

# 电路原理

周期

信息学院 常青

changqing@ecust.edu.cn

# 第9章 正弦稳态分析

-----正弦激励下动态电路的稳态响应

9.1 阻抗和导纳

9.2 相量图

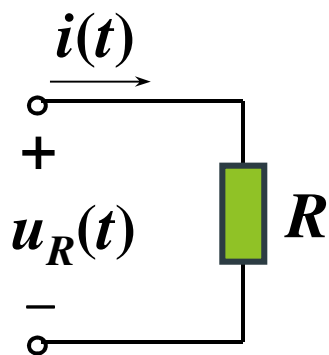
9.3 正弦稳态电路分析

9.4 正弦电路功率

## 9.1 阻抗和导纳

### 一、元件特性的相量形式

#### 1. 电阻



已知  $i(t) = \sqrt{2}I \sin(\omega t + \psi)$

则  $u_R(t) = Ri(t) = \sqrt{2}RI \sin(\omega t + \psi)$

相量形式:

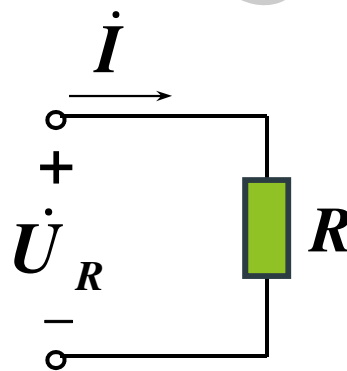
$$\dot{I} = I \angle \psi$$

有效值关系:  $U_R = RI$

$$\dot{U}_R = RI \angle \psi$$

相位关系:  $u, i$  同相

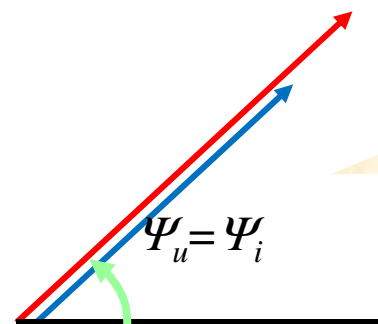
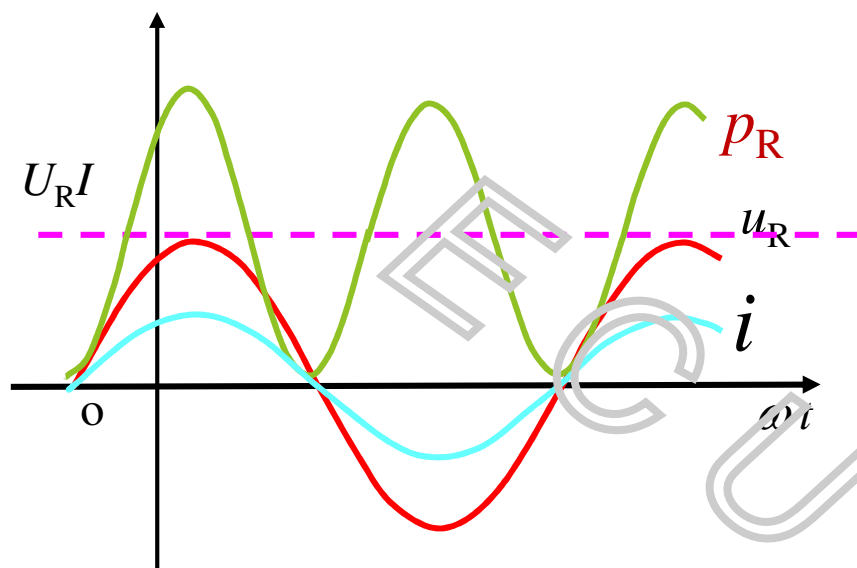
相量关系



相量模型

相量图

## 波形图及相量图



同相位

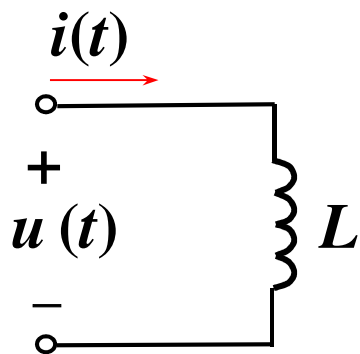
瞬时功率

$$\begin{aligned} p_R &= u_R i = \sqrt{2} U_R \sqrt{2} I \cos^2(\omega t + \Psi_i) \\ &= U_R I [1 + \cos 2(\omega t + \Psi_i)] \end{aligned}$$

瞬时功率以 $2\omega$ 交变，始终大于零，表明电阻始终吸收功率

## 2. 电感

时域



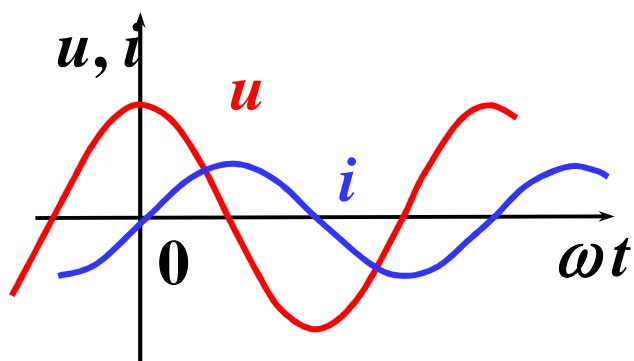
时域模型

$$i(t) = \sqrt{2}I \sin \omega t$$

$$u(t) = L \frac{di(t)}{dt}$$

$$= \sqrt{2}\omega L I \cos \omega t$$

$$= \sqrt{2}\omega L I \sin(\omega t + 90^\circ)$$



波形图

频域

$$\dot{I} = I \angle 0^\circ$$

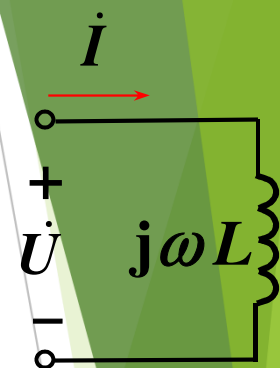
$$\dot{U} = j\omega L \dot{I}$$

有效值关系

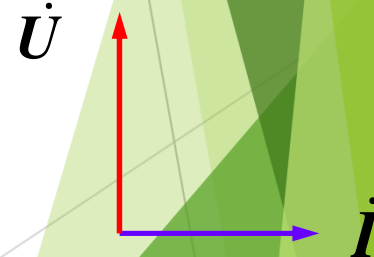
$$U = \omega L I$$

相位关系

$u$  超前  $i$   $90^\circ$



相量模型



相量图

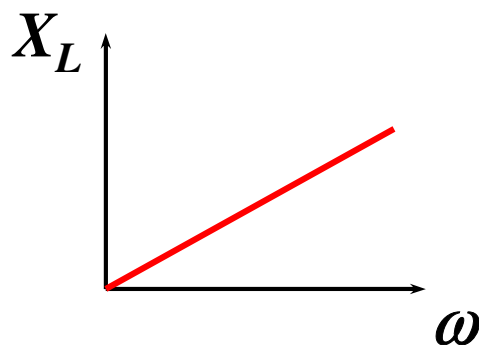
$$U = \omega L I$$

$$X_L = U/I = \omega L = 2\pi f L, \quad \text{单位: } \Omega$$

感抗(*inductive reactance*)

感抗的物理意义:

- (1) 表示限制电流的能力;
- (2) 感抗和频率成正比。



$\omega = 0$  (直流),  $X_L = 0$ , 短路;

$\omega \rightarrow \infty$ ,  $X_L \rightarrow \infty$ , 开路;

- (3) 由于感抗的存在使电流落后电压。

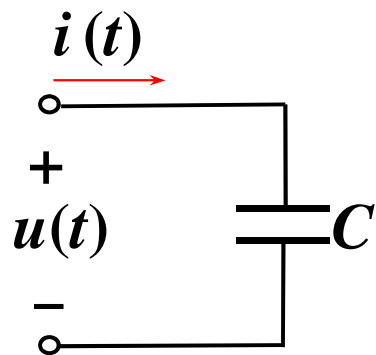
错误的写法

$$\omega L \neq \frac{u}{i}$$

$$\omega L \neq \frac{\dot{U}}{\dot{I}}$$

### 3. 电容

时域



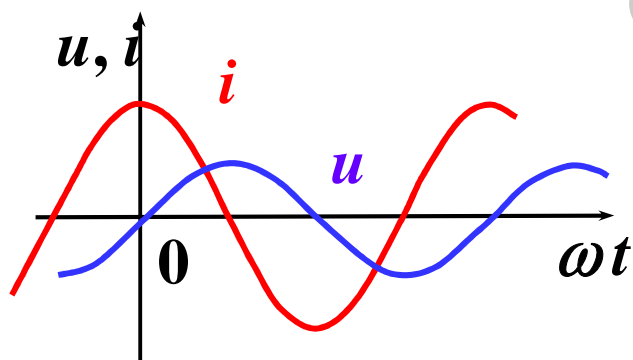
时域模型

$$u(t) = \sqrt{2}U \sin \omega t$$

$$i(t) = C \frac{du(t)}{dt}$$

$$= \sqrt{2}\omega C U \cos \omega t$$

$$= \sqrt{2}\omega C U \sin(\omega t + 90^\circ)$$



波形图

频域

$$\dot{U} = U \angle 0^\circ$$

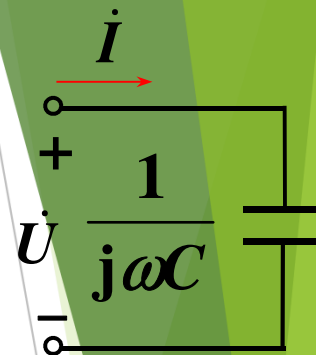
$$\dot{I} = j\omega C \dot{U}$$

有效值关系

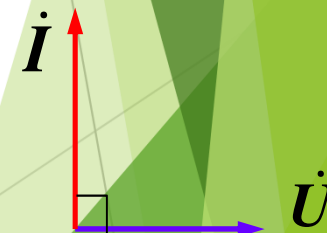
$$I = \omega C U$$

相位关系

$i$  超前  $u$   $90^\circ$



相量模型



相量图

$$I = \omega C U$$

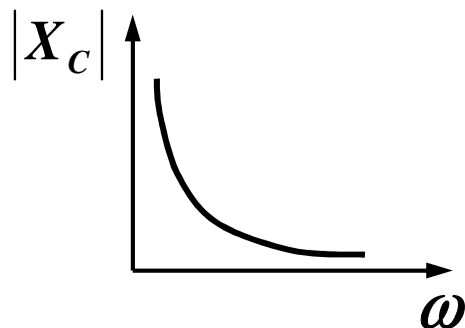
$$\frac{U}{I} = \frac{1}{\omega C}$$

$$X_c = -\frac{1}{\omega C}$$

容抗 (*capacitive reactance*)

容抗的物理意义:

- (1) 表示限制电流的能力;
- (2) 容抗的绝对值和频率成反比。



$\omega = 0$  (直流),  $|X_c| \rightarrow \infty$ , 隔直作用;

$\omega \rightarrow \infty$ ,  $X_c \rightarrow 0$ , 旁路作用;

- (3) 由于容抗的存在使电流领先电压。

错误的写法

$$\frac{1}{\omega C} \neq \frac{u}{i}$$

$$\frac{1}{\omega C} \neq \frac{\dot{U}}{\dot{I}}$$



## 二、电路定律的相量形式和电路的相量模型

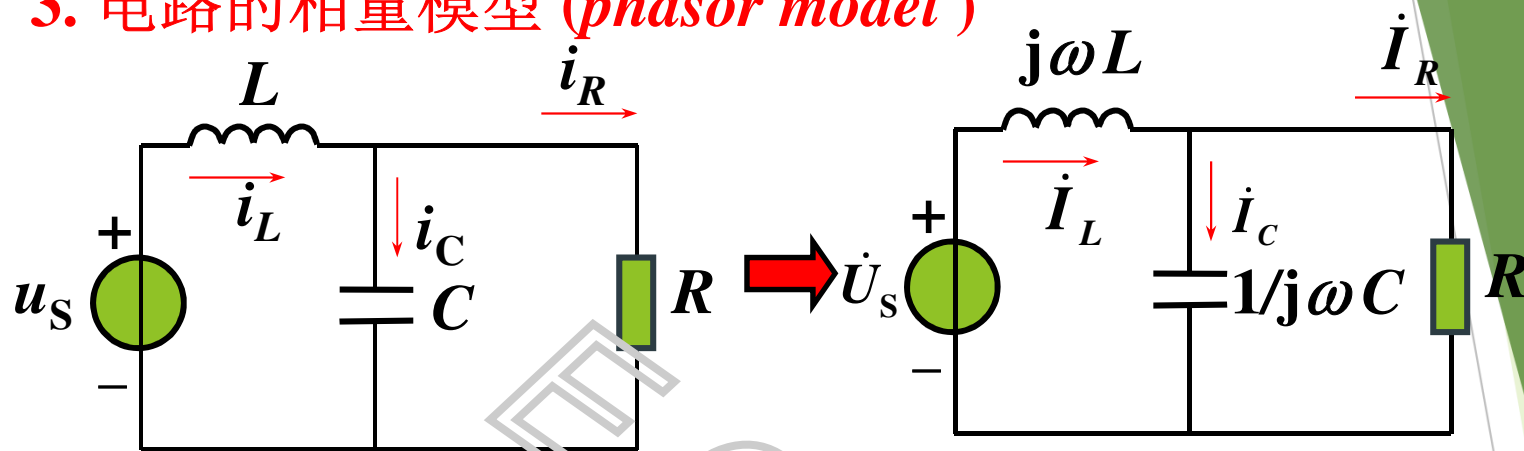
### 1. 基尔霍夫定律的相量形式

$$\begin{aligned}\sum i(t) = 0 &\Rightarrow \sum \dot{I} = 0 \\ \sum u(t) = 0 &\Rightarrow \sum \dot{U} = 0\end{aligned}$$

### 2. 电路元件的相量关系

$$\begin{aligned}u &= Ri & \dot{U} &= R\dot{I} \\ u &= L \frac{di}{dt} & \dot{U} &= j\omega L\dot{I} \\ u &= \frac{1}{C} \int i dt & \dot{U} &= \frac{1}{j\omega C} \dot{I}\end{aligned}$$

### 3. 电路的相量模型 (phasor model)



时域电路

$$\begin{cases} i_L = i_C + i_R \\ L \frac{di_L}{dt} + \frac{1}{C} \int i_C dt = u_s \\ R i_R = \frac{1}{C} \int i_C dt \end{cases}$$

时域列写微分方程

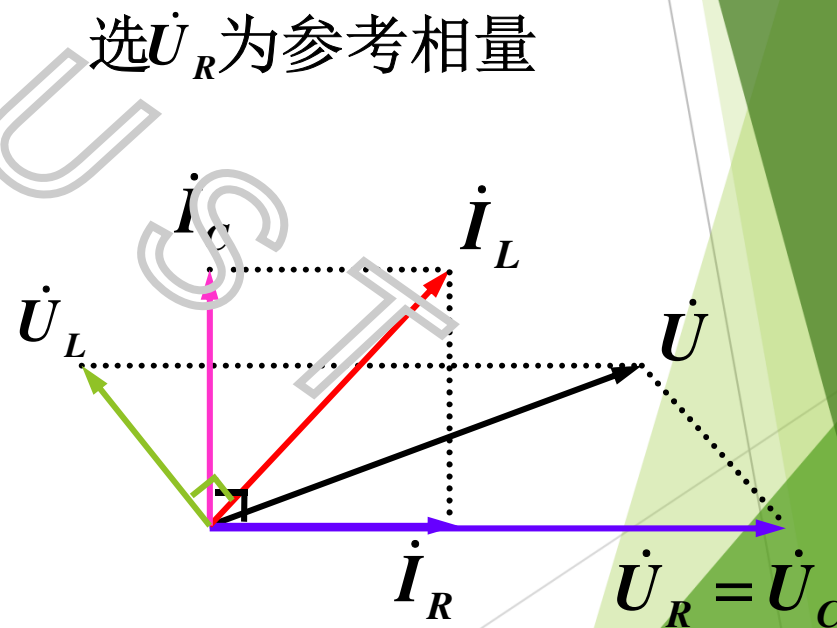
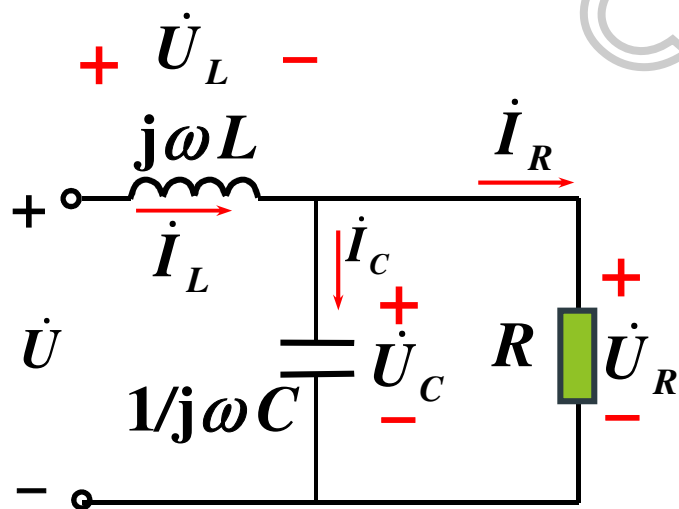
相量模型

$$\begin{cases} \dot{I}_L = \dot{I}_C + \dot{I}_R \\ j\omega L \dot{I}_L + \frac{1}{j\omega C} \dot{I}_C = \dot{U}_s \\ R \dot{I}_R = \frac{1}{j\omega C} \dot{I}_C \end{cases}$$

相量形式代数方程

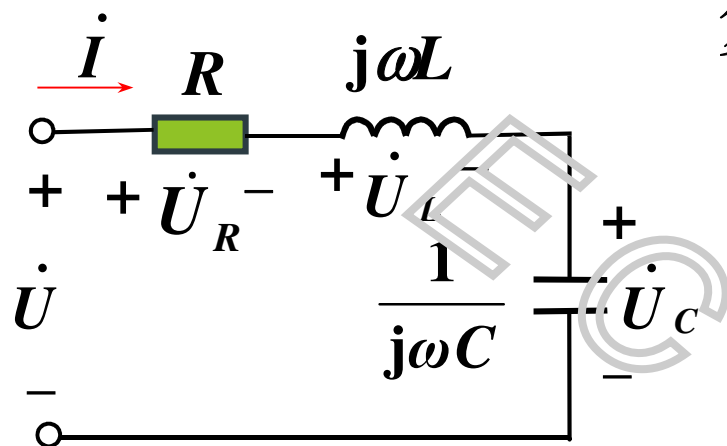
#### 4. 相量图(*phasor diagram*)

- (1) 同频率的正弦量才能表示在同一个相量图中;
- (2) 相量以 $\omega$ 角速度逆时针方向旋转;
- (3) 选定一个参考相量(设初相位为零)。



### 三、复阻抗和复导纳

#### 1. 复阻抗(complex impedance)



复阻抗  $Z = \frac{\dot{U}}{\dot{I}} = \frac{\dot{U}_R + \dot{U}_L + \dot{U}_C}{\dot{I}}$

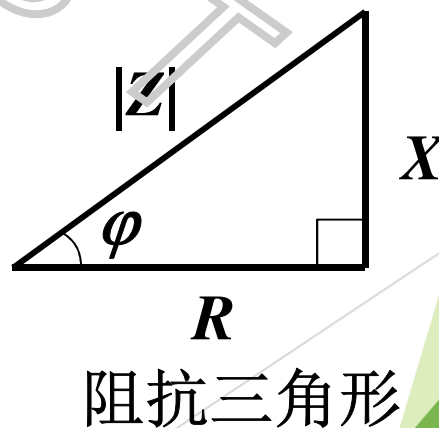
$$= R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C}$$
$$= R + j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)$$
$$= R + jX$$

电阻

电抗

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

$$\left\{ \begin{array}{l} |Z| = \frac{U}{I} \quad \text{阻抗模} \quad \text{单位: } \Omega \\ \varphi = \psi_u - \psi_i \quad \text{阻抗角} \end{array} \right.$$



阻抗三角形

具体分析一下  $RLC$  串联电路：

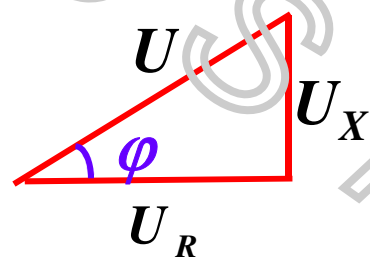
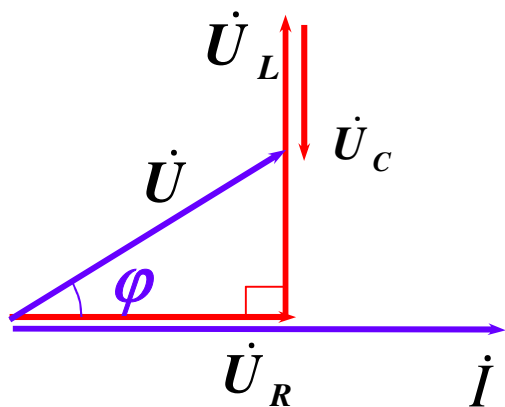
$$Z = R + j(\omega L - 1/\omega C) = |Z| \angle \varphi$$

$\omega L > 1/\omega C$  ,  $X > 0$  ,  $\varphi > 0$  , 电压领先电流, 电路呈感性;

$\omega L < 1/\omega C$  ,  $X < 0$  ,  $\varphi < 0$  , 电压落后电流, 电路呈容性;

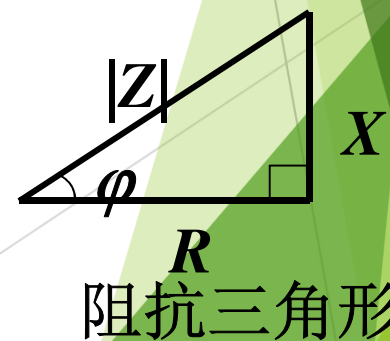
$\omega L = 1/\omega C$  ,  $X = 0$  ,  $\varphi = 0$  , 电压与电流同相, 电路呈电阻性。

画相量图：选电流为参考向量( $\omega L > 1/\omega C$ )



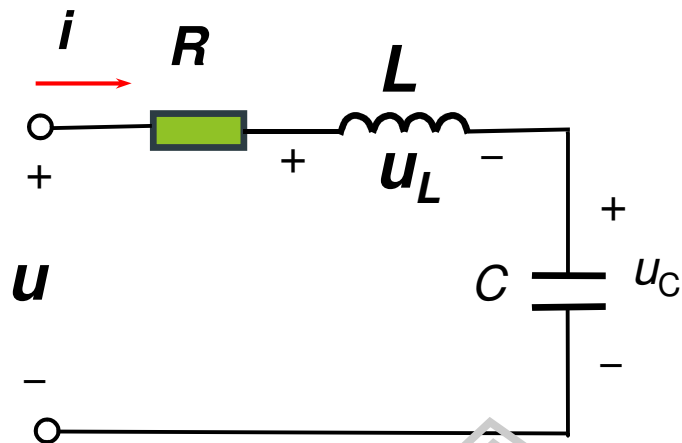
电压三角形

$$U = \sqrt{U_R^2 + U_X^2}$$



阻抗三角形

例

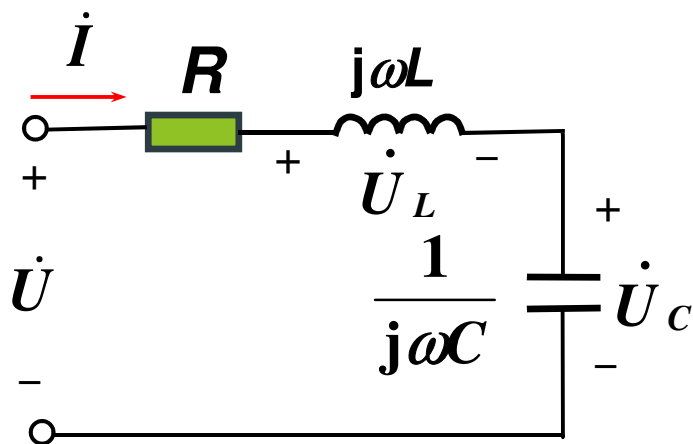


已知:  $R=15\Omega$ ,  $L=0.3\text{mH}$ ,  $C=0.2\mu\text{F}$ ,

$u = 5\sqrt{2} \sin(\omega t + 60^\circ) \text{V}$ ,  $f = 3 \times 10^4 \text{Hz}$

求  $i$ ,  $u_R$ ,  $u_L$ ,  $u_C$ 。

解 其相量模型为



$$\dot{U} = 5\angle 60^\circ \text{V}$$

$$j\omega L = j2\pi \times 3 \times 10^4 \times 0.3 \times 10^{-3} = j56.5\Omega$$

$$-j\frac{1}{\omega C} = -j\frac{1}{2\pi \times 3 \times 10^4 \times 0.2 \times 10^{-6}} = -j26.5\Omega$$

$$Z = R + j\omega L - j\frac{1}{\omega C} = 15 + j56.5 - j26.5 = 33.54\angle 63.4^\circ \Omega$$

$$\dot{I} = \frac{\dot{U}}{Z} = \frac{5\angle 60^\circ}{33.54\angle 63.4^\circ} = 0.149\angle -3.4^\circ \text{ A}$$

$$\dot{U}_R = R\dot{I} = 15 \times 0.149\angle -3.4^\circ = 2.235\angle -3.4^\circ \text{ V}$$

$$\dot{U}_L = j\omega L\dot{I} = 56.5\angle 90^\circ \times 0.149\angle -3.4^\circ = 8.42\angle 86.4^\circ \text{ V}$$

$$\dot{U}_C = -j\frac{1}{\omega C}\dot{I} = 26.5\angle -90^\circ \times 0.149\angle -3.4^\circ = 3.95\angle -93.4^\circ \text{ V}$$

则

$$i = 0.149\sqrt{2}\sin(\omega t - 3.4^\circ) \text{ A}$$

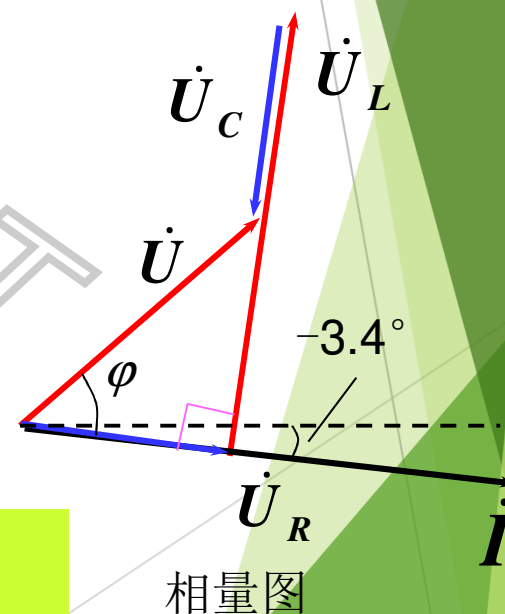
$$u_R = 2.235\sqrt{2}\sin(\omega t - 3.4^\circ) \text{ V}$$

$$u_L = 8.42\sqrt{2}\sin(\omega t + 86.6^\circ) \text{ V}$$

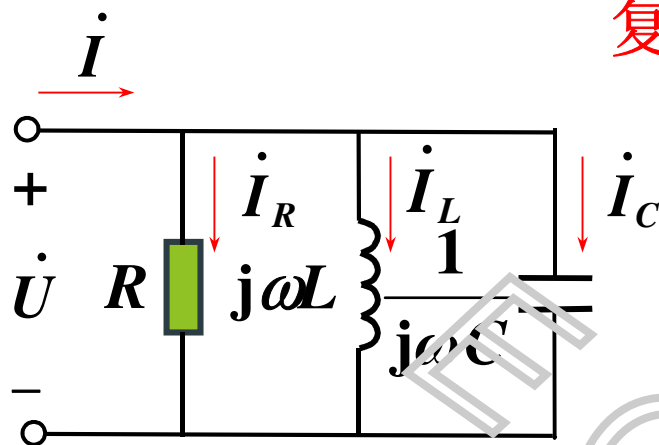
$$u_C = 3.95\sqrt{2}\sin(\omega t - 93.4^\circ) \text{ V}$$

**$U_L=8.42\text{V}>U=5\text{V}$ ，分电压大于总电压，**

**为什么？**



## 2. 复导纳(admittance)



$$\begin{aligned}
 \text{复导纳 } Y &= \frac{\dot{I}}{\dot{U}} = \frac{\dot{I}_R + \dot{I}_L + \dot{I}_C}{\dot{U}} \\
 &= \frac{1}{R} + \frac{1}{j\omega L} + \frac{1}{1/j\omega C} \\
 &= G - j\frac{1}{\omega L} + j\omega C \\
 &= G + j(B_L + B_C) \\
 &= G + jB
 \end{aligned}$$

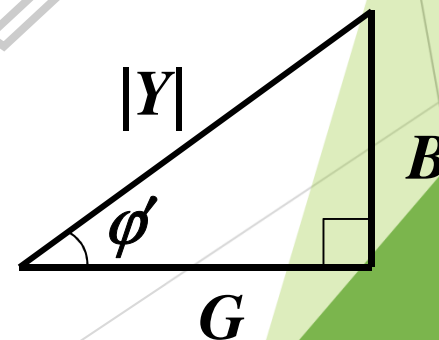
$$Y = \frac{\dot{I}}{\dot{U}} = G + jB = |Y| \angle \phi'$$

$$\begin{cases} |Y| = \frac{I}{U} & \text{导纳的模} \\ \phi' = \psi_i - \psi_u & \text{导纳角} \end{cases}$$

单位: S

电导

电纳

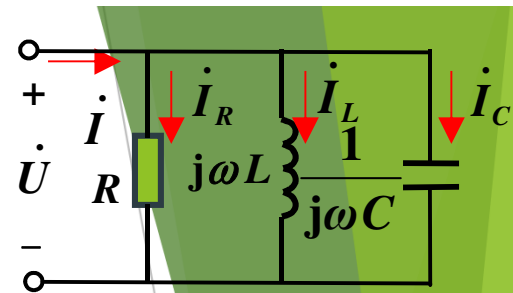


导纳三角形



## 具体分析一下 $RLC$ 并联电路

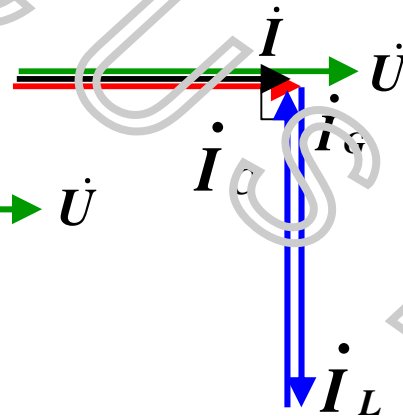
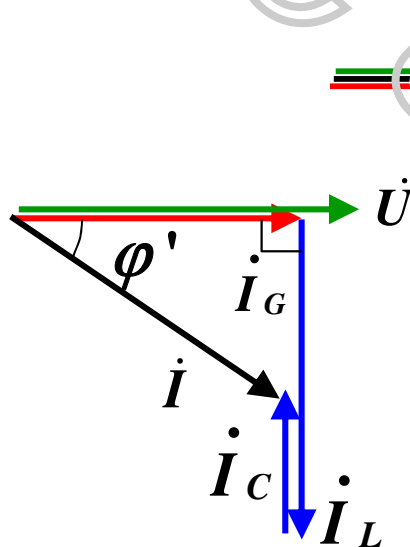
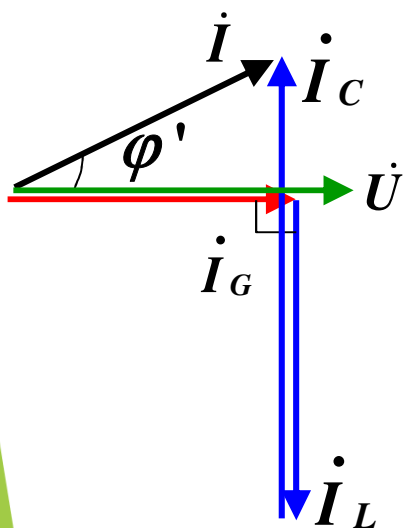
$$Y = G + j(\omega C - 1/\omega L) = |Y| \angle \varphi'$$



$\omega C > 1/\omega L$  ,  $B > 0$  ,  $\varphi' > 0$  , 电压落后电流, 电路呈容性;

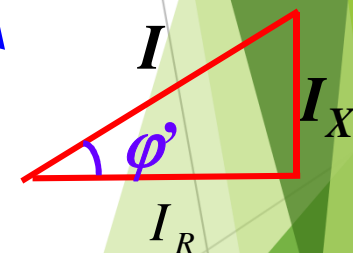
$\omega C < 1/\omega L$  ,  $B < 0$  ,  $\varphi' < 0$  , 电压领先电流, 电路呈感性;

$\omega C = 1/\omega L$  ,  $B = 0$  ,  $\varphi' = 0$  , 电压与电流同相, 电路呈阻性。

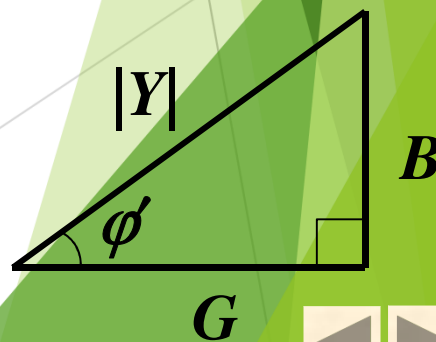


电流三角形

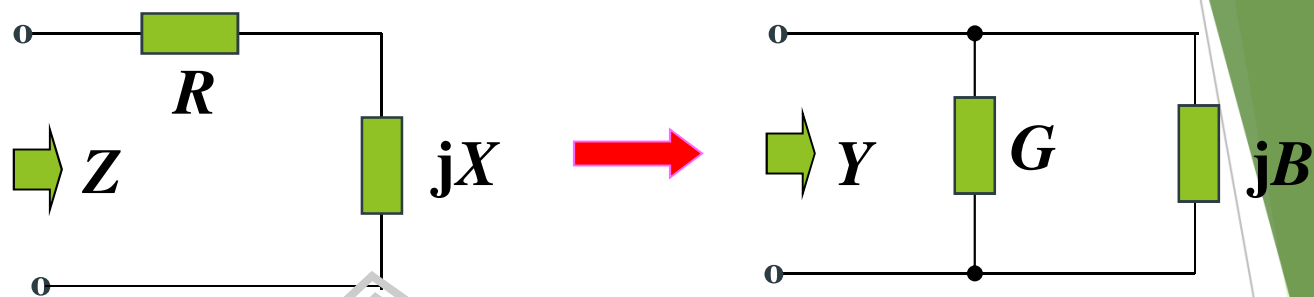
相似



导纳三角形



### 3. 复阻抗和复导纳的等效变换



$$Z = R + jX = |Z| \angle \varphi \Rightarrow Y = G + jB = |Y| \angle \varphi'$$

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

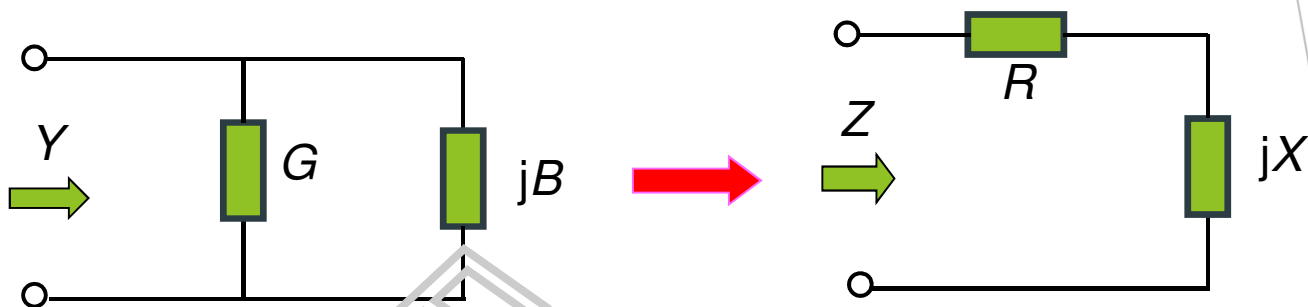
$$Y = \frac{1}{Z}$$

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

$$|Y| = \frac{1}{|Z|}, \quad \varphi' = -\varphi$$

一般情况  $G \neq 1/R$   $B \neq 1/X$

同样，若由  $Y$  变为  $Z$ ，则有：



$$Y = G + jB = |Y| \angle \varphi', \quad Z = R + jX = |Z| \angle \varphi$$

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

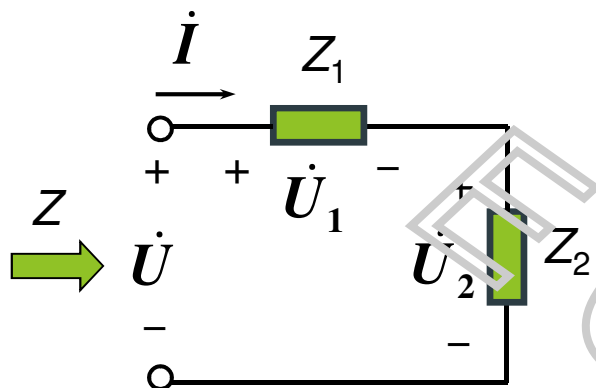
$$\therefore R = \frac{G}{G^2 + B^2}, \quad X = \frac{-B}{G^2 + B^2}$$

$$|Y| = \frac{1}{|Z|}, \quad \varphi = -\varphi'$$

## 4. 阻抗串、并联

$$\dot{U} = \dot{U}_1 + \dot{U}_2 = \dot{I}Z_1 + \dot{I}Z_2 = \dot{I}(Z_1 + Z_2)$$

两个阻抗串联

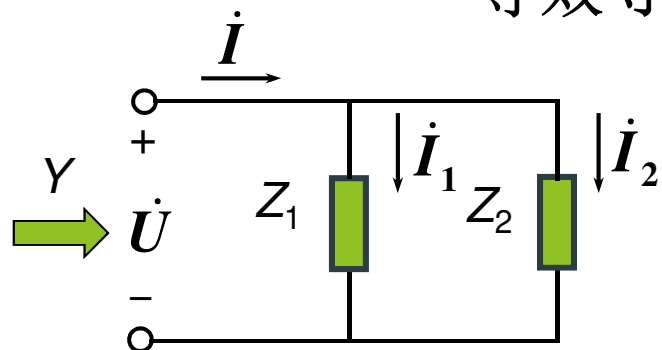


等效阻抗  $Z = Z_1 + Z_2$

分压公式  $\dot{U}_1 = \frac{Z_1}{Z_1 + Z_2} \dot{U}$ ,

$$\dot{U}_2 = \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2} \dot{U}$$

两个阻抗并联



等效导纳

$$Y = Y_1 + Y_2 = \frac{1}{Z_1} + \frac{1}{Z_2} = \frac{Z_1 + Z_2}{Z_1 Z_2}$$

等效阻抗

$$Z = \frac{Z_1 Z_2}{Z_1 + Z_2}$$

分流公式

$$\dot{I}_1 = \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2} \dot{I}, \quad \dot{I}_2 = \frac{Z_1}{Z_1 + Z_2} \dot{I}$$

## $n$ 个阻抗串联

等效阻抗  $Z = \sum_{k=1}^n Z_k$

分压公式  $\dot{U}_k = \frac{Z_k}{\sum_{k=1}^n Z_k} \dot{U} \quad (k = 1, 2, \dots, n)$

## $n$ 个导纳并联

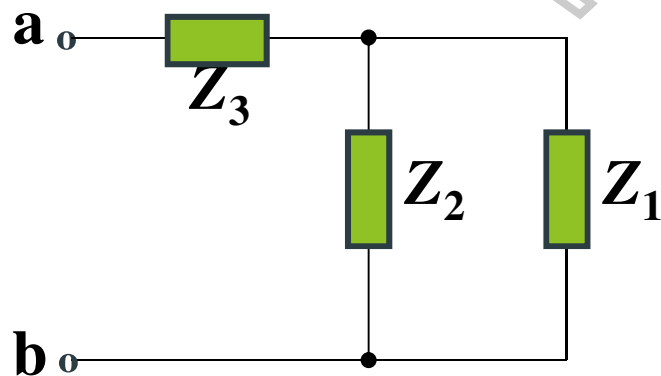
等效导纳  $Y = \sum_{k=1}^n Y_k$

分流公式  $\dot{I}_k = \frac{Y_k}{\sum_{k=1}^n Y_k} \dot{I} \quad (k = 1, 2, \dots, n)$

串联:  $Z = \sum Z_k$  ,  $\dot{U}_k = \frac{Z_k}{\sum Z_k} \dot{U}$

并联:  $Y = \sum Y_k$  ,  $\dot{I}_k = \frac{Y_k}{\sum Y_k} \dot{I}$

**例1** 已知  $Z_1=10+j6.28\Omega$   
 $Z_2=20-j31.9\Omega$   
 $Z_3=15+j15.7\Omega$   
求  $Z_{ab}$ 。

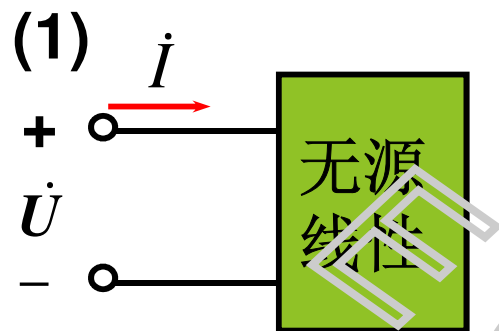


$$Z_{ab} = Z_3 + \frac{Z_1 Z_2}{Z_1 + Z_2} = Z_3 + Z$$

$$\begin{aligned} Z &= \frac{(10 + j6.28)(20 - j31.9)}{10 + j6.28 + 20 - j31.9} \\ &= \frac{11.81 \angle 32.13^\circ \times 37.65 \angle -57.61^\circ}{39.45 \angle -40.5^\circ} \\ &= 10.89 + j2.86\Omega \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \therefore Z_{ab} &= Z_3 + Z = 15 + j15.7 + 10.89 + j2.86 \\ &= 25.89 + j18.56 = 31.9 \angle 35.6^\circ \Omega \end{aligned}$$

小结:



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

相量形式  
欧姆定理

(2)  $Z$ 是与 $u, i$ 无关的复数。

(3) 根据 $Z$ 、 $Y$ 可确定无源二端网络的性能

(4) 一般情况 $Z$ 、 $Y$ 均是 $\omega$ 的函数

## 9-2 用相量图分析电路

### 1. 定性画相量图方法

关键：选择合适参考相量

串联电路以电流为参考相量，并联电路以电压为参考相量。

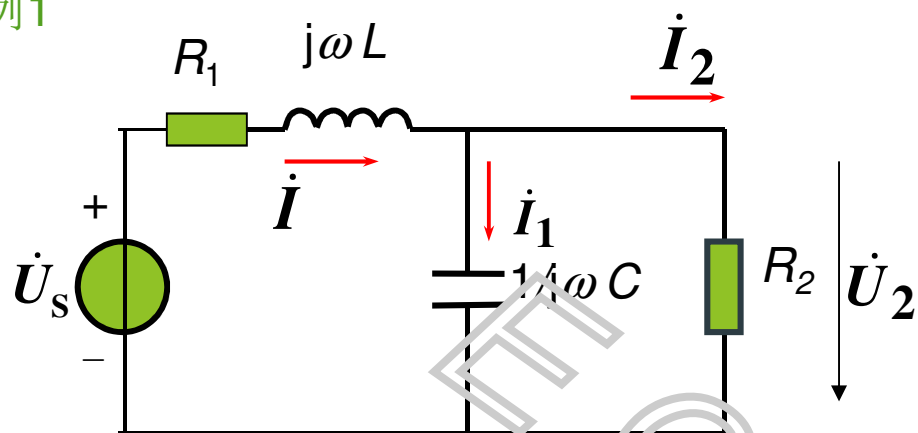
明白元件和支路的电压、电流相量关系：

元件：{  
**R**: 电压与电流同相  
**L**: 电压超前电流 $90^\circ$   
**C**: 电流超前电压 $90^\circ$

支路：{  
**RL**支路：电压超前电流 $\varphi$ 角  
**RC**支路：电流超前电压 $\varphi$ 角  
 $90^\circ > \varphi > 0^\circ$



例1

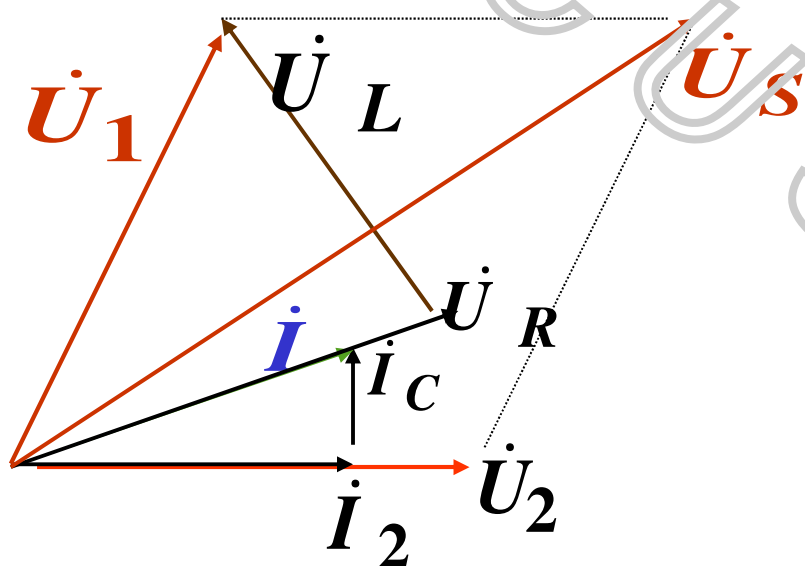


以  $\dot{U}_2$  为参考相量

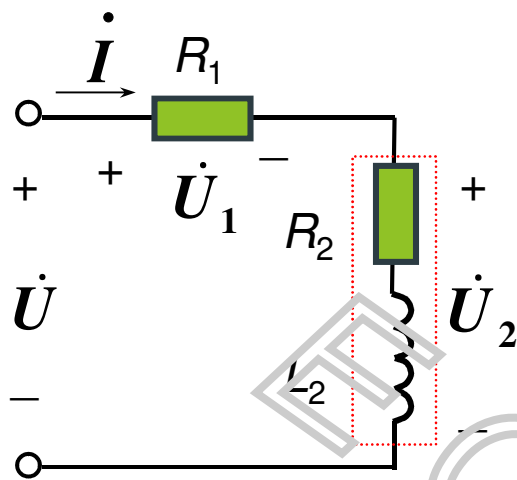
$$\dot{I} = \dot{I}_1 + \dot{I}_2$$

$$\dot{U}_1 = \dot{U}_R + \dot{U}_L$$

$$\dot{U}_s = \dot{U}_1 + \dot{U}_2$$



例2.

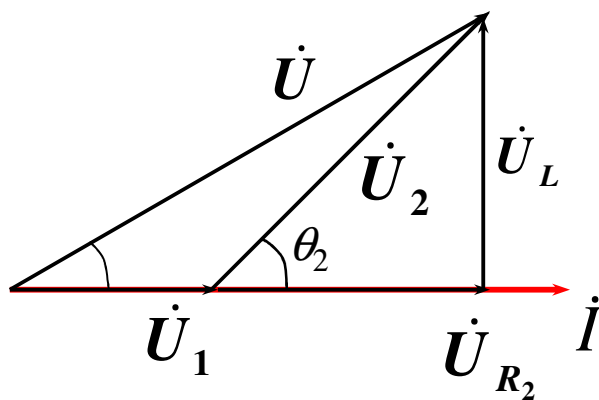


已知：  $U=115\text{V}$  ,  $U_1=55.4\text{V}$  ,  $U_2=80\text{V}$  ,

$R_1=32\Omega$  ,  $f=50\text{Hz}$

求： 线圈的电阻  $R_2$  和电感  $L_2$  。

解一用相量图分析。



$$I = U_1 / R_1 = 55.4 / 32 = 1.73\text{A}$$

$$U^2 = U_1^2 + U_2^2 - 2U_1U_2 \cos(180^\circ - \theta_2)$$

$$= U_1^2 + U_2^2 + 2U_1U_2 \cos \theta_2$$

$$\therefore \theta_2 = 64.9^\circ$$

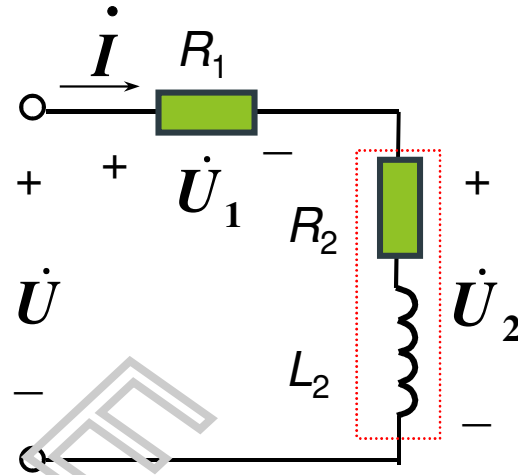
$$U_L = U_2 \sin \theta = 72.46\text{V}$$

$$X_L = \frac{U_L}{I} = 41.88\Omega$$

$$L = X_L / (2\pi f) = 0.133\text{H}$$

$$U_R = U_2 \cos \theta = 33.92\text{V}$$

$$R = \frac{U_R}{I} = 19.6\Omega$$



解二

$$I = U_1 / R_1 = 55.4 / 32 = 1.73 \text{ A}$$

$$I = \frac{115}{\sqrt{(32 + R_2)^2 + (\omega L_2)^2}} = 1.73$$

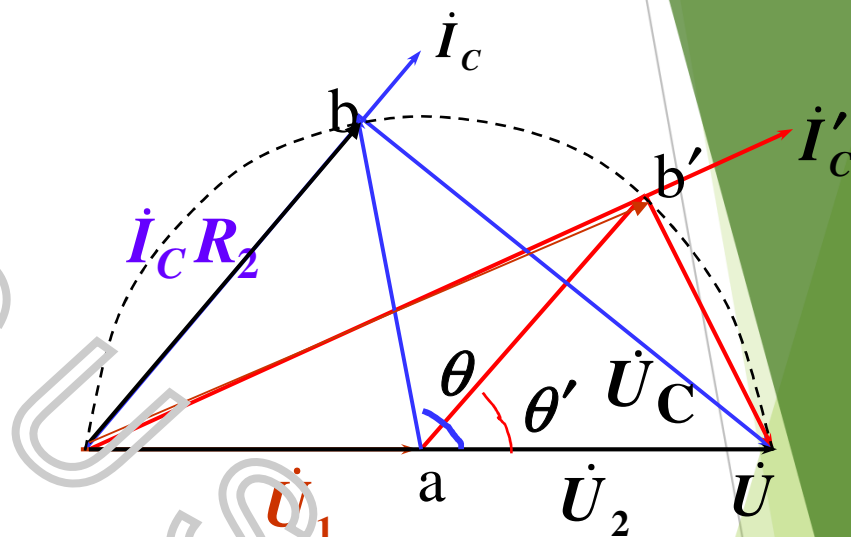
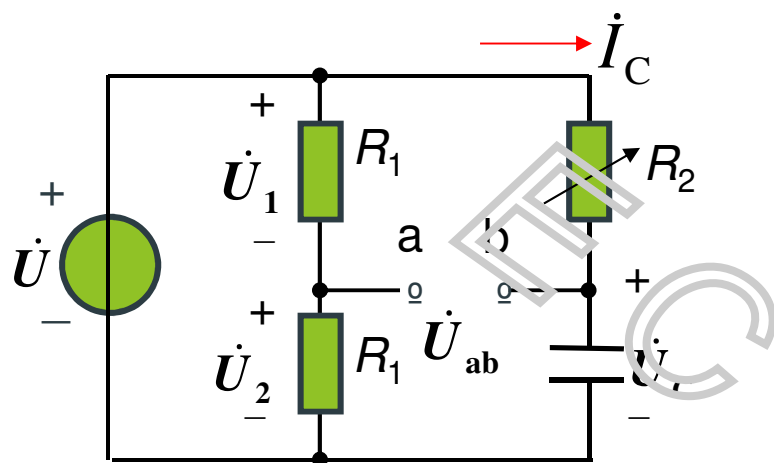
$$I = \frac{80}{\sqrt{R_2^2 + (\omega L_2)^2}} = 1.73$$

解得：

$$R_2 = 19.58 \Omega, \quad L_2 = \frac{41.86}{2\pi f} = 0.133 \text{ H}.$$

例3. 移相桥电路。当 $R_2$ 由 $0 \rightarrow \infty$ 时，

$\dot{U}_{ab}$ 大小不变，相位从  $180^\circ \rightarrow 0$  说明其工作原理。

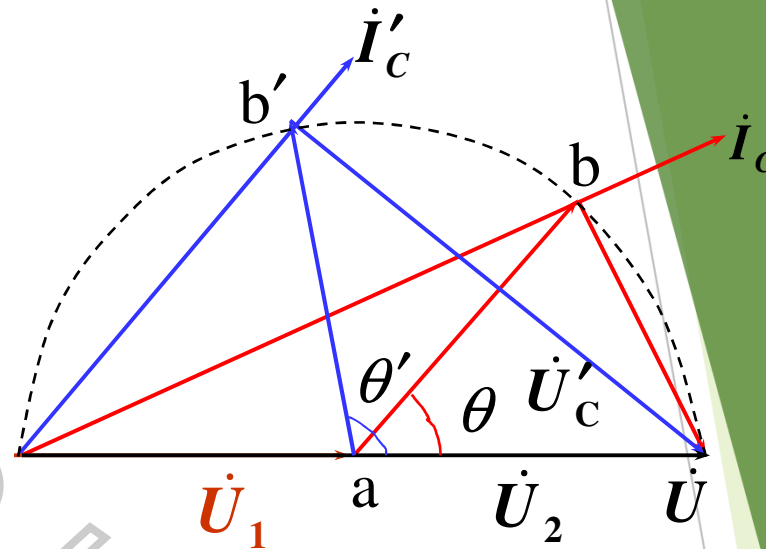
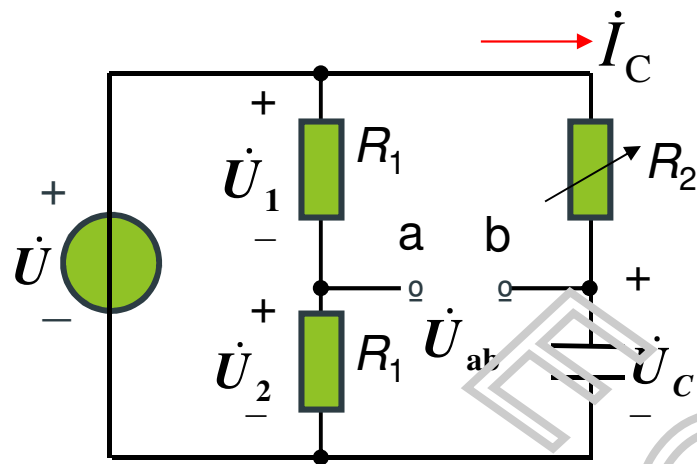


解： 用相量图分析

- 1) 选 $\dot{U}$ 为参考相量
- 2)  $\dot{U}_1, \dot{U}_2$ 与 $\dot{U}$ 同相
- 3)  $\dot{I}_C$ 超前 $\dot{U}$   $\varphi$ 角

$$4) \dot{U}_{ab} = -\dot{U}_1 + \dot{I}_C R_2$$

5) 改变 $R_2$ (红线示)



由相量图可知，当 $R_2$ 改变， $\dot{U}_{ab}$  大小不变，相位改变；

且 $R_2 \uparrow$ ， $|\theta| \downarrow$ 。

当 $R_2 \rightarrow \infty$ ， $\theta = 0^\circ$ 。

当 $R_2 = 0$ ， $\theta = 180^\circ$ ；

$\theta$ 为移相角，移相范围： $180^\circ \sim 0^\circ$