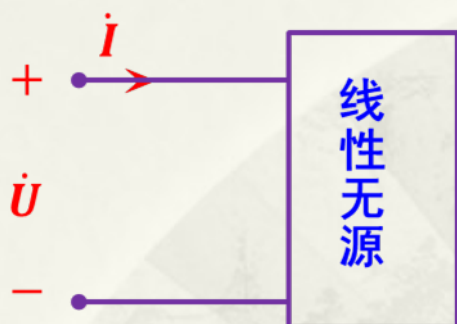




## 5.4 阻抗与导纳

### 一. 阻抗

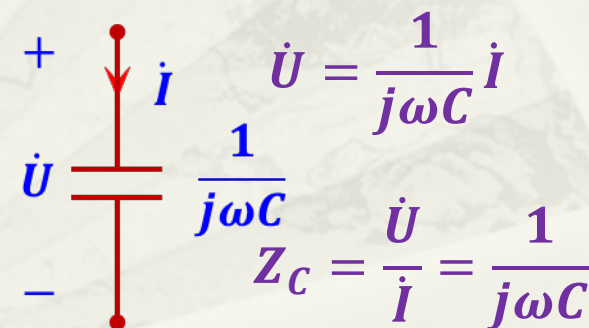
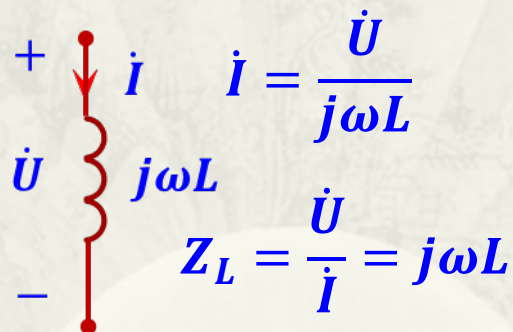
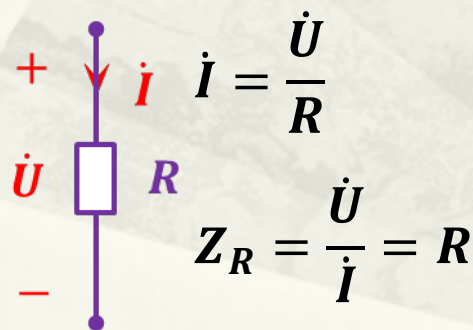
#### 单一元件的阻抗



定义:

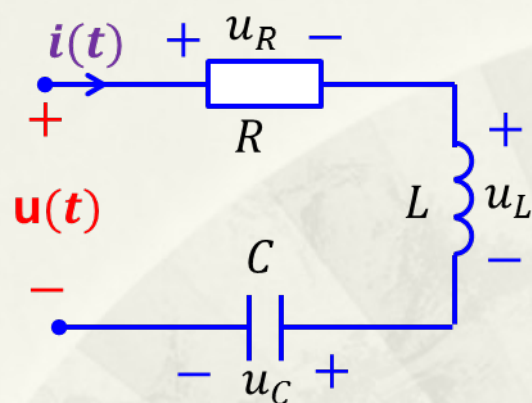
$$Z = \frac{\dot{U}}{\dot{I}}$$

元件	<b>R</b>	<b>L</b>	<b>C</b>
阻抗	<b>R</b>	$j\omega L = jX_L$	$\frac{1}{j\omega C} = -jX_C$

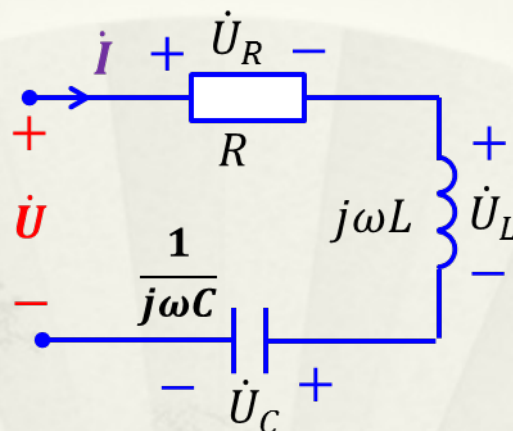




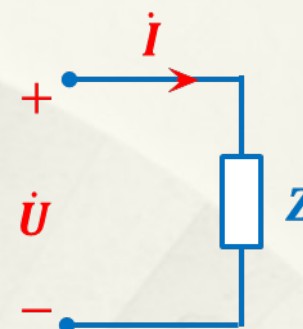
## RLC串联电路



## 相量模型



## 等效电路



$$\dot{U} = \dot{U}_R + \dot{U}_L + \dot{U}_C = R\dot{I} + j\omega L\dot{I} + \frac{1}{j\omega C}\dot{I} = [R + j(\omega L - \frac{1}{\omega C})]\dot{I}$$

$$Z = \frac{\dot{U}}{\dot{I}} = R + j(\omega L - \frac{1}{\omega C}) = R + jX \quad X = X_L - X_C \text{ 称为电抗}$$



## 讨论:

1、复阻抗 $Z$ 取决于电路结构、元件参数和电路工作频率;

2、 $Z$ 反映电路的固有特性:  $Z = R + jX$

$X = 0, Z = R, \varphi_Z = 0$  电阻性

$X > 0, X_L > X_C, \varphi_Z > 0$  电感性

$X < 0, X_L < X_C, \varphi_Z < 0$  电容性

3、 $Z$ 的物理意义: 
$$Z = |Z| \angle \varphi_Z = \frac{\dot{U}}{\dot{I}} = \frac{U \angle \varphi_u}{I \angle \varphi_i} = \frac{U}{I} \angle (\varphi_u - \varphi_i)$$

阻抗模为电压有效值与电流有效值之比

阻抗角反映了电压与电流的相位差



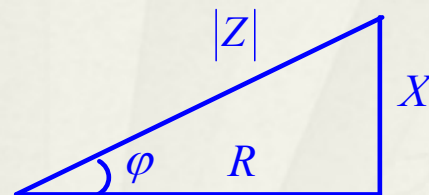
## 4、Z为复数，描述电路的频域模型，但不是相量。

阻抗是一个复数，故也可写为

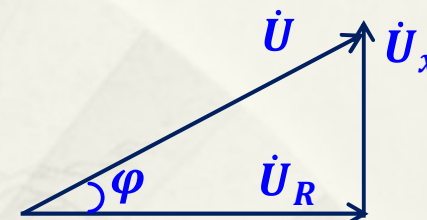
$$Z = R + jX = |Z| \angle \varphi_z$$

$$|Z| = \sqrt{R^2 + X^2} \text{ 阻抗的模}$$

$$\varphi_z = \arctan \frac{X}{R} \text{ 阻抗的辐角}$$



阻抗三角形



电压三角形

阻抗虽是复数，但它与相量不同。相量表示正弦量，而阻抗仅反映电路频域的性质，不代表正弦量，所以在上不加小黑点，以便与相量相区别。





例1 如图,  $Z_1 = (10 + j50)\Omega$ ,  $Z_2 = (400 - j100)\Omega$ , 求 $\beta$ 为多大时 $\dot{U}$ 和 $\dot{I}_2$ 正交。

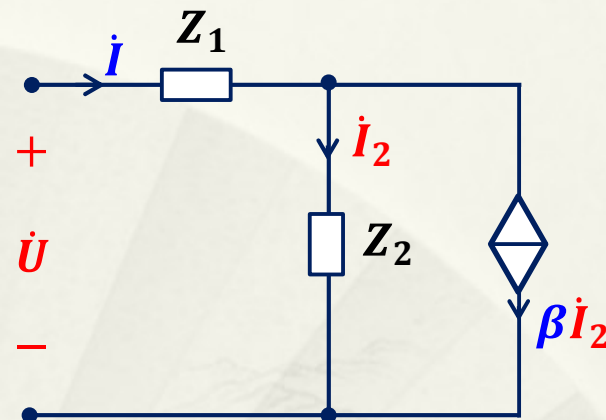
解:

$$\dot{I} = (1 + \beta)\dot{I}_2$$

$$\dot{U} = Z_1\dot{I} + Z_2\dot{I}_2 = Z_1(1 + \beta)\dot{I}_2 + Z_2\dot{I}_2$$

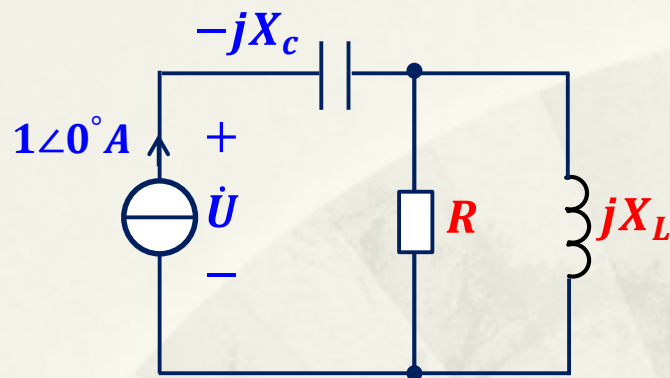
$$\frac{\dot{U}}{\dot{I}_2} = Z_1(1 + \beta) + Z_2 = 10(1 + \beta) + 400 + j[50(1 + \beta) - 1000]$$

$$10(1 + \beta) + 400 = 0 \quad \beta = -41$$





例2 如图, 当 $X_C = 1\Omega$ 时,  $U = 1V$  ;  $X_C = 2\Omega$  时,  $U = 1V$ 。求 $R, X_L$  的值。



$$Z_1 = -j1 + \frac{jX_L R}{jX_L + R} = \frac{RX_L^2}{R^2 + X_L^2} - j\left(1 - \frac{R^2 X_L}{R^2 + X_L^2}\right)$$

$$Z_2 = -j2 + \frac{jX_L R}{jX_L + R} = \frac{RX_L^2}{R^2 + X_L^2} - j\left(2 - \frac{R^2 X_L}{R^2 + X_L^2}\right)$$

解:  $U = |Z_1| \times 1 = 1V$

$$Z_1 = \frac{RX_L^2}{R^2 + X_L^2} - j\left(1 - \frac{3}{2}\right) = \frac{RX_L^2}{R^2 + X_L^2} + j\frac{1}{2}$$

$Z_1$  和  $Z_2$  必为共轭复数, 有

$$1 - \frac{R^2 X_L}{R^2 + X_L^2} = -\left(2 - \frac{R^2 X_L}{R^2 + X_L^2}\right)$$

$$|Z_1| = \sqrt{\left(\frac{RX_L^2}{R^2 + X_L^2}\right)^2 + \left(\frac{1}{2}\right)^2} = 1$$

$$\frac{R^2 X_L}{R^2 + X_L^2} = \frac{3}{2}$$

$$\frac{RX_L^2}{R^2 + X_L^2} = \frac{\sqrt{3}}{2}$$

$$R = 2\sqrt{3}\Omega, X_L = 2\Omega$$

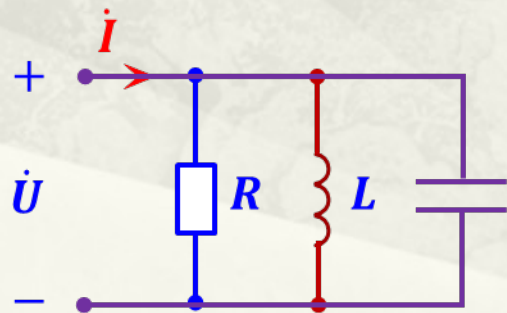


## 二. 导纳

阻抗的倒数为复导纳, 简称导纳, 即  $Y = \frac{\dot{I}}{\dot{U}} = \frac{1}{Z}$  单位: S

元件	R	L	C
Z	$R$	$j\omega L = jX_L$	$\frac{1}{j\omega C} = -jX_C$
Y	$G$	$\frac{1}{j\omega L} = -jB_L$	$j\omega C = jB_C$

$B_C = \omega C$  称之为容纳,  $B_L = \frac{1}{\omega L}$  称之为感纳。



$$Y = G + j\left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right) = G + j(B_C - B_L)$$

$$= G + jB = |Y| \angle \varphi_Y$$

G为导纳的电导, B为导纳的电纳



## 讨论:

1、复导纳取决于电路结构、元件参数和电路工作频率;

2、 $Y$ 反映电路的固有特性:  $Y = G + jB$

$B = 0, Y = G, \varphi_Y = 0$  电阻性

$B < 0, B_L > B_C, \varphi_Y < 0$  电感性

$B > 0, B_L < B_C, \varphi_Y > 0$  电容性

3、 $Y$ 的物理意义:

$$|Y| = \frac{|\dot{I}|}{|\dot{U}|} = \frac{1}{|Z|}$$

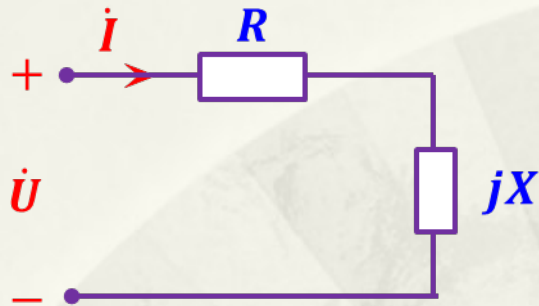
$$Y = |Y| \angle \varphi_Y = \frac{\dot{I}}{\dot{U}} = \frac{I}{U} \angle (\varphi_i - \varphi_u) \quad \varphi_Y = \varphi_i - \varphi_u = -\varphi_z$$

4、 $Y$ 为复数, 描述电路的频域模型, 但不是相量。





一般支路，阻抗  $Z = R + jX$

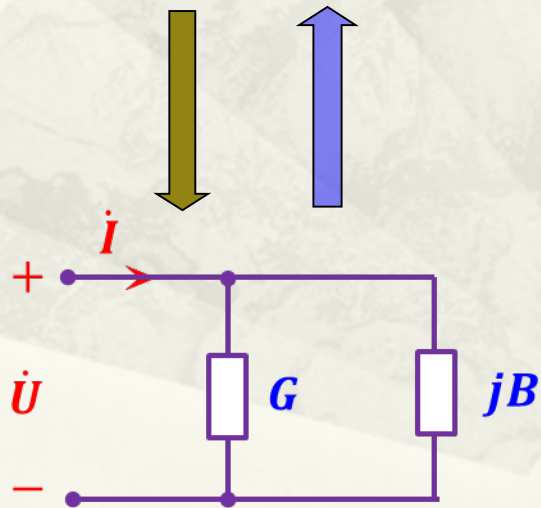


$$Y = \frac{1}{R + jX} = \frac{R}{R^2 + X^2} + j \frac{-X}{R^2 + X^2} = G + jB$$

其中：

$$G = \frac{R}{R^2 + X^2} \quad B = \frac{-X}{R^2 + X^2}$$

同理  $Y = G + jB$



$$Z = \frac{1}{G + jB} = \frac{G}{G^2 + B^2} + j \frac{-B}{G^2 + B^2} = R + jX$$

$$R = \frac{G}{G^2 + B^2} \quad X = \frac{-B}{G^2 + B^2}$$



例1 图示电路，已知 $R = 10\Omega$ ,  $X_L = 15\Omega$ ,  $X_C = 8\Omega$ ，电压 $U = 120V$ ,  $f = 50Hz$ 。

求电路的导纳；电流 $I_R, I_L, I_C$  及总电流 $I$ ；画出相量图。

解：  $\dot{U} = 120\angle 0^\circ \text{ V}$

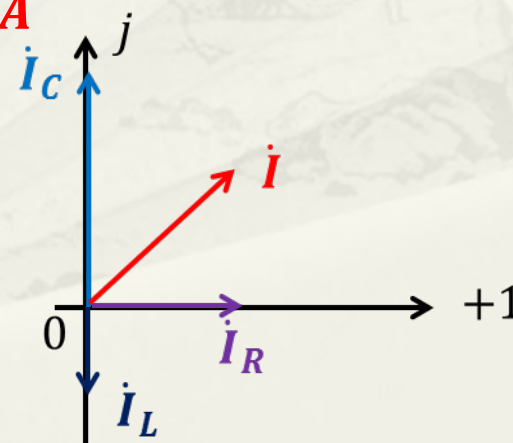
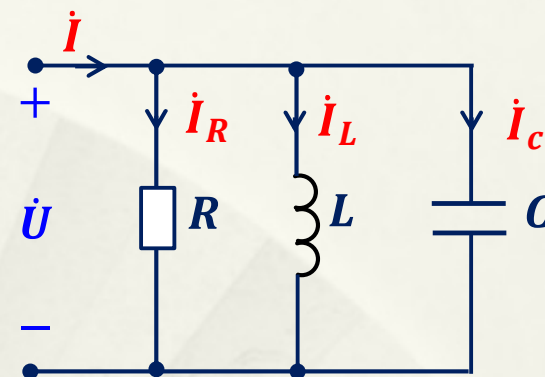
$$Y = \frac{1}{R} + jB_C - jB_L = \frac{1}{R} + j\frac{1}{X_C} - j\frac{1}{X_L}$$
$$= 0.1 + j0.125 - j0.067 = 0.1156\angle 30.11^\circ \text{ S}$$

$$\dot{I}_R = \frac{\dot{U}}{R} = 12\angle 0^\circ \text{ A} \quad \text{或} \quad \dot{I} = \dot{U}Y \approx 13.9\angle 30.3^\circ \text{ A}$$

$$\dot{I}_L = \frac{\dot{U}}{jX_L} = -j8 = 8\angle -90^\circ \text{ A}$$

$$\dot{I}_C = \frac{\dot{U}}{-jX_C} = j15 = 15\angle 90^\circ \text{ A}$$

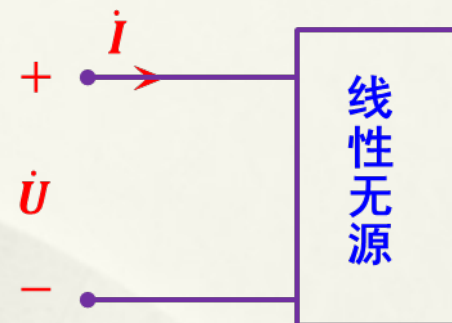
$$\dot{I} = \dot{I}_R + \dot{I}_L + \dot{I}_C \approx 13.9\angle 30.3^\circ \text{ A}$$





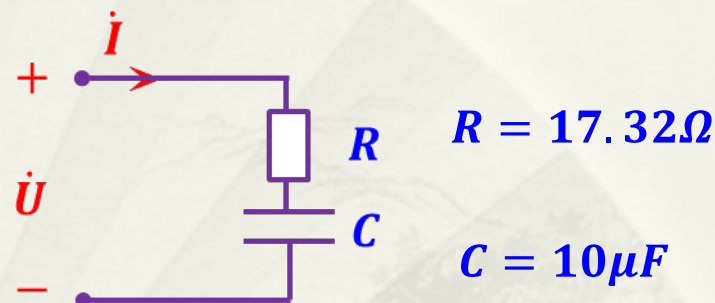
例2：图示二端网络，已知 $u(t) = 2\sqrt{2}\cos(10^4t + 30^\circ)V$ ,

$i(t) = 100\sqrt{2}\cos(10^4t + 60^\circ)mA$ ：求频域 $Z$ 、 $Y$ 及其等效元件参数。



解：  $\dot{U} = 2\angle 30^\circ V$   $\dot{I} = 100\angle 60^\circ mA$

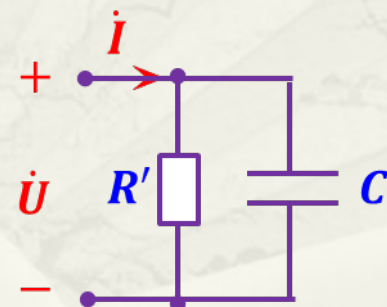
$$Z = \frac{\dot{U}}{\dot{I}} = 20\angle -30^\circ = 17.32 - j10 \Omega$$



$$Y = \frac{\dot{I}}{\dot{U}} = 0.05\angle 30^\circ = 0.0433 + j0.025 S$$

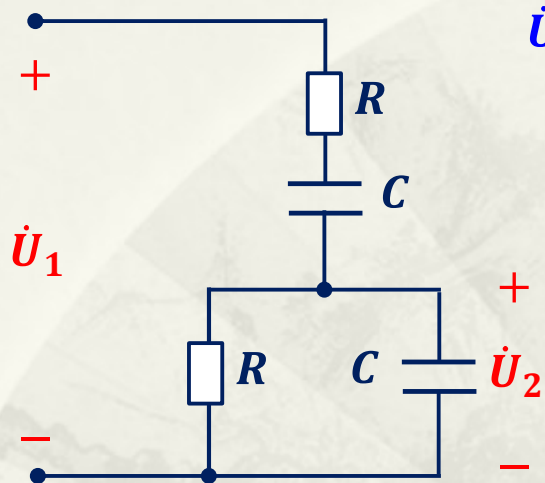
$$R' = \frac{1}{G'} = 23.1 \Omega$$

$$C' = \frac{B'}{\omega} = 2.5 \mu F$$





例3 图示电路，求角频率多大时可使 $\frac{U_2}{U_1}$ 的值最大，并求该最大值，说明相位关系。



$$\dot{U}_2 = \frac{\dot{U}_1}{R + \frac{1}{j\omega C} + \frac{R \times \frac{1}{j\omega C}}{R + \frac{1}{j\omega C}}} \times \frac{R \times \frac{1}{j\omega C}}{R + \frac{1}{j\omega C}} = \frac{\dot{U}_1 R}{3R + j\omega CR^2 - j\frac{1}{\omega C}}$$

$$j\omega CR^2 - j\frac{1}{\omega C} = 0 \quad \omega = \frac{1}{RC}$$

$$\left. \frac{U_2}{U_1} \right|_{\max} = \frac{1}{3} \quad \text{同相位}$$





## 5.5 正弦稳态电路频域分析

### 基本分析思路：

(1) 从时域电路模型转化为频域模型：

正弦电流、电压用相量表示； 无源支路用复阻抗表示。

(2) 选择适当的电路分析方法：

等效变换法（阻抗等效变换、电源等效变换）、网孔法、节点法、应用电路定理分析法等；

(3) 频域求解（复数运算）得到相量解；

(4) 频域解转化为时域解。



## 一. 无源电路的等效电路

n个阻抗串联，其等效阻抗（即输入阻抗）为

$$Z = \sum_{k=1}^n Z_k \quad (k = 1, 2, 3, \dots, n)$$

n个阻抗并联，其等效导纳（即输入导纳）为

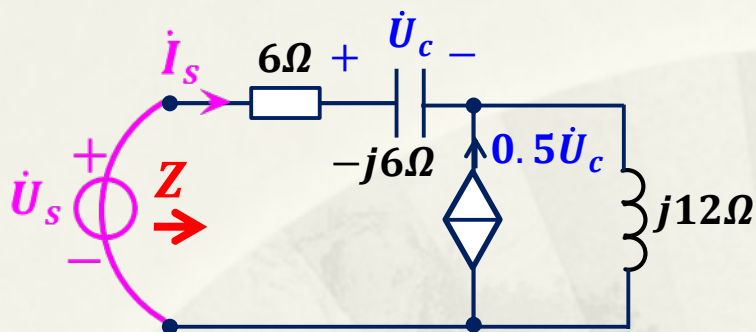
$$Y = \sum_{k=1}^n Y_k \quad (k = 1, 2, 3, \dots, n)$$

线性无独立源的单口电路，其输入阻抗与输入导纳的定义分别为

$$Z = \frac{\dot{U}}{\dot{I}} \quad Y = \frac{\dot{I}}{\dot{U}} = \frac{1}{Z}$$



例1 图示电路，求输入阻抗 $Z$ 。



解： 用外施电压源法求

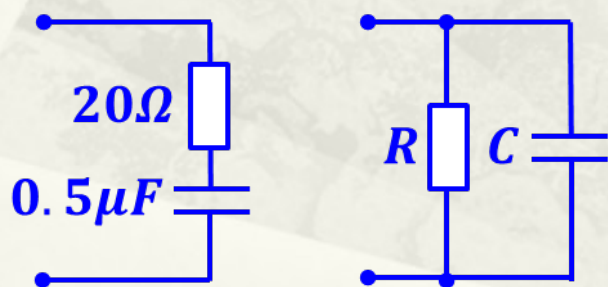
可列出KVL方程为

$$\dot{U}_s = (6 - j6)\dot{I}_s + j12(\dot{I}_s + 0.5\dot{U}_c)$$

$$\text{又 } \dot{U}_c = -j6\dot{I}_s$$

$$Z = \frac{\dot{U}_s}{\dot{I}_s} = 42.4 \angle 8.13^\circ \Omega$$

例2 图示电路，求 $\omega = 10^5 \text{ rad/s}$ 时的并联等效电路。



$$R = 40\Omega, C = 0.25\mu F$$

$$Z = 20 - j20 \Omega$$

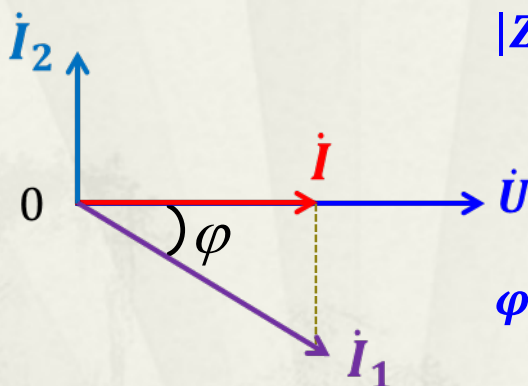
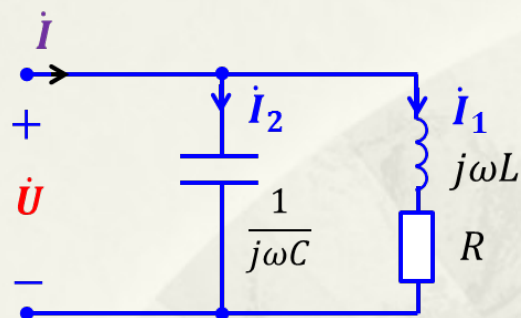
$$Y = \frac{1}{Z} = 0.25 + j0.025 \text{ S}$$

$$Y = \frac{1}{R} + j\omega C$$

$$\frac{1}{R} + j\omega C = 0.25 + j0.025 \text{ S}$$



例3 图示电路,  $U = 160V$ ,  $\omega = 10^3 rad/s$ ,  $I_1 = 10A$ ,  $I = 6A$ ,  $\dot{U}$ 与 $\dot{I}$ 同相位, 求 $R, L, C, I_2$  的值。



$$|Z| = \frac{U}{I_1} = \frac{160}{10} = 16 \Omega$$

$$\varphi = \arctan \frac{I_2}{I} = \arctan \frac{8}{6} = 53.1^\circ$$

解: 设:  $\dot{U} = 160 \angle 0^\circ V$

$$R = |Z| \cos \varphi = 16 \cos 53.1^\circ = 12.8 \Omega$$

$$I_1^2 = I^2 + I_2^2 \Rightarrow I_2 = 8 A$$

$$\omega L = |Z| \sin \varphi = 16 \sin 53.1^\circ$$

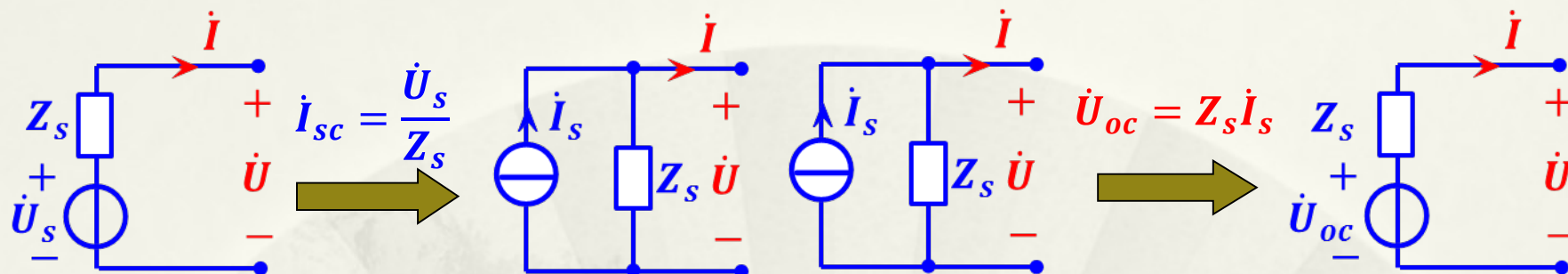
$$I_2 = \frac{U}{\frac{1}{\omega C}} \Rightarrow C = \frac{I_2}{\omega U} = 50 \mu F$$

$$L = 12.8 mH$$



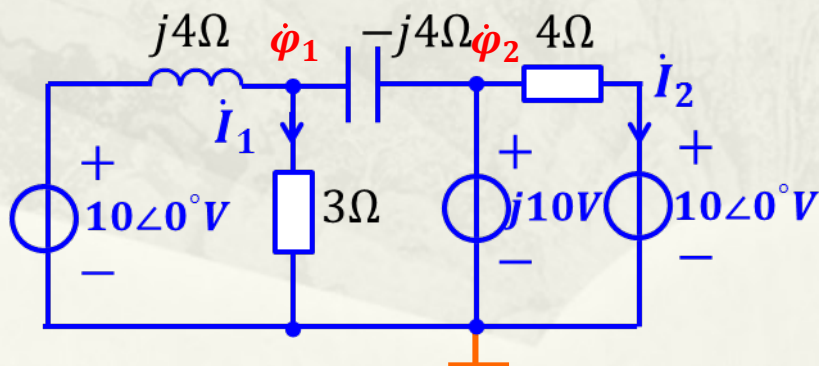


## 二. 电压源与电流源的等效变换



## 三. 网孔法、节点法、电路定理等的应用

例4 用节点法求图示电路的电流。



$$\left(\frac{1}{3} + \frac{1}{j4} + \frac{1}{-j4}\right) \phi_1 - \frac{1}{-j4} \phi_2 = \frac{10 \angle 0^\circ}{j4}$$

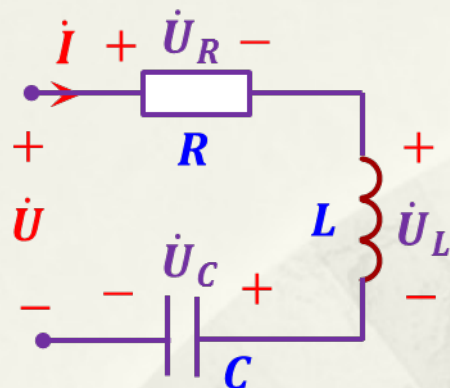
$$\phi_2 = j10 \quad \phi_1 = 10.6 \angle -135^\circ \text{ A}$$

$$\dot{I}_1 = \frac{\phi_1}{3} = 3.53 \angle -135^\circ \text{ A}$$

$$\dot{I}_2 = \frac{\phi_2 - 10}{4} = 2.5\sqrt{2} \angle 135^\circ \text{ A}$$



例5：已知：图示电路中电压有效值  $U_R = 6V, U_L = 18V, U_C = 10V$ 。求  $U = ?$



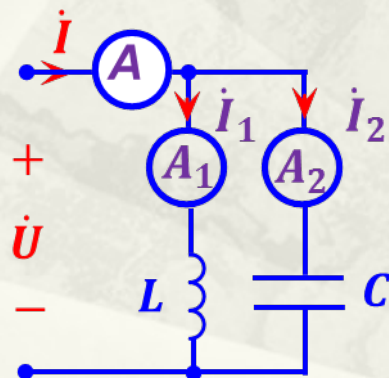
解：设  $\dot{i} = I\angle 0^\circ$  A (参考相量)

$$\dot{U}_R = 6\angle 0^\circ \text{ V} \quad \dot{U}_L = 18\angle 90^\circ \text{ V} \quad \dot{U}_C = 10\angle -90^\circ \text{ V}$$

$$\dot{U} = \dot{U}_R + \dot{U}_L + \dot{U}_C = 6 + j18 - j10 = 10\angle 53.1^\circ \text{ V}$$

$$U = 10 \text{ V}$$

例6：已知图示电路中电流表A1、A2读数均为10A。求电流表A的读数。



解：设  $\dot{U} = U\angle 0^\circ$  V (参考相量)

$$\dot{i}_1 = 10\angle -90^\circ \text{ A} \quad \dot{i}_2 = 10\angle 90^\circ \text{ A}$$

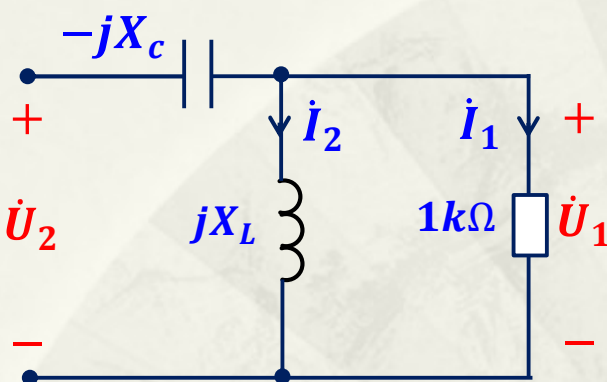
$$\dot{i} = \dot{i}_1 + \dot{i}_2 = 0 \quad \text{电流表A的读数为零。}$$

说明：(1) 参考相量选择：串联电路可选电流、并联电路可选电压作为参考相量；(2) 有效值不满足KCL、KVL。



例7 图示电路，电路的频率 $\omega = 1000\text{rad/s}$ ,  $C = 4\mu\text{F}$ ,  $\frac{I_1}{I_2} = \frac{1}{3}$ 。求 $\dot{U}_1$ 在相位上超前 $\dot{U}_2$ 的角度。

解:  $X_C = \frac{1}{\omega C} = 250\Omega$



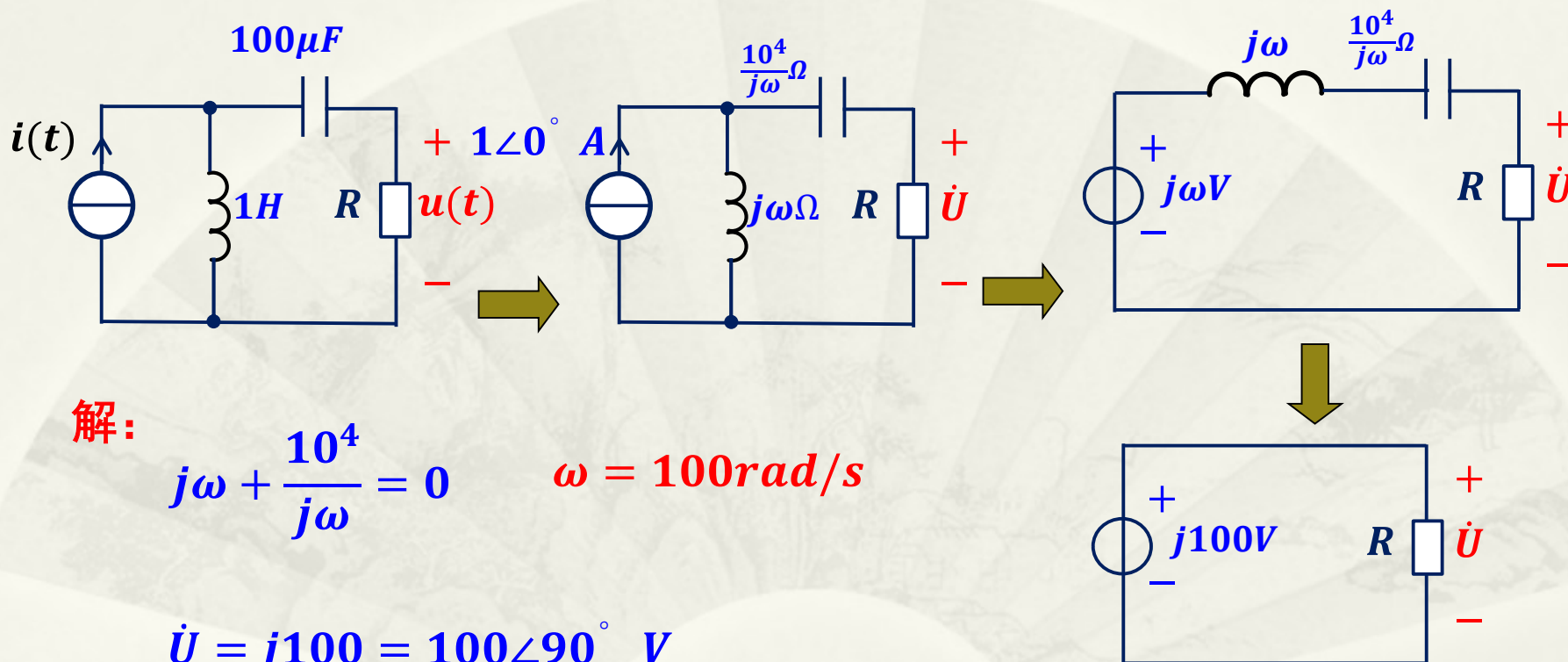
$\frac{I_1}{I_2} = \frac{\frac{U_1}{R}}{\frac{U_1}{X_L}} = \frac{X_L}{R} = \frac{1}{3} \Rightarrow X_L = \frac{1000}{3}\Omega$

$$\dot{U}_1 = \frac{\frac{R \cdot jX_L}{R + jX_L}}{-jX_C + \frac{R \cdot jX_L}{R + jX_L}} \dot{U}_2 = \frac{RX_L}{RX_L - RX_C - jX_L^2} \dot{U}_2$$
$$= 2\sqrt{2} \angle 45^\circ \dot{U}_2$$

$\varphi = 45^\circ$



例8 如图,  $i(t) = \sqrt{2}\cos\omega t A$ , 求 $\omega$  为何值时,  $u(t)$ 与电阻 $R$  ( $R$ 不等于0) 无关, 并求此时的 $u(t)$ 。



$$u(t) = 100\sqrt{2}\cos(100t + 90^\circ) \text{ V}$$





例9 图示电路。改变 $R$ ，要求电流 $I$ 不变。求 $L$ 、 $C$ 、 $\omega$ 应满足何种关系？

解： 当 $R = 0$ 时：  $\dot{I} = j(\omega C - \frac{1}{\omega L})\dot{U}$

当 $R = \infty$ 时：  $\dot{I} = j\omega C\dot{U}$

依题意，有  $\left| \omega C - \frac{1}{\omega L} \right| = \omega C$

$$\omega C - \frac{1}{\omega L} = \omega C \quad (\text{无解})$$

$$\frac{1}{\omega L} - \omega C = \omega C \quad \omega = \sqrt{\frac{1}{2LC}}$$

