

电工技术与电子技术 (上)

第4章 正弦交流电路

中国矿业大学信电学院



第4章 正弦交流电路

- 4.1 正弦电压与电流
- 4.2 正弦量的相量表示法
- 4.3 单一参数交流电路
- 4.4 电阻、电感与电容元件串联交流电路
- 4.5 阻抗的串联与并联
- 4.6 正弦交流电路的分析和计算
- 4.7 交流电路的频率特性（谐振）
- 4.8 功率因数的提高

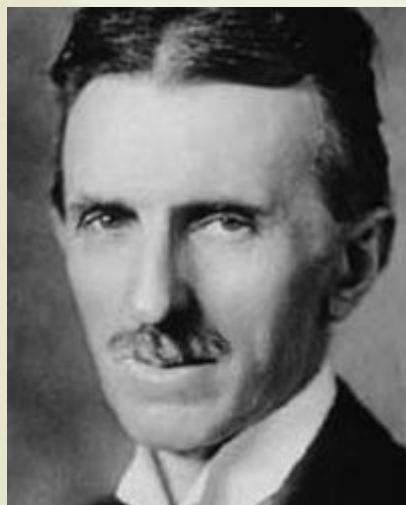
第4章 正弦交流电路

本章要求

- 一、理解正弦量的特征及其各种表示方法。
- 二、理解电路基本定律的相量形式及复阻抗，
熟练掌握计算正弦交流电路的相量分析法。
会画相量图。
- 三、掌握有功功率和功率因数的计算，了解瞬时功率、无功功率和视在功率的概念。
- 四、了解正弦交流电路的频率特性，串、并联谐振的条件及特征。
- 五、了解提高功率因数的意义和方法。

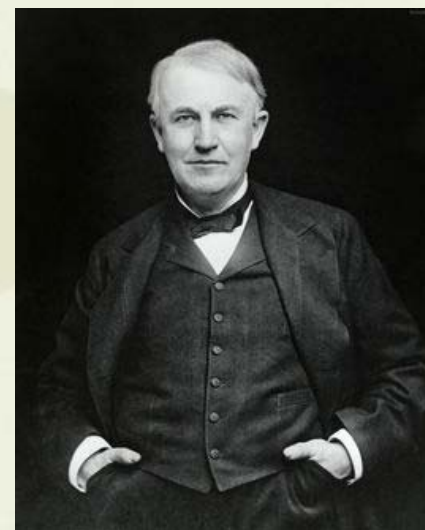
交流电的发明

波利特·皮克西在1832年基于迈克尔·法拉第的原理
制造了第一台交流电机



尼古拉·特斯拉

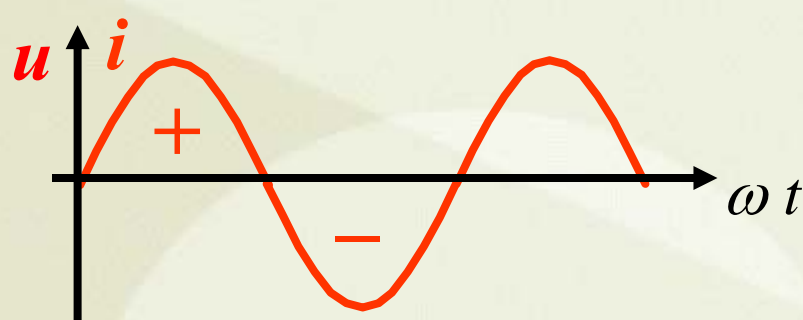
托马斯·阿尔瓦·爱迪生



4.1 正弦电压与电流

正弦量：

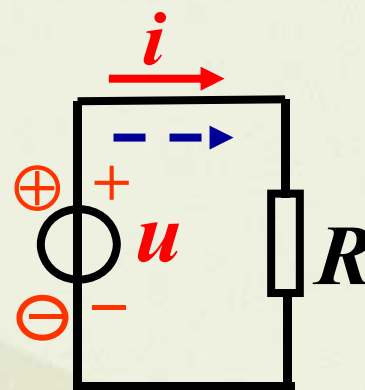
随时间按正弦规律做周期变化的量。



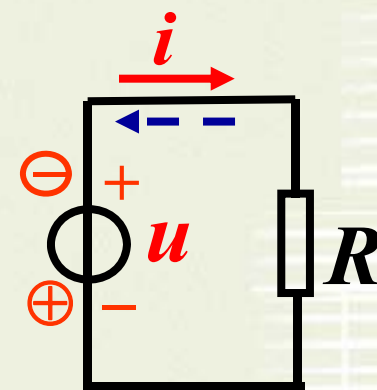
正弦交流电的优越性：

便于传输；易于变换
便于运算；
有利于电器设备的运行；

.....



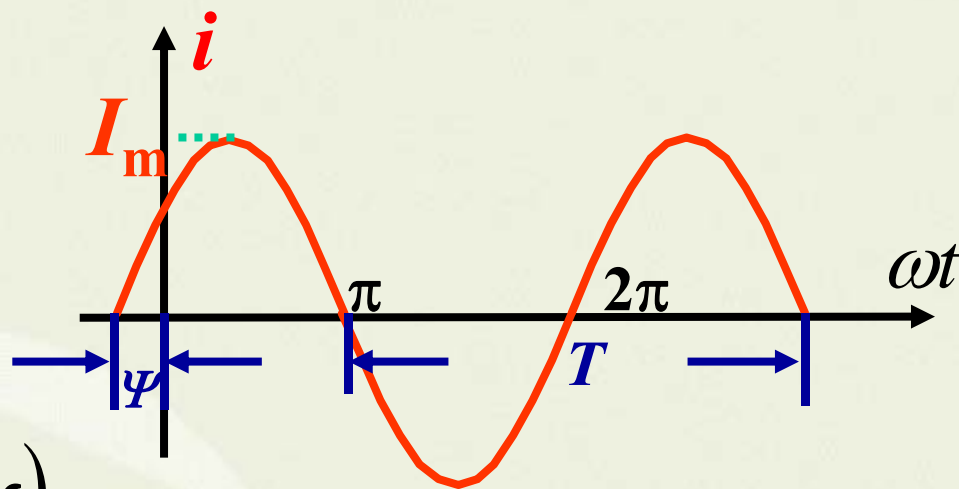
正半周



负半周

4.1 正弦电压与电流

设正弦交流电流：



$$i = I_m \sin(\omega t + \psi)$$

初相角：决定正弦量起始位置

角频率：决定正弦量变化快慢

幅值：决定正弦量的大小

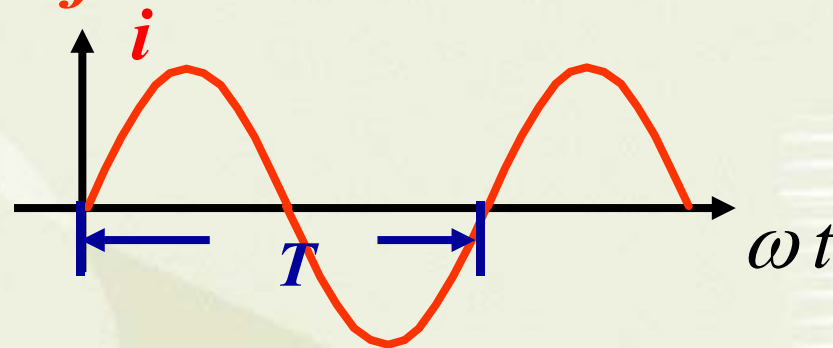
幅值、角频率、初相角成为正弦量的三要素。

4.1.1 频率与周期

周期 T : 变化一周所需的时间 (s、ms)

频率 f : $f = \frac{1}{T}$ (Hz、kHz)

角频率: $\omega = \frac{2\pi}{T} = 2\pi f$ (rad/s)



- * 电网频率：我国 50 Hz ， 美国 、 日本 60 Hz
- * 高频炉频率： 200 ~ 300 KHz
- * 中频炉频率： 500 ~ 8000 Hz
- * 无线通讯频率： 30 kHz ~ 3×10^4 MHz

4.1.2 幅值与有效值

幅值： I_m 、 U_m 、 E_m

幅值必须大写，
下标加 m。

有效值：与交流热效应相等的直流定义为交流电的有效值。

$$\int_0^T \underbrace{i^2 R dt}_{\text{交流}} = \underbrace{I^2 RT}_{\text{直流}}$$

则有

$$I = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T i^2 dt}$$

$$= \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T I_m^2 \sin^2 \omega t dt} = \frac{I_m}{\sqrt{2}}$$

有效值必须大写

同理：

$$U = \frac{U_m}{\sqrt{2}} \quad E = \frac{E_m}{\sqrt{2}}$$

注意：

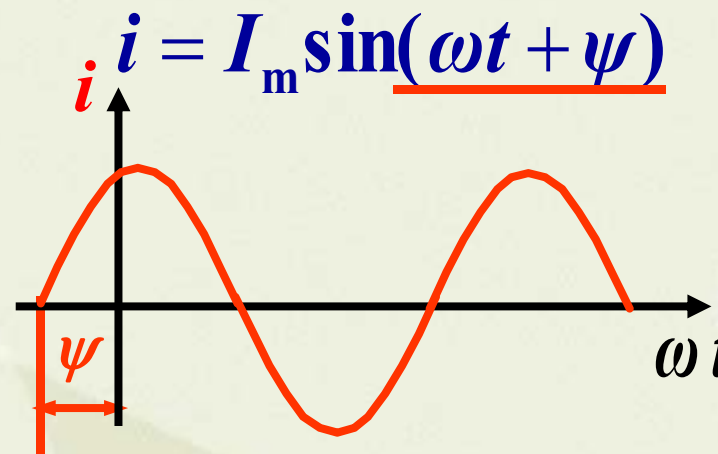
交流电压、电流表测量数据为有效值

交流设备名牌标注的电压、电流均为有效值

4.1.3 初相位与相位差

相位： $\omega t + \psi$

反映正弦量变化的进程。



初相位：表正弦量在 $t=0$ 时的相角。

$$\psi = (\omega t + \psi) \Big|_{t=0}$$

ψ ：给出了观察正弦波的起点或参考点。

4.1.3 相位差 φ ：

两同频率的正弦量之间的初相位之差。

如： $u = U_m \sin(\omega t + \psi_1)$

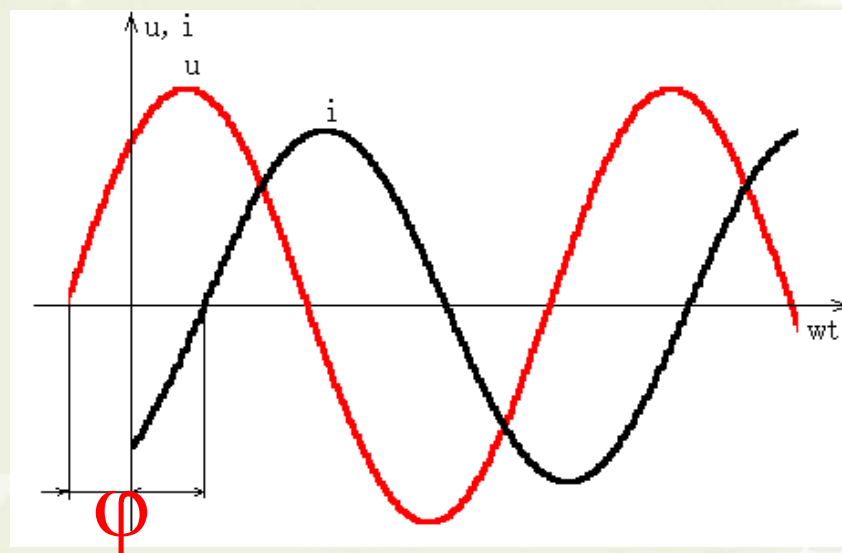
$i = I_m \sin(\omega t + \psi_2)$

$$\varphi = (\omega t + \psi_1) - (\omega t + \psi_2)$$

$$= \psi_1 - \psi_2$$

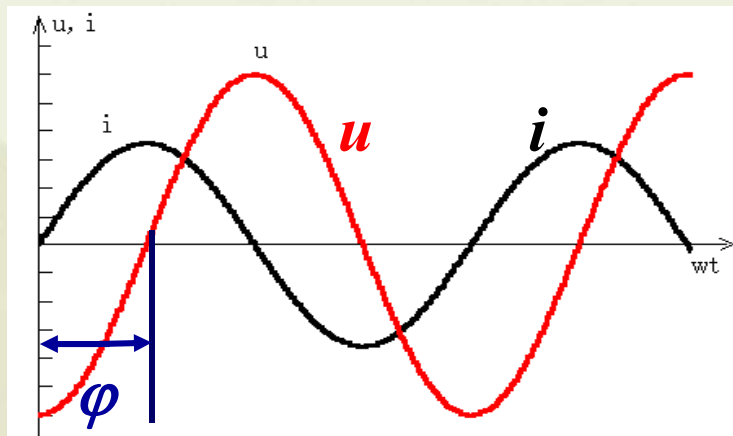
若 $\varphi = \psi_1 - \psi_2 > 0$

电压超前电流 φ



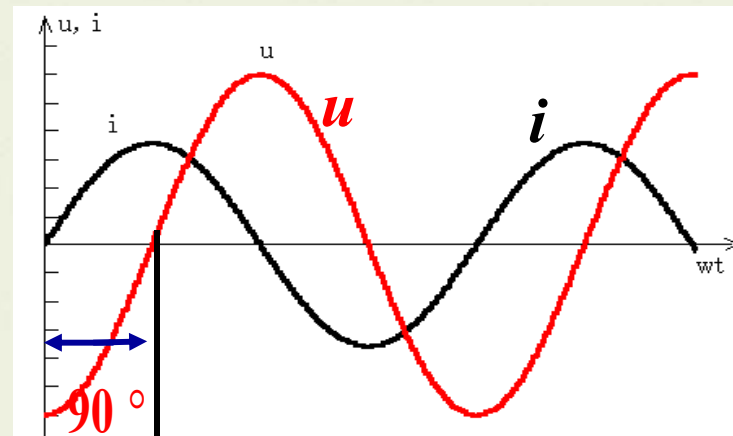
$$\varphi = \psi_1 - \psi_2 < 0$$

电流超前电压 φ



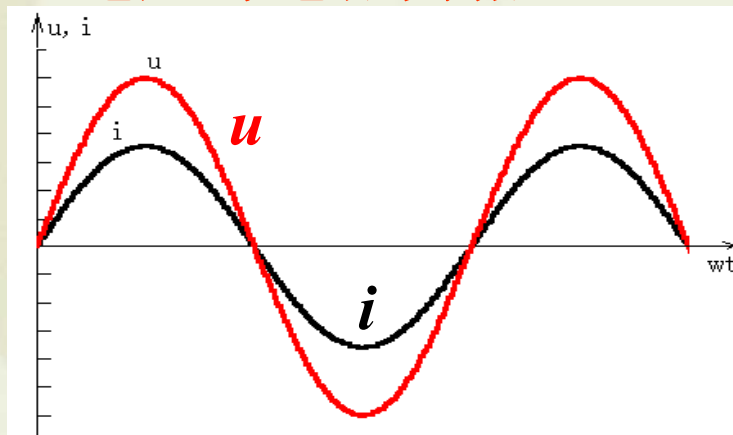
$$\varphi = \psi_1 - \psi_2 = -90^\circ$$

电流超前电压 90°



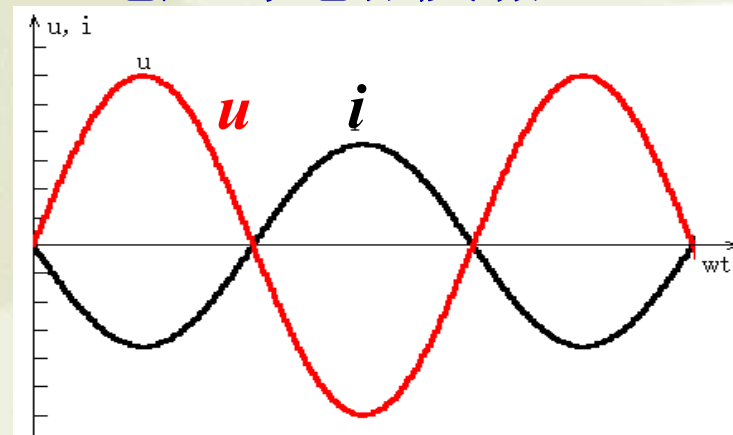
$$\varphi = \psi_1 - \psi_2 = 0$$

电压与电流同相



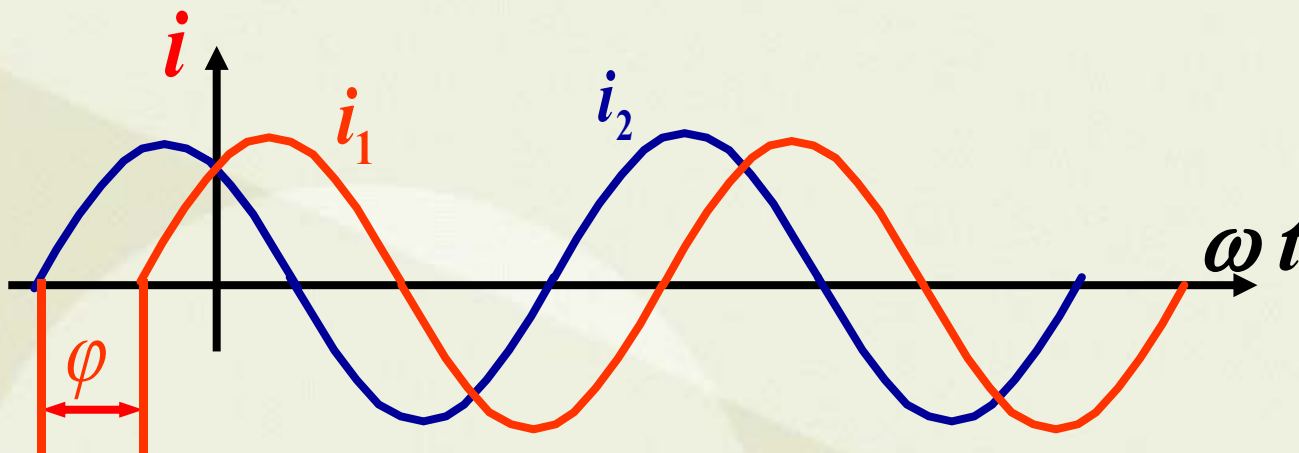
$$\varphi = \psi_1 - \psi_2 = 180^\circ$$

电压与电流反相



注意:

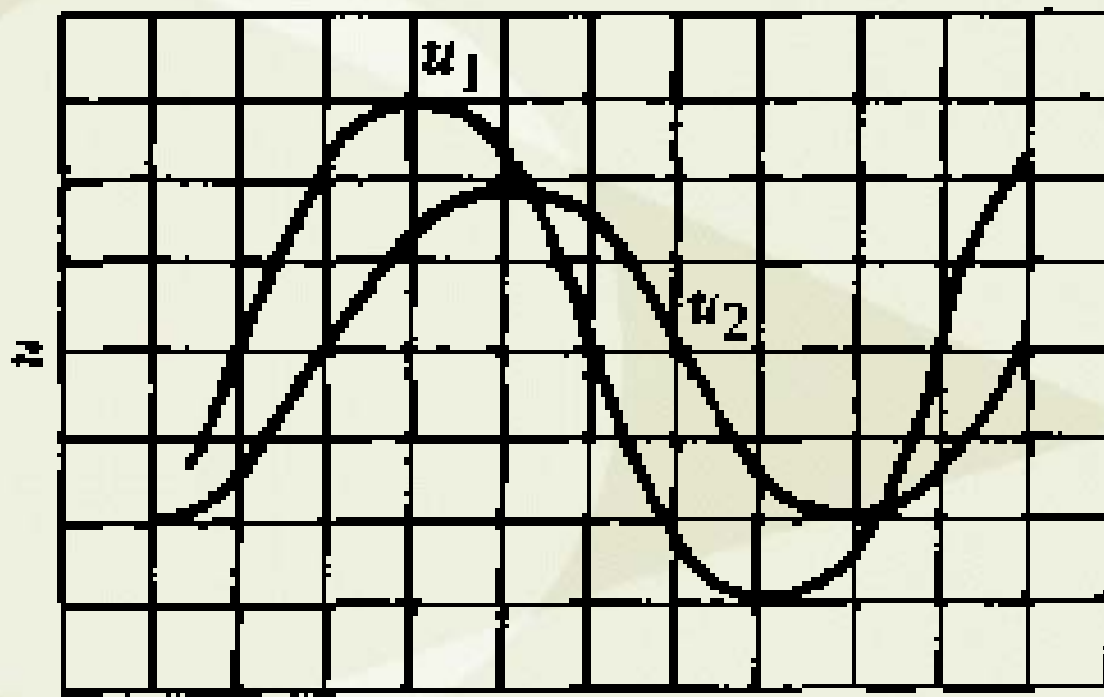
1. 两同频率的正弦量之间的相位差为常数，与计时的选择起点无关。



2. 不同频率的正弦量比较无意义。

3. 为了分析交流电路方便起见，在选取计时起点时使某一正弦量的初相角为零，称为参考正弦量，对应于参考正弦量的相量称为参考相量。

例：用双踪示波器测得两个同频率的正弦电压的波形如图所示。若这时示波器面板上的“时间选择”旋钮置于“**0.5ms / 格**”档，Y轴坐标旋钮置于“**10V / 格**”档，试写出 u_1 和 u_2 的瞬时值函数式，并求出这两个电压的相位差。



解：由图可见，这两个电压的一个周期在屏幕上各占8格，故周期为

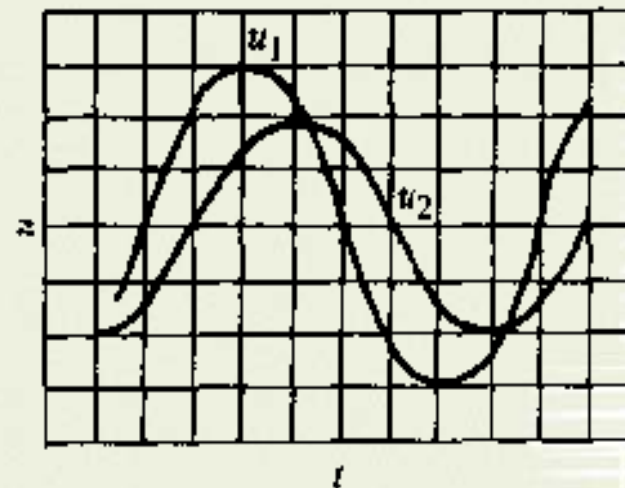
$$T = 8 \times 0.5ms = 4ms$$

$$f = \frac{1}{T} = 250Hz$$

$$\omega = 2\pi f = 500\pi \text{ rad} / s$$

$$U_{1m} = 3 \times 10 = 30V$$

$$U_{2m} = 2 \times 10 = 20V$$



在相位上，若以 u_1 为参考量，设其初相角
 $\psi_1=0$ ，则 u_2 滞后 u_1 一个方格，其初相角为

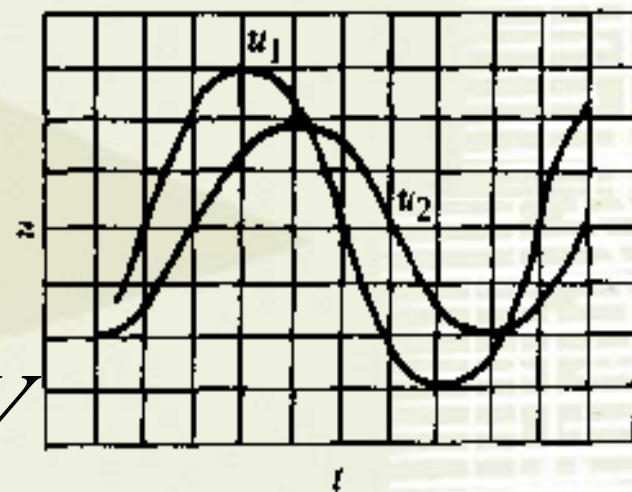
$$\psi_2 = -\frac{1}{8} \times 2\pi = -\frac{1}{4}\pi$$

u_1 和 u_2 相位差为 $\varphi = \psi_1 - \psi_2 = \frac{1}{4}\pi$

u_1 和 u_2 的瞬时值函数式

$$u_1 = 30 \sin 500\pi t \text{ V}$$

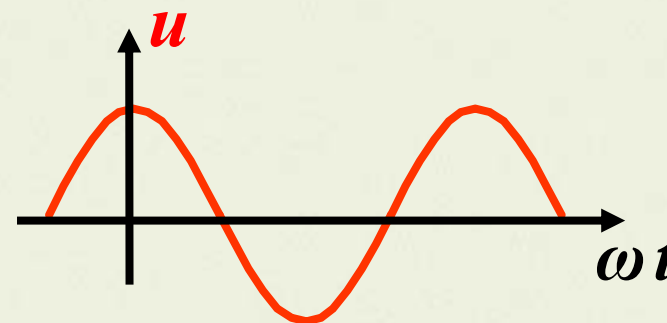
$$u_2 = 20 \sin \left(500\pi t - \frac{\pi}{4} \right) \text{ V}$$



4.2 正弦量的相量表示法

1. 正弦量的表示方法:

波形图



瞬时值表达式

$$u = U_m \sin(\omega t + \psi) \text{ V}$$

相量 $\dot{U} = U \angle \psi \text{ V}$

必须
小写

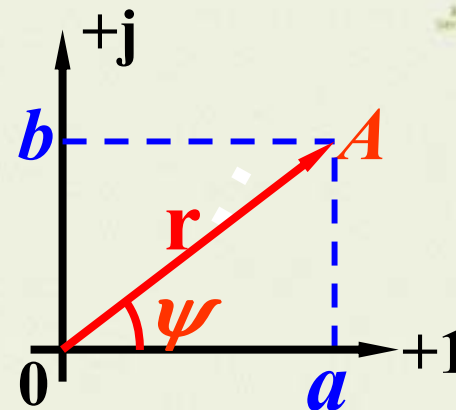
重点

为了便于运算，重点介绍相量表示法。

(1) 复数的四种表示形式

设A为复数:

1) 代数式 $A = a + jb$



式中: $a = r \cos \psi$
 $b = r \sin \psi$ $\left\{ \begin{array}{l} r = \sqrt{a^2 + b^2} \\ \psi = \arctan \frac{b}{a} \end{array} \right.$ 复数的模
 复数的幅角

2) 三角式

$$A = r \cos \psi + j r \sin \psi = r (\cos \psi + j \sin \psi)$$

3) 指数式 $A = r e^{j\psi}$

由欧拉公式:

4) 极坐标式 $A = r \angle \psi$

$$e^{j\psi} = \cos \psi + j \sin \psi$$

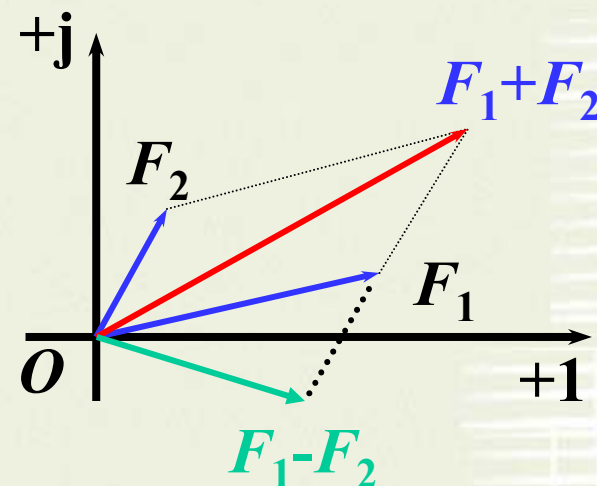
2. 复数运算

$$A = a + jb = r \cos \psi + jr \sin \psi = re^{j\psi} = r \angle \psi$$

(1) 加减运算——代数式

若 $F_1 = a_1 + jb_1$, $F_2 = a_2 + jb_2$

则 $F_1 \pm F_2 = (a_1 \pm a_2) + j(b_1 \pm b_2)$



(2) 乘除运算——三角式

若 $A_1 = r_1 \angle \psi_1$, $A_2 = r_2 \angle \psi_2$,

则: $A_1 \cdot A_2 = r_1 e^{j\psi_1} \cdot r_2 e^{j\psi_2}$

乘法: 模相乘,
角相加。

$$= r_1 r_2 e^{j(\psi_1 + \psi_2)} = r_1 r_2 \angle \psi_1 + \psi_2$$

(2) 乘除运算——三角式

若 $A_1 = r_1 \angle \psi_1$, $A_2 = r_2 \angle \psi_2$,

$$\frac{A_1}{A_2} = \frac{r_1 e^{j\psi_1}}{r_2 e^{j\psi_2}} = \frac{r_1}{r_2} e^{j(\psi_1 - \psi_2)} = \frac{r_1}{r_2} \angle \psi_1 - \psi_2$$

除法：模相除，角相减。

例1. $5 \angle 47^\circ + 10 \angle -25^\circ = ?$

解: $5 \angle 47^\circ + 10 \angle -25^\circ = (3.41 + j3.657) + (9.063 - j4.226)$
 $= 12.47 - j0.569$
 $= 12.48 \angle -2.61^\circ$

例2. $220 \angle 35^\circ + \frac{(17 + j9)(4 + j6)}{20 + j5} = ?$

解：上式 = $180.2 + j126.2 + \frac{19.24 \angle 27.9^\circ \times 7.211 \angle 56.3^\circ}{20.62 \angle 14.04^\circ}$

$$= 180.2 + j126.2 + 6.728 \angle 70.16^\circ$$
$$= 180.2 + j126.2 + 2.238 + j6.329$$
$$= 182.5 + j132.5 = 225.5 \angle 36^\circ$$

(3) 旋转因子:

复数 $e^{j\theta} = \cos\theta + j\sin\theta = 1 \angle \theta$

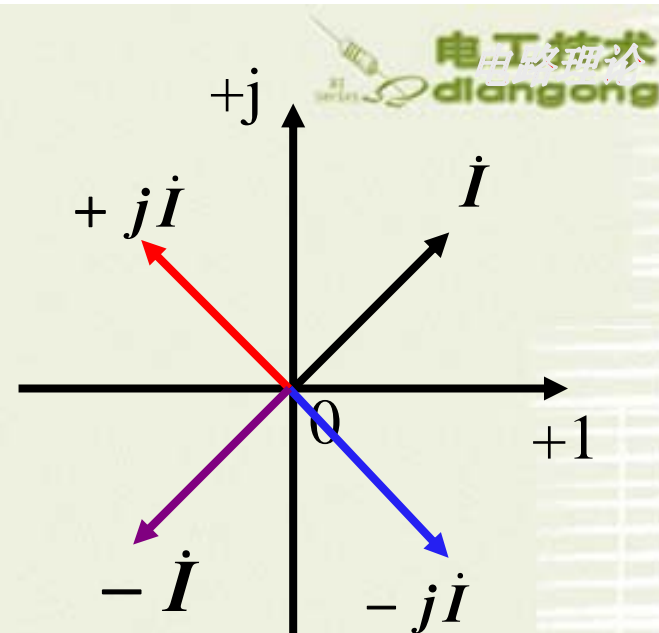
$F \cdot e^{j\theta}$ 相当于 F 逆时针旋转一个角度 θ ，而模不变。故把 $e^{j\theta}$ 称为旋转因子。

几种不同 θ 值时的旋转因子:

$$\theta = \frac{\pi}{2}, \quad e^{j\frac{\pi}{2}} = \cos\frac{\pi}{2} + j\sin\frac{\pi}{2} = +j$$

$$\theta = -\frac{\pi}{2}, \quad e^{j-\frac{\pi}{2}} = \cos(-\frac{\pi}{2}) + j\sin(-\frac{\pi}{2}) = -j$$

$$\theta = \pm\pi, \quad e^{j\pm\pi} = \cos(\pm\pi) + j\sin(\pm\pi) = -1$$



$e^{j\pi/2}=j$, $e^{-j\pi/2}=-j$, $e^{j\pi}=-1$ 故 $+j$, $-j$, -1 都可以看成旋转因子。

3. 正弦量的相量表示

相量：表示正弦量的复数称相量

设正弦量： $u = U_m \sin(\omega t + \psi)$

相量表示：

$$\dot{U} = U e^{j\psi} = U \angle \psi \left\{ \begin{array}{l} \text{相量的模} = \text{正弦量的有效值} \\ \text{相量辐角} = \text{正弦量的初相角} \end{array} \right.$$

电压的有效值相量

或：

$$\dot{U}_m = U_m e^{j\psi} = U_m \angle \psi \left\{ \begin{array}{l} \text{相量的模} = \text{正弦量的最大值} \\ \text{相量辐角} = \text{正弦量的初相角} \end{array} \right.$$

电压的幅值相量

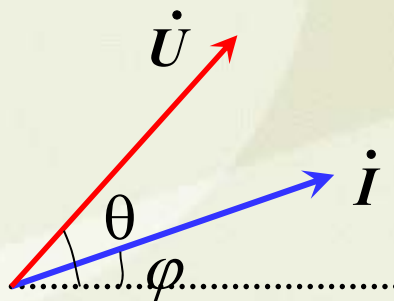
注意:

1. 相量只是表示正弦量，而不等于正弦量。

$$i = I_m \sin(\omega t + \psi) \neq I_m e^{j\psi} = I_m \angle \psi$$

2. 只有正弦量才能用相量表示，
非正弦量不能用相量表示。

3. 只有同频率的正弦量才能画在同一相量图上。

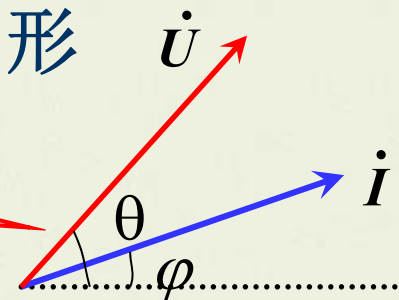


3. 相量的两种表示形式:

相量式: $\dot{U} = Ue^{j\psi} = U\angle\psi = U(\cos\psi + j\sin\psi)$

相量图: 把相量表示在复平面的图形

可不画坐标轴



4. 相量的书写方式

- 模用最大值表示，则用符号:

\dot{U}_m 、 \dot{I}_m

- 实际应用中，模多采用有效值，符号:

\dot{U} 、 \dot{I}

如: 已知 $u = 220 \sin(\omega t + 45^\circ)V$

则 $\dot{U}_m = 220 e^{j45^\circ} V$ 或 $\dot{U} = \frac{220}{\sqrt{2}} e^{j45^\circ} V$

正误判断

1. 已知:

$$u = 220 \sin(\omega t + 45^\circ)$$

$$\dot{U} \neq \frac{220}{\sqrt{2}} \angle 45^\circ$$

有效值

$$\dot{U}_m \neq 220 e^{j45^\circ}$$

2. 已知: $\dot{I} = 10 \angle 60^\circ \text{ A}$

$$i \neq 10 \sin(\omega t + 60^\circ) \text{ A}$$

最大值

3. 已知:

$$\dot{I} = 4 e^{j30^\circ}$$

复数

$$\neq 4\sqrt{2} \sin(\omega t + 30^\circ)$$

瞬时值

4. 已知:

$$\dot{U} = 100 \angle -15^\circ \text{ V}$$

$$U \neq 100 \text{ V}$$

负号

$$\dot{U} \neq 100 e^{j15^\circ} \text{ V}$$

练习1：已知复数 $A=1+j$ 和 $B=1-j$ ，求
 $A+B$ ， $A-B$ ， AB 和 A/B 。

练习2：已知 $A=10\angle 30^\circ$
和 $B=20\angle 60^\circ$ ，求 $A+B$ ， $A-B$ ， AB 和
 A/B 。

例1 将 u_1 、 u_2 用相量表示

$$u_1 = 220\sqrt{2} \sin(\omega t + 20^\circ) \text{ V}$$

$$u_2 = 110\sqrt{2} \sin(\omega t + 45^\circ) \text{ V}$$

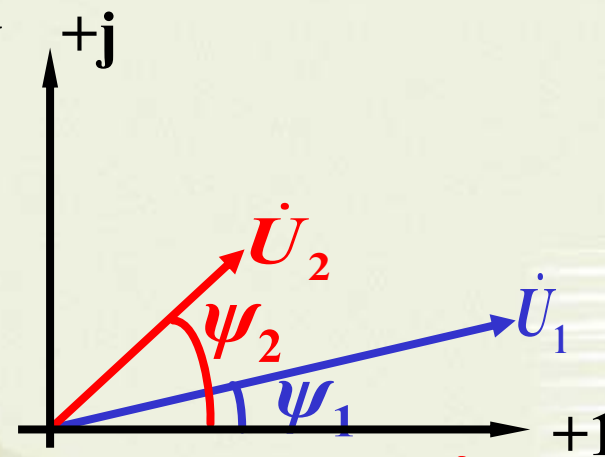
解: 1) 相量式

$$\dot{U}_1 = 220 \angle +20^\circ \text{ V}$$

$$\dot{U}_2 = 110 \angle +45^\circ \text{ V}$$

2) 相量图

\dot{U}_1 落后于 \dot{U}_2



\dot{U}_2 超前 \dot{U}_1 ?
落后

例2 在下列几种情况下，哪些可以用相量进行运算，如何运算？

1. $4\sin 200t + 20\sin(314t + 30^\circ)$;

2. $50\sin 314t - 100\sin(628t + 90^\circ)$;

3. $6\sin(314t + 40^\circ) + 8\sin(314t - 40^\circ)$;

4. $6\sin 1000t - 40\sin(1000t - 60^\circ)$ 。

解： 用相量法计算3式：

同频率
正弦量

$$6\angle 40^\circ + 8\angle -40^\circ$$

$$= 6\cos 40^\circ + j6\sin 40^\circ + 8\cos 40^\circ - j8\sin 40^\circ$$

$$= 14\cos 40^\circ - j2\sin 40^\circ = 10.8\angle -6.8^\circ$$

例3 已知 $i_1 = 12.7\sqrt{2} \sin(314t + 30^\circ) \text{ A}$

$$i_2 = 11\sqrt{2} \sin(314t - 60^\circ) \text{ A}$$

求: $i = i_1 + i_2$ 。

$$\dot{I}_1 = 12.7 \angle 30^\circ \text{ A}$$

$$\dot{I}_2 = 11 \angle -60^\circ \text{ A}$$

$$\dot{I} = \dot{I}_1 + \dot{I}_2 = 12.7 \angle 30^\circ + 11 \angle -60^\circ$$

$$= 12.7(\cos 30^\circ + j\sin 30^\circ) + 11(\cos 60^\circ - j\sin 60^\circ)$$

$$= 16.5 - j3.18 = 16.8 \angle -10.9^\circ \text{ A}$$

$$i = 16.8\sqrt{2} \sin(314t - 10.9^\circ) \text{ A}$$

有效值 $I = 16.8 \text{ A}$

例4 图示电路是三相四线制电源，
已知三个电源的电压分别为：

$$u_A = 220\sqrt{2} \sin 314 t \text{ V}$$

$$u_B = 220\sqrt{2} \sin (314 t - 120^\circ) \text{ V}$$

$$u_C = 220\sqrt{2} \sin (314 t + 120^\circ) \text{ V}$$

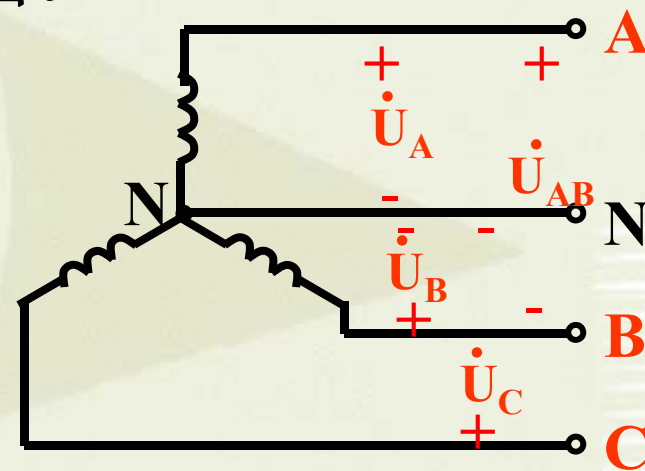
试求 u_{AB} ，并画出相量图。

解：1. 用相量法计算：

$$\dot{U}_A = 220 \angle 0^\circ \text{ V}$$

$$\dot{U}_B = 220 \angle -120^\circ \text{ V}$$

$$\dot{U}_C = 220 \angle +120^\circ \text{ V}$$



由KVL定律可知

$$\dot{U}_{AB} = \dot{U}_A - \dot{U}_B = 220\angle 0^\circ - 220\angle -120^\circ \text{V}$$

$$\dot{U}_{AB} = 220 - 220[\cos(-120^\circ) + j\sin(-120^\circ)]$$

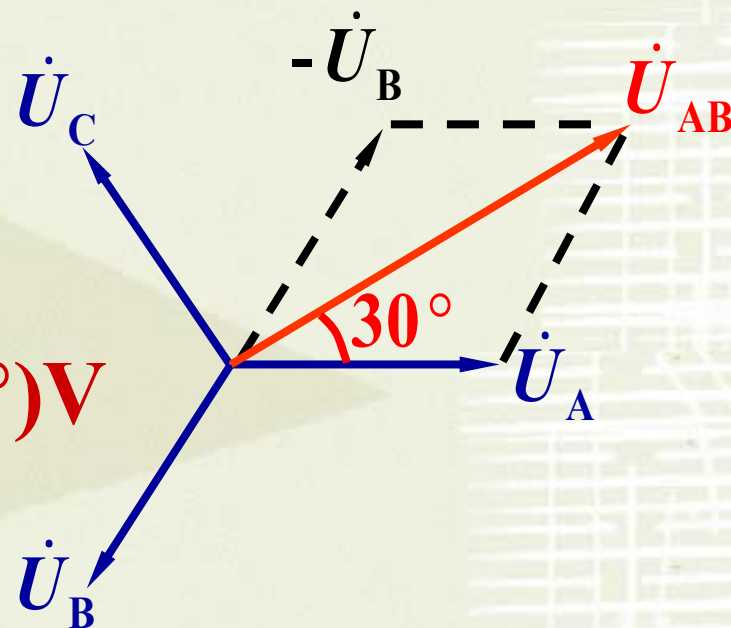
$$= 220(1 + 0.5 + j0.866)$$

$$= 220 \times 1.73 \angle 30^\circ$$

$$= 380 \angle 30^\circ \text{V}$$

$$\therefore u_{AB} = 380\sqrt{2} \sin(\omega t + 30^\circ) \text{V}$$

2. 相量图



4.3 单一参数交流电路

4.3.1 电阻元件的交流电路

1. 电压与电流的关系

根据欧姆定律: $u = iR$

设 $u = U_m \sin \omega t$

$$i = \frac{u}{R} = \frac{U_m \sin \omega t}{R} = \frac{\sqrt{2}U}{R} \sin \omega t$$

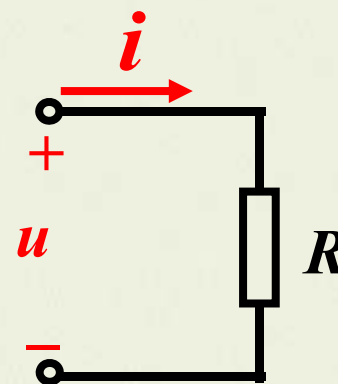
$$= I_m \sin \omega t = \sqrt{2} I \sin \omega t$$

① 频率相同

② 大小关系: $I = \frac{U}{R}$

③ 相位关系: u 、 i 相位相同

相位差 φ : $\varphi = \psi_u - \psi_i = 0$



相量式:

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

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

2. 功率关系

(1) 瞬时功率 p : 瞬时电压与瞬时电流的乘积

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

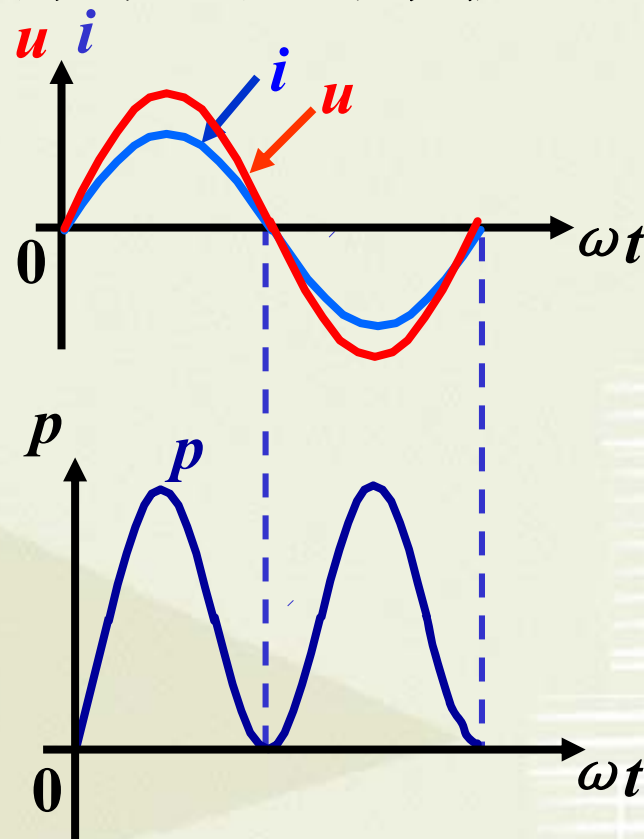
$$u = \sqrt{2} U \sin \omega t$$

小写

$$p = u \cdot i$$

$$= U_m I_m \sin^2 \omega t$$

$$= \frac{1}{2} U_m I_m (1 - \cos 2\omega t)$$



结论: $p \geq 0$ (耗能元件), 且随时间变化。

(2) 平均功率(有功功率) P

瞬时功率在一个周期内的平均值

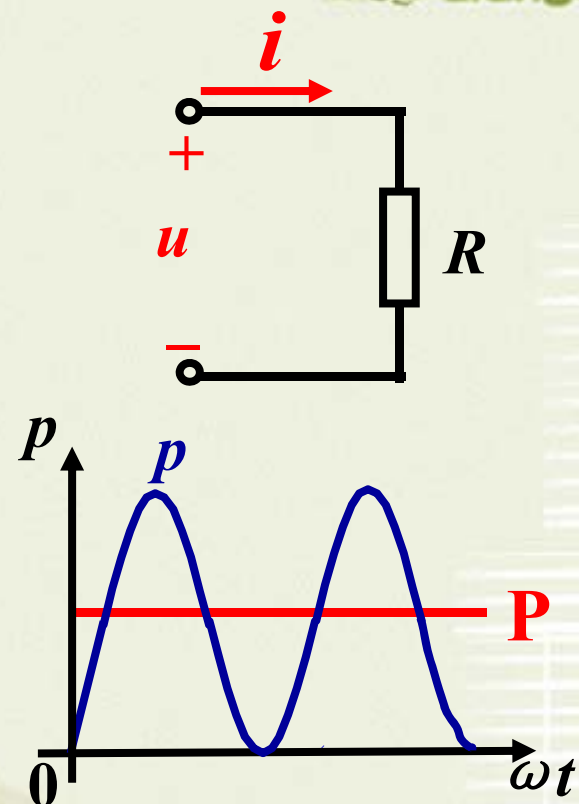
大写

$$P = \frac{1}{T} \int_0^T p \, dt = \frac{1}{T} \int_0^T u \cdot i \, dt$$

$$= \frac{1}{T} \int_0^T \frac{1}{2} U_m I_m (1 - \cos 2\omega t) \, dt$$

$$= \frac{1}{T} \int_0^T UI (1 - \cos 2\omega t) \, dt = UI$$

$$P = U \times I = I^2 R = \frac{U^2}{R} \quad \text{单位: 瓦 (W)}$$



注意：通常铭牌数据或测量的功率均指有功功率。

4.3.2 电感元件的交流电路

1. 电压与电流的关系

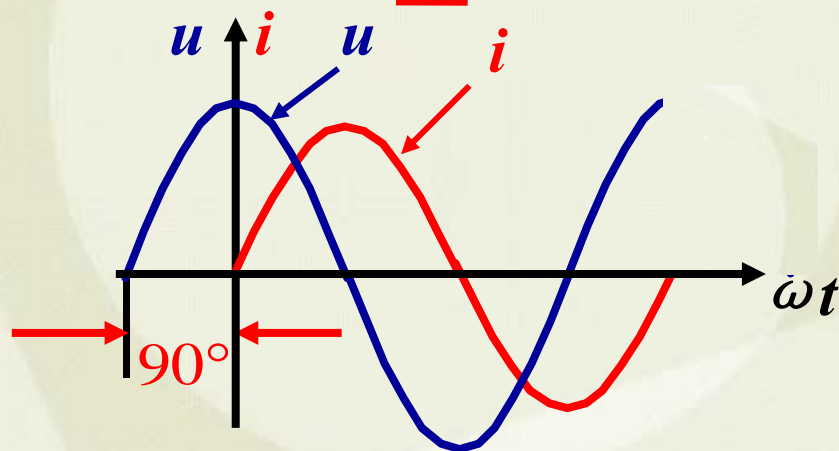
基本关系式: $u = -e_L = L \frac{di}{dt}$

设: $i = \sqrt{2} I \sin \omega t$

$$u = L \frac{d(I_m \sin \omega t)}{dt}$$

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

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

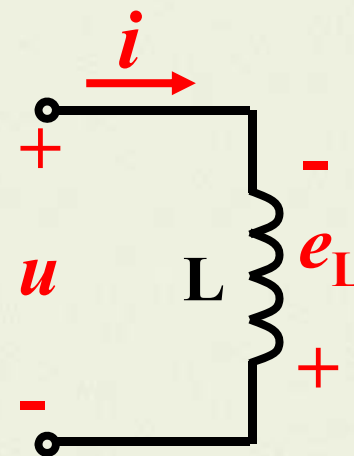


① 频率相同

② $U = I \omega L$

③ 电压超前电流 90°

相位差 $\varphi = \psi_u - \psi_i = 90^\circ$



$$\begin{cases} i = \sqrt{2} I \sin \omega t \\ u = \sqrt{2} I \omega L \cdot \sin (\omega t + 90^\circ) \end{cases}$$

有效值: $U = I \cdot \omega L$ 或 $I = \frac{U}{\omega L}$

定义: $X_L = \omega L = 2\pi f L$ 感抗 (Ω)

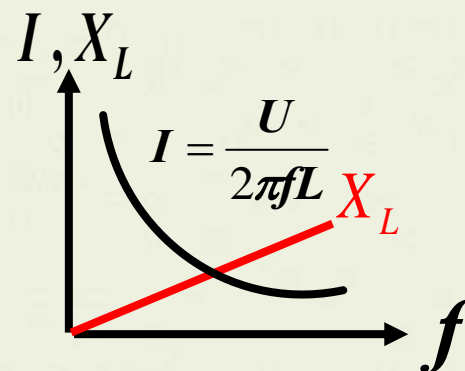
则: $U = I X_L$

$$X_L = 2\pi f L \begin{cases} \text{直流: } f = 0, X_L = 0, L \text{ 视为短路} \\ \text{交流: } f \uparrow \longrightarrow X_L \uparrow \end{cases}$$

\therefore 电感 L 具有通直阻交的作用

$$X_L = \omega L = 2 \pi f L$$

感抗 X_L 是频率的函数



根据:
$$\begin{cases} i = \sqrt{2} I \sin \omega t \\ u = \sqrt{2} I \omega L \cdot \sin (\omega t + 90^\circ) \end{cases}$$

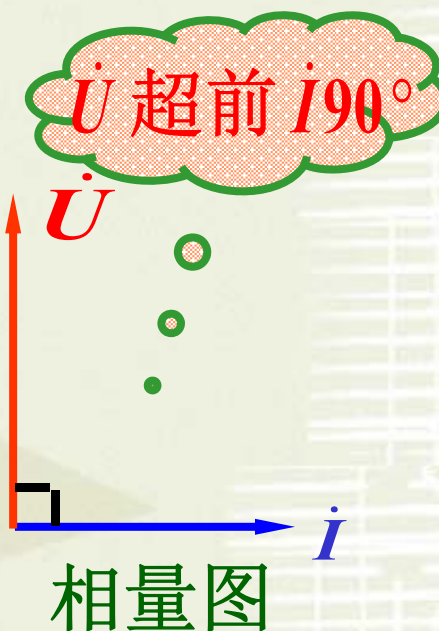
可得相量式: $\dot{I} = I \angle 0^\circ$

$$\dot{U} = U \angle 90^\circ = I \omega L \angle 90^\circ$$

则:
$$\frac{\dot{U}}{\dot{I}} = \frac{U}{I} \angle 90^\circ = j \omega L$$

$$\dot{U} = j \dot{I} \omega L = \dot{I} \cdot (j X_L)$$

电感电路复数形式的欧姆定律



2. 功率关系

$$\begin{cases} i = \sqrt{2} I \sin \omega t \\ u = \sqrt{2} I \omega L \sin (\omega t + 90^\circ) \end{cases}$$

(1) 瞬时功率

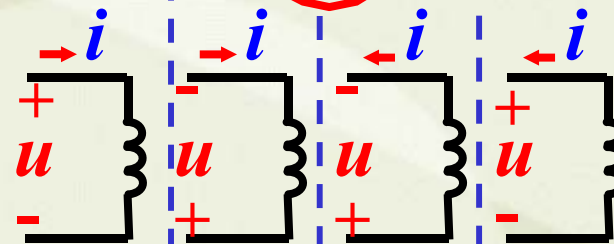
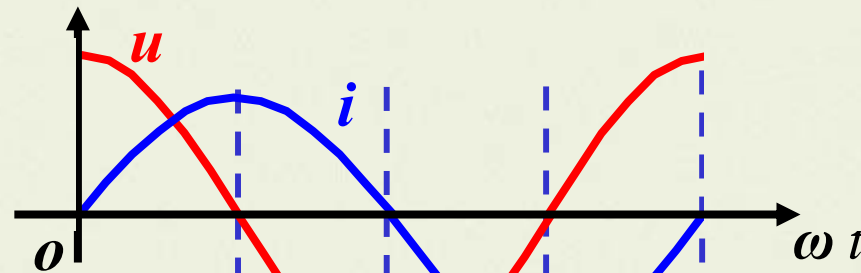
$$\begin{aligned} p &= i \cdot u = U_m I_m \sin \omega t \sin (\omega t + 90^\circ) \\ &= U_m I_m \sin \omega t \cos \omega t = \frac{U_m I_m}{2} \sin 2 \omega t \\ &= UI \sin 2 \omega t \end{aligned}$$

(2) 平均功率

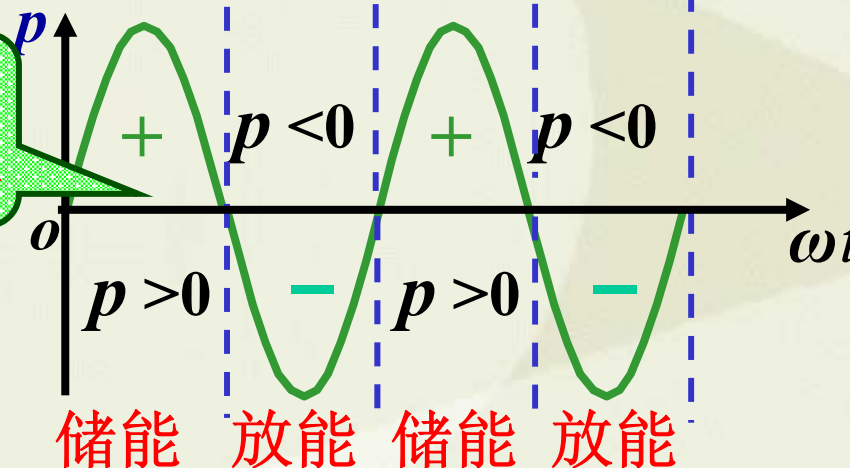
$$\begin{aligned} P &= \frac{1}{T} \int_0^T p \, dt \\ &= \frac{1}{T} \int_0^T UI \sin (2 \omega t) \, dt = \underline{0} \end{aligned}$$

L 是非耗
能元件

分析：瞬时功率： $p = i \cdot u = UI \sin 2\omega t$



可逆的
能量转过程



结论：

纯电感不消耗能量，只和电源进行能量交换（能量的吞吐）。

∴ 电感 L 是储能元件。

(3) 无功功率 Q

用以衡量电感电路中能量交换的规模。用瞬时功率达到的最大值表征，即

瞬时功率 : $p = i \cdot u = UI \sin 2\omega t$

$$Q = UI = I^2 X_L = \frac{U^2}{X_L}$$

单位: var、kvar

例4.3.2 把一个0.1H的电感接到 $f=50\text{Hz}$, $U=10\text{V}$ 的正弦电源上，求 I ，如保持 U 不变，而电源 $f=5000\text{Hz}$ ，这时 I 为多少？

解：(1) 当 $f=50\text{Hz}$ 时

$$X_L = 2\pi fL = 2 \times 3.14 \times 50 \times 0.1 = 31.4\Omega$$

$$I = \frac{U}{X_L} = \frac{10}{31.4} = 318\text{mA}$$

(2) 当 $f = 5000\text{Hz}$ 时

$$X_L = 2\pi fL = 2 \times 3.14 \times 5000 \times 0.1 = 3140 \Omega$$

$$I = \frac{U}{X_L} = \frac{10}{3140} = 3.18\text{mA}$$

所以电感元件具有通低频阻高频的特性

例：在电感元件的正弦交流电路中，

$L=100\text{mH}$ ， $f=50\text{Hz}$ ，

(1) 已知 $i = 7\sqrt{2} \sin \omega t \text{ A}$ ，求 u ；

(2) 已知 $\dot{U} = 127 \angle -30^\circ \text{ V}$ ，求 \dot{I} ，并画出相量图。

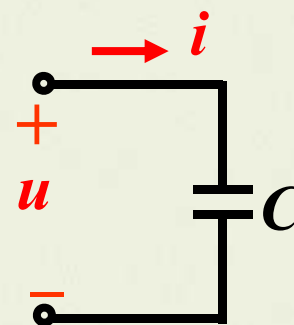
4.3.3 电容元件的交流电路

1. 电流与电压的关系

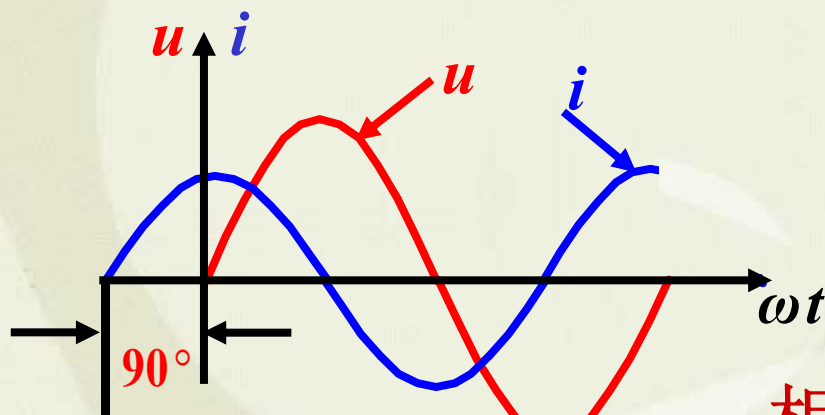
基本关系式: $i = C \frac{du}{dt}$

设: $u = \sqrt{2} U \sin \omega t$

$$\begin{aligned} \text{则: } i &= C \frac{du}{dt} = \sqrt{2} UC \omega \cos \omega t \\ &= \sqrt{2} U \omega C \sin(\omega t + 90^\circ) \end{aligned}$$



电流与电压
的变化率成
正比。



① 频率相同

② $I = U \omega C$

③ 电流超前电压 90°

相位差 $\varphi = \psi_u - \psi_i = -90^\circ$

$$\begin{cases} u = \sqrt{2} U \sin \omega t \\ i = \sqrt{2} U \omega C \cdot \sin (\omega t + 90^\circ) \end{cases}$$

有效值 $I = U \cdot \omega C$ 或 $U = \frac{1}{\omega C} I$

定义:

$$X_c = \frac{1}{\omega C} = \frac{1}{2\pi f C}$$

容抗 (Ω)

则:

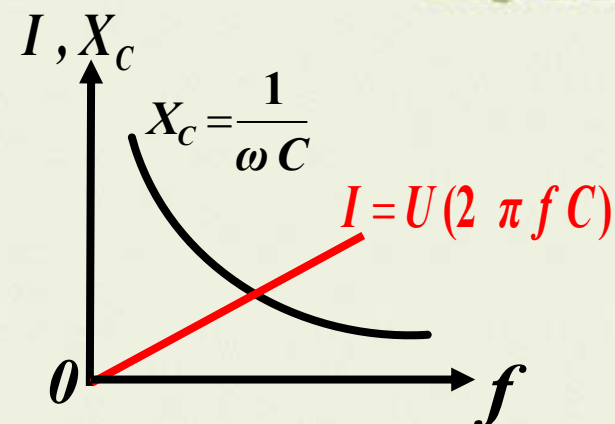
$$U = I X_c$$

$$X_c = \frac{1}{2\pi f C} \begin{cases} \text{直流: } X_c \rightarrow \infty, \text{ C 视为开路} \\ \text{交流: } f \uparrow \text{ — } X_c \downarrow \end{cases}$$

\therefore 电容C隔直耦交

$$X_c = \frac{1}{2\pi fC}$$

容抗 X_c 是频率的函数



由:
$$\begin{cases} u = \sqrt{2}U \sin \omega t \\ i = \sqrt{2}U \omega C \cdot \sin (\omega t + 90^\circ) \end{cases}$$

可得相量式 $\dot{U} = U \angle 0^\circ$

$$\dot{I} = I \angle 90^\circ = jU\omega C$$

则:

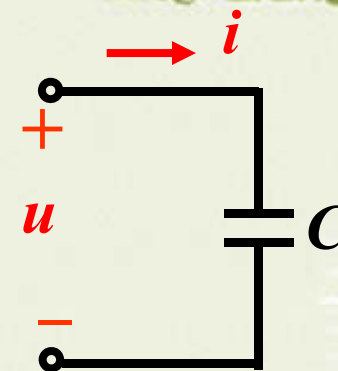
$$\dot{U} = -j \frac{1}{\omega C} \dot{I} = -j X_c \dot{I}$$

电容电路中复数形式的欧姆定律



2.功率关系

由
$$\begin{cases} u = \sqrt{2}U \sin \omega t \\ i = \sqrt{2}U\omega C \cdot \sin (\omega t + 90^\circ) \end{cases}$$



(1) 瞬时功率

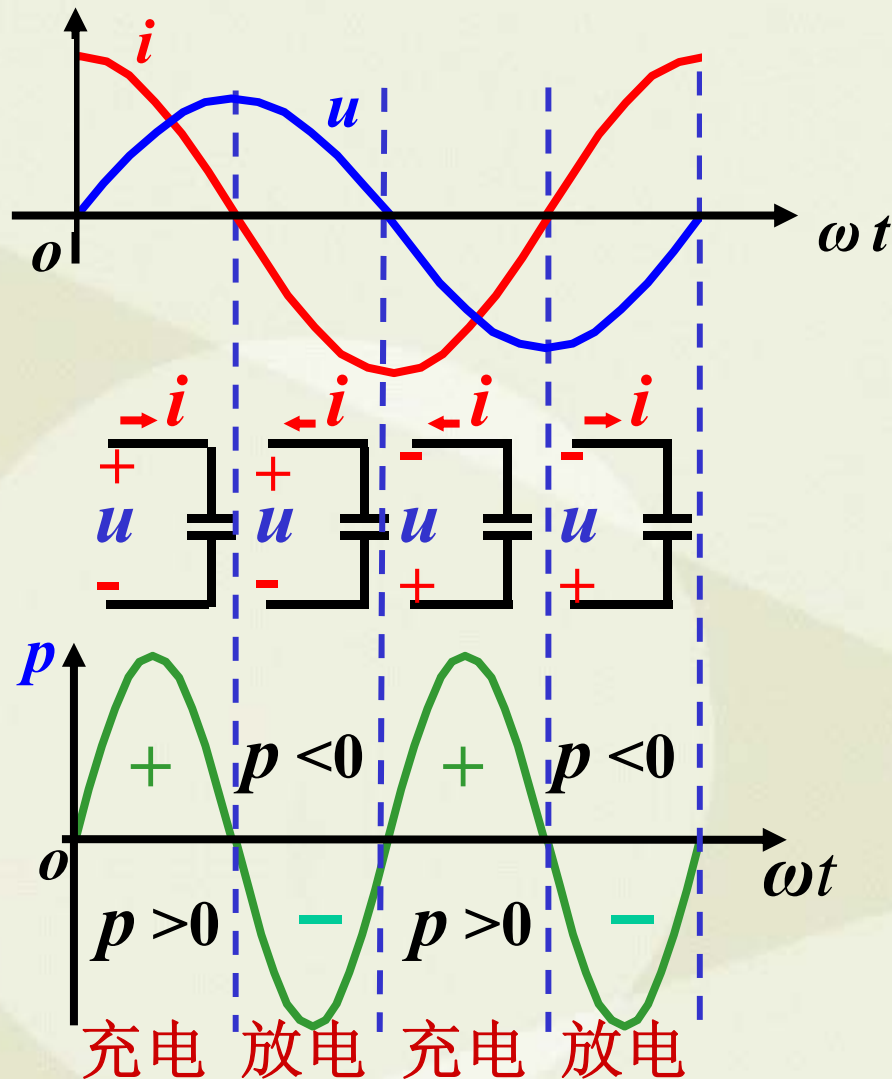
$$\begin{aligned} p &= i \cdot u = U_m I_m \sin \omega t \sin (\omega t + 90^\circ) \\ &= \frac{U_m I_m}{2} \sin 2\omega t = UI \sin 2\omega t \end{aligned}$$

(2) 平均功率 P

$$\begin{aligned} P &= \frac{1}{T} \int_0^T p \, dt \\ &= \frac{1}{T} \int_0^T UI \sin (2\omega t) \, dt = 0 \end{aligned}$$

C是非耗
能元件

瞬时功率 : $p = i \cdot u = UI \sin 2\omega t$



结论:

纯电容不消耗能量, 只和电源进行能量交换 (能量的吞吐)。

\therefore 电容 C 是储能元件。

(3) 无功功率 Q

为了同电感电路的无功功率相比较，这里也设

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

$$\text{则: } u = \sqrt{2} U \sin (\omega t - 90^\circ)$$

$$\therefore p = -UI \sin 2 \omega t$$

表明电感吸取(放出)能量时，则电容放出(吸取)量。

同理，无功功率等于瞬时功率达到的最大值。

$$Q = -UI = -I^2 X_c = -\frac{U^2}{X_c}$$

单位: var、kvar

例：在电容元件的正弦交流电路中，

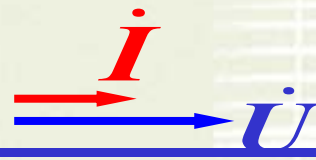
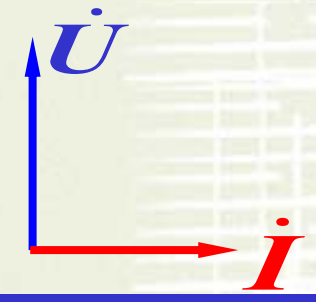
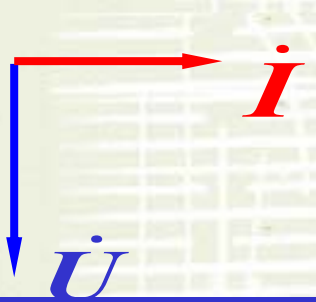
$$C = 4\mu\text{F}, f = 50\text{Hz},$$

(1) 已知 $u = 220\sqrt{2} \sin \omega t \text{V}$ ，求 i ；

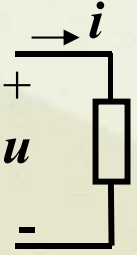
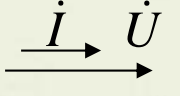
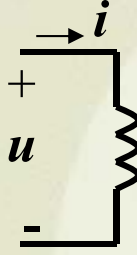
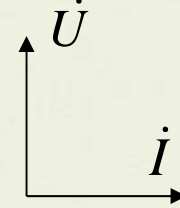
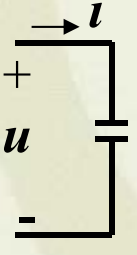
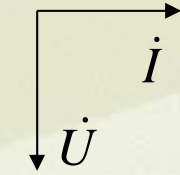
(2) 已知 $\dot{I} = 0.1 \angle -60^\circ \text{A}$ ，求 \dot{U} ，并画出相量图。

小结

单一参数电路中的基本关系

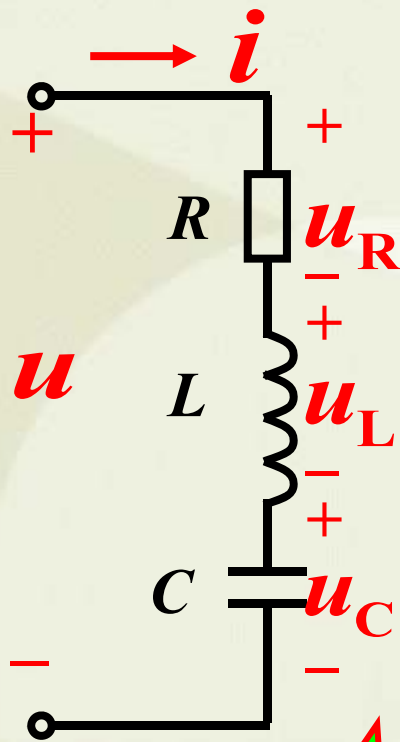
参数	复阻抗	基本关系	相量式	相量图
R	R	$u = iR$	$\dot{U} = \dot{I}R$	
L	$jX_L = j\omega L$	$u = L \frac{di}{dt}$	$\dot{U} = jX_L \dot{I}$	
C	$-jX_c = -j\frac{1}{\omega C}$	$i = C \frac{du}{dt}$	$\dot{U} = -jX_c \dot{I}$	

单一参数正弦交流电路的分析计算小结

电路参数	电路图 (正方向)	基本关系	复数阻抗	电压、电流关系				功率	
				瞬时值	有效值	相量图	相量式	有功功率	无功功率
R		$u = iR$	R	设 $i = \sqrt{2}I\sin\omega t$ 则 $u = \sqrt{2}U\sin\omega t$	$U = IR$	 u, i 同相	$\dot{U} = \dot{I}R$	UI $I^2 R$	0
L		$u = L \frac{di}{dt}$	jX_L	设 $i = \sqrt{2}I\sin\omega t$ 则 $u = \sqrt{2}I\omega L \sin(\omega t + 90^\circ)$	$U = IX_L$ $X_L = \omega L$	 U 超前 i 90°	$\dot{U} = j\dot{I}X_L$	0	UI $I^2 X_L$
C		$i = C \frac{du}{dt}$	$-jX_C$	设 $i = \sqrt{2}I\sin\omega t$ 则 $u = \sqrt{2}I \frac{1}{\omega C} \sin(\omega t - 90^\circ)$	$U = IX_C$ $X_C = 1/\omega C$	 u 落后 i 90°	$\dot{U} = -j\dot{I}X_C$	0	$-UI$ $-I^2 X_C$

4.4 电阻、电感与电容串联的交流电路

一、电流、电压的关系



直流电路两电阻串联时

$$U = IR_1 + IR_2$$

RLC 串联交流电路中

设: $i = \sqrt{2} I \sin \omega t$

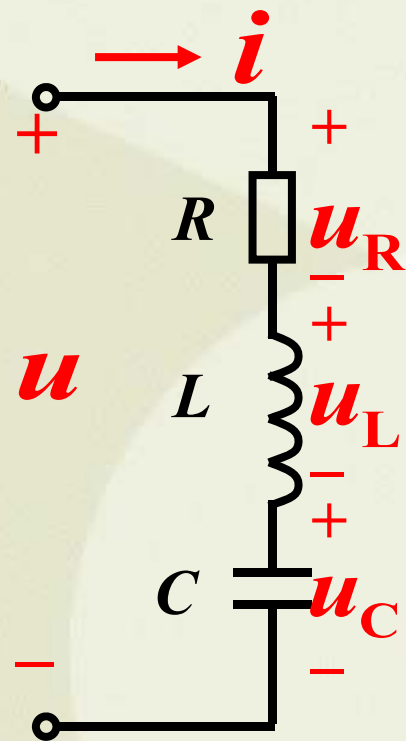
$$U \neq IR + I\omega L + I 1/\omega C$$



交流电路、 \dot{U} \dot{i} 与参数 R 、 L 、 C 、 ω 间的关系如何?

4.4 电阻、电感与电容串联的交流电路

一、电流、电压的关系



1. 瞬时值表达式:

根据KVL可得:

$$\begin{aligned} u &= u_R + u_L + u_C \\ &= iR + L \frac{di}{dt} + \frac{1}{C} \int i dt \end{aligned}$$

$$\text{设: } i = \sqrt{2} I \sin \omega t$$

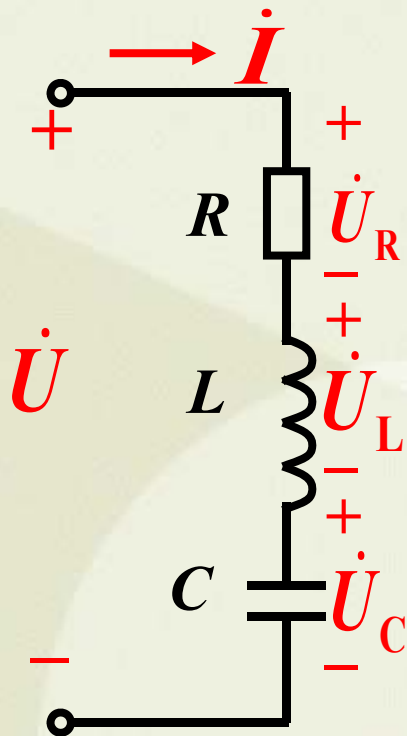
$$\text{则 } u = \sqrt{2} IR \sin \omega t$$

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

$$+ \sqrt{2} I \left(\frac{1}{\omega C} \right) \sin (\omega t - 90^\circ)$$

为同频率
正弦量

2. 相量法



1) 相量式

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

设 $\dot{I} = I \angle 0^\circ$ (参考相量)

则 $\dot{U}_R = \dot{I}R$

$$\dot{U}_L = \dot{I}(jX_L)$$

$$\dot{U}_C = \dot{I}(-jX_C)$$

$$\begin{aligned}\dot{U} &= \dot{I}R + \dot{I}(jX_L) + \dot{I}(-jX_C) \\ &= \dot{I}[R + j(X_L - X_C)]\end{aligned}$$

总电压与总电流
的相量关系式

根据 $\dot{U} = \dot{I}[R + j(X_L - X_C)]$

令 $Z = R + j(X_L - X_C)$

复阻抗

则

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

复数形式的
欧姆定律

$$Z = \frac{\dot{U}}{\dot{I}} = \frac{U \angle \psi_u}{I \angle \psi_i} = |Z| \angle \varphi = \frac{U}{I} \angle \psi_u - \psi_i$$

Z 的模表示 u 、 i 的大小关系，辐角（阻抗角）为 u 、 i 的相位差。

注意

Z 是一个复数，不是相量，上面不能加点。

$$\mathbf{Z} = |\mathbf{Z}| \angle \varphi = R + j(X_L - X_C)$$

$$\left\{ \begin{array}{l} \text{阻抗模: } |\mathbf{Z}| = \frac{U}{I} = \sqrt{R^2 + (X_L - X_C)^2} \\ \text{阻抗角: } \varphi = \psi_u - \psi_i = \arctan \frac{X_L - X_C}{R} = \arctan \frac{\omega L - 1/\omega C}{R} \end{array} \right.$$

★ φ 由电路参数决定。

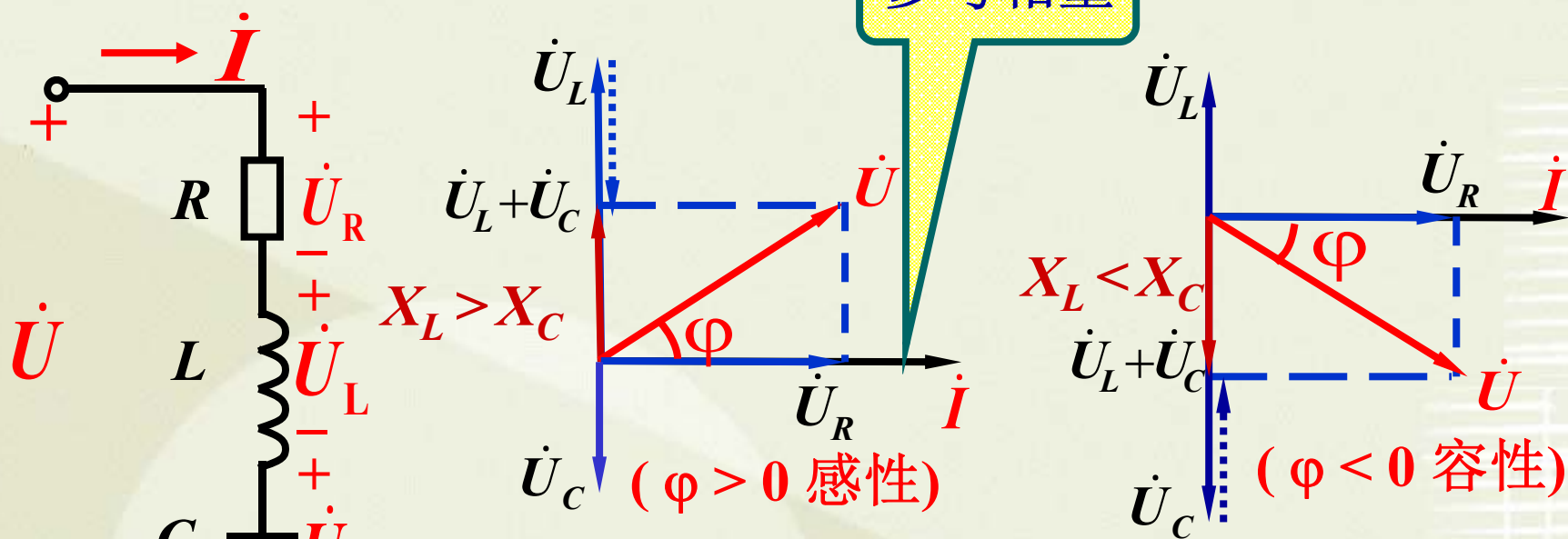
电路参数与电路性质的关系:

当 $X_L > X_C$ 时, $\varphi > 0$, u 超前 i —— 电路呈感性

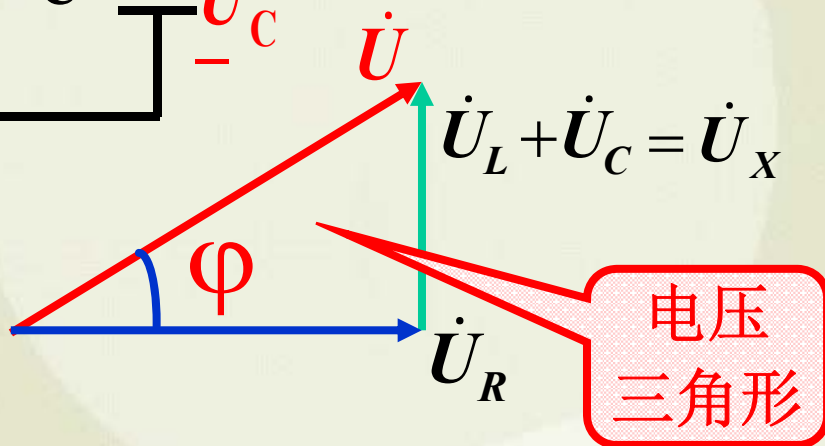
当 $X_L < X_C$ 时, $\varphi < 0$, u 滞后 i —— 电路呈容性

当 $X_L = X_C$ 时, $\varphi = 0$, u, i 同相 —— 电路呈电阻性

2) 相量图



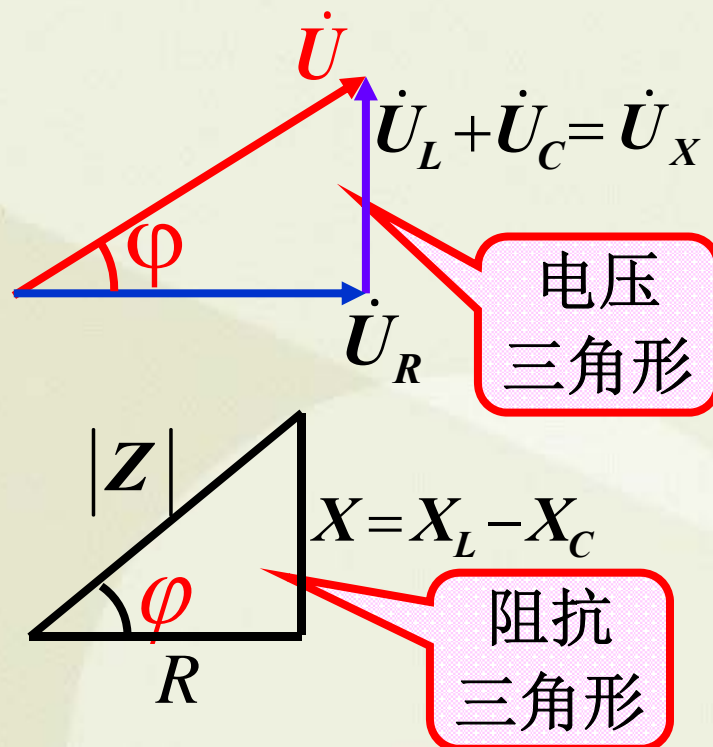
由电压三角形可得:



$$U_R = U \cos \varphi$$

$$U_x = U \sin \varphi$$

2) 相量图



由阻抗三角形:

$$R = |Z| \cos \varphi$$

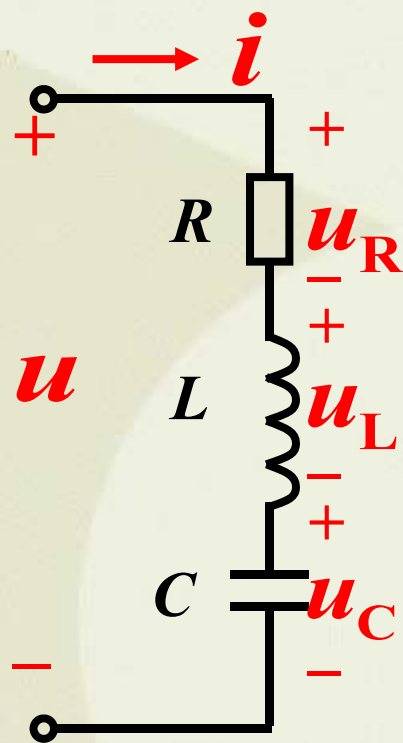
$$X = |Z| \sin \varphi$$

由相量图可求得:

$$\begin{aligned}
 U &= \sqrt{U_R^2 + (U_L - U_C)^2} \\
 &= I \sqrt{R^2 + (X_L - X_C)^2} \\
 &= I \sqrt{R^2 + X^2} \\
 &= I |Z|
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 |Z| &= \sqrt{R^2 + (X_L - X_C)^2} \\
 \varphi &= \arctan \frac{X_L - X_C}{R}
 \end{aligned}$$

二、功率关系



1. 瞬时功率

设: $i = I_m \sin \omega t$

$$u = U_m \sin(\omega t + \varphi)$$

$$p = u \cdot i = U_m \sin(\omega t + \varphi) \cdot I_m \sin \omega t$$

$$= \underbrace{U_m I_m \cos \varphi \sin^2 \omega t}_{\text{耗能元件上的瞬时功率}} + \underbrace{UI \sin \varphi \sin 2\omega t}_{\text{储能元件上的瞬时功率}}$$

耗能元件上
的瞬时功率

储能元件上
的瞬时功率

在每一瞬间,电源提供的功率一部分被耗能元件消耗掉,一部分与储能元件进行能量交换。

2. 平均功率 P （有功功率）

$$P = \frac{1}{T} \int_0^T p dt$$

$$= \frac{1}{T} \int_0^T [UI \cos \varphi - UI \cos(2\omega t + \varphi)] dt$$

$$= UI \cos \varphi \quad \text{单位: w、kw}$$

$$\therefore P = UI \cos \varphi$$

总电压

总电流

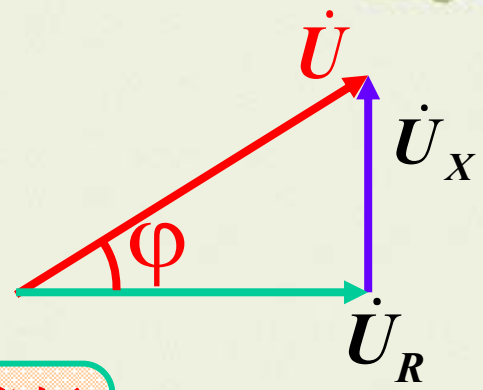
u 与 i 的夹角

$\cos \varphi$ 称为功率因数，用来衡量对电源的利用程度。

根据电压三角形可得：

$$P = UI \cos \varphi = U_R I = I^2 R$$

电阻消耗
的电能



3. 无功功率 Q

$$Q = U_L I - U_C I = (U_L - U_C) I = I^2 (X_L - X_C)$$

根据电压三角形可得：

$$Q = UI \sin \varphi$$

单位：var、kvar

电感和电
容与电源
之间的能
量互换

总电压

总电流

u 与 i 的夹角

4. 视在功率 S

电路中总电压与总电流有效值的乘积。

$$S = UI = |Z|I^2 \quad \text{单位: VA、kVA}$$

注: $S_N = U_N I_N$ 称为发电机、变压器等供电设备的容量, 可用来衡量发电机、变压器可能提供的最大有功功率。

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

♣ P 、 Q 、 S 都不是正弦量, 不能用相量表示。

阻抗三角形、电压三角形、功率三角形

将电压三角形的有效值同除 I 得到阻抗三角形

将电压三角形的有效值同乘 I 得到功率三角形

$$U = \sqrt{U_R^2 + (U_L - U_C)^2}$$

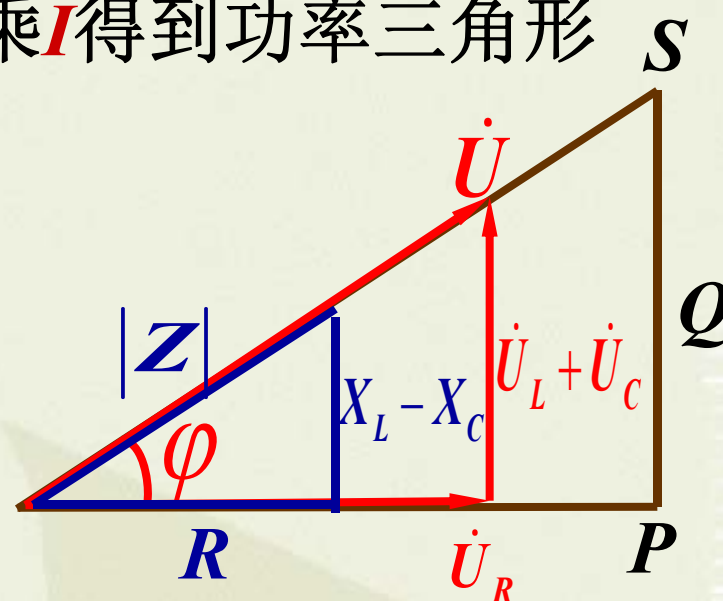
$$U_R = U \cos \varphi$$

$$U_X = U \sin \varphi$$

$$|Z| = \sqrt{R^2 + (X_L - X_C)^2}$$

$$R = |Z| \cos \varphi$$

$$X = |Z| \sin \varphi$$

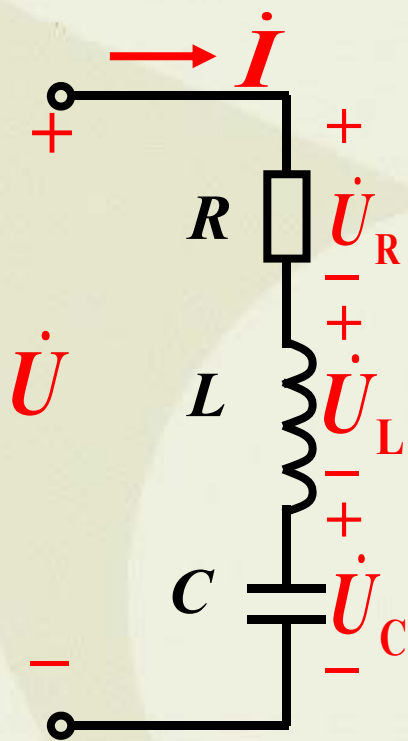


$$S = \sqrt{P^2 + Q^2}$$

$$P = S \cos \varphi$$

$$Q = S \sin \varphi$$

思考



1. 假设 R 、 L 、 C 已确定，电路性质能否确定？阻性？感性？容性？

2. RLC 串联电路的 $\cos\varphi$ 是否一定小于 1？

3. RLC 串联电路中的会出现 $U_R > U$
 $U_L > U, U_C > U$ 的情况？

4. 在 RLC 串联电路中当 $L > C$ 时， u 超前 i ，
当 $L < C$ 时， u 滞后 i ，这样分析对吗？

正误判断

在 RLC 串联电路中,

$I \neq \frac{U}{ Z }$	设 $\dot{I} = I \angle 0^\circ$	$I \neq \frac{U}{R + X_L + X_C}$
$\dot{i} \neq \frac{\dot{U}}{Z}$	$\varphi \neq \arctan \frac{U_L - U_C}{U_R}$	$U \neq U_R + U_L + U_C$
$I \neq \frac{U}{Z}$	$\varphi \neq \arctan \frac{X_L - X_C}{R}$	$u \neq u_R + u_L + u_C$
$i \neq \frac{u}{ Z }$	$\varphi \neq \arctan \frac{\omega L - \omega C}{R}$	$Z \neq R + X_L + X_C$
$\dot{i} \neq \frac{\dot{U}}{ Z }$	$\varphi \neq \arctan \frac{U_L - U_C}{U}$	$Z \neq R + j(X_L + X_C)$

例1: 已知: 在RLC串联交流电路中,

$$R = 30\Omega, L = 127\text{mH}, C = 40\mu\text{F}$$

$$u = 220\sqrt{2} \sin (314t + 20^\circ) \text{V}$$

求:(1)电流的有效值 I 与瞬时值 i ; (2)各部分电压的有效值与瞬时值; (3)作相量图; (4)功率 P 、 Q 和 S 。

解: $X_L = \omega L = 314 \times 127 \times 10^{-3} = 40\Omega,$

$$X_C = \frac{1}{\omega C} = \frac{1}{314 \times 40 \times 10^{-6}} = 80\Omega,$$

$$|Z| = \sqrt{R^2 + (X_L - X_C)^2} = \sqrt{30^2 + (40 - 80)^2} = 50\Omega,$$

方法1:

$$(1) : I = \frac{U}{|Z|} = \frac{220}{50} = 4.4\text{A}$$

$$\varphi = \arctan \frac{X_L - X_C}{R} = \arctan \frac{40 - 80}{30} = -53^\circ$$

$$\because \varphi = \psi_u - \psi_i = -53^\circ \therefore \psi_i = 73^\circ$$

$$i = 4.4\sqrt{2} \sin (314t + 73^\circ)\text{A}$$

$$(2) : U_R = IR = 4.4 \times 30 = 132\text{V}$$

$$u_R = 132\sqrt{2} \sin (314t + 73^\circ)\text{V}$$

$$U_L = IX_L = 4.4 \times 40 = 176\text{V}$$

$$u_L = 176\sqrt{2} \sin (314t + 163^\circ)\text{V}$$

方法1:

$$U_C = IX_C = 4.4 \times 80 = 352\text{V}$$

$$u_C = 352\sqrt{2} \sin(314t - 17^\circ)\text{V}$$

通过计算可看出:

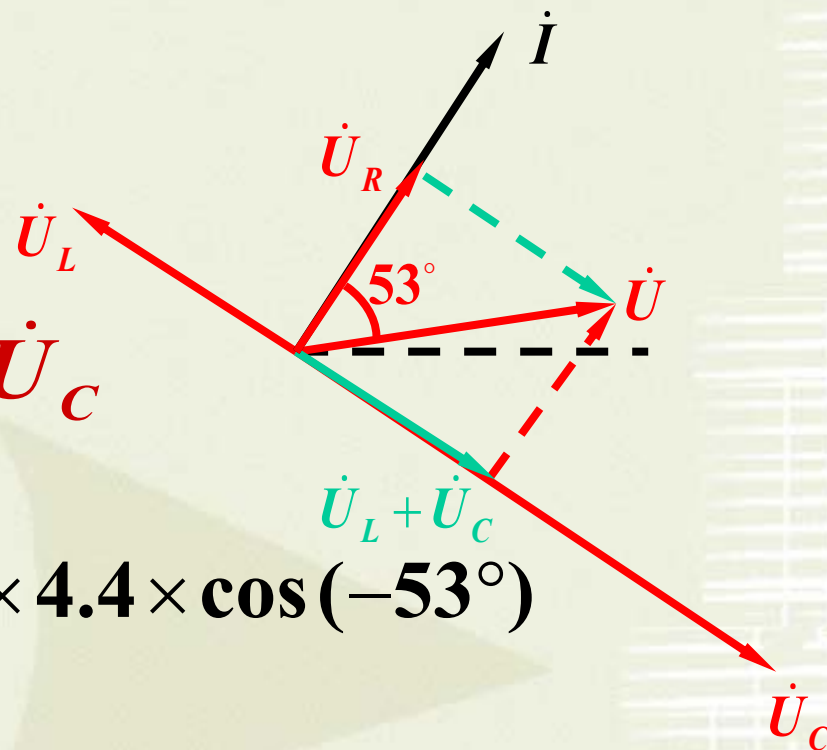
$$U \neq U_R + U_L + U_C$$

而是 $\dot{U} = \dot{U}_R + \dot{U}_L + \dot{U}_C$

(3) : 相量图

$$(4) : P = UI \cos \varphi = 220 \times 4.4 \times \cos(-53^\circ) = 580.8\text{W}$$

$$\text{或: } P = U_R I = I^2 R = 580.8\text{W}$$



$$(4) : Q = UI \sin \varphi = 220 \times 4.4 \times \sin (-53^\circ)$$

$$= -774.4 \text{var} \quad \text{呈容性}$$

$$\text{或: } Q = (U_L - U_C)I = I^2(X_L - X_C) = -774.4 \text{var}$$

方法2: 复数运算

$$\text{解: } \dot{U} = 220 \angle 20^\circ \text{V}$$

$$Z = R + j(X_L - X_C) = 30 - j40 = 50 \angle -53^\circ \Omega$$

$$\dot{I} = \frac{\dot{U}}{Z} = \frac{220 \angle 20^\circ}{50 \angle -53^\circ} = 4.4 \angle 73^\circ \text{A}$$

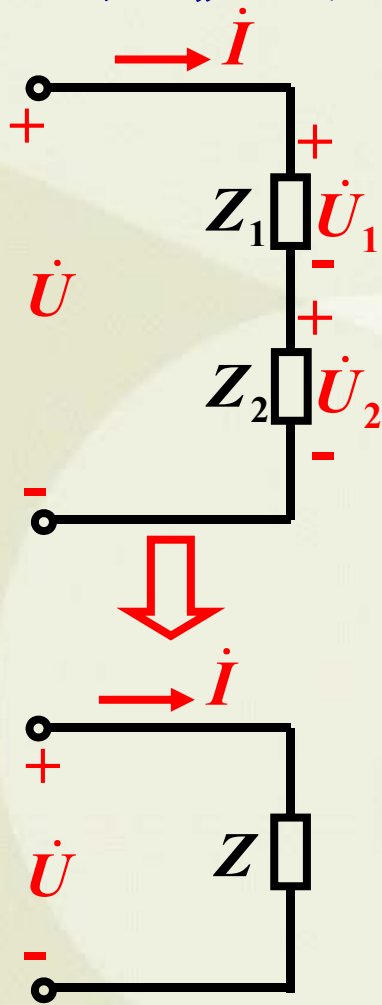
$$\dot{U}_R = \dot{I}R = 4.4 \angle 73^\circ \times 30 = 132 \angle 73^\circ \text{V}$$

$$\dot{U}_L = j\dot{I}X_L = j4.4 \times 40 \angle 73^\circ = 176 \angle 163^\circ \text{V}$$

$$\dot{U}_C = -j\dot{I}X_C = -j4.4 \times 80 \angle 73^\circ = 352 \angle -17^\circ \text{V}$$

4.5 阻抗的串联与并联

4.5.1 阻抗的串联



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

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

$$Z = Z_1 + Z_2 \quad \dot{I} = \frac{\dot{U}}{Z}$$

通式: $Z = \sum Z_k = \sum R_k + j \sum X_k$

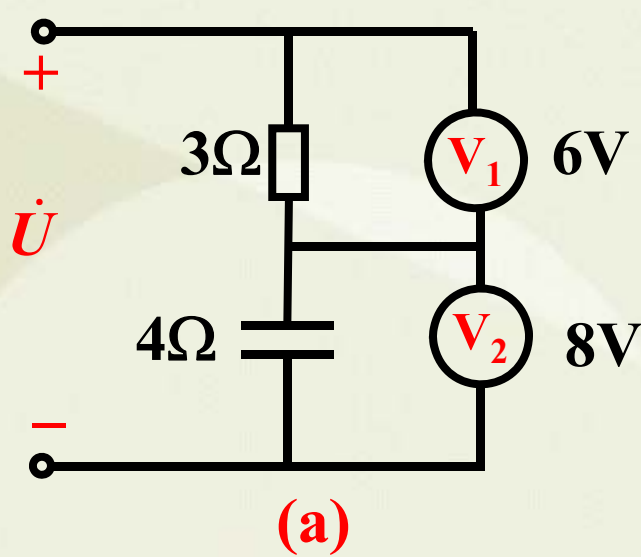
注意 对于阻抗模一般 $|Z| \neq |Z_1| + |Z_2|$

分压公式:

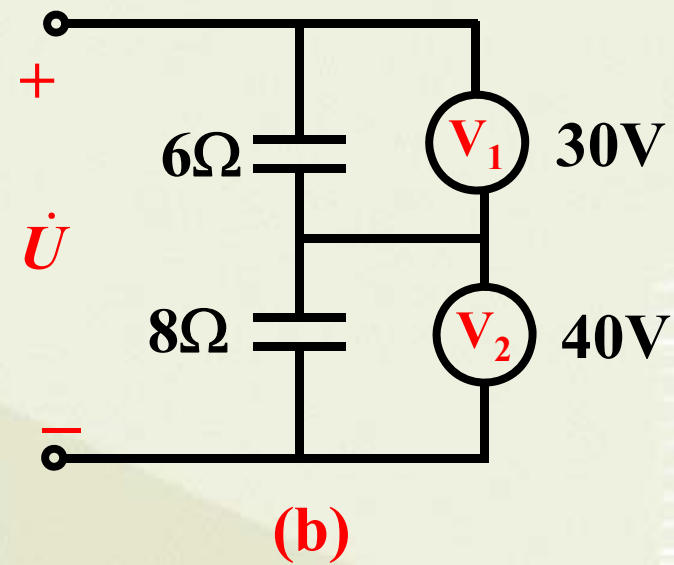
$$\dot{U}_1 = \frac{Z_1}{Z_1 + Z_2} \dot{U} \quad \dot{U}_2 = \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2} \dot{U}$$

思考

下列各图中给定的电路电压、阻抗是否正确？



$|Z| = 7\Omega \quad U = 14V ?$

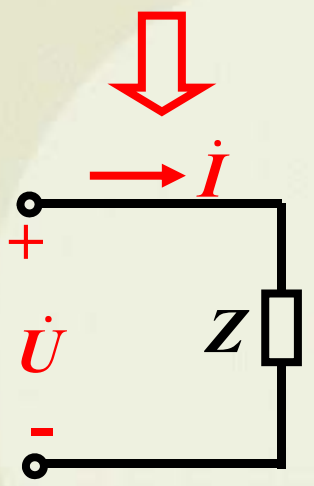
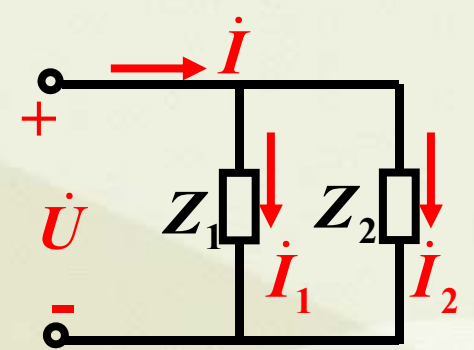


$|Z| = 10\Omega \quad U = 70V ?$

两个阻抗串联时,在什么情况下:

$|Z| = |Z_1| + |Z_2|$ 成立。

4.5.2 阻抗并联



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

$$\dot{I} = \frac{\dot{U}}{Z} \quad \frac{1}{Z} = \frac{1}{Z_1} + \frac{1}{Z_2}$$

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

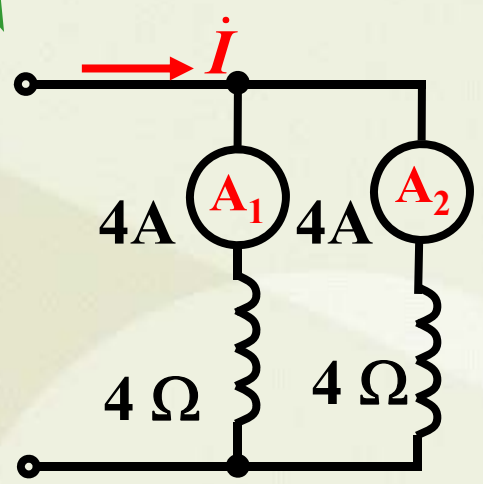
通式: $\frac{1}{Z} = \sum \frac{1}{Z_k}$

注意: 对于阻抗模一般 $\frac{1}{|Z|} \neq \frac{1}{|Z_1|} + \frac{1}{|Z_2|}$

分流公式: $\dot{I}_1 = \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2} \dot{I} \quad \dot{I}_2 = \frac{Z_1}{Z_1 + Z_2} \dot{I}$

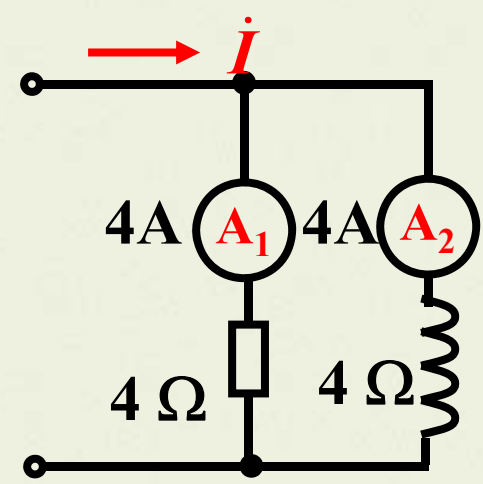
思考

下列各图中给定的电路电流、阻抗是否正确？



(c)

$|Z| = 2\Omega \quad I = 8A ?$



(d)

$|Z| = 2\Omega \quad I = 8A ?$

两个阻抗并联时,在什么情况下:

$$\frac{1}{|Z|} = \frac{1}{|Z_1|} + \frac{1}{|Z_2|} \quad \text{成立。}$$

4.6 复杂正弦交流电路的分析与计算

同第2章计算复杂直流电路一样,支路电流法、结点电压法、叠加原理、戴维宁等方法也适用于计算复杂交流电路。所不同的是电压和电流用**相量**表示,电阻、电感和电容及组成的电路用**阻抗或导纳**来表示,采用**相量法**计算。下面通过举例说明。

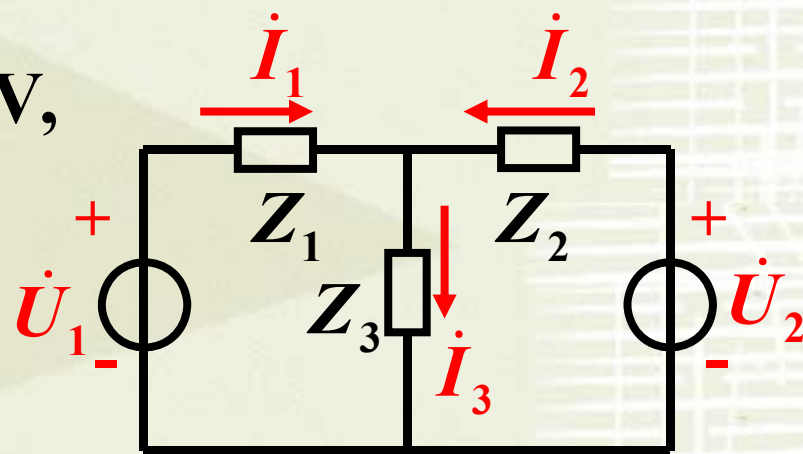
例4.6.1: 图示电路中, 已知

$$\dot{U}_1 = 230\angle 0^\circ \text{V}, \quad \dot{U}_2 = 227\angle 0^\circ \text{V},$$

$$Z_1 = Z_2 = 0.1 + \text{j}0.5 \, \Omega,$$

$$Z_3 = 5 + \text{j}5 \, \Omega$$

试用支路电流法求电流 I_3 。



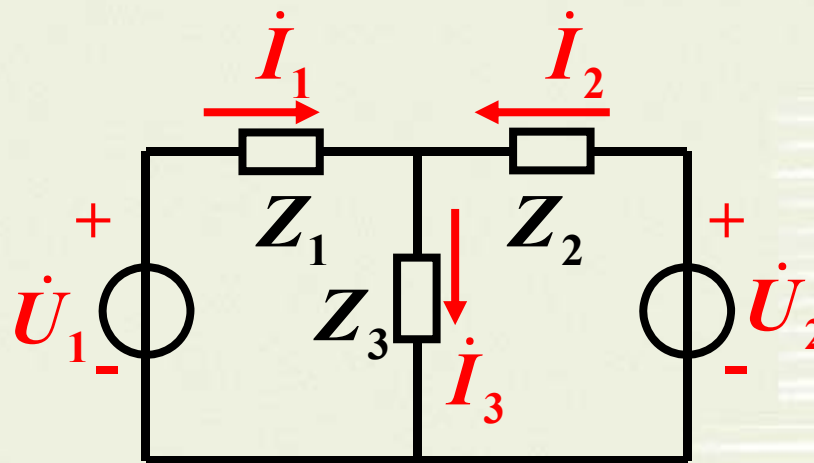
解：应用基尔霍夫定律列出相量表示方程

$$\begin{cases} \dot{I}_1 + \dot{I}_2 - \dot{I}_3 = 0 \\ Z_1 \dot{I}_1 + Z_3 \dot{I}_3 = \dot{U}_1 \\ Z_2 \dot{I}_2 + Z_3 \dot{I}_3 = \dot{U}_2 \end{cases}$$

代入已知数据，可得：

$$\begin{cases} \dot{I}_1 + \dot{I}_2 - \dot{I}_3 = 0 \\ (0.1 + \mathrm{j}0.5) \dot{I}_1 + (5 + \mathrm{j}5) \dot{I}_3 = 230 \angle 0^\circ \\ (0.1 + \mathrm{j}0.5) \dot{I}_2 + (5 + \mathrm{j}5) \dot{I}_3 = 227 \angle 0^\circ \end{cases}$$

解之，得： $\dot{I}_3 = 31.3 \angle -41.6^\circ \text{ A}$



例4.6.2 应用叠加原理计算上例。

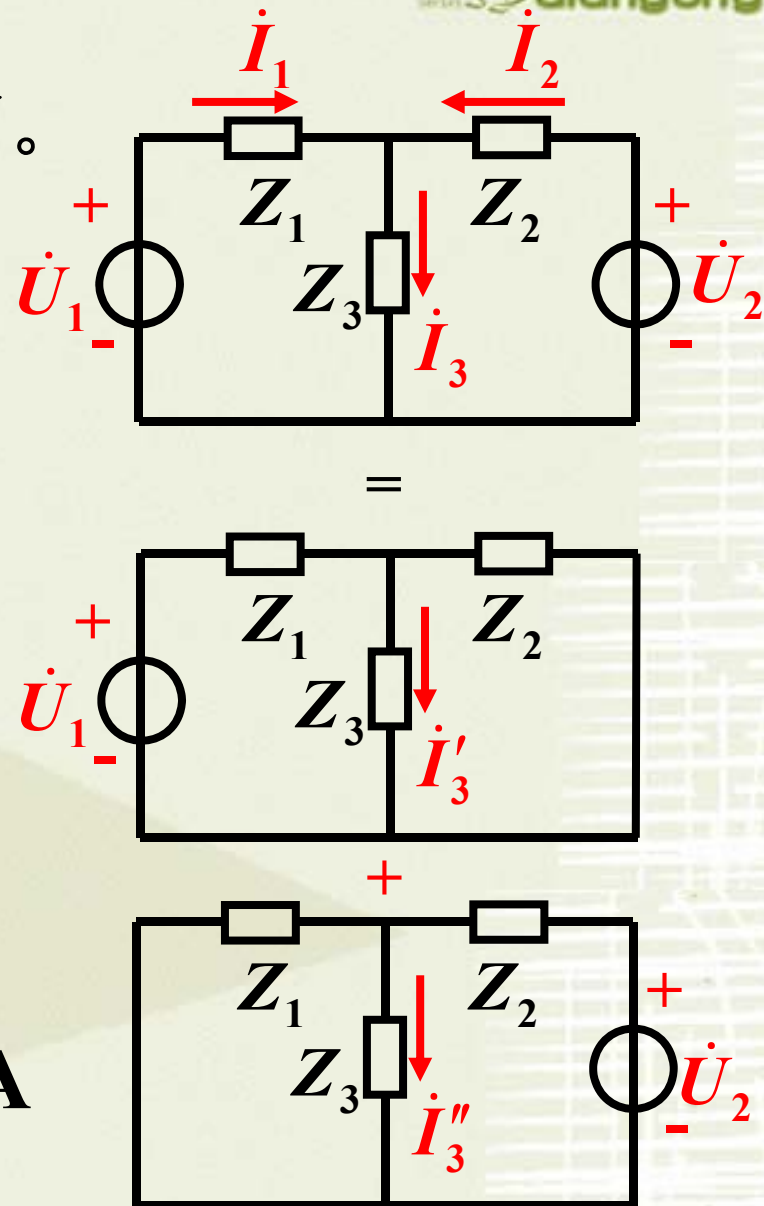
解：（1）当 \dot{U}_1 单独作用时

$$\dot{I}'_3 = \frac{\dot{U}_1}{Z_1 + Z_2 // Z_3} \times \frac{Z_2}{Z_2 + Z_3}$$

同理（2）当 \dot{U}_2 单独作用时

$$\dot{I}''_3 = \frac{\dot{U}_2}{Z_2 + Z_1 // Z_3} \times \frac{Z_1}{Z_1 + Z_3}$$

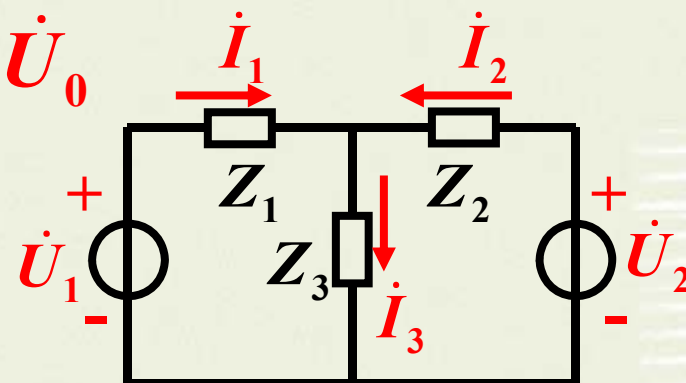
$$\dot{I}_3 = \dot{I}'_3 + \dot{I}''_3 = 31.3 \angle -41.6^\circ \text{ A}$$



例4.6.3 应用戴维宁计算上例。

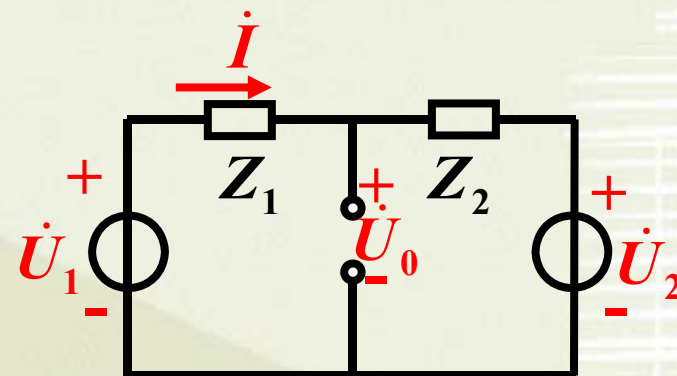
解：(1)断开 Z_3 支路，求开路电压 \dot{U}_0

$$\begin{aligned}\dot{U}_0 &= \frac{\dot{U}_1 - \dot{U}_2}{Z_1 + Z_2} \times Z_2 + \dot{U}_2 \\ &= 228.85 \angle 0^\circ \text{V}\end{aligned}$$

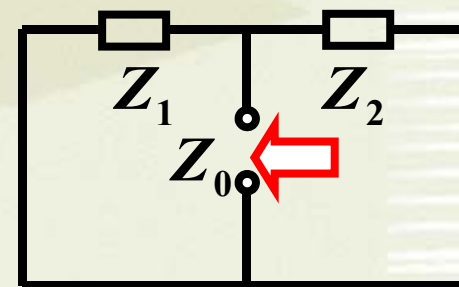


(2)求等效内阻抗 Z_0

$$\begin{aligned}Z_0 &= \frac{Z_1 Z_2}{Z_1 + Z_2} = \frac{Z_1}{2} \\ &= 0.05 + j0.25 \Omega\end{aligned}$$



$$(3) \dot{I}_3 = \frac{\dot{U}_0}{Z_0 + Z_3} = 31.3 \angle -46.1^\circ \text{A}$$



正弦交流电路的分析和计算(总结)

若正弦量用相量 \dot{U} 、 \dot{I} 表示, 电路参数用复数阻抗 ($R \rightarrow R$ 、 $L \rightarrow j\omega L$ 、 $C \rightarrow -j\frac{1}{\omega C}$) 表示, 则直流电路中介绍的基本定律、定理及各种分析方法在正弦交流电路中都能使用。

相量（复数）形式的欧姆定律

电阻电路	纯电感电路	纯电容电路	一般电路
$\dot{U} = \dot{I}R$	$\dot{U} = \dot{I}(jX_L)$	$\dot{U} = \dot{I}(-jX_C)$	$\dot{U} = \dot{I}Z$

相量形式的基尔霍夫定律

KCL $\sum \dot{I} = 0$ KVL $\sum \dot{U} = 0$

有功功率 P

有功功率等于电路中各电阻有功功率之和，
或各支路有功功率之和。

$$P = \sum_1^i I_i^2 R_i \quad \text{或} \quad P = UI \cos \varphi$$

φ 为 \dot{U} 与 \dot{I} 的相位差

无功功率 Q

无功功率等于电路中各电感、电容无功功率之和，
或各支路无功功率之和。

$$Q = \sum_1^i I_i^2 (X_{Li} - X_{Ci}) \quad \text{或} \quad Q = UI \sin \varphi$$

一般正弦交流电路的解题步骤

1、根据原电路图画出相量模型图(电路结构不变)

$$\begin{array}{lll} R \rightarrow R & L \rightarrow jX_L & C \rightarrow -jX_C \\ u \rightarrow \dot{U} & i \rightarrow \dot{I} & e \rightarrow \dot{E} \end{array}$$

2、根据相量模型列出相量方程式或画相量图

3、用相量法或相量图求解

4、将结果变换成要求的形式

例1: 已知: $u = 220 \sqrt{2} \sin \omega t \text{ V}$

$$R = 50 \, \Omega, R_1 = 100 \, \Omega, X_L = 200 \, \Omega, X_C = 400 \, \Omega$$

求: i, i_1, i_2

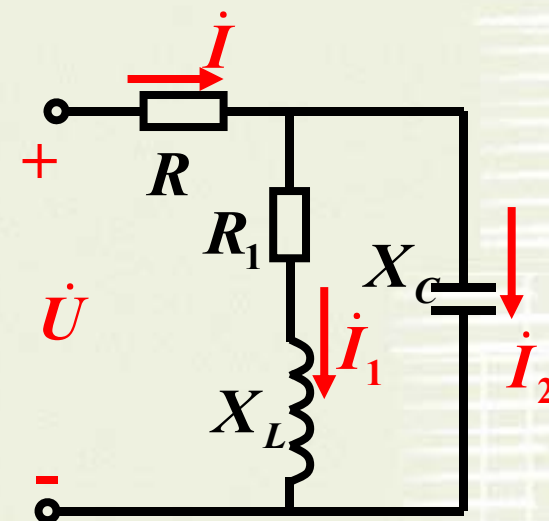
分析题目:

已知电源电压和电路参数,
电路结构为串并联。求电流的瞬
时值表达式。

一般用相量式计算:

$$1) \quad Z_1, Z_2 \rightarrow Z \rightarrow \dot{I} \rightarrow i$$

$$2) \quad \dot{I} \rightarrow \dot{I}_1, \dot{I}_2 \rightarrow i_1, i_2$$



解：用相量式计算

$$\dot{U} = 220\angle 0^\circ \text{ V}$$

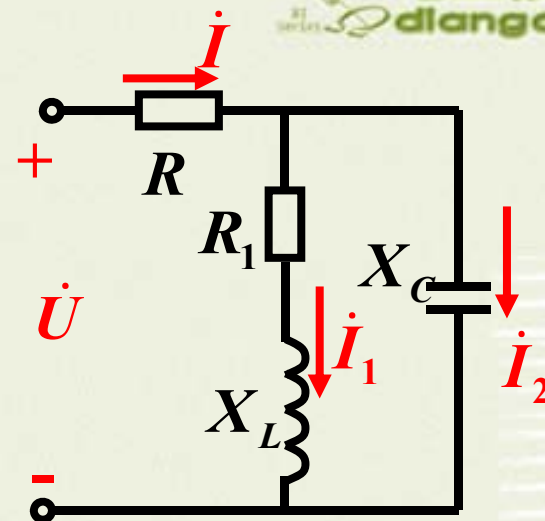
$$Z_1 = R_1 + jX_L = 100 + j200 \Omega$$

$$Z_2 = -jX_C = -j400 \Omega$$

$$Z = 50 + \frac{(100 + j200)(-j400)}{100 + j200 - j400} = 50 + 320 + j240 = 440\angle 33^\circ \Omega$$

$$\dot{I} = \frac{\dot{U}}{Z} = \frac{220\angle 0^\circ}{440\angle 33^\circ} = 0.5\angle -33^\circ \text{ A}$$

$$\begin{aligned} \dot{I}_1 &= \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2} \dot{I} = \frac{-j400}{100 + j200 - j400} \times 0.5\angle -33^\circ \\ &= 0.89\angle -59.6^\circ \text{ A} \end{aligned}$$



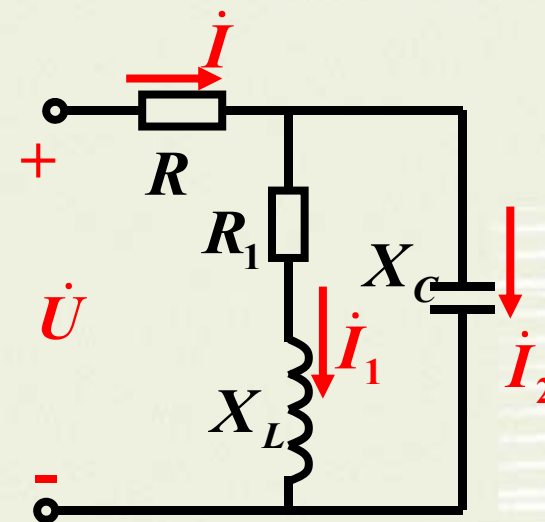
同理:

$$\begin{aligned}\dot{I}_2 &= \frac{Z_1}{Z_1 + Z_2} \dot{I} \\ &= \frac{100 + j200}{100 + j200 - j400} \times 0.5 \angle -33^\circ \\ &= 0.5 \angle 93.8^\circ \text{ A}\end{aligned}$$

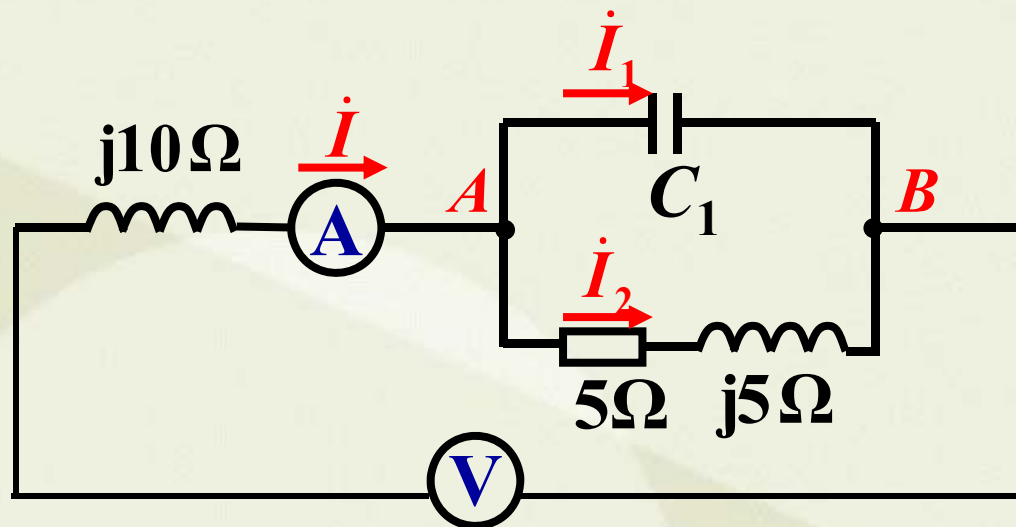
$$\therefore i = 0.5\sqrt{2} \sin(\omega t - 33^\circ) \text{ A}$$

$$i_1 = 0.89\sqrt{2} \sin(\omega t - 59.6^\circ) \text{ A}$$

$$i_2 = 0.5\sqrt{2} \sin(\omega t + 93.8^\circ) \text{ A}$$

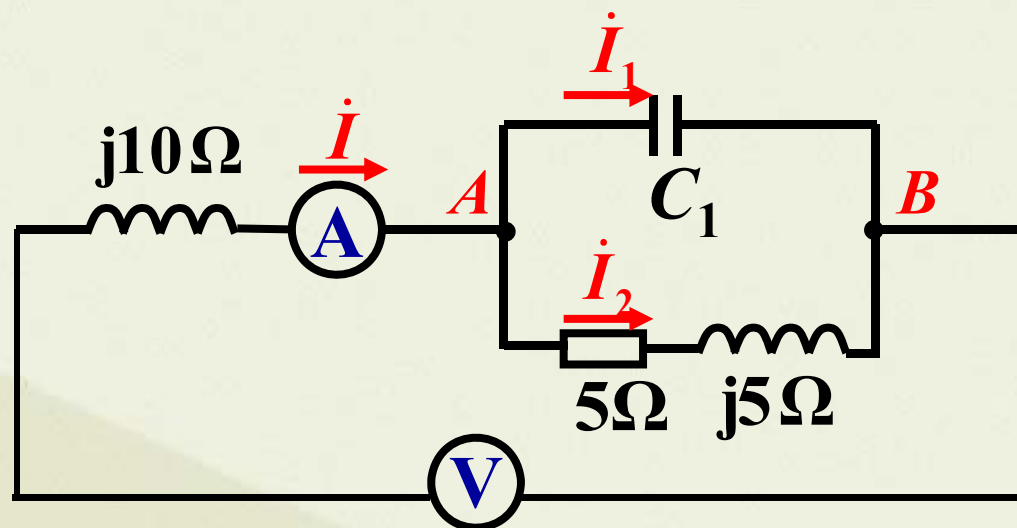


例2: 下图电路中已知: $I_1=10\text{A}$ 、 $U_{AB}=100\text{V}$,
求: 总电压表和总电流表的读数。



分析: 已知电容支路的电流、电压和部分参数
求总电流和电压

解题方法有两种: 1.用相量(复数)计算
2.利用相量图分析求解



已知: $I_1 = 10\text{A}$ 、
 $U_{AB} = 100\text{V}$,

求: A、V 的读数

解法1: 用相量计算

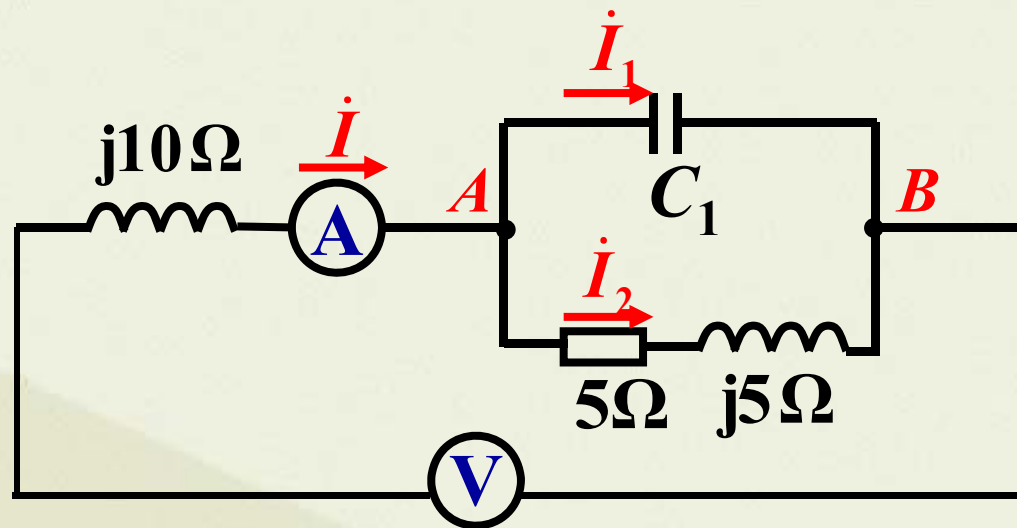
设: \dot{U}_{AB} 为参考相量, 即: $\dot{U}_{AB} = 100 \angle 0^\circ \text{ V}$

则: $\dot{I}_2 = \frac{100}{(5 + j5)} = 10\sqrt{2} \angle -45^\circ \text{ A}$

$\dot{I}_1 = 10 \angle 90^\circ = j10 \text{ A}$

$$\dot{I} = \dot{I}_1 + \dot{I}_2 = 10 \angle 0^\circ \text{ A}$$

\therefore A读数为 10安



已知: $I_1=10\text{A}$ 、
 $U_{AB}=100\text{V}$,

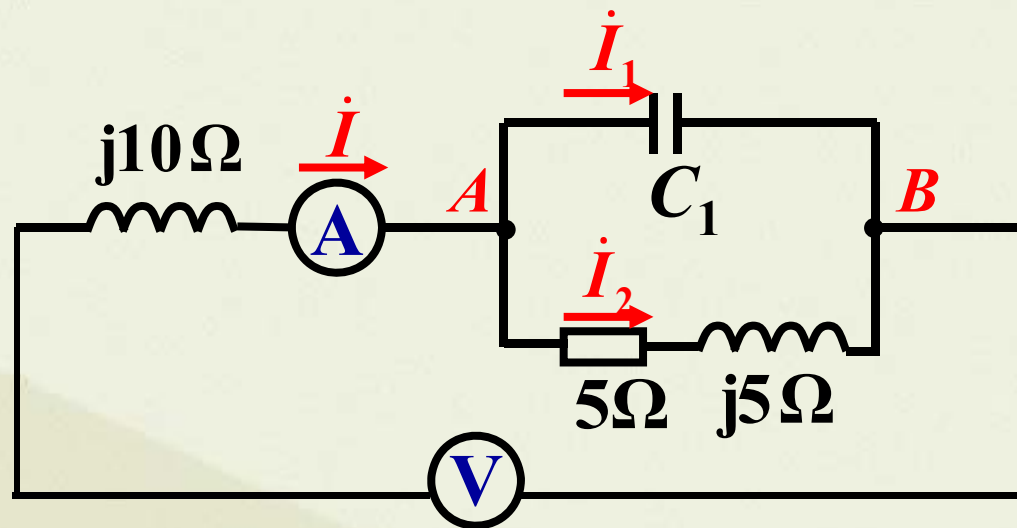
求: A、V 的读数

$$\therefore \dot{I} = \dot{I}_1 + \dot{I}_2 = 10 \angle 0^\circ \text{ A}$$

$$\therefore \dot{U}_L = \dot{I} (j10) = j100 \text{ V}$$

$$\begin{aligned} \dot{U} &= \dot{U}_L + \dot{U}_{AB} = 100 + j100 \\ &= 100\sqrt{2} \angle 45^\circ \text{ V} \end{aligned}$$

\therefore V 读数为141V



已知: $I_1=10\text{A}$ 、
 $U_{AB}=100\text{V}$,

求: A、V 的读数

解法2: 利用相量图分析求解

设 \dot{U}_{AB} 为参考相量,

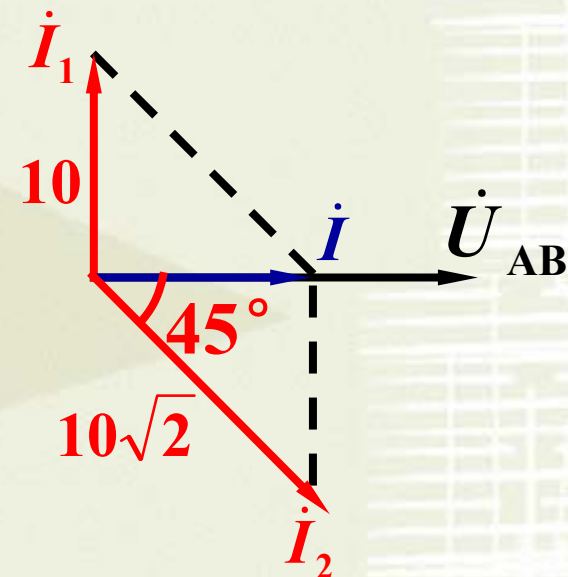
$I_1=10\text{A}$ \dot{I}_1 超前 \dot{U}_{AB} 90°

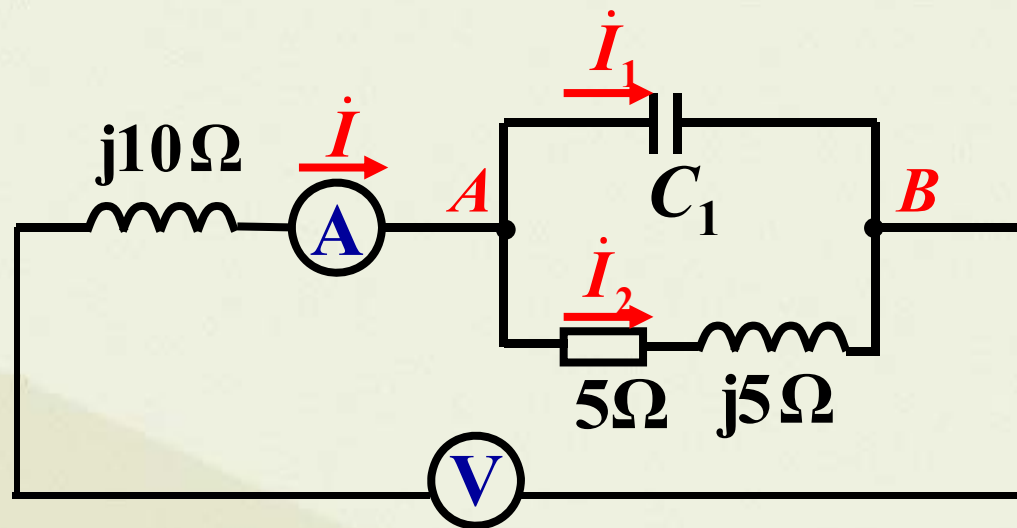
$$I_2 = \frac{100}{\sqrt{5^2 + 5^2}} = 10\sqrt{2}\text{A},$$

\dot{I}_2 滞后 \dot{U}_{AB} 45°

由相量图可求得: $I=10\text{A}$

画相量图如下:





已知: $I_1=10\text{A}$ 、
 $U_{AB}=100\text{V}$,

求: A、V 的读数

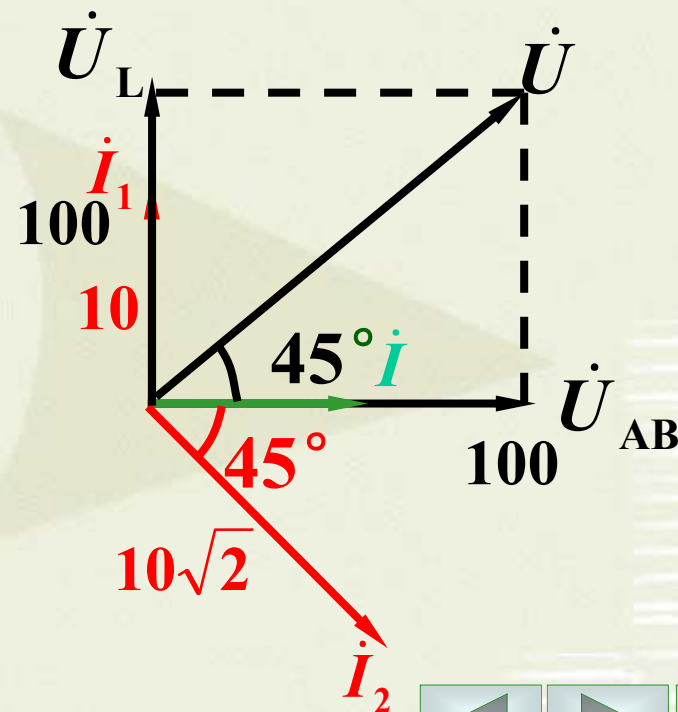
设 \dot{U}_{AB} 为参考相量,

$$U_L = I X_L = 100\text{V}$$

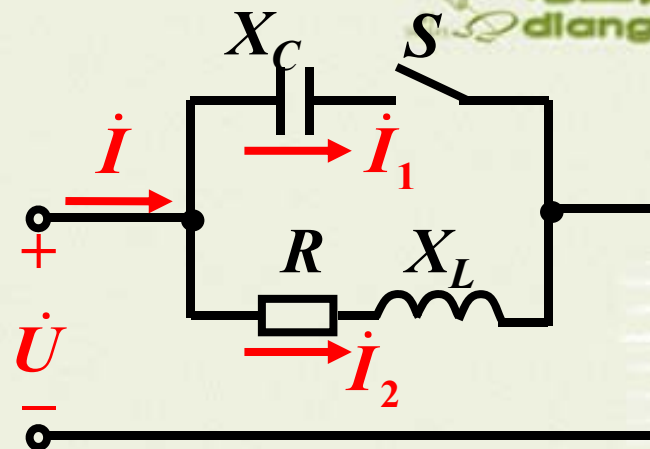
\dot{U}_L 超前 \dot{I} 90°

由相量图可求得:

$$V = 141\text{V}$$



例3: 已知 $U = 200 \text{ V}$, $R = X_L$,
开关闭合前 $I = I_2 = 10 \text{ A}$,
开关闭合后 u , i 同相。
求: I, R, X_L, X_C 。



解: 1) 开关闭合前后 I_2 的值不变。

$$I_2 = \frac{U}{|Z|} = \frac{200}{\sqrt{R^2 + X_L^2}} = \frac{200}{\sqrt{2}R} = 10 \text{ A}$$

$$\therefore R = X_L = \frac{200}{10\sqrt{2}} = 10\sqrt{2} \Omega$$

由相量图可求得: $I = I_2 \cos 45^\circ = 5\sqrt{2} \text{ A}$

$$I_1 = I_2 \sin 45^\circ = 10 \times \sin 45^\circ = 5\sqrt{2} \text{ A}$$



$$I_1 = I_2 \sin 45^\circ = 10 \times \sin 45^\circ = 5\sqrt{2} \text{ A}$$

$$X_C = \frac{U}{I_1} = \frac{200}{5\sqrt{2}} = 20\sqrt{2} \Omega$$

解：2) 用相量计算

设： $\dot{U} = 200 \angle 0^\circ \text{ V}$,

$\because R = X_L, \therefore \dot{I}_2 = 10 \angle -45^\circ \text{ A}$

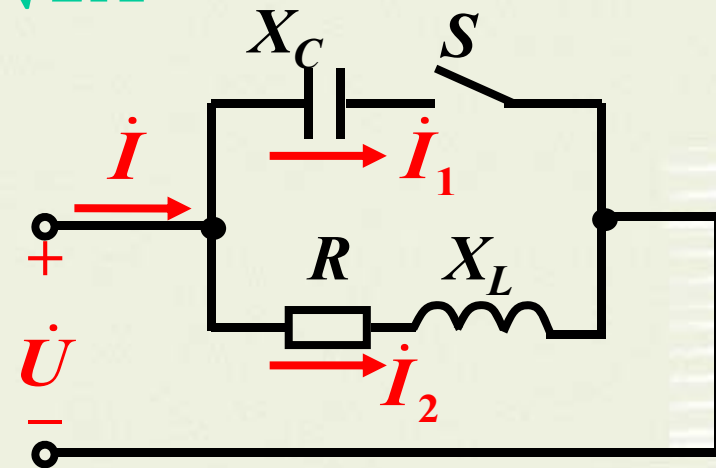
$$Z_2 = \dot{U} / \dot{I}_2 = 220 \angle 0^\circ / 10 \angle -45^\circ = 22 \angle 45^\circ \Omega$$

\because 开关闭合后 u, i 同相, $\therefore \dot{I} = I \angle 0^\circ \text{ A}$

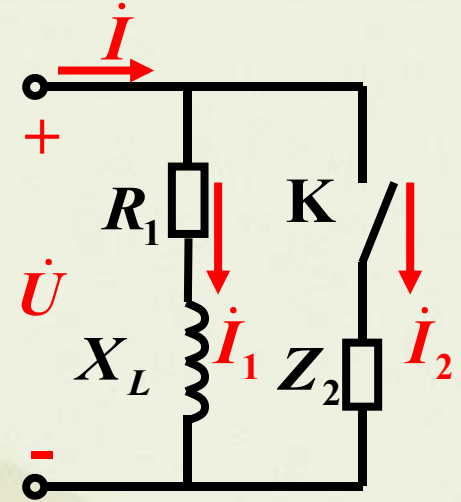
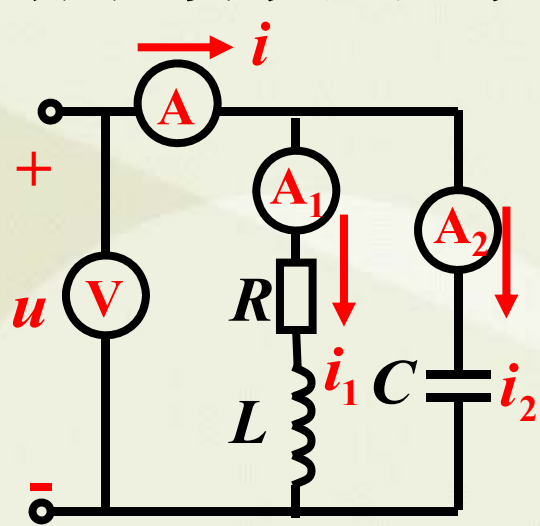
$$\because \dot{I} = \dot{I}_1 + \dot{I}_2 \quad \therefore I \angle 0^\circ = I_1 \angle 90^\circ + 10 \angle -45^\circ$$

由实部相等可得 $I = I_2 \cos 45^\circ \text{ A}$

由虚部相等可得 $I_1 = I_2 \sin 45^\circ \text{ A}$



例4. (1) 图示电路中已知 $u = 220\sqrt{2} \sin 314t \text{ V}$
 $i_1 = 22 \sin (314t - 45^\circ) \text{ A}$ $i_2 = 11\sqrt{2} \sin (314t + 90^\circ) \text{ A}$
 试求: 各表读数及参数 R 、 L 和 C 。



- (2)** 图示电路中, 已知: $U=220 \text{ V}$, $f=50\text{Hz}$, 分析下列情况:
- 1) K 打开时, $P=3872\text{W}$ 、 $I=22\text{A}$, 求: I_1 、 U_R 、 U_L 。
 - 2) K 闭合后发现 P 不变, 总电流减小, 试说明 Z_2 是什么性质的负载? 求出 I_2 , 并画出此时的相量图。

例4. (1) 图示电路中已知 $u = 220\sqrt{2} \sin 314t \text{ V}$
 $i_1 = 22 \sin (314t - 45^\circ) \text{ A}$ $i_2 = 11\sqrt{2} \sin (314t + 90^\circ) \text{ A}$
 试求：各表读数及参数 R 、 L 和 C 。

解：求各表读数

1) 复数计算

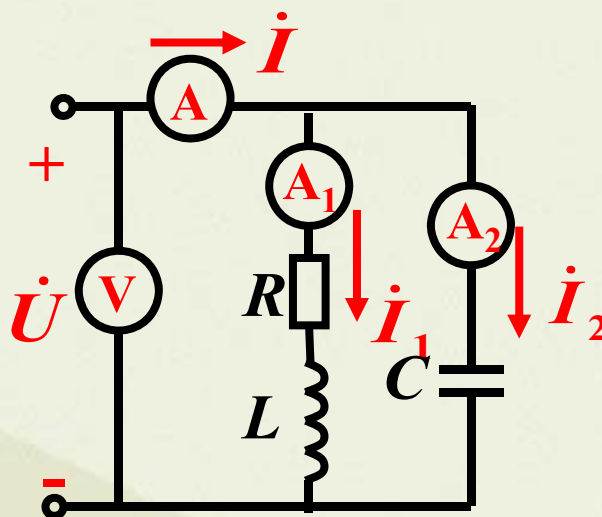
$$U = 220 \text{ V}$$

$$I_1 = \frac{22}{\sqrt{2}} = 15.6 \text{ A}$$

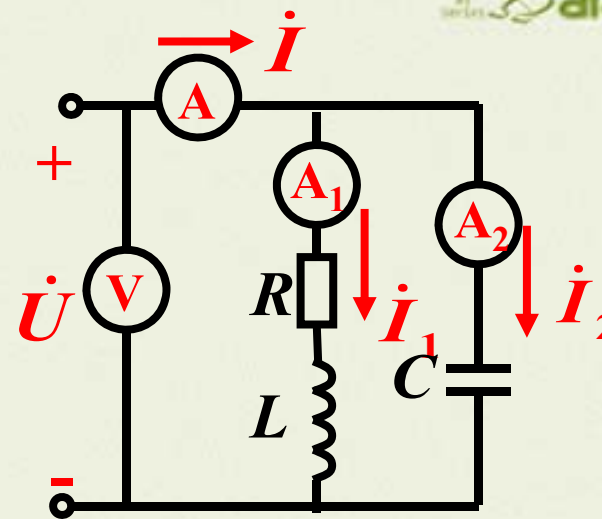
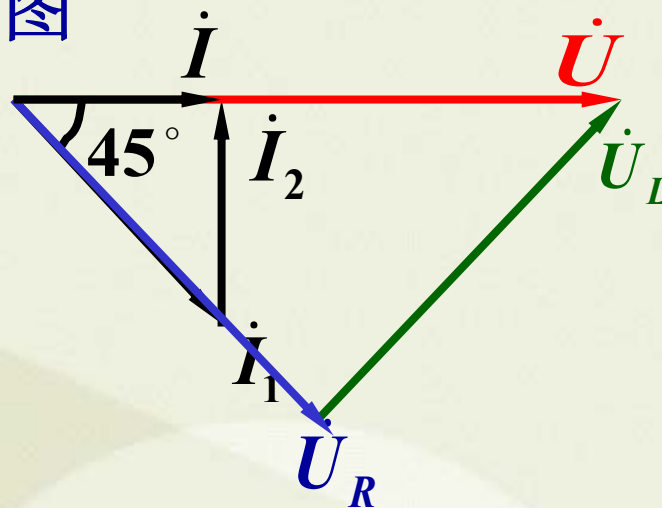
$$I_2 = 11 \text{ A}$$

$$\dot{I} = \dot{I}_1 + \dot{I}_2 = 15.6 \angle -45^\circ + 11 \angle 90^\circ = 11 \text{ A}$$

$$\therefore I = 11 \text{ A}$$



2) 相量图



根据相量图可得: $I = \sqrt{15.6^2 - 11^2} = 11 \text{ A}$

求参数 R 、 L 、 C

方法1:

$$Z_1 = \frac{\dot{U}}{\dot{I}_1} = \frac{220 \angle 0^\circ}{15.6 \angle -45^\circ} = 14.1 \angle 45^\circ = 10 + j10 \Omega$$

$$\therefore R = X_L = 10 \Omega \quad L = \frac{X_L}{\omega} = 0.0318 \text{ H}$$

$$Z_2 = \frac{\dot{U}}{\dot{I}_2} = \frac{220\angle 0^\circ}{11\angle 90^\circ} = 20\angle -90^\circ \Omega \quad \therefore X_C = 20 \Omega$$

$$C = \frac{1}{\omega X_C} = \frac{1}{314 \times 20} = 159 \mu F$$

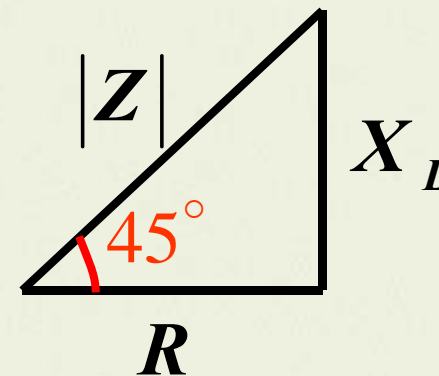
方法2:

$$|Z_1| = \frac{U}{I_1} = 14.1 \Omega$$

$$\begin{cases} R = |Z_1| \cos 45^\circ = 10 \Omega \\ X_L = |Z_1| \sin 45^\circ = 10 \Omega \end{cases}$$

$$|Z_2| = \frac{U}{I_2} = 20 \Omega$$

$$\text{即: } X_C = 20 \Omega \quad C = \frac{1}{\omega X_C} = \frac{1}{314 \times 20} = 159 \mu F$$



$$L = \frac{X_L}{\omega} = 0.0318 H$$

2): 图示电路中,已知: $U=220\text{ V}$, $f=50\text{Hz}$,分析下列情况:

(1) K打开时, $P=3872\text{W}$ 、 $I=22\text{A}$, 求: I_1 、 U_R 、 U_L

(2) K闭合后发现 P 不变, 但总电流减小, 试说明 Z_2 是什么性质的负载? 并画出此时的相量图。

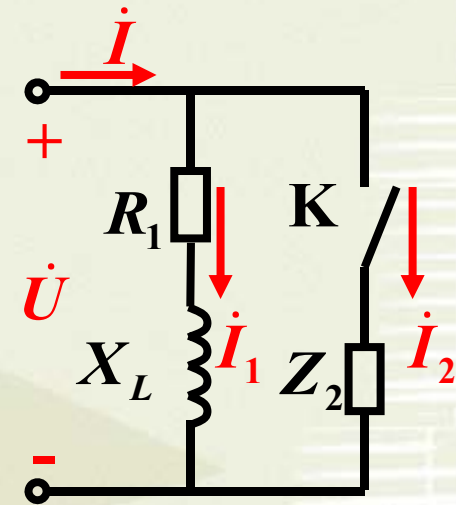
解: 1) K打开时: $I_1 = I = 22\text{A}$

$$P = UI \cos \varphi$$

$$\cos \varphi = \frac{P}{UI} = \frac{3872}{220 \times 22} = 0.8$$

$$\therefore U_R = U \cdot \cos \varphi = 220 \times 0.8 = 176\text{ V}$$

$$U_L = U \cdot \sin \varphi = 220 \times 0.6 = 132\text{ V}$$



方法2: $I_1 = I = 22\text{A}$ $|Z| = \frac{U}{I} = 10\Omega$

$$R = \frac{P}{I^2} = \frac{3872}{22^2} = 8\Omega$$

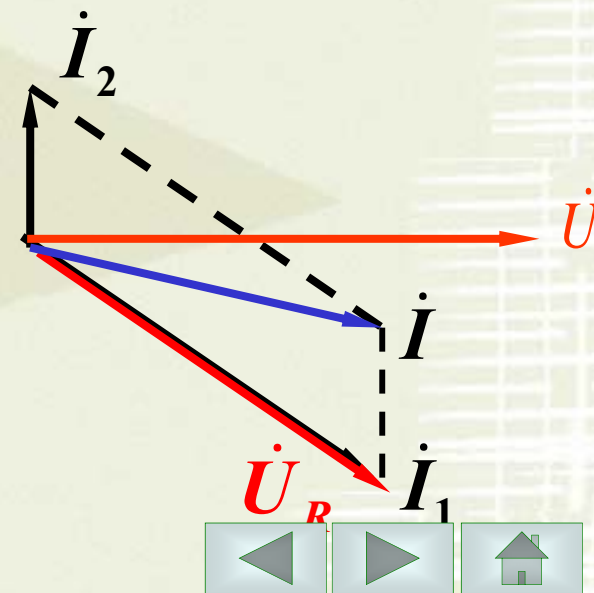
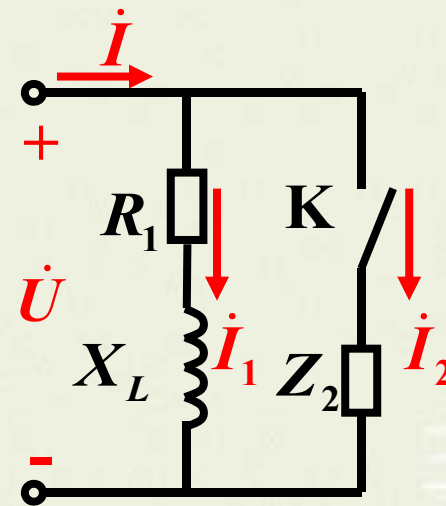
$$X_L = \sqrt{|Z|^2 - R^2} = 6\Omega$$

$$\therefore U_R = IR = 22 \times 8 = 176\text{V}$$

$$U_L = IX_L = 22 \times 6 = 132\text{V}$$

2) 当合K后P不变 I减小,
说明 Z_2 为纯电容负载

相量图如图示:



4.7 交流电路的频率特性

4.7.2 谐振电路

谐振的概念:

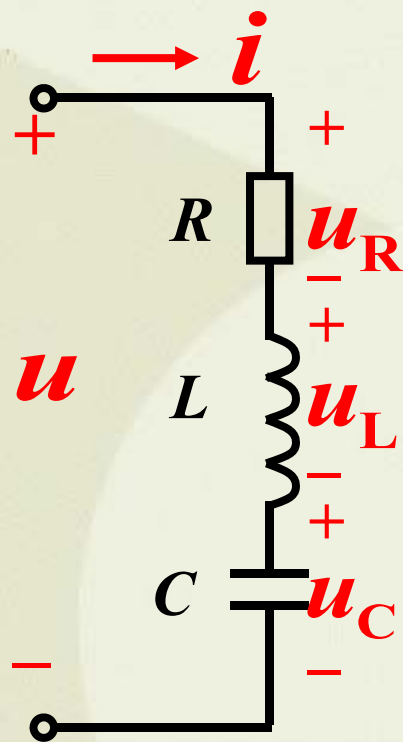
在同时含有 L 和 C 的交流电路中, 如果总电压和总电流同相, 称电路处于谐振状态。此时电路与电源之间不再有能量的交换, 电路呈电阻性。

- 串联谐振: L 与 C 串联时 u 、 i 同相
- 并联谐振: L 与 C 并联时 u 、 i 同相

研究谐振的目的, 就是一方面在生产上充分利用谐振的特点, (如在无线电工程、电子测量技术等许多电路中应用)。另一方面又要预防它所产生的危害。

4.7.2(1) 串联谐振

串联谐振电路



1. 谐振条件

由定义，谐振时： \dot{U} 、 \dot{I} 同相

即 $\varphi = \arctan \frac{X_L - X_C}{R} = 0$

谐振条件：

$$X_L = X_C$$

或：

$$\omega_o L = \frac{1}{\omega_o C}$$

谐振时的角频率

2. 谐振频率

根据谐振条件： $\omega_o L = \frac{1}{\omega_o C}$

2. 谐振频率

或： $2\pi f_0 L = \frac{1}{2\pi f_0 C}$ 可得谐振频率为：

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

或

$$f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

电路发生谐振的方法：

- 1) 电源频率 f 一定，调参数 L 、 C 使 $f_0 = f$;
- 2) 电路参数 LC 一定，调电源频率 f ，使 $f = f_0$ 。

3. 串联谐振特征

1) 阻抗最小

$$|Z| = \sqrt{R^2 + (X_L - X_C)^2} = R$$

2) 电流最大

当电源电压一定时： $I = I_0 = \frac{U}{R}$

3) \dot{U} 、 \dot{I} 同相

$$\varphi = \arctan \frac{X_L - X_C}{R} = 0$$

电路呈电阻性，能量全部被电阻消耗， Q_L 和 Q_C 相互补偿。即电源与电路之间不发生能量互换。

4) 电压关系

电阻电压： $U_R = I_0 R = U$

电容、电感电压： $\dot{U}_L = -\dot{U}_C$

大小相等、相位相差 180°

$$U_L = I_0 X_L = U_C = I_0 X_C$$

当 $X_L = X_C \gg R$ 时:

有: $U_L = U_C \gg U_R = U$

U_C 、 U_L 将大于
电源电压 U

由于 $U_L = U_C \gg U$ 可能会击穿线圈或电容的绝缘, 因此在电力系统中一般应避免发生串联谐振, 但在无线电工程上, 又可利用这一特点达到选择信号的作用。

令:

$$Q = \frac{U_L}{U} = \frac{U_C}{U} = \frac{\omega_0 L}{R} = \frac{1}{\omega_0 RC}$$

Q 品质因数, 表征串联谐振电路的谐振质量

$$\text{有: } U_L = U_C = QU$$

∴ 串联谐振又称为电压谐振。



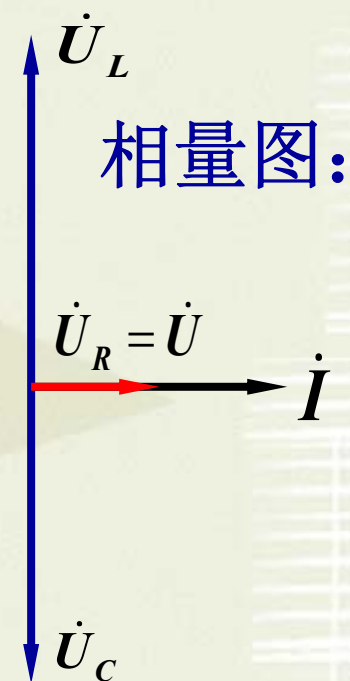
谐振时: \dot{U}_L 与 \dot{U}_C 相互抵消, 但其本身不为零, 而是电源电压的 Q 倍。

$$\begin{cases} U_L = I_0 X_L = \frac{\omega_0 L}{R_1} U = QU \\ U_C = I_0 X_C = \frac{1}{\omega_0 CR} U = QU \end{cases}$$

如 $Q=100, U=220V$, 则在谐振时

$$U_L = U_C = QU = 22000V$$

所以电力系统应避免发生串联谐振。



4. 谐振曲线

1) 串联电路的阻抗频率特性

阻抗随频率变化的关系。

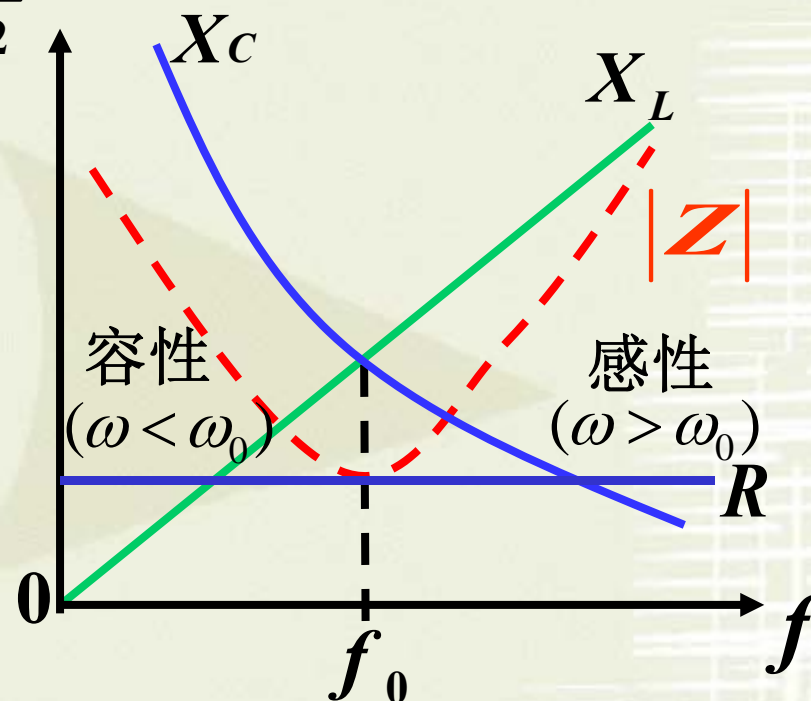
$$Z = R + j(X_L - X_C)$$

$$X_L = 2\pi f L$$

$$X_C = \frac{1}{2\pi f C}$$

$$|Z| = \sqrt{R^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}$$

$$\left\{ \begin{array}{l} \omega < \omega_0 \Rightarrow |Z| \uparrow \\ \omega = \omega_0 \Rightarrow |Z| = R \\ \omega > \omega_0 \Rightarrow |Z| \uparrow \end{array} \right.$$



2) 谐振曲线

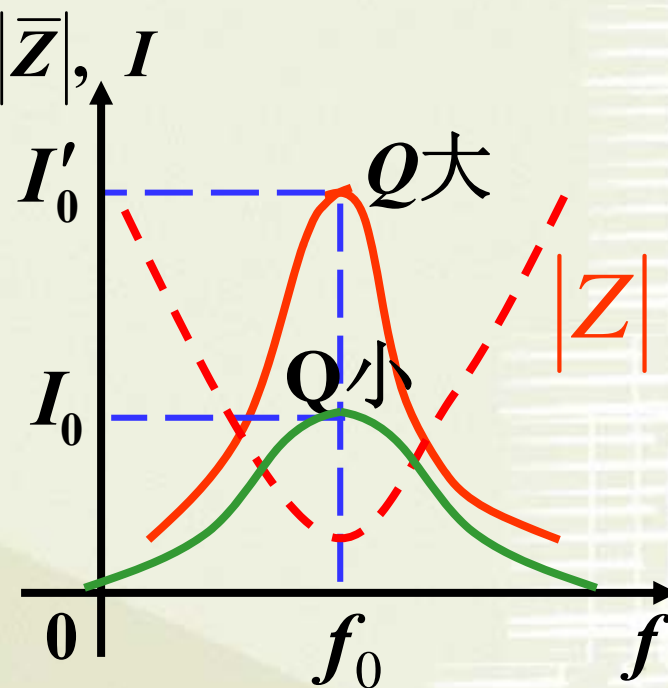
电流随频率变化的关系曲线。

$$I(\omega) = \frac{U}{|Z|} = \frac{U}{\sqrt{R^2 + (\omega L - 1/\omega C)^2}} |\bar{Z}|, I$$

谐振电流
分析:

$$I_0 = \frac{U}{R}$$

$$R \downarrow \rightarrow \begin{cases} I_0 \uparrow \\ Q \uparrow = \frac{\omega_0 L}{R \downarrow} \end{cases}$$



电路具有选择最接近谐振频率附近的电流的能力——称为选择性。

Q 值越大，曲线越尖锐，选择性越好。

通频带:

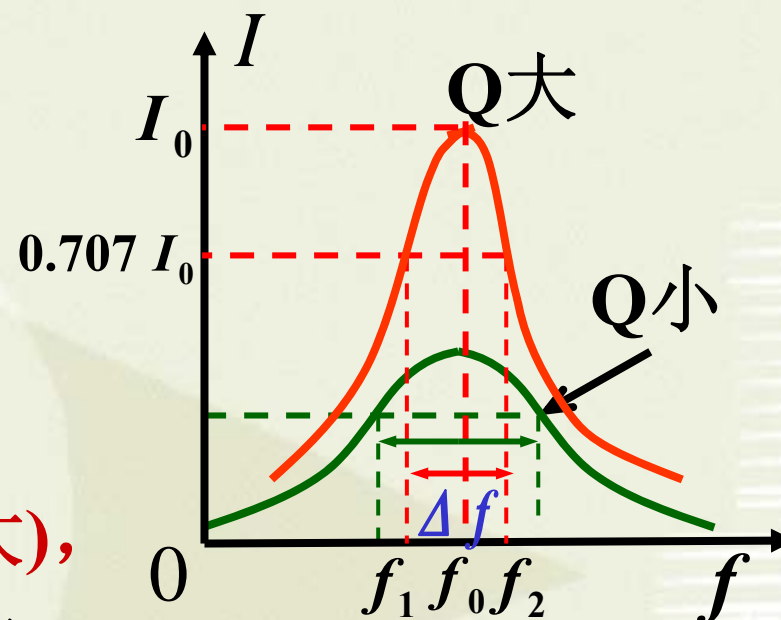
当电流下降到 $0.707I_0$ 时所对应的上下限频率之差，称**通频带**。即： $\Delta f = f_2 - f_1$

f_0 : 谐振频率

f_1 : 下限截止频率

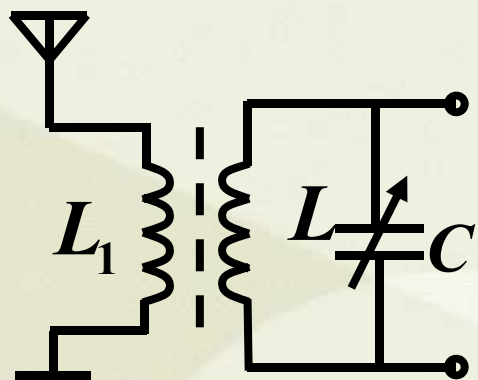
f_2 : 上限截止频率

通频带宽度越小(Q 值越大),
选择性越好, 抗干扰能力
越强。



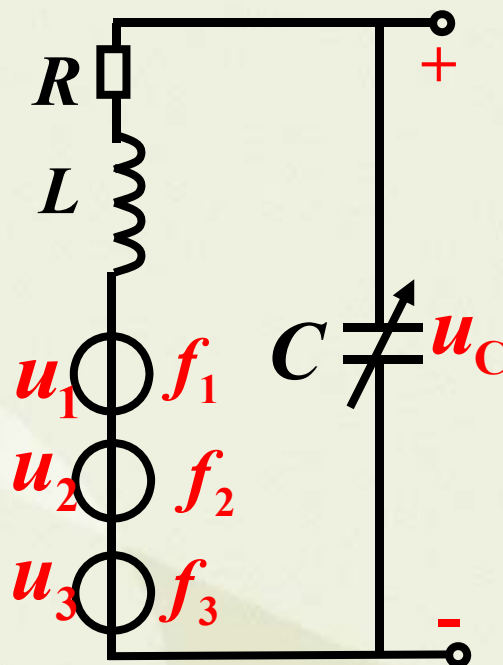
5. 串联谐振应用举例

接收机的输入电路



电路图

L_1 : 接收天线
 LC : 组成谐振电路



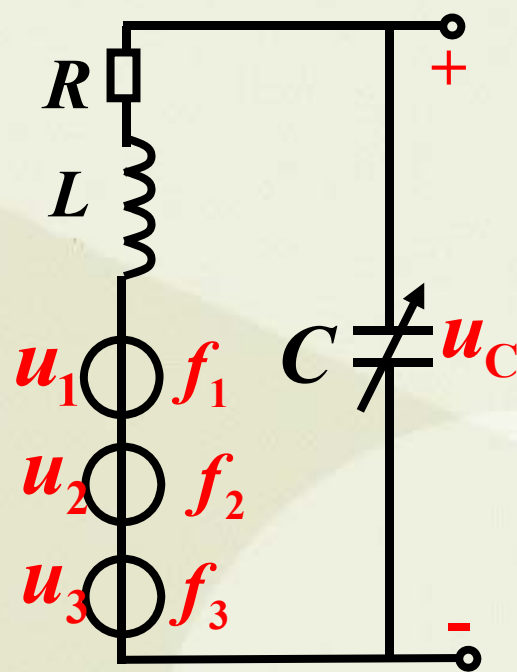
等效电路

调C, 对
所需信号
频率产生
串联谐振

则 $I_0 = I_{\max} \Rightarrow$

$$U_c = QU$$

u_1 、 u_2 、 u_3 为来自3个不同电台(不同频率)的电动势信号;



(1) 若要收听 u_1 节目， C 应配多大？

已知： $L = 0.3\text{mH}$ 、 $R = 16\Omega$

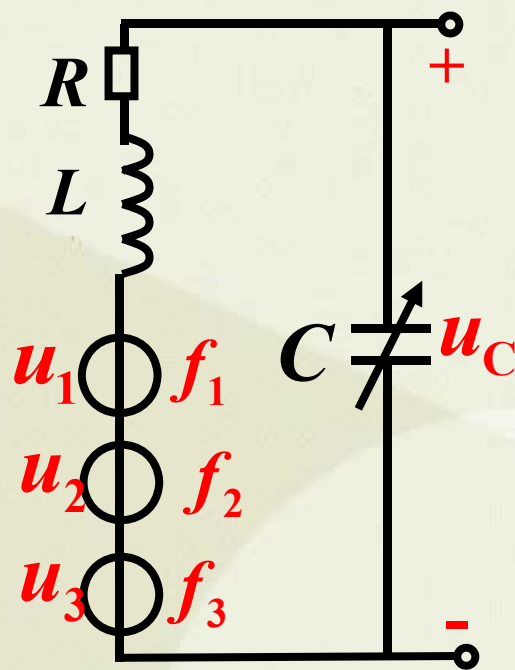
$f_1 = 640\text{kHz}$

解： $f_0 = f_1 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$

则： $C = \frac{1}{(2\pi f_0)^2 L}$

$$C = \frac{1}{(2\pi \times 640 \times 10^3)^2 \times 0.3 \times 10^{-3}} = 204\text{pF}$$

结论：当 C 调到 204pF 时，可收听到 u_1 的节目。



(2) u_1 信号在电路中产生的电流有多大? 在 C 上产生的电压是多少?

已知: $U_1 = 2 \mu\text{V}$

解: 已知电路在 $f_1 = 640\text{kHz}$ 时产生谐振

这时 $I = U_1 / 16 = 0.13 \mu\text{A}$

所需信号被放大了78倍

$$X_L = X_C = \omega L = 2\pi f_1 L = 1200 \Omega$$

$$U_C = IX_C = 156 \mu\text{V}$$

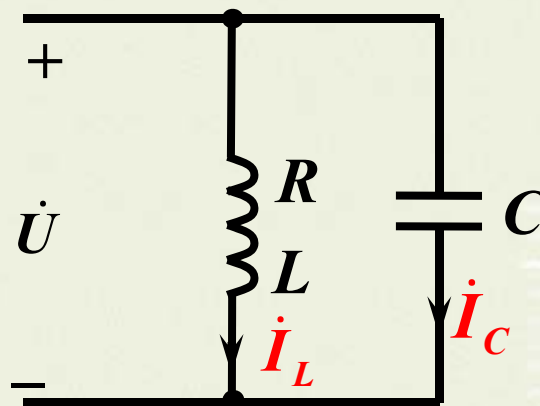
$$Q = \frac{U_C}{U_1} = \frac{156}{2} = 78$$

4.7.2 (2) 并联谐振

并联谐振条件:

电路的等效阻抗为:

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



线圈的电阻很小, 在谐振时 $\omega L \gg R$, 上式可写成:

$$Z \approx \frac{j\omega L}{1 + j\omega RC - \omega^2 LC} = \frac{1}{\frac{RC}{L} + j\left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right)}$$

$$\omega C - \frac{1}{\omega L} \approx 0$$

并联谐振频率:

$$f_0 \approx \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

并联谐振特征:

(1) 电路的阻抗模最大，电流最小。

$$|Z_0| = |Z|_{\max} = \frac{1}{\frac{RC}{L}} = \frac{L}{RC}$$

在电源电压不变的情况下，电路中的电流达到最小值：

$$I = I_0 = I_{\min} = \frac{U}{|Z_0|}$$

(2) 电压与电流同相，电路对外呈电阻性。

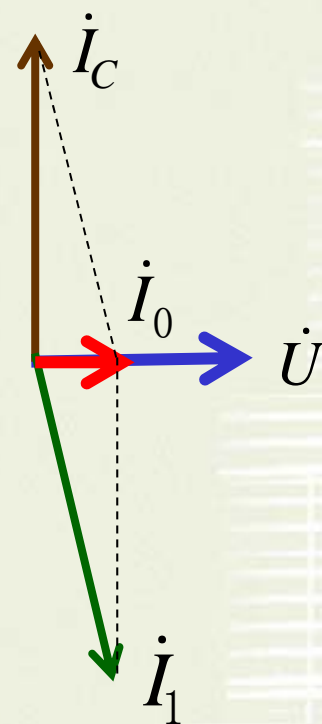
(3) 两并联支路电流近于相等，且比总电流大许多倍。

$$I_1 = \frac{U}{\sqrt{R^2 + (2\pi f_0 L)^2}} \approx \frac{U}{2\pi f_0 L} \quad I_C = \frac{U}{2\pi f_0 C}$$

$$|Z_0| = \frac{L}{RC} = \frac{2\pi f_0 L}{R(2\pi f_0 C)} \approx \frac{(2\pi f_0 L)^2}{R}$$

当 $2\pi f_0 L \gg R$ 时

$$2\pi f_0 L \approx \frac{1}{2\pi f_0 C} \ll \frac{(2\pi f_0 L)^2}{R}$$



并联谐振时两并联支路的电流近于相等且比总电流大许多倍。因此并联谐振又称为电流谐振。

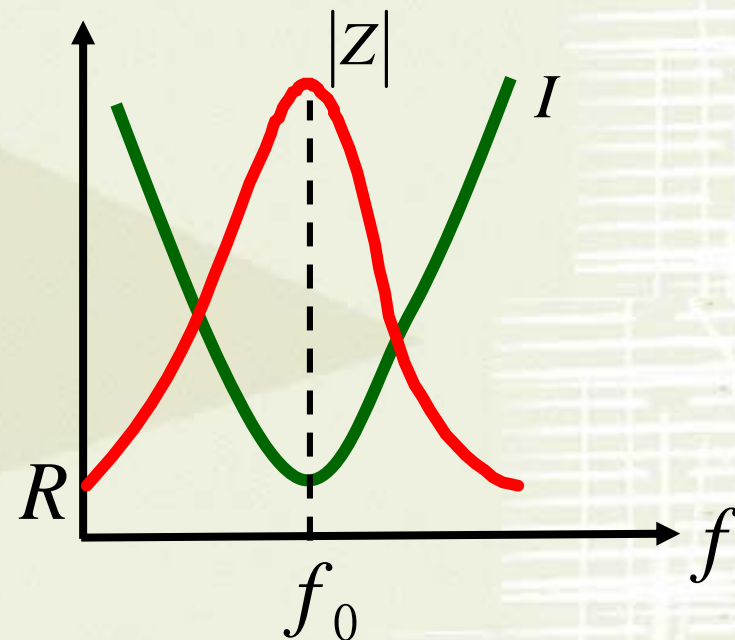
品质因数-- Q

并联谐振时支路的电流和总电流的比值。

$$Q = \frac{I_1}{I_0} = \frac{2\pi f_0 L}{R} = \frac{\omega_0 L}{R} = \frac{1}{\omega_0 CR}$$

并联谐振特性曲线

Q 值越大谐振曲线越尖锐，
电路的频率选择性越强。



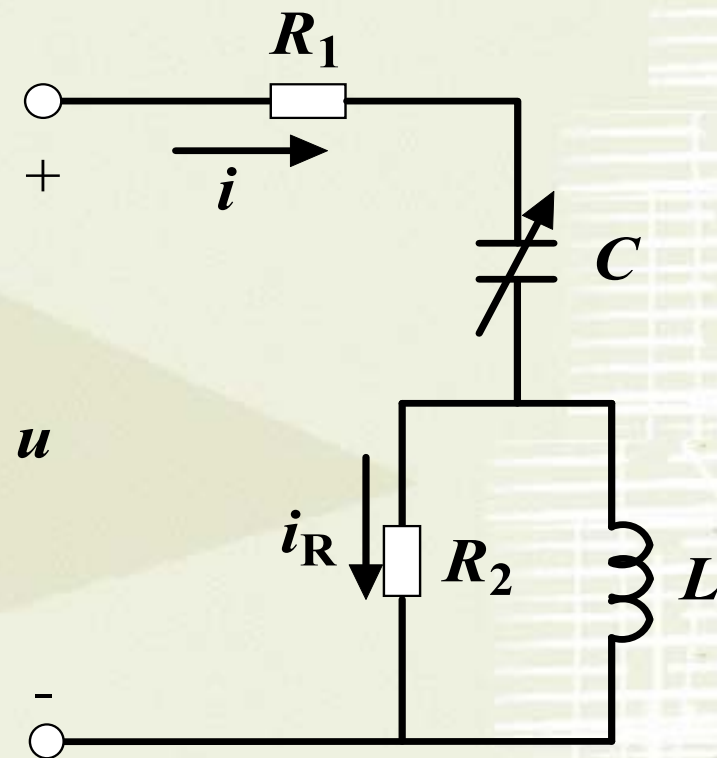
例：图示电路中已知： $i = 5\sqrt{2} \sin(\omega t + 45^\circ) \text{mA}$

$\omega = 10^6 \text{rad/s}$, $R_2 = 2 \text{k}\Omega$, $L = 2 \text{mH}$, $R_1 = 1 \text{k}\Omega$

试求：（1）当电容 C 的值为多少时， i 与 u 同相；

（2）此时电路中的 u_{ab} ， i_R 及 u ；

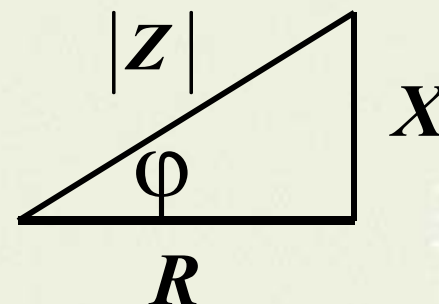
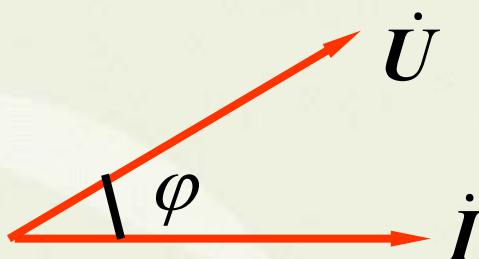
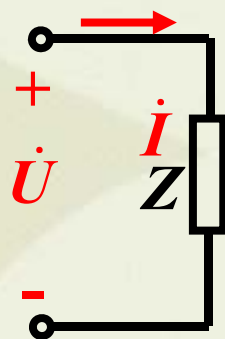
（3）电阻 R_2 消耗的功率 P_2 。



4.8 功率因数的提高

功率因数 $\cos \varphi$:对电源利用程度的衡量。

φ 的意义: 电压与电流的相位差, 阻抗的辐角



$$Z = R + jX$$

当 $\cos \varphi < 1$ 时,电路中发生能量互换,出现无功功率 $Q = UI \sin \varphi$ 这样引起两个问题:

1、电源设备的容量不能充分利用

$$S_N = U_N \cdot I_N = 1000 \text{ kV} \cdot \text{A}$$

若用户： $\cos\varphi = 1$ 则电源可发出的有功功率为：

$$P = U_N I_N \cos\varphi = 1000 \text{ kW}$$

无需提供的无功功率。

若用户： $\cos\varphi = 0.6$ 则电源可发出的有功功率为：

$$P = U_N I_N \cos\varphi = 600 \text{ kW}$$

而需提供的无功功率为： $Q = U_N I_N \sin\varphi = 800 \text{ kvar}$

\therefore 提高 $\cos\varphi$ 可使发电设备的容量得以充分利用

2. 增加线路和发电机绕组的功率损耗

设输电线和发电机绕组的电阻为 r :

要求: $P = UI \cos\varphi$ (P 、 U 定值)时

$$I \uparrow = \frac{P}{U \cos\varphi \downarrow} \left\{ \begin{array}{l} \Delta P \uparrow = I^2 \uparrow r \quad (\text{费电}) \\ I \uparrow \rightarrow S \uparrow \quad (\text{导线截面积}) \end{array} \right.$$

∴ 提高 $\cos\varphi$ 可减小线路和发电机绕组的损耗。

∴ 要求提高电网的功率因数对国民经济的发展有重要的意义。

一、功率因数 $\cos\varphi$ 低的原因:

日常生活中多为感性负载——如电动机、日光灯，其等效电路及相量关系如下图。

$$L \uparrow \rightarrow \omega L \uparrow \rightarrow \varphi \uparrow \rightarrow \cos \varphi \downarrow \rightarrow I \uparrow$$

例 40W220V白炽灯 $\cos \varphi = 1$

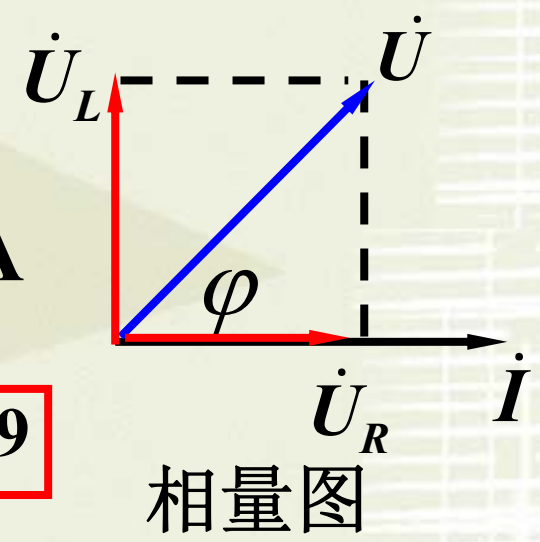
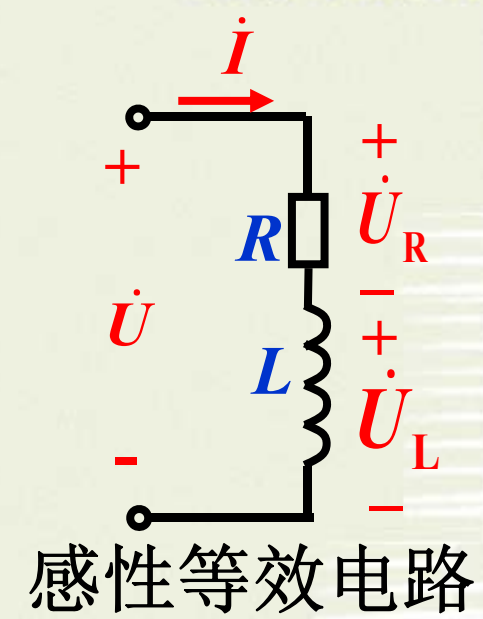
$$P = UI \cos \varphi$$

$$\rightarrow I = \frac{P}{U} = \frac{40}{220} = 0.182 \text{ A}$$

40W220V日光灯 $\cos \varphi = 0.5$

$$I = \frac{P}{U \cos \varphi} = \frac{40}{220 \times 0.5} = 0.364 \text{ A}$$

供电局一般要求用户的
否则受处罚。 $\cos \phi > 0.9$



常用电路的功率因数

纯电阻电路	$\cos \varphi = 1 \quad (\varphi = 0)$
纯电感电路或 纯电容电路	$\cos \varphi = 0 \quad (\varphi = \pm 90^\circ)$
R-L-C串联电路	$1 > \cos \varphi > 0$ $(-90^\circ < \varphi < +90^\circ)$
电动机 空载 电动机 满载	$\cos \varphi = 0.2 \sim 0.3$ $\cos \varphi = 0.7 \sim 0.9$
日光灯 (R-L串联电路)	$\cos \varphi = 0.5 \sim 0.6$

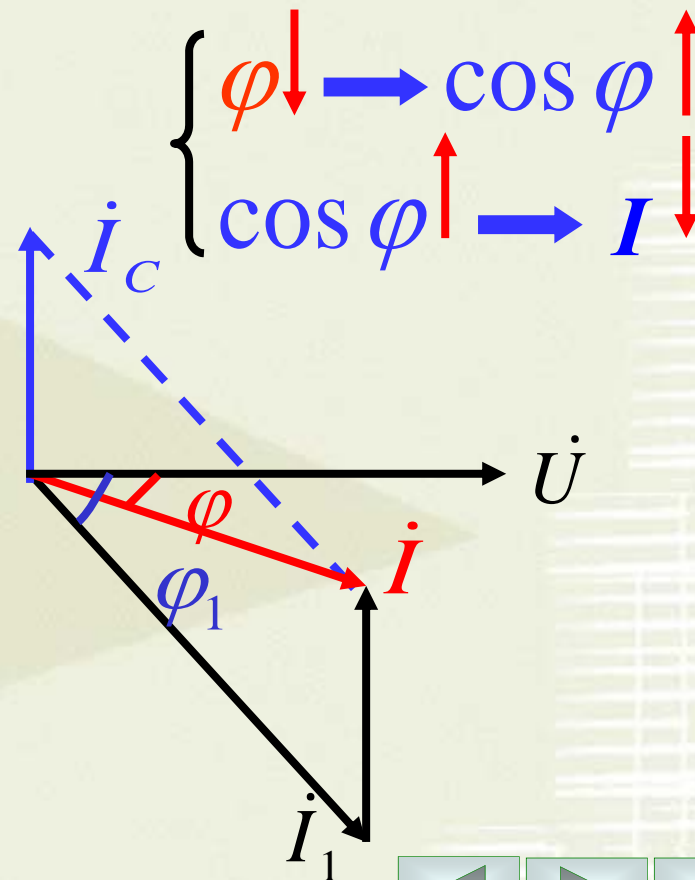
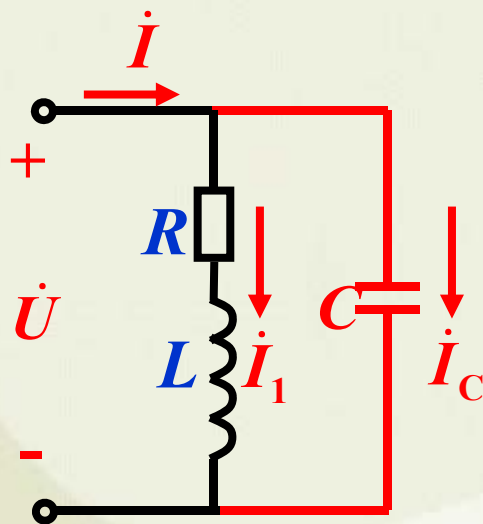
二. 功率因数的提高

1. 提高功率因数的原则：

必须保证原负载的工作状态不变。即：
加至负载上的电压和负载的有功功率不变。

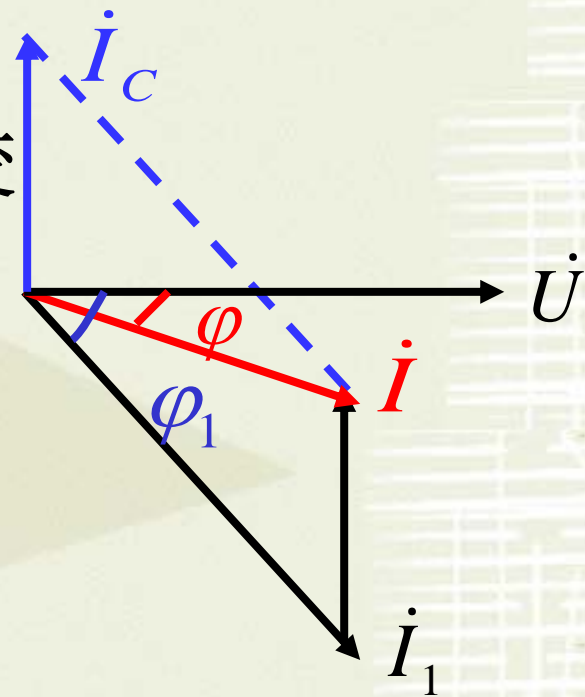
2. 提高功率因数的措施：

在感性负载两端并电容

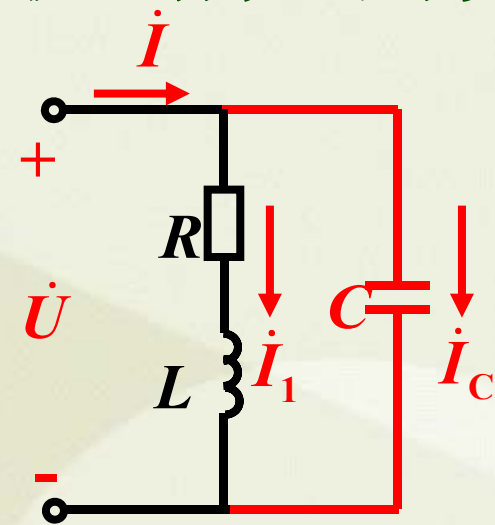


结论 并联电容C后:

- 1) 电路的总电流 $I \downarrow$, 电路总功率因数 $\cos \varphi \uparrow$
电路总视在功率 $S \downarrow$
- 2) 原感性支路的工作状态不变:
 - { 感性支路的功率因数 $\cos \varphi_1$ 不变
 - { 感性支路的电流 I_1 不变
- 3) 电路总的有功功率不变
因为电路中电阻没有变,
所以消耗的功率也不变。



3. 并联电容值的计算



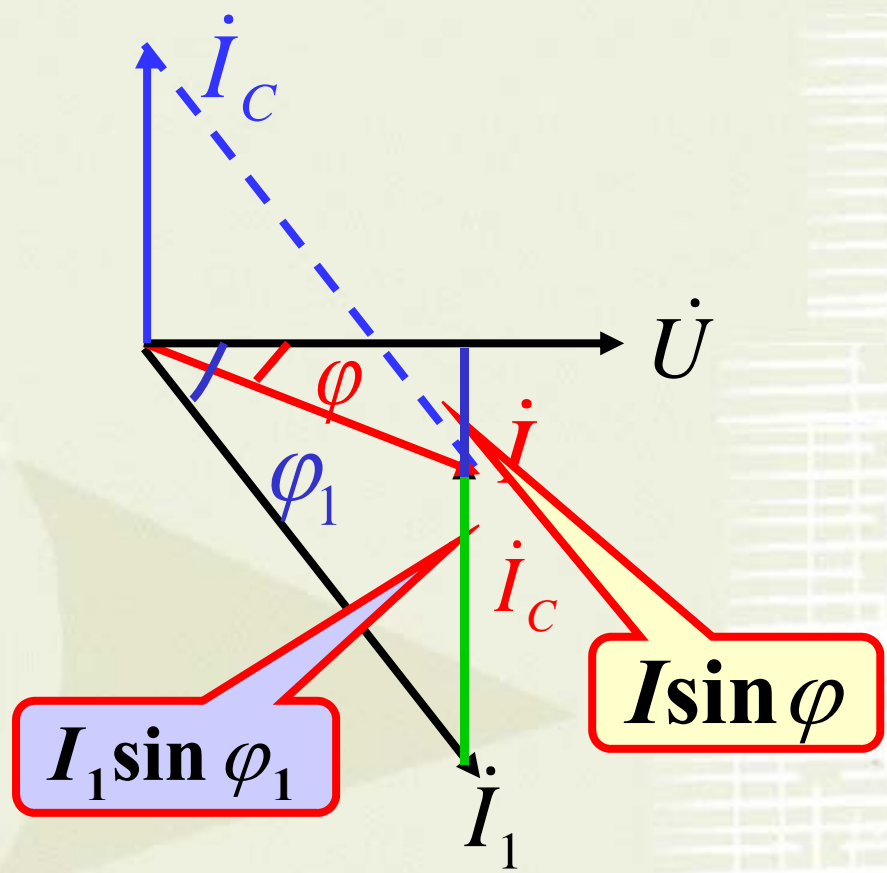
$$\because I_C = U\omega C$$

又由相量图可得:

$$I_C = I_1 \sin \varphi_1 - I \sin \varphi$$

即: $U\omega C = I_1 \sin \varphi_1 - I \sin \varphi$

相量图:



$$U \omega C = \frac{P}{U \cos \varphi_1} \sin \varphi_1 - \frac{P}{U \cos \varphi} \sin \varphi$$

$$C = \frac{P}{\omega U^2} (\tan \varphi_1 - \tan \varphi)$$

思考题:

1. 电感性负载采用串联电容的方法是否可提高功率因数, 为什么?
2. 原负载所需的无功功率是否有变化, 为什么?
3. 电源提供的无功功率是否有变化, 为什么?

例4.8.1:

一感性负载,其功率 $P=10\text{kW}$, $\cos\varphi=0.6$,
接在电压 $U=220\text{V}$, $f=50\text{Hz}$ 的电源上。

- (1) 如将功率因数提高到 $\cos\varphi=0.95$, 需要并多大的电容 C , 求并 C 前后的线路的电流。
- (2) 如将 $\cos\varphi$ 从 0.95 提高到 1 , 试问还需并多大的电容 C 。

解: (1)
$$C = \frac{P}{\omega U^2} (\tan \varphi_1 - \tan \varphi)$$

$\cos\varphi=0.6$ 即 $\varphi=53^\circ$

$\cos\varphi=0.95$ 即 $\varphi=18^\circ$

$$\therefore C = \frac{10 \times 10^3}{314 \times 220^2} (\tan 53^\circ - \tan 18^\circ) = 656 \mu\text{F}$$



求并C前后的线路电流

并C前: $I_1 = \frac{P}{U \cos \varphi_1} = \frac{10 \times 10^3}{220 \times 0.6} = 75.6 \text{ A}$

并C后: $I = \frac{P}{U \cos \varphi} = \frac{10 \times 10^3}{220 \times 0.95} = 47.8 \text{ A}$

(2) $\cos \varphi$ 从0.95提高到1时所需增加的电容值

$$C = \frac{10 \times 10^3}{314 \times 220^2} = (\tan 18^\circ - \tan 0^\circ) = 213.6 \text{ } \mu\text{F}$$

可见： $\cos \varphi \approx 1$ 时再继续提高，则所需电容值很大（不经济）， \therefore 一般不必提高到1。

例4.8.2:

已知电源 $U_N=220\text{V}$, $f=50\text{Hz}$, $S_N=10\text{kVA}$ 向 $P_N=6\text{kW}$, $U_N=220\text{V}$, $\cos \varphi_N = 0.5$ 的感性负载供电,

- (1) 该电源供出的电流是否超过其额定电流?
- (2) 如并联电容将 $\cos \varphi$ 提高到0.9, 电源是否还有富裕的容量?

解: (1) 电源需提供的电流为

$$I = \frac{P}{U \cos \varphi} = \frac{6 \times 10^3}{220 \times 0.5} = 54.54\text{A}$$

电源的额定电流为:

$$I_N = \frac{S_N}{U_N} = \frac{10 \times 10^3}{220} = 45.45\text{A}$$

例4.8.2:

$$\therefore I > I_N$$

该电源供出的电流超过其额定电流。

(2) 如将 $\cos\varphi$ 提高到0.9后, 电源提供的电流为:

$$I = \frac{P}{U\cos\varphi} = \frac{6 \times 10^3}{220 \times 0.9} = 30.3\text{A}$$

$$\therefore I < I_N$$

该电源还有富裕的容量。即还有能力再带负载;
所以提高电网功率因数后, 将提高电源的利用率。

图示为正弦交流电路，已知电流表 A_1 、 A_2 的读数均为10A， $Z = 10 + j10\sqrt{3}\Omega$

求：总电流表A 的读数；电阻R ；电路的功率因数。

