3}\right)^2}{4 \times \frac{8}{3}} = \frac{25}{6} \text{W}$$

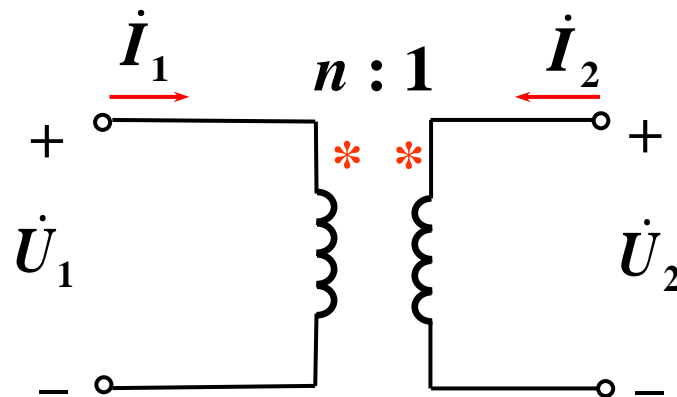
$$I_2 = \frac{\frac{20}{3}}{\frac{16}{3}} \text{A} = \frac{5}{4} \text{A}$$



# 4.8 理想变压器

一次侧、二次侧电压电流变换关系  
(注意参考方向)

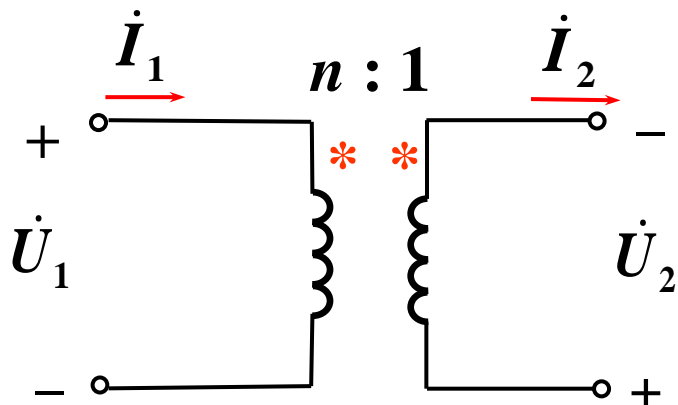
$$\begin{cases} \dot{U}_1 = n\dot{U}_2 & \text{①} \\ \dot{I}_1 = -\frac{1}{n}\dot{I}_2 & \text{②} \end{cases}$$



理想变压器的电路模型

电压 $u_1$ 、 $u_2$ 的参考方向相对同名端相同，  
否则改变上述方程①的正负号；  
电流 $i_1$ 、 $i_2$ 的参考方向相对同名端相同，  
否则改变上述方程②的正负号。

既不储能，也不耗能，在电路中只起传递信号和能量的作用。（非能元件）

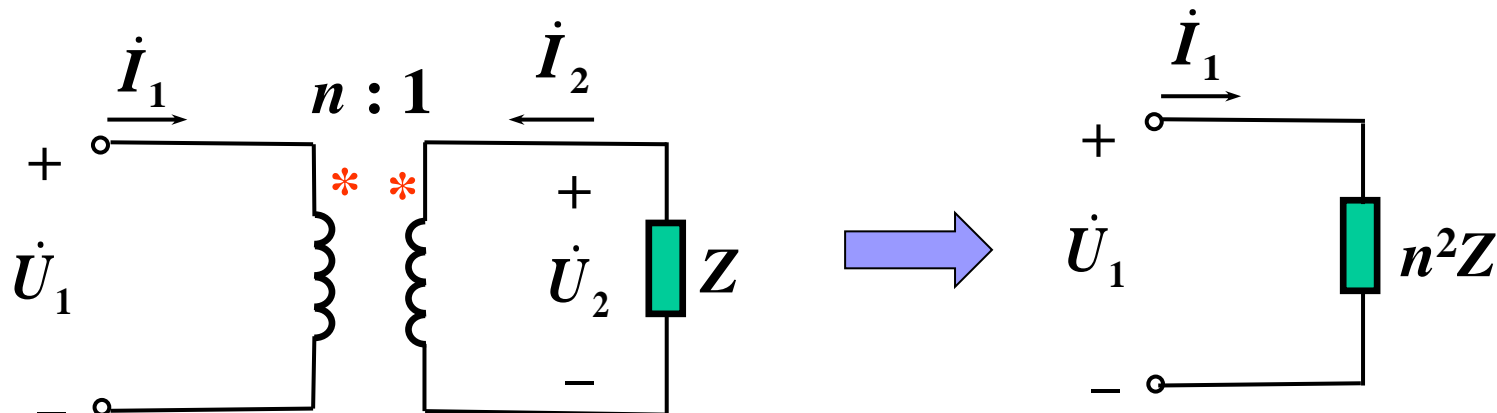


$$\begin{cases} \dot{U}_1 = ?\dot{U}_2 \\ \dot{I}_1 = ?\dot{I}_2 \end{cases}$$

参考书P124的  
图4.58

## 4.8 理想变压器

### 理想变压器的阻抗变换性质



原边（一次侧）等效电路

$$\frac{\dot{U}_1}{\dot{I}_1} = \frac{n\dot{U}_2}{-1/n\dot{I}_2} = n^2 \left( -\frac{\dot{U}_2}{\dot{I}_2} \right) = n^2 Z$$

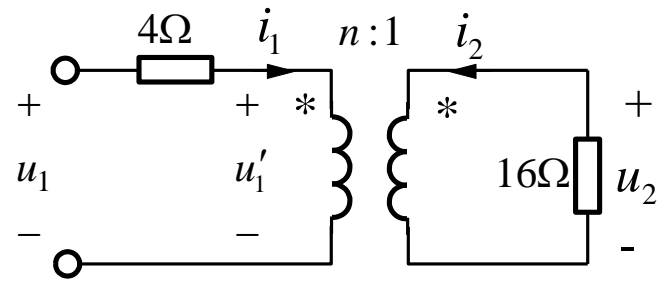
即当理想变压器二次侧接阻抗 $Z$ 时，折算到一次侧将得等效阻抗为 $n^2Z$ （此结果与参考方向选取无关）

上页答案：

$$\begin{cases} \dot{U}_1 = -n\dot{U}_2 \\ \dot{I}_1 = \frac{1}{n}\dot{I}_2 \end{cases}$$

## 4.8 例1

图示电路中，要求 $u_1 = u_2$ ，变比 $n$ 应为多少？

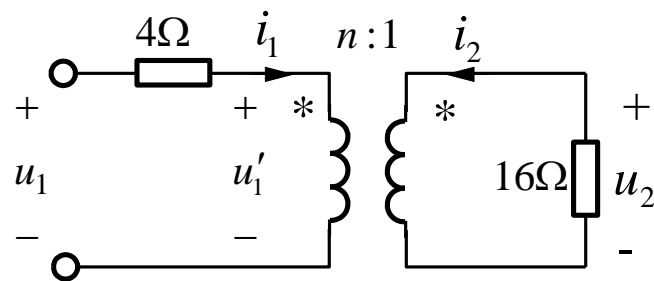


请先独立完成后，再翻到次页查看答案！

# 例1解

图示电路中，要求 $u_1 = u_2$ ，变比 $n$ 应为多少？

解：首先注意题干要求的是 $u_1 = u_2$ （瞬时值相等），也就是说 $u_1$ 和 $u_2$ 每时每刻都要相等。若是 $U_1 = U_2$ ，则含义不同。



由变压器特性方程可知

$$\begin{cases} u'_1 = nu_2 \\ i_1 = -\frac{1}{n}i_2 = -\frac{1}{n} \times \left(-\frac{u_2}{16}\right) \end{cases}$$

对左回路应用KVL方程  $u_1 = 4i_1 + u'_1 = 4i_1 + nu_2$

将式(1)代入式(2)，考虑到 $u_1 = u_2$ ，可得  $u_1 = \left(\frac{1}{4n} + n\right)u_2 = \left(\frac{1}{4n} + n\right)u_1$

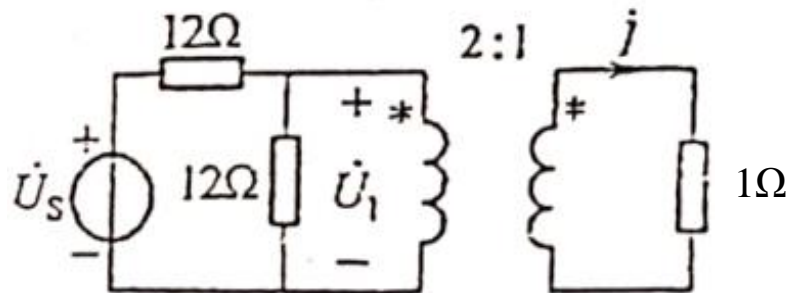
解得 $n = 0.5$

这个题在哪里见过？之前是否整理过？



## 4.8 例2

图示为含有理想变压器的电路，已知  $\dot{U}_s = 20\angle 0^\circ \text{V}$ ，求  $i$ 。



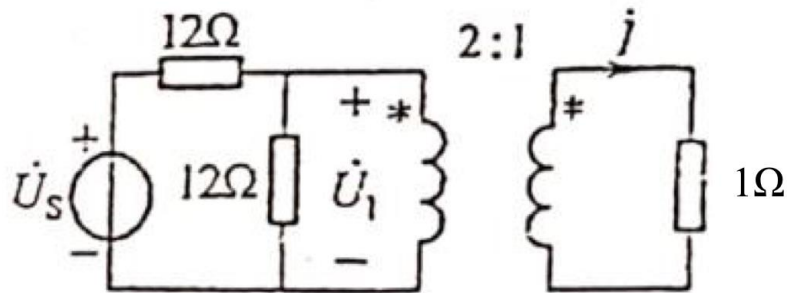
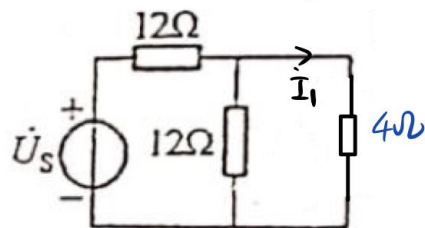
请先独立完成后，再翻到次页查看答案！

## 4.8 例2

图示为含有理想变压器的电路，已知  $\dot{U}_s = 20\angle 0^\circ \text{V}$ ，求  $i$ 。

解：将阻抗变换到一次侧，有  $Z_{eq} = n^2 \times 1\Omega = 4\Omega$ ，

画出等效电路图：



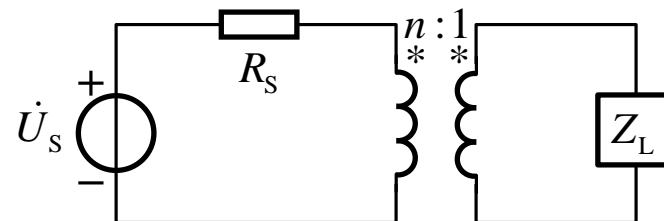
$$R_E = 12\Omega + \frac{12 \times 4}{12 + 4}\Omega = 15\Omega, \quad \dot{I}_1 = \frac{\dot{U}_s}{15} \times \frac{12}{16} = 1\angle 0^\circ \text{A}$$

由理想变压器特性方程， $\dot{I} = n \dot{I}_1 = 2\angle 0^\circ \text{A}$

(二次侧电流与一次侧电流相对同名端反向，故无负号)

## 4.8 例3

图示电路中电源电压 $U_s = 100\text{V}$ ，内阻 $R_s = 5\Omega$ ，负载阻抗 $Z_L = (16 + j12)\Omega$ ，问理想变压器的变比 $n$ 为多少时， $Z_L$ 可获得最大功率？试求此最大功率。



请先独立完成后，再翻到次页查看答案！

# 例3解

图示电路中电源电压  $U_S = 100\text{V}$ ，内阻  $R_S = 5\Omega$ ，负载阻抗  $Z_L = (16 + j12)\Omega$ ，问理想变压器的变比  $n$  为多少时， $Z_L$  可获得最大功率？试求此最大功率。

解：由理想变压器的阻抗变换关系得  $Z'_L = n^2 Z_L$

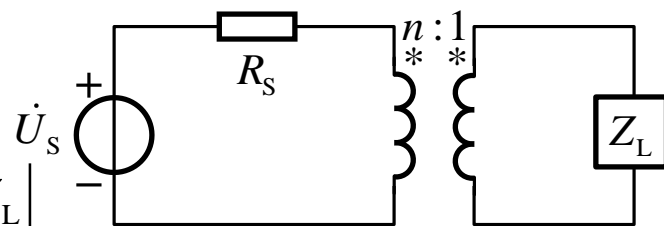
(将阻抗等效到一次侧成为  $Z'_L$ )

此时获得最大功率条件是模匹配，即  $R_S = |Z'_L| = |n^2 Z_L|$

(模匹配：内阻抗和负载阻抗的模相等)

由此求得：

$$n^2 = \frac{R_S}{|Z_L|} = \frac{5\Omega}{\sqrt{16^2 + 12^2}\Omega} = \frac{1}{4} \quad n = 0.5 \quad Z'_L = 4 + 3j$$



**问题：**一般而言，处理最大功率传输的题目，是将负载以外的部分作戴维南等效，求出等效的电源和内阻抗，然后将负载进行共轭匹配或模匹配。但是，此处涉及的理想变压器的最大功率传输问题，负载接在二次侧时，为什么可以将负载等效到一次侧来（如上述过程），然后按照最大功率传输定理解题呢？

**原因：**此处等效不改变功率！因此，所求得的等效到一次侧的那个“负载”的功率及其获得最大功率的条件，也就是原来（未等效前）的那个负载的最大功率及其获得最大功率的条件。（即：等效前后不改变负载的功率时可以把负载进行等效，类似题见书本习题4.29）

## 例3解

图示电路中电源电压 $U_s = 100\text{V}$ ，内阻 $R_s = 5\Omega$ ，负载阻抗 $Z_L = (16 + j12)\Omega$ ，问理想变压器的变比 $n$ 为多少时， $Z_L$ 可获得最大功率？试求此最大功率。

$$n = 0.5$$

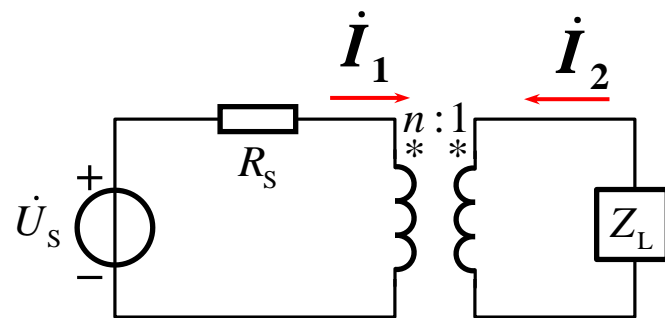
设 $\dot{U}_s = 100\angle 0^\circ\text{V}$ ，则理想变压器原端电流：

$$\dot{I}_1 = \frac{\dot{U}_s}{R_s + Z'_L} = \frac{100\angle 0^\circ}{5 + 4 + j3} = \frac{10}{3}\sqrt{10}\angle -18.4^\circ\text{A}$$

副端电流为  $\dot{I}_2 = -n\dot{I}_1 = -\frac{5}{3}\sqrt{10}\angle -18.4^\circ\text{A}$

负载吸收的最大平均功率为  $P_{\max} = I_2^2 \times 16\Omega = \left(\frac{5\sqrt{10}}{3}\right)^2 \times 16 = 444.44\text{W}$

(对于一个阻抗 $Z = R + jX$ ，若通过其的电流有效值为 $I$ ，则负载吸收的平均功率为 $P = I^2 R$ ，无功功率为 $Q = I^2 X$ ，请尝试自行推证。





本讲内容结束  
谢谢！

2022. 8