第10章 正弦稳态分析

10.1 数学基础

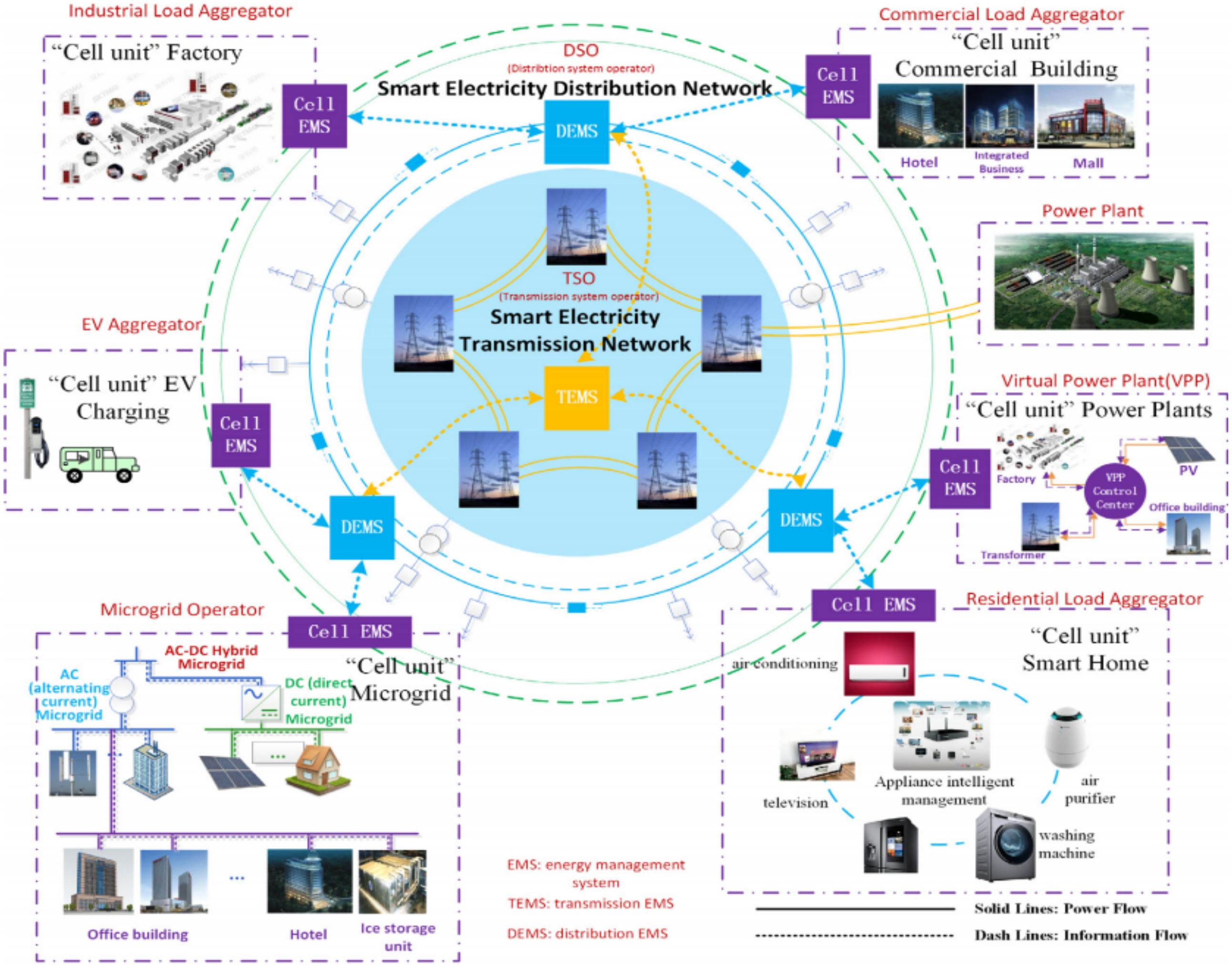
10.2 正弦电量

10.3 相量法

10.4 阻抗与导纳

10.5 正弦稳态电路分析方法

Motivation



Industrial Load Aggregator
"Cell unit" Factory
Cell EMS
DSO
(Distribtion system operator)
Smart Electricity Distribution Network
DEMS
Commercial Load Aggregator
"Cell unit" Commercial Building
Hotel
Integrated Business
Mall
Power Plant
TSO
(Transmission system operator)
Smart Electricity Transmission Network
TEMS
EV Aggregator
"Cell unit" EV Charging
Virtual Power Plant(VPP)
"Cell unit" Power Plants
Factory
PV
VPP Control Center
Office building
Transformer
Microgrid Operator
AC-DC Hybrid Microgrid
AC (alternating current) Microgrid
DC (direct current) Microgrid
"Cell unit" Microgrid
Office building
Hotel
Ice storage unit
Residential Load Aggregator
"Cell unit" Smart Home
air conditioning
television
Appliance intelligent management
air purifier
washing machine
EMS: energy management system
TEMS: transmission EMS
DEMS: distribution EMS
Solid Lines: Power Flow
Dash Lines: Information Flow

Motivation

正弦量：

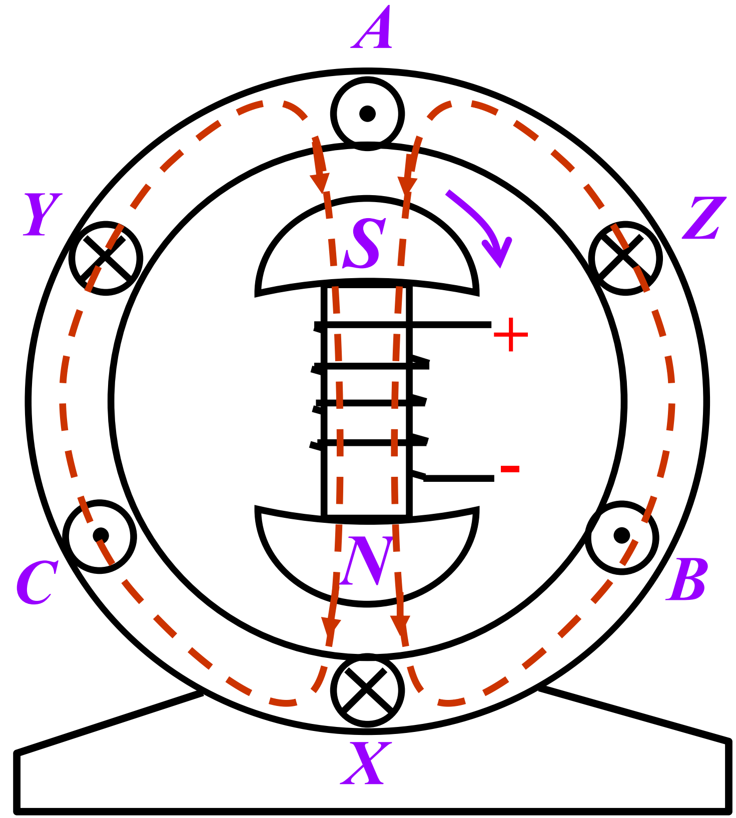
工业用电

直流往往通过交流电整流得到(手机充电器)；

对于非正弦的周期信号通过傅立叶变换也可以分解为正弦信号。

正弦量的产生：

旋转电机（发电机）。



对于大型电路系统需要正弦量的密集型计算，有没有简单的表示方法呢?

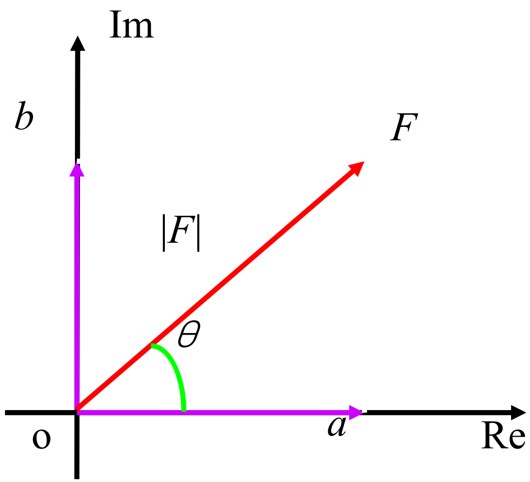
10.1 复数

1. 复数的表示形式

$$F = a + jb$$

代数式

($\mathrm{j} = \sqrt{-1}$ 为虚数单位)



$$F = |F| e^{j\theta}$$

指数式

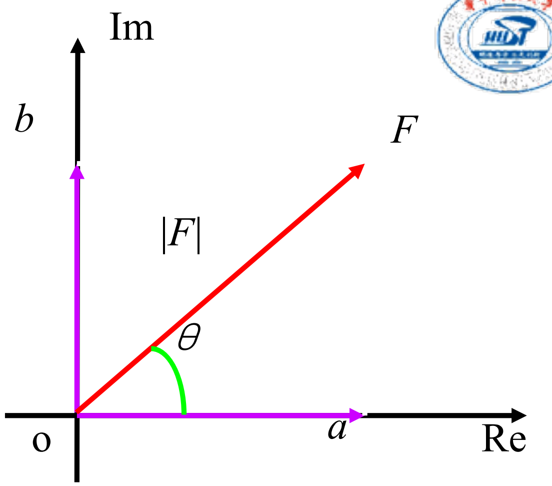
三角函数式

$$F = |F| e^{j\theta} = |F| (\cos\theta + j\sin\theta) = a + jb$$

$$F = |F| e^{j\theta} = |F| \angle\theta$$

极坐标式

几种表示法的关系：



$$F = a + \mathrm{j}b$$

$$F = |F| e^{\mathrm{j}\theta} = |F| \angle \theta$$

$$\begin{cases} |F| = \sqrt{a^2 + b^2} \\ \theta = \arctan \dfrac{b}{a} \end{cases}$$

或

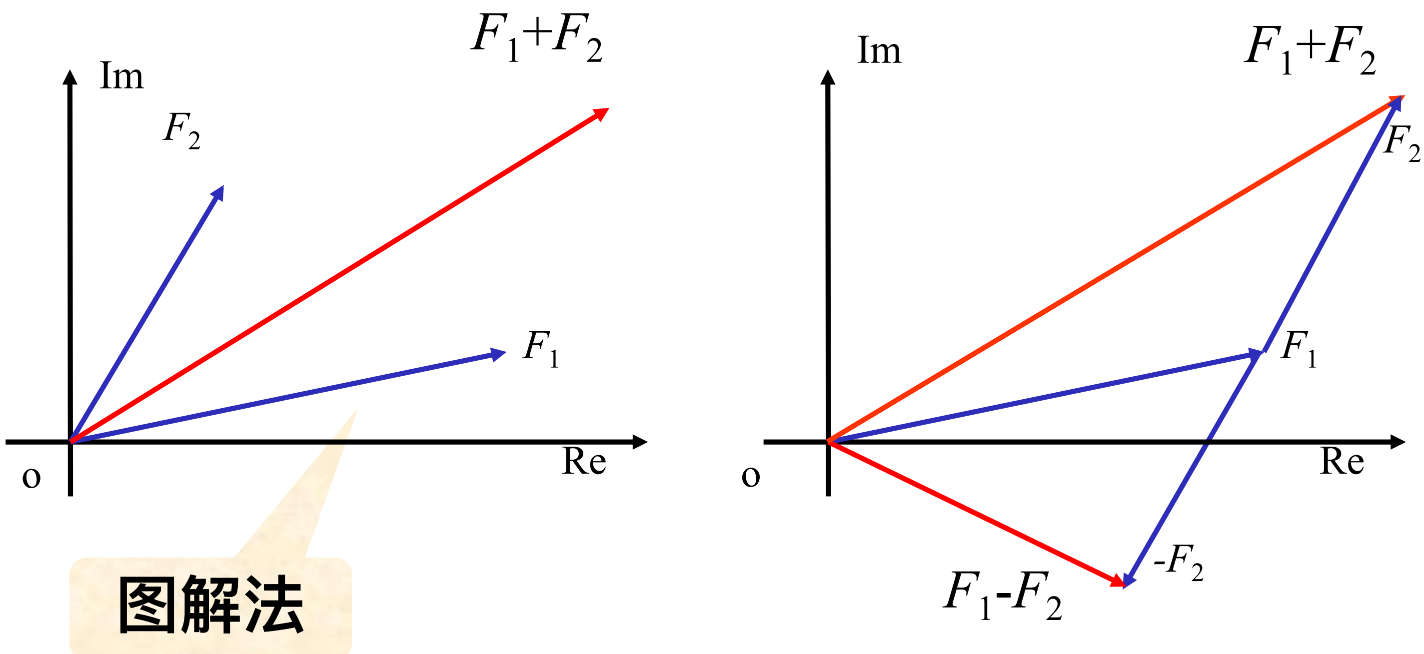
$$\begin{cases} a = |F| \cos\theta \\ b = |F| \sin\theta \end{cases}$$

2. 复数运算

①加减运算 —— 采用代数式

若 $F_1 = a_1 + \mathrm{j}b_1$， $F_2 = a_2 + \mathrm{j}b_2$

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



②乘除运算 —— 采用极坐标式

若 $F_1=|F_1|\ \theta_1$ ， $F_2=|F_2|\ \theta_2$

则:

$$F_1 \cdot F_2 = |F_1| e^{j\theta_1} \cdot |F_2| e^{j\theta_2} = |F_1||F_2| e^{j(\theta_1+\theta_2)}$$

$$= |F_1||F_2| \angle \theta_1 + \theta_2$$

模相乘
角相加

$$\frac{F_1}{F_2} = \frac{|F_1| \angle \theta_1}{|F_2| \angle \theta_2} = \frac{|F_1| e^{j\theta_1}}{|F_2| e^{j\theta 2}} = \frac{|F_1|}{|F_2|} e^{j(\theta_1-\theta_2)}$$

$$= \frac{|F_1|}{|F_2|} \angle \theta_1 - \theta_2$$

模相除
角相减

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

解 $$原式 = (3.41 + j3.657) + (9.063 - j4.226)$$

$$= 12.47 - j0.569 \qquad = 12.48\angle -2.61^\circ$$

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

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

$$= 180.2 + j126.2 + 6.728\angle 70.16^\circ$$

$$= 180.2 + j126.2 + 2.238 + j6.329$$

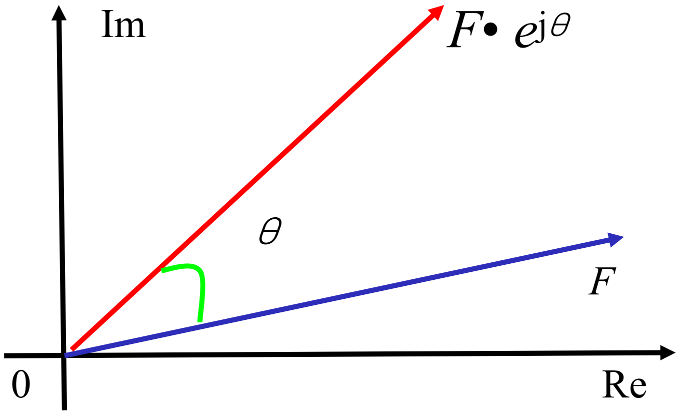
$$= 182.5 + j132.5 = 225.5\angle 36^\circ$$

③旋转因子

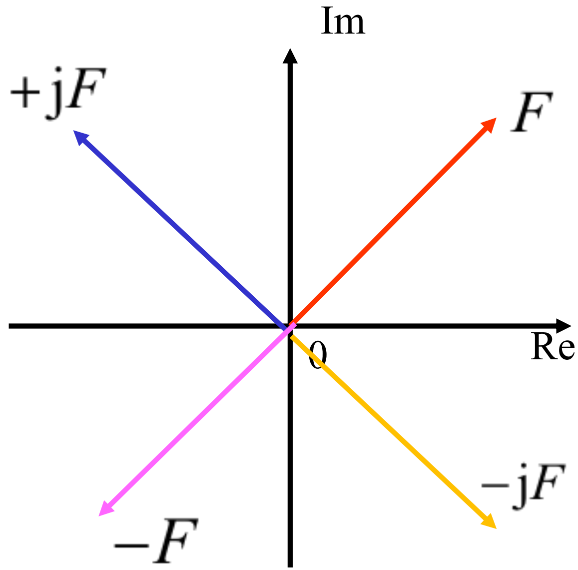
复数　$e^{j\theta}=\cos\theta+j\sin\theta=1\angle\theta$

$F\bullet e^{j\theta}$

旋转因子



特殊旋转因子



$$\theta = \frac{\pi}{2},$$

$$e^{\mathrm{j}\frac{\pi}{2}} = \cos\frac{\pi}{2} + \mathrm{j}\sin\frac{\pi}{2} = +\mathrm{j}$$

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

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

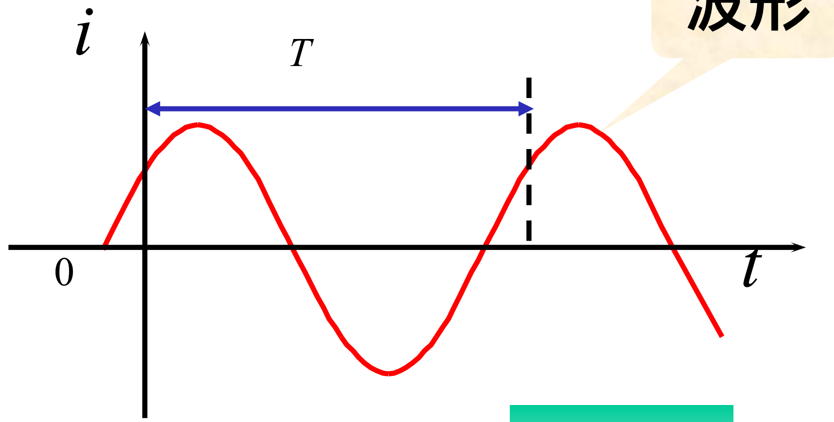
注意 +j, –j, -1 **都可以看成旋转因子。**

10.2 正弦量

1. 正弦量

- **瞬时值表达式**

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



正弦量为周期函数　$f(t)=f(t+kT)$

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

- **周期 T 和频率 f**

周期 T：重复变化一次所需的时间。　单位：秒s

频率 f：每秒重复变化的次数。　单位：赫(兹)Hz

● 正弦电流电路

激励和响应均为同频率的正弦量的线性电路（正弦稳态电路）称为正弦电路或交流电路。

● 研究正弦电路的意义

1. 正弦稳态电路在电力系统和电子技术领域占有十分重要的地位。

优点

①正弦函数是周期函数，其加、减、求导、积分运算后仍是同频率的正弦函数；

②正弦信号容易产生、传送和使用。

2. 正弦信号是一种基本信号，任何非正弦周期信号可以分解为按正弦规律变化的分量。

$$f(t)=\sum_{k=1}^{n} A_k \cos(k\omega t+\theta_k)$$

结论

对正弦电路的分析研究具有重要的理论价值和实际意义。

2. 正弦量的三要素

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

(1) 幅值 (振幅、最大值)I_m

→ 反映正弦量变化幅度的大小。

(2) 角频率ω

→ 相位变化的速度，反映正弦量变化快慢。

$$\omega = 2\pi f = 2\pi / T$$

单位： rad/s ，弧度/秒

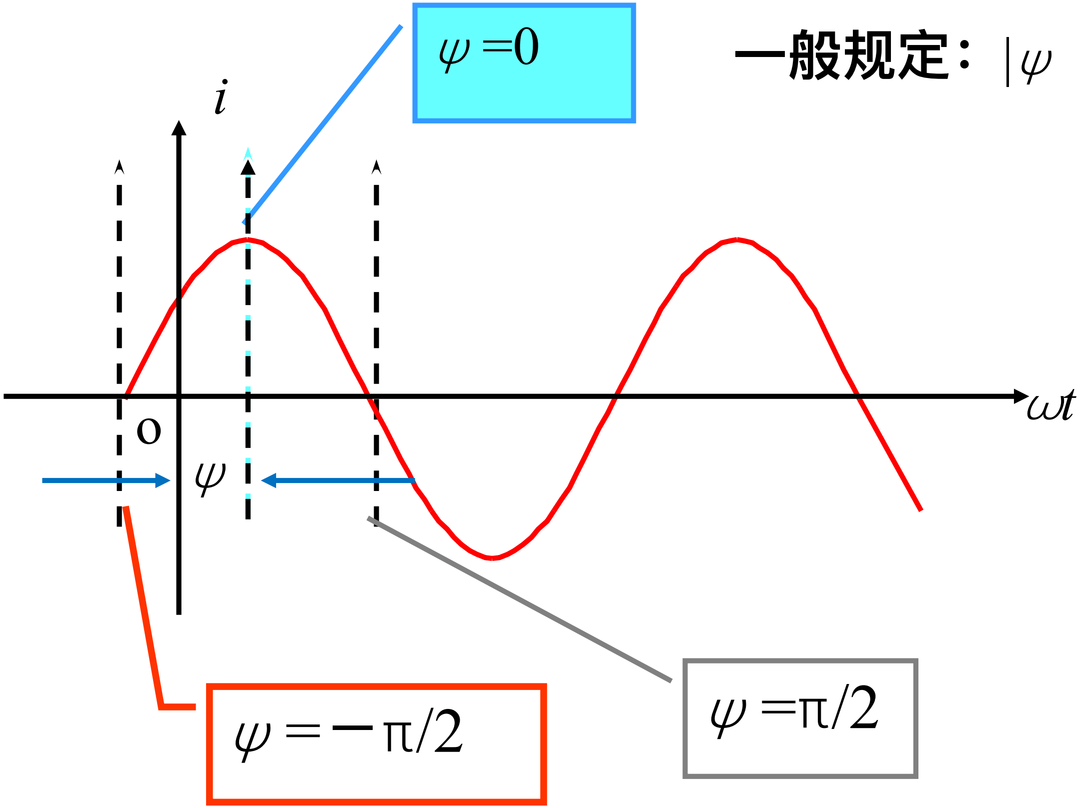
(3) 初相位ψ

→ 反映正弦量的计时起点，常用角度表示。

注意　**同一个正弦量，计时起点不同，初相位不同。**

$$i(t)=I_m\cos(\omega t-\psi)$$

一般规定： $|\psi|\le\pi$ 。



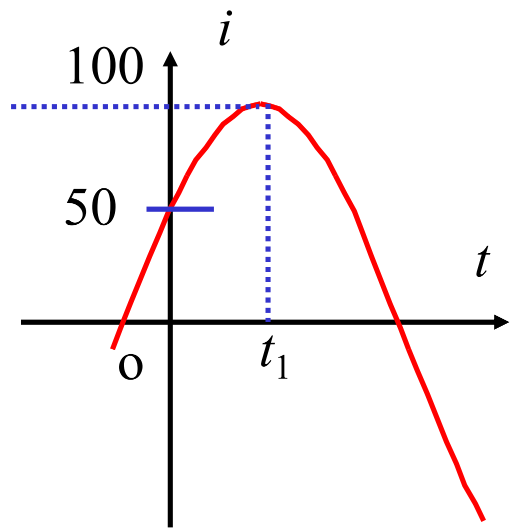
例 已知正弦电流波形如图，$\omega=10^3$rad/s，
1.写出 $i(t)$ 表达式；2.求最大值发生的时间t_1

解

$$i(t)=100\cos(10^3t+\psi)$$

$$t=0 \rightarrow 50=100\cos\psi$$

$\rightarrow$ $\psi=\pm\pi/3$ $\rightarrow$ $\psi=-\dfrac{\pi}{3}$



由于最大值发生在计时起点右侧

$$i(t)=100\cos(10^3t-\frac{\pi}{3})$$

当 $10^3t_1=\pi/3$ 有最大值 $\rightarrow$ $t_1=\dfrac{\pi/3}{10^3}=1.047\text{ms}$

3. 同频率正弦量的相位差

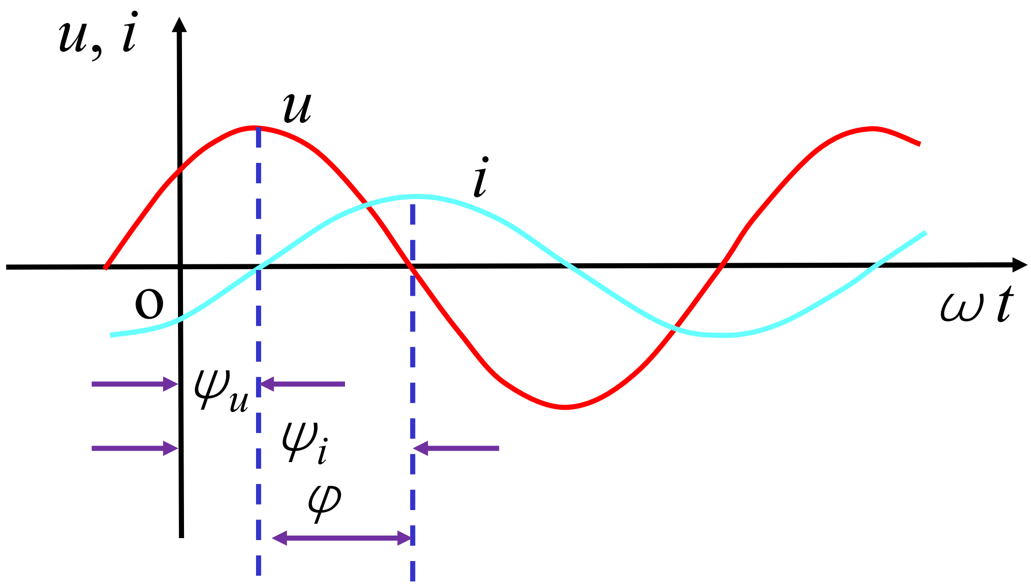
设 $u(t)=U_{\mathrm{m}}\cos(\omega t+\psi_u)$, $i(t)=I_{\mathrm{m}}\cos(\omega t+\psi_i)$

相位差：$\varphi=(\omega t+\psi_u)-(\omega t+\psi_i)=\psi_u-\psi_i$

等于初相位之差

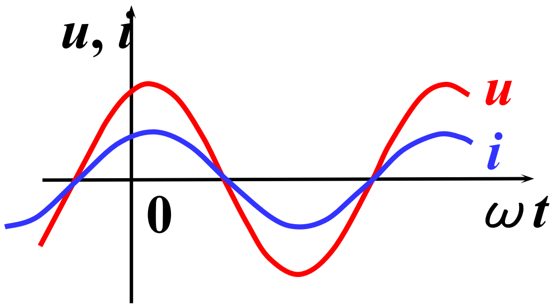
规定： $|\varphi|\leq\pi$ $(180°)$

- $\varphi>0$， u超前i φ角，或i 滞后 u φ 角，(u 比 i 先到达最大值)；
- $\varphi<0$， i 超前 u φ角，或u 滞后 i φ角，i 比 u 先到达最大值）。



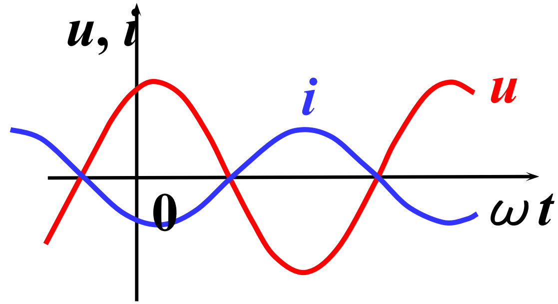
特殊相位关系：

$\varphi = 0$， 同相：

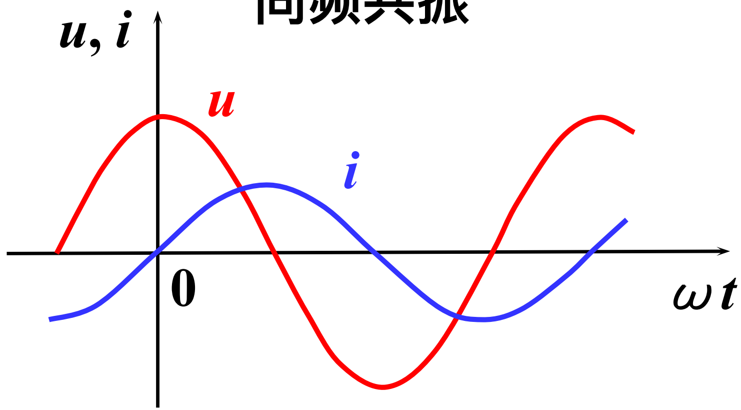


同频共振

$\varphi = \pm\pi \ (\pm 180^{\circ})$， 反相：



针锋相对



若即若离

$\varphi = 90^{\circ}$

u 领先 i 90°

或 i 落后 u 90°

不说 u 落后 i 270°

或 i 领先 u 270°

规定： $|\varphi| \leq \pi \ (180^{\circ})$

计算下列两正弦量的相位差。

解

(1) $i_1(t) = 10\cos(100\pi\, t + 3\pi/4)$

$i_2(t) = 10\cos(100\pi\, t - \pi/2)$

$\varphi = 3\pi/4 - (-\pi/2) = 5\pi/4 > 0$

$\varphi = 5\pi/4 - 2\pi = -3\pi/4$

(2) $i_1(t) = 10\cos(100\pi\, t + 30^0)$

$i_2(t) = 10\sin(100\pi\, t - 15^0)$

$i_2(t) = 10\cos(100\pi t - 105^0)$

$\varphi = 30^0 - (-105^0) = 135^0$

(3) $u_1(t) = 10\cos(100\pi\, t + 30^0)$

$u_2(t) = 10\cos(200\pi\, t + 45^0)$

$\omega_1 \neq \omega$

不能比较相位差

(4) $i_1(t) = 5\cos(100\pi\, t - 30^0)$

$i_2(t) = -3\cos(100\pi\, t + 30^0)$

$i_2(t) = 3\cos(100\pi t - 150^0)$

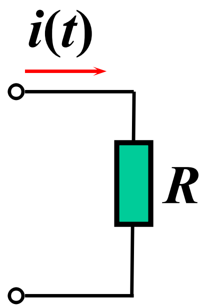
$\varphi = -30^0 - (-150^0) = 120^0$

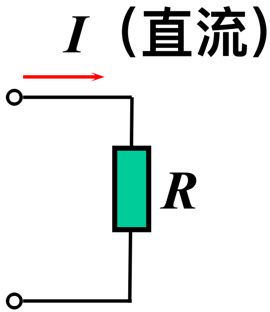
结论

两个正弦量进行相位比较时应满足同频率、同函数、同符号，且在主值范围比较。

三、有效值(*effective value*)

物理含义





$$W_1 = \int_0^T i^2(t)R\mathrm{d}t$$

$$W_2 = I^2RT$$

$$I^2RT = \int_0^T i^2(t)R\mathrm{d}t$$

$$I = \sqrt{\frac{1}{T}\int_0^T i^2(t)\mathrm{d}t}$$

1. 定义

$$I \overset{\text{def}}{=} \sqrt{\frac{1}{T}\int_0^T i^2(t)\mathrm{d}t}$$

电压有效值

$$U \overset{\text{def}}{=} \sqrt{\frac{1}{T}\int_0^T u^2(t)\mathrm{d}t}$$

有效值也称**方均根值**

(*root-mean-square*, 简记为 rms)

按量纲来记忆公式

2. 正弦电流、电压的有效值

设 $i(t)=I_m\sin(\omega t+\psi)$

$$I \overset{\text{def}}{=} \sqrt{\frac{1}{T}\int_0^T i^2(t)\mathrm{d}t}$$

$$I=\sqrt{\frac{1}{T}\int_0^T I_m^2\sin^2(\omega t+\psi)\,\mathrm{d}t}$$

$$\because \int_0^T \sin^2(\omega t+\psi)\,\mathrm{d}t=\int_0^T\frac{1-\cos 2(\omega t+\psi)}{2}\mathrm{d}t=\frac{1}{2}t\Big|_0^T=\frac{1}{2}T$$

$$\therefore\quad I=\sqrt{\frac{1}{T}I_m^2\cdot\frac{T}{2}}=\frac{I_m}{\sqrt{2}}=0.707I_m$$

注意:只适用正弦量

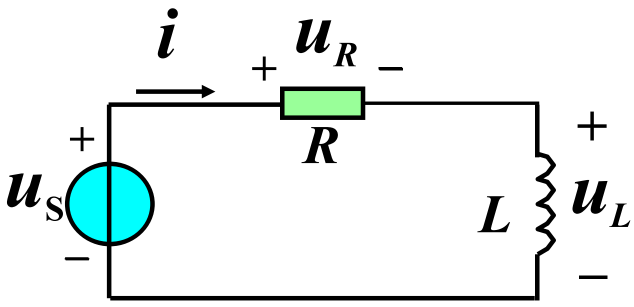
$$I_m=\sqrt{2}I$$

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

- 交流电压表、电流表的标尺刻度是有效值；交流电气设备铭牌上的电压、电流是有效值。
- 但绝缘水平、耐压值指的是最大值。

10.3 相量法

1. 问题的提出



$$u_S = U_m \sin(\omega t + \psi_u)$$

求：$i(t)$, $u_L(t)$, $u_R(t)$

$$Ri + L\frac{di}{dt} = U_m \sin(\omega t + \psi_u)$$

$$i = A\sin\left(\omega t + B\right) + Ce^{-at}$$

$$\boxed{i = A\sin\left(\omega t + B\right)}$$

$$Ri + L\frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t} = U_{\mathrm{m}}\sin(\omega t + \psi_u)$$

$$i = A\sin\left(\omega t + B\right)$$

$$RA\sin\left(\omega t + B\right) + LA\omega\cos\left(\omega t + B\right) = U_{\mathrm{m}}\sin\left(\omega t + \Psi_u\right)$$

$$A\sqrt{R^2 + \left(\omega L\right)^2}\left(\frac{R}{\sqrt{R^2 + \left(\omega L\right)^2}}\sin\left(\omega t + B\right) + \frac{\omega L}{\sqrt{R^2 + \left(\omega L\right)^2}}\cos\left(\omega t + B\right)\right)$$
$$= U_{\mathrm{m}}\sin\left(\omega t + \Psi_u\right)$$

$$A\sqrt{R^2 + \left(\omega L\right)^2}\sin\left(\omega t + B + \arctan\frac{\omega L}{R}\right) = U_{\mathrm{m}}\sin\left(\omega t + \Psi_u\right)$$

$$\begin{cases} A\sqrt{R^2+(\omega L)^2}=U_{\mathrm{m}} & \Rightarrow \quad A=\dfrac{U_{\mathrm{m}}}{\sqrt{R^2+(\omega L)^2}}=I_{\mathrm{m}} \\ B+\arctan\left(\dfrac{\omega L}{R}\right)=\Psi_u & \Rightarrow \quad B=\Psi_u-\arctan\left(\dfrac{\omega L}{R}\right)=\Psi_u-\varphi \end{cases}$$

$$i(t)=\frac{U_{\mathrm{m}}}{\sqrt{R^2+(\omega L)^2}}\sin\left(\omega t+\Psi_u-\arctan\left(\frac{\omega L}{R}\right)\right)$$

$$u_L(t)=L\frac{\mathrm{d}i(t)}{\mathrm{d}t}=\frac{L\omega U_{\mathrm{m}}}{\sqrt{R^2+(\omega L)^2}}\sin\left(\omega t+\Psi_u-\arctan\left(\frac{\omega L}{R}\right)+90^\circ\right)$$

$$u_R(t)=Ri(t)=u_{\mathrm{S}}-u_L(t)=\frac{RU_{\mathrm{m}}}{\sqrt{R^2+(\omega L)^2}}\sin\left(\omega t+\Psi_u-\arctan\left(\frac{\omega L}{R}\right)\right)$$

所有支路电压电流均以相同频率变化!!

接下来......

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

所有支路电压电流均以相同频率变化!!

(a)角频率(ω)

可以不考虑

(b) 幅值 (I_m)

(c) 初相角(ψ)

用什么可以同时表示幅值和相位?

复数!!

KCL、KVL、元件特性如何得到简化?

微分方程的求解如何得到简化?

3. 正弦量的相量表示

无物理意义

构造一个复函数 $F(t)=\sqrt{2}Ie^{j(\omega t+\Psi)}$

$$=\sqrt{2}I\cos(\omega t+\Psi)+j\sqrt{2}I\sin(\omega t+\Psi)$$

对 $F(t)$ 取实部 $\mathrm{Re}[F(t)]=\sqrt{2}I\cos(\omega t+\Psi)=i(t)$

是一个正弦量
有物理意义

结论 任意一个正弦时间函数都有唯一与其对应的复数函数。

$$i=\sqrt{2}I\cos(\omega t+\Psi)\leftrightarrow F(t)=\sqrt{2}Ie^{j(\omega t+\Psi)}$$

$F(t)$ 还可以写成

$$F(t)=\sqrt{2}\overbrace{Ie^{\mathrm{j}\psi}}^{\text{复常数}}e^{\mathrm{j}\omega t}=\sqrt{2}\dot{I}e^{\mathrm{j}\omega t}$$

正弦量对应的相量

$F(t)$ 包含了三要素：I、 Ψ 、ω,

复常数(相量)包含了两个要素： I, Ψ。

$$i(t)=\sqrt{2}I\cos(\omega t+\Psi)\Leftrightarrow \dot{I}=I\angle\Psi$$

时域 ⟷ 相量域

——一一对应（默认角频率）

注意

- 相量的模表示正弦量的有效值
- 相量的幅角表示正弦量的初相位

不一定非得转换为 cos 形式，与题目形式一致即可

同样可以建立正弦电压与相量的对应关系：

$$u(t)=\sqrt{2}U\cos(\omega t+\theta) \Leftrightarrow \dot{U}=U\angle\theta$$

例1 已知 $i=141.4\cos(314t+30^\circ)\mathrm{A}$

$u=311.1\cos(314\mathrm{t}-60^\circ)\mathrm{V}$

试用相量表示i, u .

解 $\dot{I}=100\angle 30^\circ\,\mathrm{A}, \quad \dot{U}=220\angle -60^\circ\,\mathrm{V}$

例2 已知 $\dot{I}=50\angle 15^\circ\,\mathrm{A},\ f=50\mathrm{Hz}$.

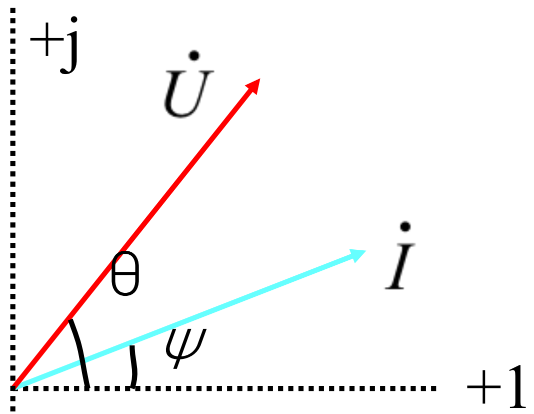
试写出电流的瞬时值表达式。

解 $i=50\sqrt{2}\cos(314t+15^\circ)\,\mathrm{A}$

● 相量图 → 在复平面上用向量表示相量的图

$$i(t)=\sqrt{2}I\cos(\omega t+\Psi)\rightarrow \dot{I}=I\angle\Psi$$

$$u(t)=\sqrt{2}U\cos(\omega t+\theta)\rightarrow \dot{U}=U\angle\theta$$



4. 相量法的应用

①同频率正弦量的加减

$$u_1(t)=\sqrt{2}U_1\cos(\omega t+\Psi_1)=\mathrm{Re}(\sqrt{2}\dot{U}_1 e^{j\omega t})$$

$$u_2(t)=\sqrt{2}U_2\cos(\omega t+\Psi_2)=\mathrm{Re}(\sqrt{2}\dot{U}_2 e^{j\omega t})$$

$$u(t)=u_1(t)+u_2(t)=\mathrm{Re}(\sqrt{2}\dot{U}_1 e^{j\omega t})+\mathrm{Re}(\sqrt{2}\dot{U}_2 e^{j\omega t})$$

$$=\mathrm{Re}(\sqrt{2}\dot{U}_1 e^{j\omega t}+\sqrt{2}\dot{U}_2 e^{j\omega t})=\mathrm{Re}(\sqrt{2}\underbrace{(\dot{U}_1+\dot{U}_2)}_{\dot{U}}e^{j\omega t})$$

相量关系为：$\dot{U}=\dot{U}_1+\dot{U}_2$

结论　同频正弦量的加减运算变为对应相量的加减运算。

$$i_1 \pm i_2 = i_3$$

$$\updownarrow \quad \updownarrow \quad \updownarrow$$

$$\dot{I}_1 \pm \dot{I}_2 = \dot{I}_3$$

例

$$u_1(t) = 6\sqrt{2}\cos(314t + 30^\circ)\ \text{V}$$

$$u_2(t) = 4\sqrt{2}\cos(314t + 60^\circ)\ \text{V}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} \dot{U}_1 = 6\angle 30^\circ\ \text{V} \\ \dot{U}_2 = 4\angle 60^\circ\,\text{V} \end{cases}$$

$$\dot{U} = \dot{U}_1 + \dot{U}_2 = 6\angle 30^\circ + 4\angle 60^\circ$$

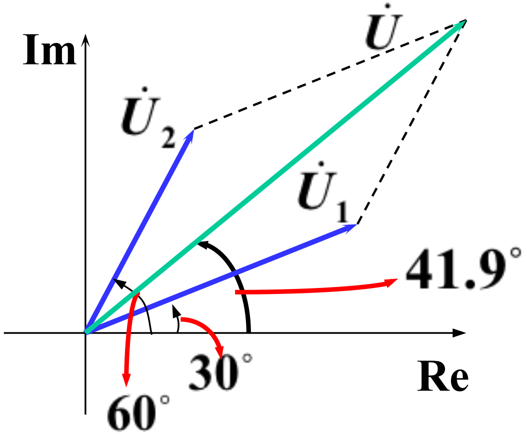
$$= 5.19 + \text{j}3 + 2 + \text{j}3.46 \qquad = 7.19 + \text{j}6.46$$

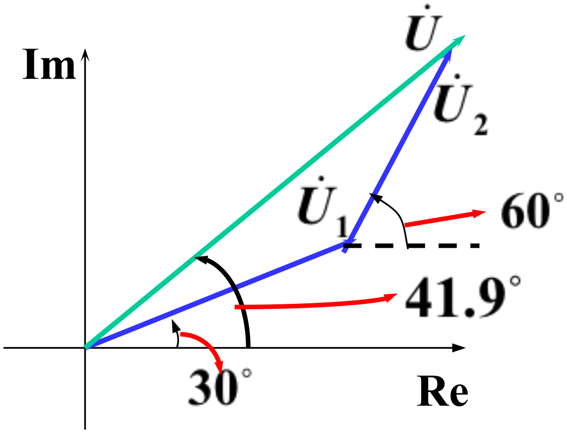
$$= 9.64\angle 41.9^\circ\ \text{V}$$

$$\therefore \quad u(t) = u_1(t) + u_2(t) = 9.64\sqrt{2}\cos(314t + 41.9^\circ)\ \text{V}$$

借助相量图计算

$\dot{U}_1 = 6\angle 30^\circ\ \text{V} \qquad \dot{U}_2 = 4\angle 60^\circ \text{V}$





同频正弦量的加、减运算可借助相量图进行。相量图在正弦稳态分析中有重要作用，尤其适用于定性分析。

(2) 正弦量的微分、积分运算

$$i \leftrightarrow \dot{I}$$

$$i_d = \frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t} \leftrightarrow \mathrm{j}\omega\dot{I}$$

证明：

$$i_d = \frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t} = \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}\mathrm{Re}[\sqrt{2}\dot{I}\mathrm{e}^{\mathrm{j}\omega t}]$$

$$= \mathrm{Re}\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}[\sqrt{2}\dot{I}\mathrm{e}^{\mathrm{j}\omega t}]$$

$$= \mathrm{Re}[\sqrt{2}\dot{I}\,\mathrm{j}\omega\,\mathrm{e}^{\mathrm{j}\omega t}]$$

$$\therefore\ i_d = \frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t} \leftrightarrow \mathrm{j}\omega\dot{I}$$

$$i \leftrightarrow \dot{I}$$

$$i_t = \int i\mathrm{d}t \leftrightarrow \frac{1}{\mathrm{j}\omega}\dot{I}$$

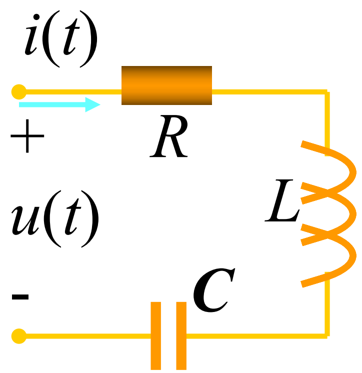
$$i_t = \int i\mathrm{d}t = \int \mathrm{Re}[\sqrt{2}\dot{I}\mathrm{e}^{\mathrm{j}\omega t}]\mathrm{d}t$$

$$= \mathrm{Re}\int[\sqrt{2}\dot{I}\mathrm{e}^{\mathrm{j}\omega t}]\mathrm{d}t$$

$$= \mathrm{Re}[\sqrt{2}\frac{\dot{I}}{\mathrm{j}\omega}\mathrm{e}^{\mathrm{j}\omega t}]$$

$$\therefore\ i_t = \int i\mathrm{d}t \leftrightarrow \frac{1}{\mathrm{j}\omega}\dot{I}$$

例



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

$$u(t)=Ri+L\frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t}+\frac{1}{C}\int i\mathrm{d}t$$

用相量运算：

$$\dot{U}=R\dot{I}+\mathrm{j}\omega L\dot{I}+\frac{\dot{I}}{\mathrm{j}\omega C}$$

相量法的优点

①把时域问题变为复数问题；

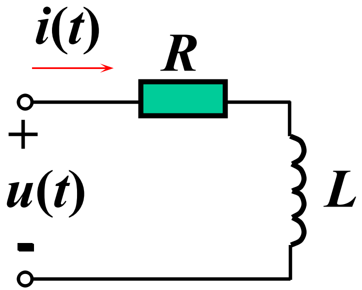
②把微积分方程的运算变为复数方程运算；

③可以把直流电路的分析方法直接用于交流电路。

6. 相量法的应用

求解正弦电流电路的稳态解(微分方程的特解)。

例4



$$u(t) = U_{\mathrm{m}} \sin(\omega t + \psi_u)$$

解: $u(t) = Ri(t) + L\dfrac{\mathrm{d}i(t)}{\mathrm{d}t}$ 一阶常系数线性微分方程

自由分量(齐次方程通解): $Ae^{-(R/L)t}$

强制分量(特解): $I_{\mathrm{m}}\sin(\omega t+\psi_i)$

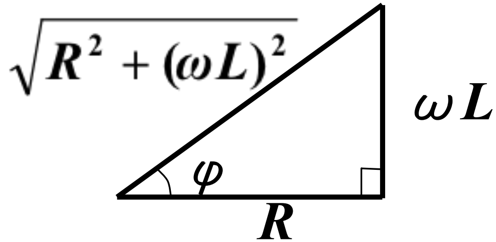
$$U_{\mathrm{m}} \sin(\omega t + \psi_u) = RI_{\mathrm{m}} \sin(\omega t + \psi_i) + \omega LI_{\mathrm{m}} \cos(\omega t + \psi_i)$$

$$= \sqrt{(RI_{\mathrm{m}})^2 + (\omega LI_{\mathrm{m}})^2} \sin(\omega t + \psi_i + \varphi)$$

$$U_{\mathrm{m}} = \sqrt{(RI_{\mathrm{m}})^2 + (\omega LI_{\mathrm{m}})^2} \quad \Rightarrow \quad I_{\mathrm{m}} = \frac{U_{\mathrm{m}}}{\sqrt{R^2 + \omega^2 L^2}}$$

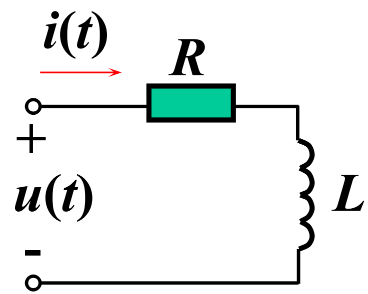
$$\psi_u = \psi_i + \varphi$$

$$\varphi = \arctan\frac{\omega L}{R}$$



$$i = \frac{\sqrt{2}U}{\sqrt{R^2+\omega^2 L^2}}\sin(\omega t + \psi_u - \arctan\frac{\omega L}{R})$$

用相量法求：



$$u(t) = Ri(t) + L\frac{\mathrm{d}i(t)}{\mathrm{d}t}$$

取相量 $\dot{U} = R\dot{I} + \mathrm{j}\omega L\dot{I}$

$$\dot{I} = \frac{\dot{U}}{R+\mathrm{j}\omega L} = \frac{U\angle\psi_u}{\sqrt{R^2+\omega^2L^2}\angle\arctan\frac{\omega L}{R}} = \frac{U}{\sqrt{R^2+\omega^2L^2}}\angle(\psi_u - \arctan\frac{\omega L}{R})$$

$$i = \frac{\sqrt{2}U}{\sqrt{R^2+\omega^2 L^2}}\sin(\omega t + \psi_u - \arctan\frac{\omega L}{R})$$

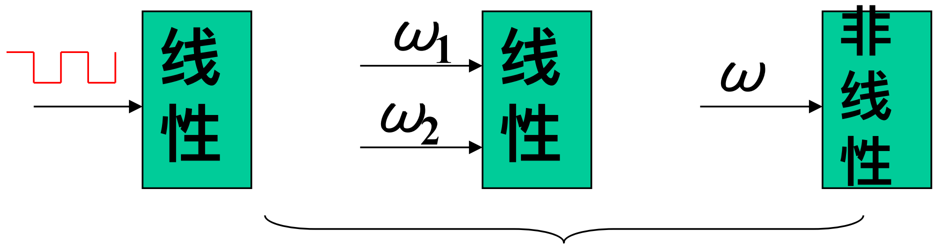
小结

① 正弦量 $\rightleftarrows$ 相量

时域　　　　相量域

正弦波形图 $\rightleftarrows$ 相量图

② 相量法只适用于激励为同频正弦量的线性时不变电路。



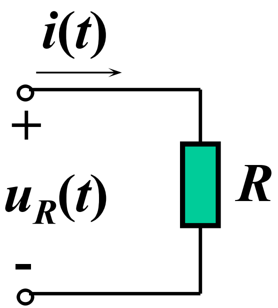
不适用

③ 相量法可以用来分析正弦稳态电路。

10.3.3 电路的相量模型

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：

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

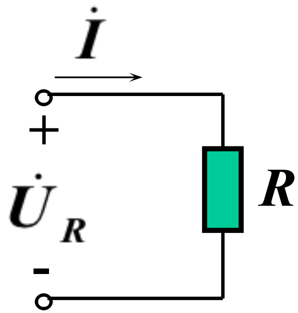
$\dot{U}_R = RI\angle\psi$

有效值关系：$U_R = RI$

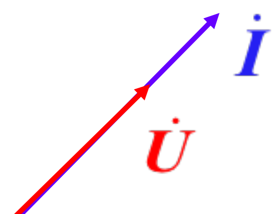
相位关系：u , i 同相

相量关系

$\dot{U}_R = R\dot{I}$

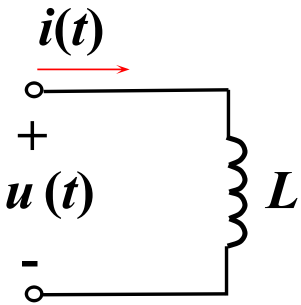


相量模型



相量图

2．电感



时域模型

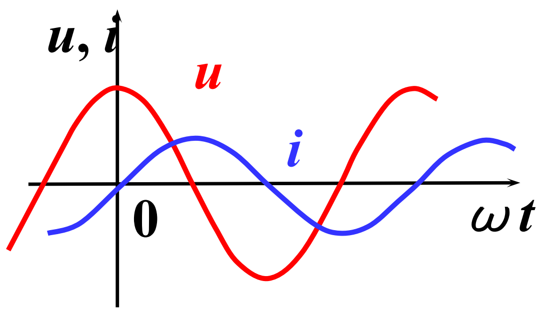
时域

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

$$u(t)=L\frac{\mathrm{d}i(t)}{\mathrm{d}t}$$

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

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



波形图

相量域

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

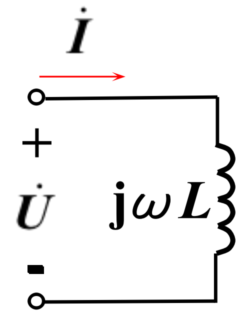
$$\dot{U}=\mathrm{j}\omega L\,\dot{I}$$

有效值关系

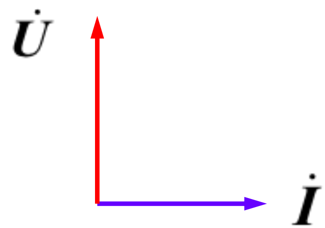
$U=\omega L\,I$

相位关系

u 超前 i 90°



相量模型



相量图

$U = \omega L\, I$

$X_L = U/I = \omega L = 2\pi f L$，　单位: Ω

感抗(*inductive reactance*)

错误的写法

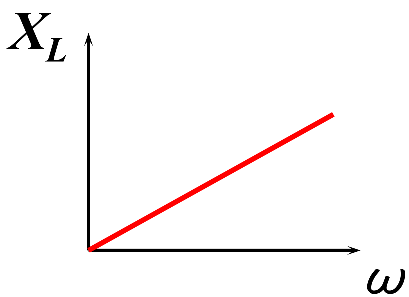
$$\omega L \cancel{=} \frac{u}{i}$$

$$\omega L \cancel{=} \frac{\dot{U}}{\dot{I}}$$

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。



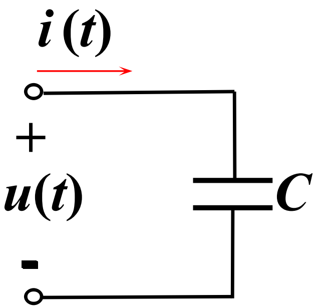
$\omega = 0$(直流)，$X_L = 0$，短路；

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

(3) 由于感抗的存在使电流的相位落后电压。$\dot{U} = \mathrm{j}\omega L\, \dot{I}$

感纳(*inductive susceptance*)：　$B_L = 1/X_L = 1/\omega L$，　单位: S

3 . 电容



时域模型

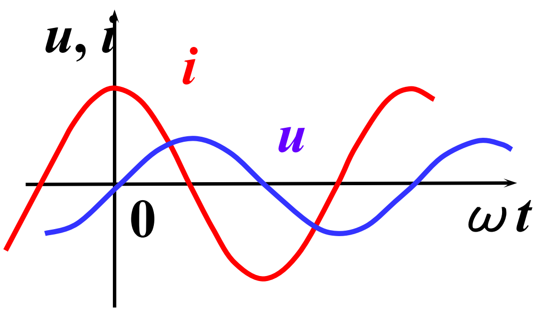
时域

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

$$i(t)=C\frac{\mathrm{d}u(t)}{\mathrm{d}t}$$

$$=\sqrt{2}\omega CU\cos\omega t$$

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



波形图

相量域

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

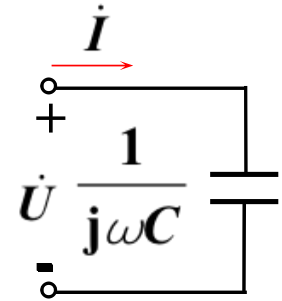
$$\dot{I}=\mathrm{j}\omega C\dot{U}$$

有效值关系

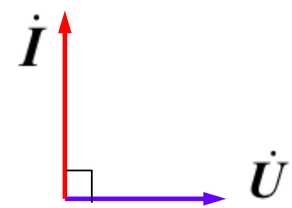
$I=\omega C\,U$

相位关系

i 超前u 90°



相量模型



相量图

$I=\omega CU$

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

$$\boxed{X_C=\frac{1}{\omega C}}$$

容抗 (*capacitive reactance*)

错误的写法

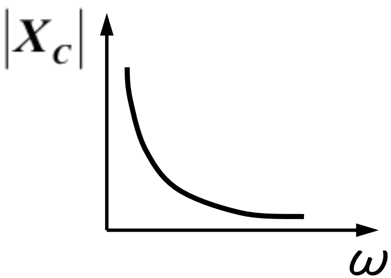
$$\frac{1}{\omega C}\cancel{=}\frac{u}{i}$$

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

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。 $\dot{I}=\mathrm{j}\omega C\dot{U}$

容纳(*capacitive susceptance*)：$B_c=1/X_c=\omega C$, 单位: S

4. 基尔霍夫定律的相量形式

同频率的正弦量加减可以用对应的相量形式来进行计算。因此，在正弦电流电路中，KCL和KVL可用相应的相量形式表示：

$$\sum i(t)=0 \longrightarrow \sum i(t)=\sum \mathrm{Re}\sqrt{2}\left[\dot{I}_1+\dot{I}_2+\cdots\right]e^{\mathrm{j}\omega t}=0$$

$$\longrightarrow \sum \dot{I}=0$$

$$\sum u(t)=0 \longrightarrow \sum \dot{U}=0$$

表明　流入某一结点的所有正弦电流用相量表示时仍满足KCL；而任一回路所有支路正弦电压用相量表示时仍满足KVL。

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

$$\sum i(t) = 0 \quad \Rightarrow \quad \sum \dot{I} = 0$$

$$\sum u(t) = 0 \quad \Rightarrow \quad \sum \dot{U} = 0$$

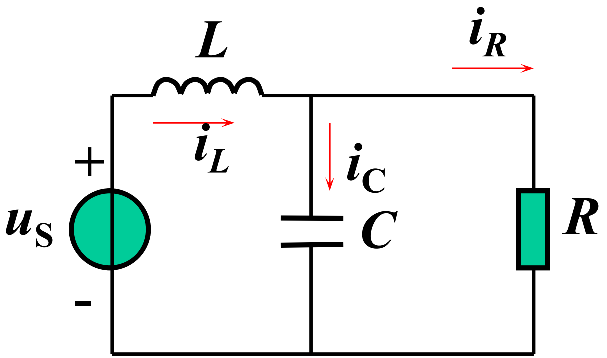
2. 电路元件的相量关系

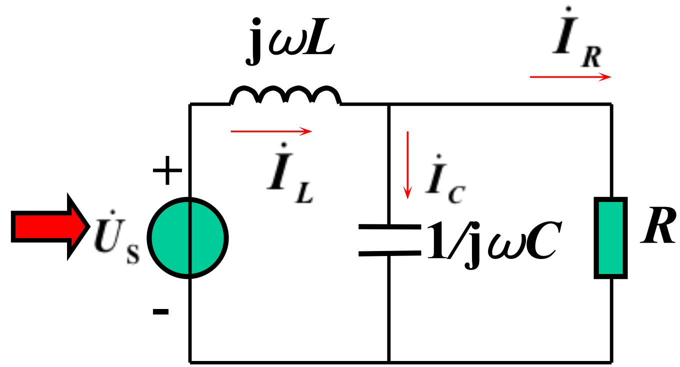
$$u = Ri \qquad \dot{U} = R\dot{I}$$

$$u = L\frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t} \qquad \dot{U} = \mathrm{j}\omega L\dot{I}$$

$$u = \frac{1}{C}\int i\,\mathrm{d}t \qquad \dot{U} = \frac{1}{\mathrm{j}\omega C}\dot{I}$$

5. 电路的相量模型与相量法





时域电路

相量模型

$$\begin{cases} i_L = i_C + i_R \\ L\dfrac{\mathrm{d}i_L}{\mathrm{d}t} + \dfrac{1}{C}\displaystyle\int i_C \mathrm{d}t = u_S \\ R i_R = \dfrac{1}{C}\displaystyle\int i_C \mathrm{d}t \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \dot{I}_L = \dot{I}_C + \dot{I}_R \\ \mathrm{j}\omega L \dot{I}_L + \dfrac{1}{\mathrm{j}\omega C}\dot{I}_C = \dot{U}_S \\ R\dot{I}_R = \dfrac{1}{\mathrm{j}\omega C}\dot{I}_C \end{cases}$$

时域列写微分方程

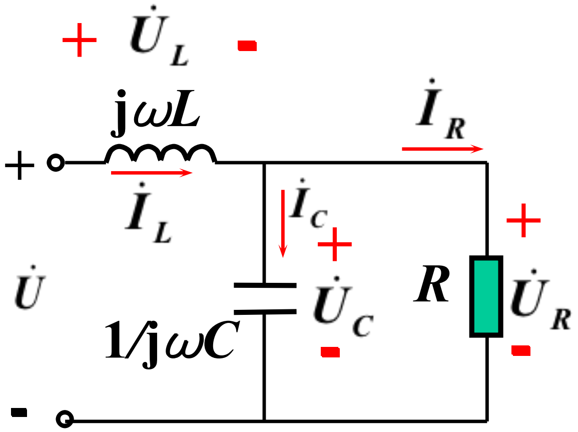
相量形式代数方程

6. 相量图(*phasor diagram*)

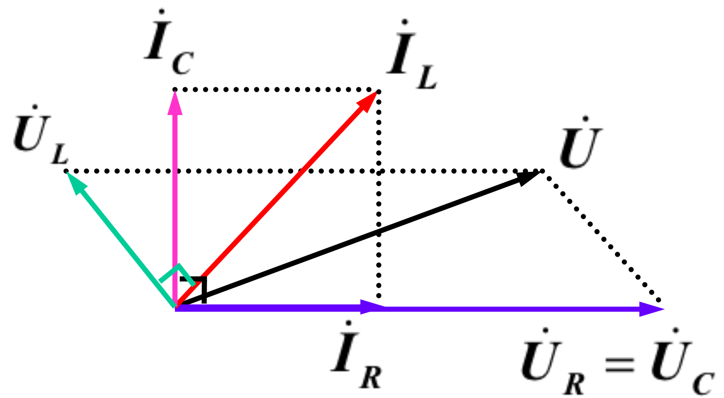
（1） 同频率的正弦量才能表示在同一个相量图中；

（2） 选定一个参考相量(设初相位为零)。

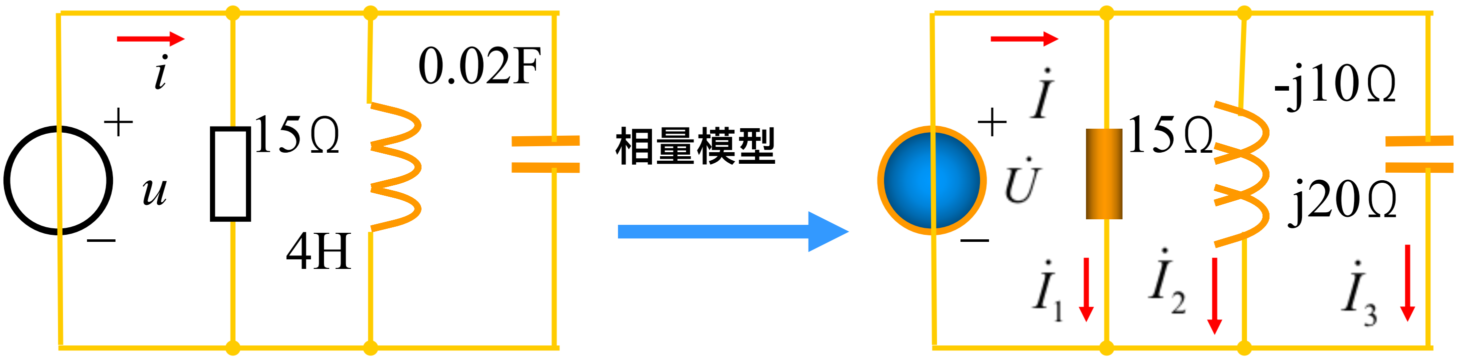
（3） 根据相位关系确定其他相量。



选$\dot{U}_R$为参考相量



例 已知 $u(t)=120\sqrt{2}\cos(5t)$， 求 : $i(t)$



解

$$\dot{U}=120\angle 0^0$$

$$\mathrm{j}X_L=\mathrm{j}4\times 5=\mathrm{j}20\Omega$$

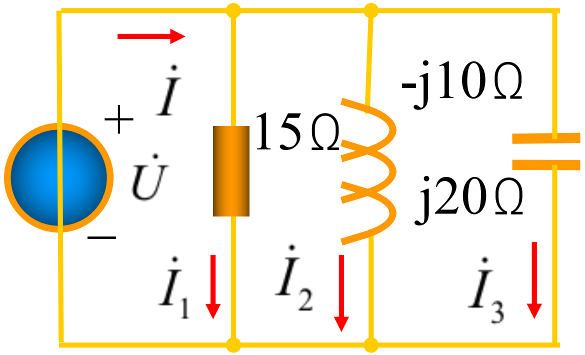
$$\frac{1}{j}X_C=-\mathrm{j}\frac{1}{5\times 0.02}=-\mathrm{j}10\Omega$$

$$\dot{I}=\dot{I}_{\mathrm{R}}+\dot{I}_{\mathrm{L}}+\dot{I}_{\mathrm{C}}=\frac{\dot{U}}{R}+\frac{\dot{U}}{\mathrm{j}X_{\mathrm{L}}}+\frac{\dot{U}}{-\mathrm{j}X_{\mathrm{C}}}$$

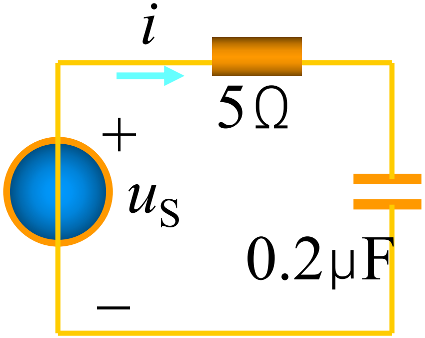
$$=120\left(\frac{1}{15}+\frac{1}{j20}-\frac{1}{j10}\right)$$

$$=8-j6+j12=8+j6=10\angle 36.9^{0}\,\mathrm{A}$$

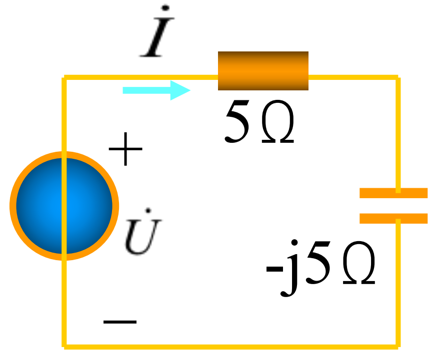
$$i(t)=10\sqrt{2}\cos(5t+36.9^{0})\mathrm{A}$$



例 已知 $i(t)=5\sqrt{2}\cos(10^6 t+15^0)$, 求: $u_S(t)$



相量模型

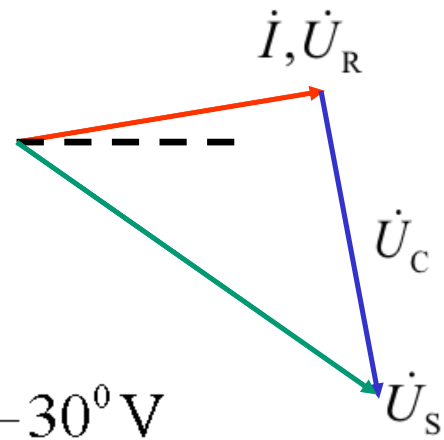


解 $\dot{I}=5\angle 15^0$

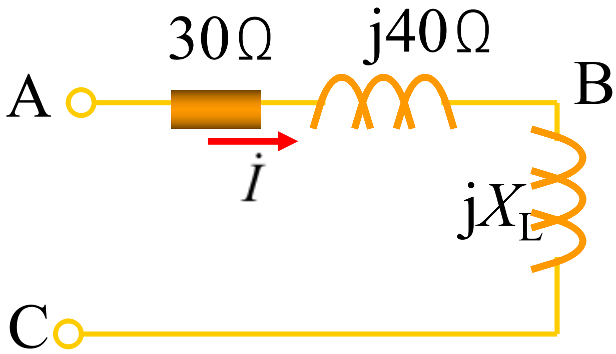
$$jX_C=-j\frac{1}{10^6\times 0.2\times 10^{-6}}=-j5\Omega$$

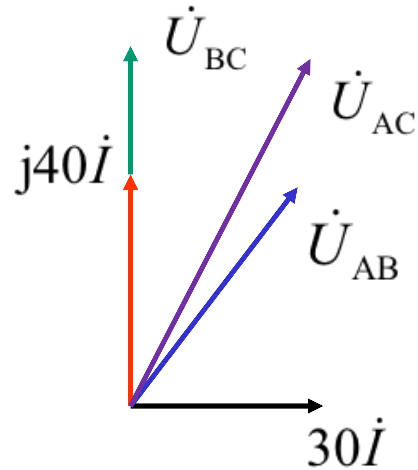
$$\dot{U}_S=\dot{U}_R+\dot{U}_C=5\angle 15^0\,(5-j5)$$

$$=5\angle 15^0\times 5\sqrt{2}\angle -45^0=25\sqrt{2}\angle -30^0\,\text{V}$$



例　已知 $U_{AB}=50\text{V}$，　$U_{AC}=78\text{V}$，　求：$U_{BC}=?$





解

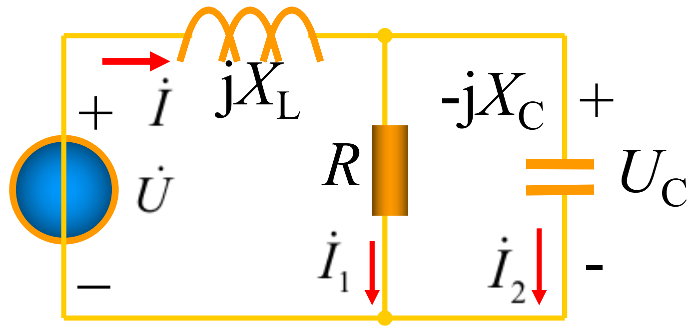
$$U_{AB}=\sqrt{(30I)^2+(40I)^2}=50I$$

$$I=1\text{A},\quad U_R=30\text{V},\quad U_L=40\text{V}$$

$$U_{AC}=78=\sqrt{(30)^2+(40+U_{BC})^2}$$

$$U_{BC}=\sqrt{(78)^2-(30)^2}-40=32\text{V}$$

例　图示电路$I_1=I_2=5$A，$U=50$V，总电压与总电流同相位，求I、R、X_C、X_L。



解法1　设 $\dot{U}_C=U_C\angle 0^0$

$$\dot{I}_1=5\angle 0^0,\quad \dot{I}_2=\mathrm{j}5$$

$$\dot{I}=5+\mathrm{j}5=5\sqrt{2}\angle 45^0$$

$$\dot{U}=50\angle 45^0=\frac{50}{\sqrt{2}}(1+\mathrm{j})=(5+\mathrm{j}5)\times \mathrm{j}X_L+5R$$

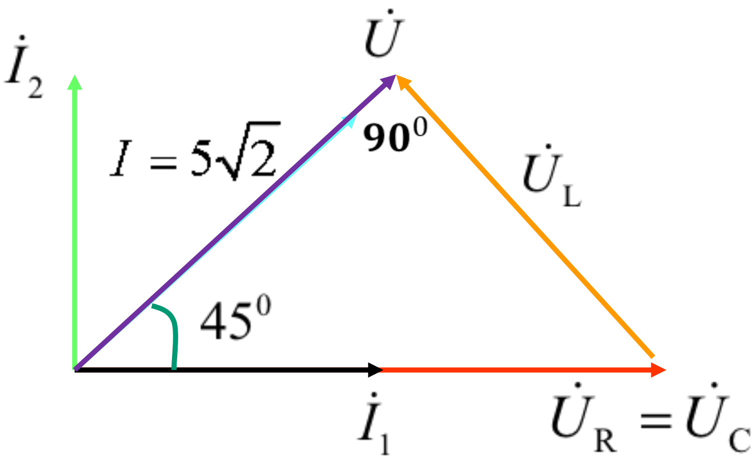
令等式两边实部等于实部，虚部等于虚部

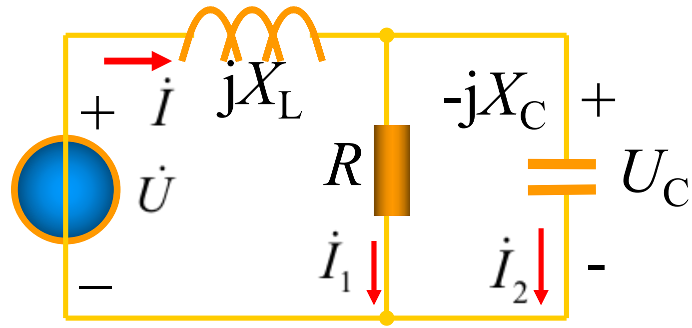
$$5X_L=50/\sqrt{2}\Rightarrow X_L=5\sqrt{2}$$

$$5R-5X_L=\frac{50}{\sqrt{2}}\Rightarrow 5R=\frac{50}{\sqrt{2}}+5\times 5\sqrt{2}\Rightarrow R=|X_C|=10\sqrt{2}\Omega$$

例 图示电路$I_1=I_2=5\text{A}$，$U=50\text{V}$，总电压与总电流同相位，求I、R、X_C、X_L。

解法2　画相量图计算





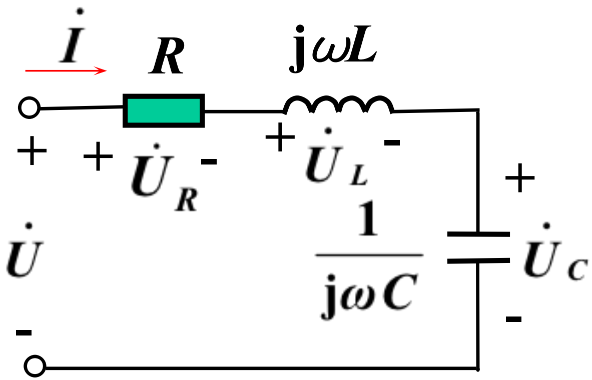
$$U=U_L=50\text{V}$$

$$X_L=\frac{50}{5\sqrt{2}}=5\sqrt{2}\Omega$$

$$|X_C|=R=\frac{50\sqrt{2}}{5}=10\sqrt{2}\Omega$$

10.4、复阻抗和复导纳

1. 复阻抗(*complex impedance*)



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

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

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

$$=R+\mathrm{j}\left(X_\mathrm{L}-X_C\right)$$

$$=R+\mathrm{j}X$$

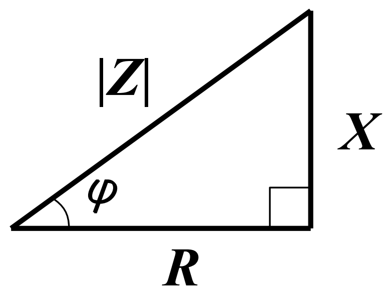
电阻　　电抗

$$Z=R+\mathrm{j}X=|Z|\angle\varphi$$

$$\begin{cases}|Z|=\dfrac{U}{I} \\ \varphi=\psi_u-\psi_i\end{cases}$$

阻抗模　单位：Ω

阻抗角



阻抗三角形

具体分析一下 *RLC* 串联电路：

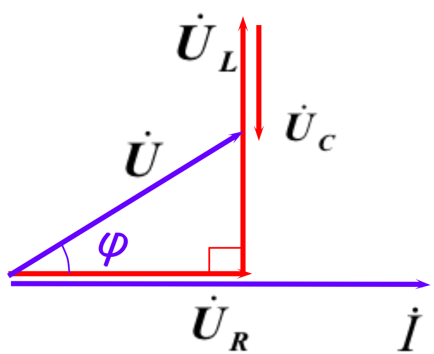
$$Z=R+\mathrm{j}(\omega L-1/\omega C)=|Z|\angle\varphi$$

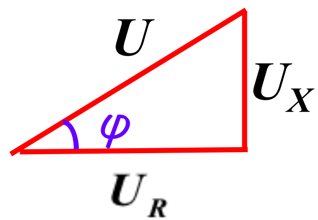
$\omega L > 1/\omega C$，$X>0$，$\varphi>0$，电压领先电流，电路呈感性；

$\omega L<1/\omega C$，$X<0$，$\varphi<0$，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。

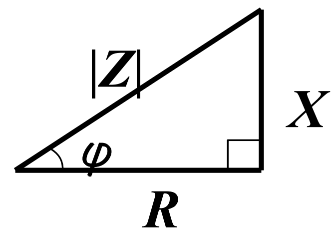
画相量图：选电流为参考向量($\omega L > 1/\omega C$)





电压三角形

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

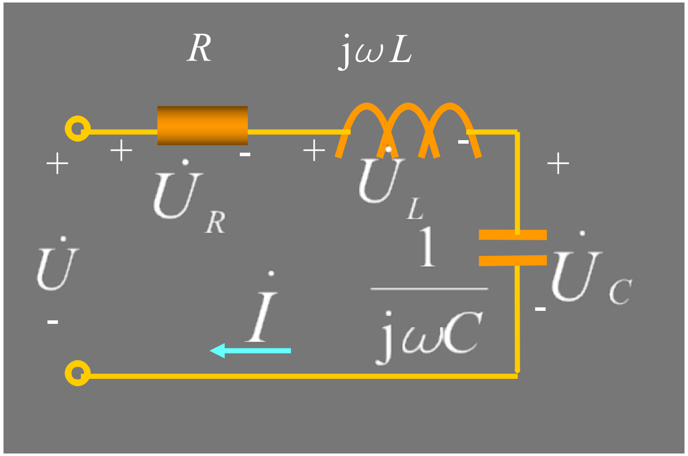


阻抗三角形

已知： R=15Ω, L=0.3mH, C=0.2μF,

$$u = 5\sqrt{2}\cos(\omega t + 60^\circ),\ f = 3\times10^4\text{Hz}$$

求 $i,\ u_R,\ u_L,\ u_C$.



解 **画出相量模型**

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

$$\mathrm{j}\omega L = \mathrm{j}2\pi\times3\times10^4\times0.3\times10^{-3} = \mathrm{j}56.5\Omega$$

$$-\mathrm{j}\frac{1}{\omega C} = -\mathrm{j}\frac{1}{2\pi\times3\times10^4\times0.2\times10^{-6}} = -\mathrm{j}26.5\Omega$$

$$Z = R + \mathrm{j}\omega L - \mathrm{j}\frac{1}{\omega C} = 15 + \mathrm{j}56.5 - \mathrm{j}26.5$$

$$= 33.54\angle 63.4^\circ\ \Omega$$

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

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

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

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

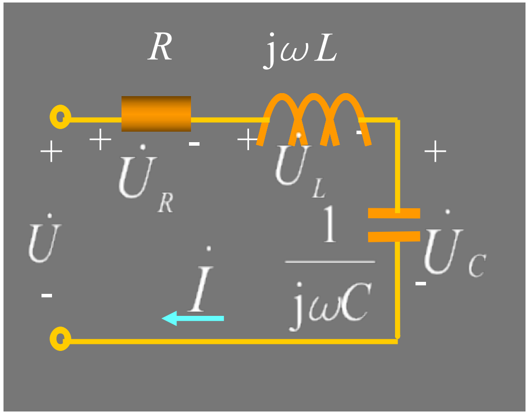
则

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

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

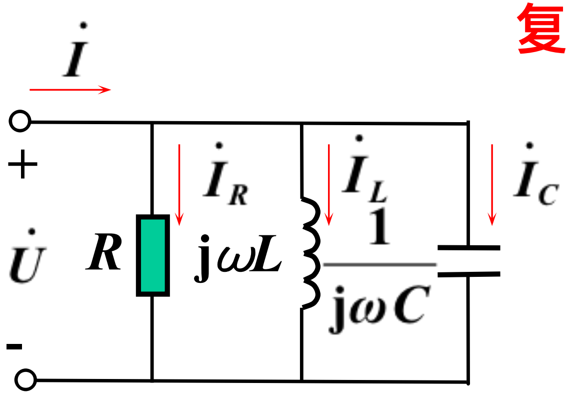
$$u_L=8.42\sqrt{2}\cos(\omega t+86.6^{\circ})\ \text{V}$$

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



注意　U_L=8.42>U=5，分电压大于总电压。

2. 复导纳(*admittance*)



复导纳 $Y = \dfrac{\dot{I}}{\dot{U}} = \dfrac{\dot{I}_R + \dot{I}_L + \dot{I}_C}{\dot{U}}$

$$= \frac{1}{R} + \frac{1}{\mathrm{j}\omega L} + \frac{1}{1/\mathrm{j}\omega C}$$

$$= G - \mathrm{j}\frac{1}{\omega L} + \mathrm{j}\omega C$$

$$= G + \mathrm{j}(B_C - B_L)$$

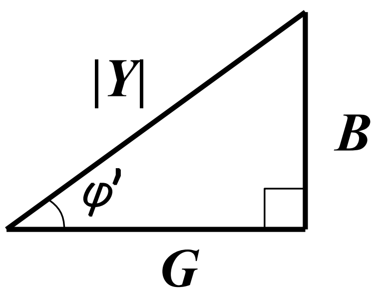
$$= G + \mathrm{j}B$$

电导　　电纳

$$Y = \frac{\dot{I}}{\dot{U}} = G + \mathrm{j}B = |Y| \angle \varphi'$$

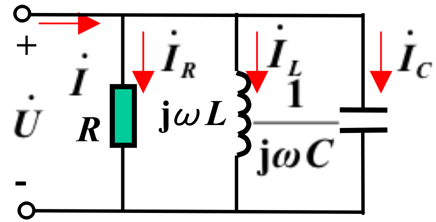
$$\begin{cases} |Y| = \dfrac{I}{U} & \text{导纳的模} \\ \varphi' = \psi_i - \psi_u & \text{导纳角} \end{cases}$$

单位：S



导纳三角形

具体分析一下 *RLC* 并联电路

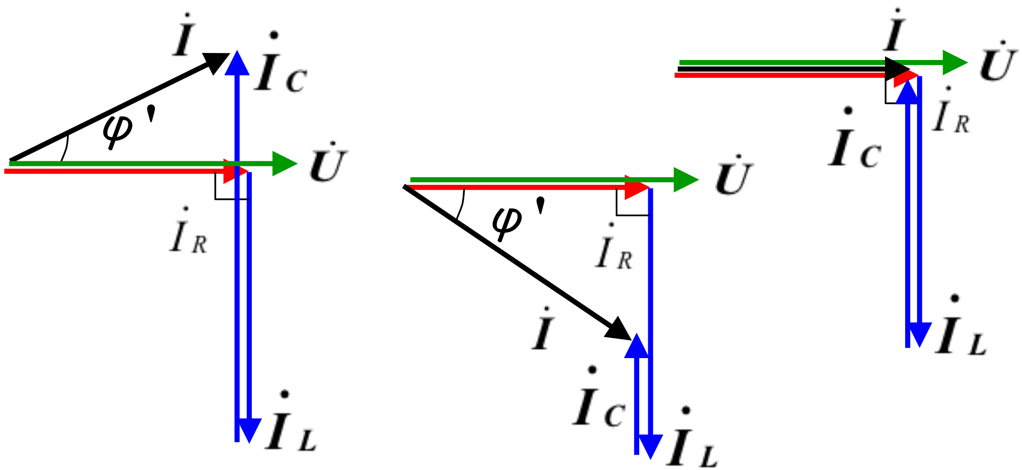


$$Y=G+j(\omega C-1/\omega L)=|Y|\angle\ \varphi'$$

$\omega C > 1/\omega L$ ， $B>0$， $\varphi'>0$，电流相位超前电压，电路呈容性；

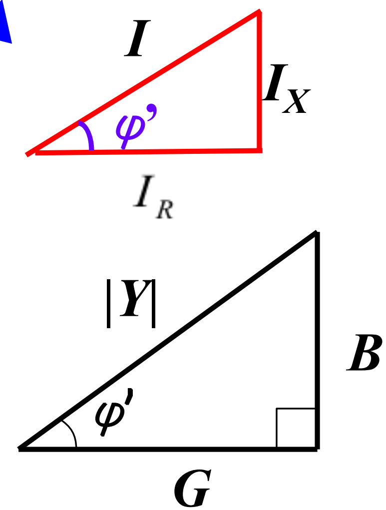
$\omega C<1/\omega L$ ， $B<0$， $\varphi'<0$，电压相位领先电流，电路呈感性；

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



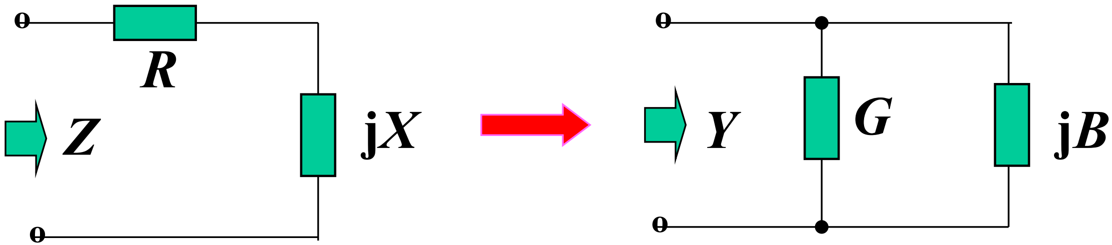
电流三角形

相似



导纳三角形

3. 复阻抗和复导纳的等效变换



$$Z = R + \mathrm{j}X = |Z|\angle\varphi \quad \Rightarrow \quad Y = G + \mathrm{j}B = |Y|\angle\varphi'$$

$$Y = \frac{1}{Z} = \frac{1}{R+\mathrm{j}X} = \frac{R-\mathrm{j}X}{R^2+X^2} = G + \mathrm{j}B \qquad Y = \frac{1}{Z}$$

$$\therefore \quad G = \frac{R}{R^2+X^2}, \quad B = \frac{-X}{R^2+X^2} \qquad |Y| = \frac{1}{|Z|}, \quad \varphi' = -\varphi$$

一般情况 $G \neq 1/R \quad B \neq 1/X$

4. 阻抗串、并联

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

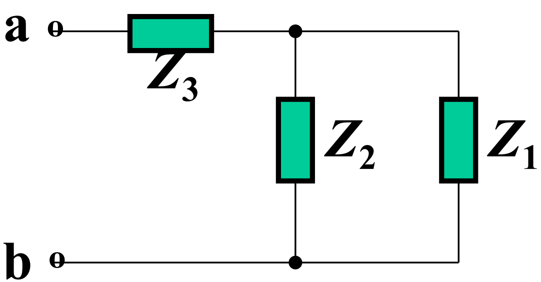
并联：$Y = \sum Y_k$ ， $\dot{I}_k = \dfrac{Y_k}{\sum Y_k}\dot{I}$

例 已知 $Z_1=10+j6.28\,\Omega$

$Z_2=20-j31.9\ \Omega$

$Z_3=15+j15.7\ \Omega$

求 Z_{ab}。



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

$$Z = \frac{(10 + j6.28)(20 - j31.9)}{10 + j6.28 + 20 - j31.9}$$

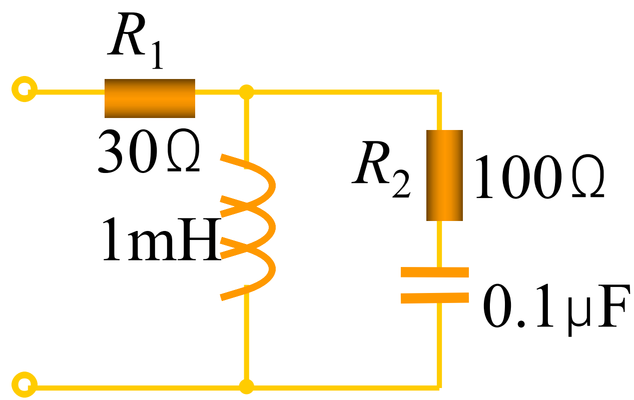
$$= \frac{11.81\angle 32.13^\circ \times 37.65\angle -57.61^\circ}{39.45\angle -40.5^\circ}$$

$$= 10.89 + j2.86\Omega$$

$$\therefore Z_{ab} = Z_3 + Z = 15 + j15.7 + 10.89 + j2.86$$

$$= 25.89 + j18.56 = 31.9\angle 35.6^\circ\ \Omega$$

例　求图示电路的等效阻抗，$\omega = 10^5 \text{rad/s}$ 。



解　感抗和容抗为：

$$X_L = \omega L = 10^5 \times 1 \times 10^{-3} = 100\,\Omega$$

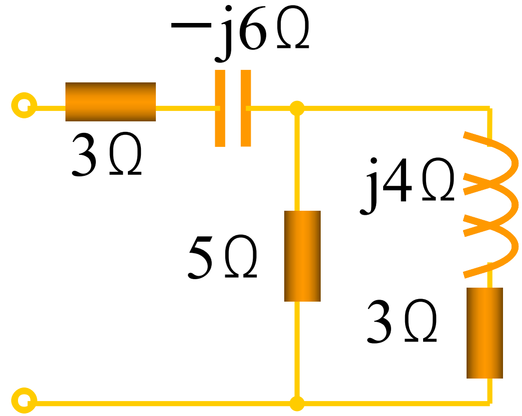
$$X_C = \frac{1}{\omega C} = \frac{1}{10^5 \times 0.1 \times 10^{-6}} = 100\Omega$$

$$Z = R_1 + \frac{\mathrm{j}X_L(R_2 - \mathrm{j}X_C)}{\mathrm{j}X_L + R_2 - \mathrm{j}X_C} = 30 + \frac{\mathrm{j}100 \times (100 - \mathrm{j}100)}{100}$$

$$= 130 + \mathrm{j}100\Omega$$

例　图示电路对外呈现感性还是容性?

解　等效阻抗为：



$$Z = 3 - j6 + \frac{5(3 + j4)}{5 + (3 + j4)}$$

$$= 3 - j6 + \frac{25\angle 53.1^0}{8 + j4} = 5.5 - j4.75\Omega$$

电路对外呈现容性

10.5 正弦稳态电路的分析

电阻电路与正弦电流电路的分析比较：

电阻电路：

$$\begin{cases} \text{KCL:} \quad \sum i = 0 \\ \text{KVL:} \quad \sum u = 0 \\ \text{元件约束关系：} \\ u = Ri \quad \text{或} \quad i = Gu \end{cases}$$

正弦电路相量分析：

$$\begin{cases} \text{KCL:} \quad \sum \dot{I} = 0 \\ \text{KVL:} \quad \sum \dot{U} = 0 \\ \text{元件约束关系：} \\ \dot{U} = Z\dot{I} \quad \text{或} \quad \dot{I} = Y\dot{U} \end{cases}$$

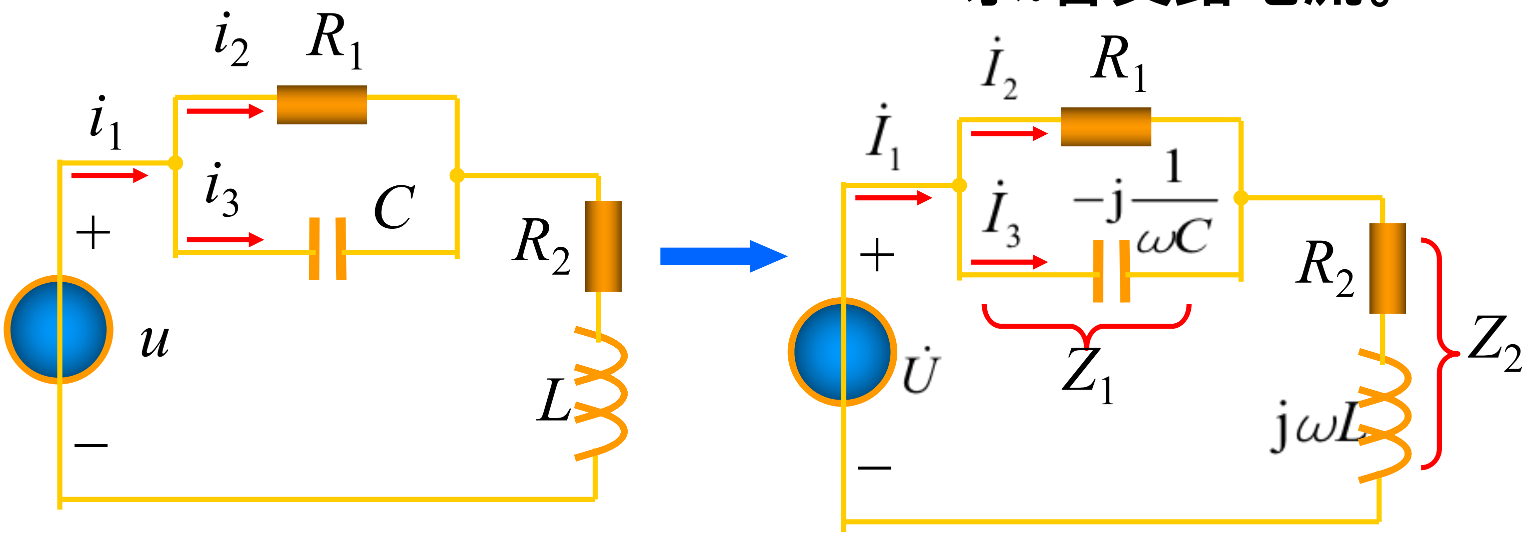
结论

1. 引入相量法，电阻电路和正弦电流电路依据的电路定律是相似的。

2. 引入电路的相量模型，把列写时域微分方程转为直接列写相量形式的代数方程。

3. 引入阻抗以后，可将电阻电路中讨论的所有网络定理和分析方法都推广应用于正弦稳态的相量分析中。

例1 **已知：** $R_1=1000\Omega$, $R_2=10\Omega$, $L=500\text{mH}$, $C=10\mu\text{F}$, $U=100\text{V}$, $\omega=314\text{rad/s}$, **求:各支路电流。**



解 **画出电路的相量模型**

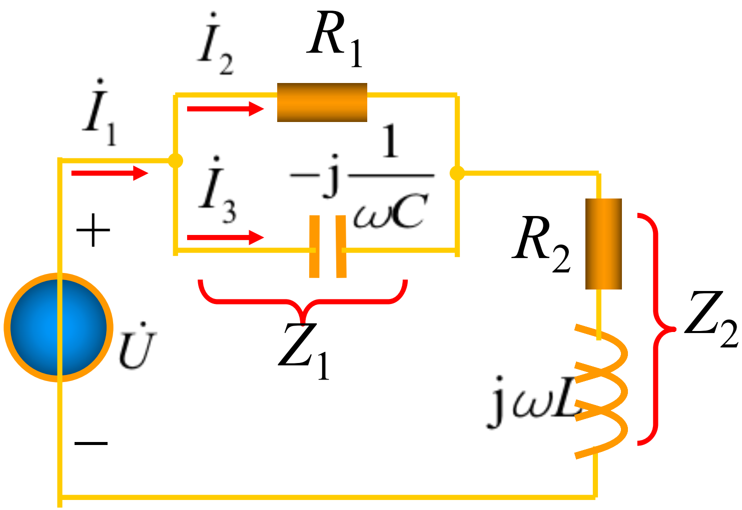
$$Z_1=\frac{R_1(-\mathrm{j}\,1/\omega C)}{R_1-\mathrm{j}\,1/\omega C}=\frac{1000\times(-\mathrm{j}318.47)}{1000-\mathrm{j}318.47}=\frac{318.47\times10^3\angle-90^\circ}{1049.5\angle-17.7^\circ}$$

$$Z_1 = 303.45\angle -72.3^\circ = 92.11 - j289.13\ \Omega$$

$$Z_2 = R_2 + \mathrm{j}\omega L = 10 + \mathrm{j}157\ \Omega$$

$$Z = Z_1 + Z_2 \ = 92.11 - \mathrm{j}289.13 + 10 + \mathrm{j}157$$

$$= 102.11 - \mathrm{j}132.13 \ = 166.99\angle -52.3^\circ\ \Omega$$

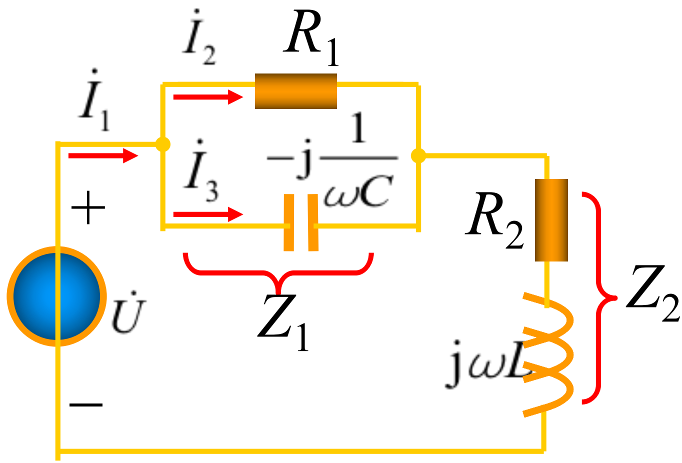


已知： $R_1 = 1000\Omega$, $R_2 = 10\Omega$, $L = 500\text{mH}$, $C = 10\mu\text{F}$,
$U = 100\text{V}$, $\omega = 314\text{rad/s}$

$$\dot{I}_1 = \frac{\dot{U}}{Z} = \frac{100\angle 0^\circ}{166.99\angle -52.3^\circ} = 0.6\angle 52.3^\circ \text{ A}$$

$$\dot{I}_2 = \frac{-\mathrm{j}\,{}^{1}\!/_{\omega C}}{R_1 - \mathrm{j}\dfrac{1}{\omega C}}\dot{I}_1 = \frac{-\mathrm{j}318.47}{1049.5\angle -17.7^\circ} \times 0.6\angle 52.3^\circ$$

$$= 0.181\angle -20^\circ \text{ A}$$



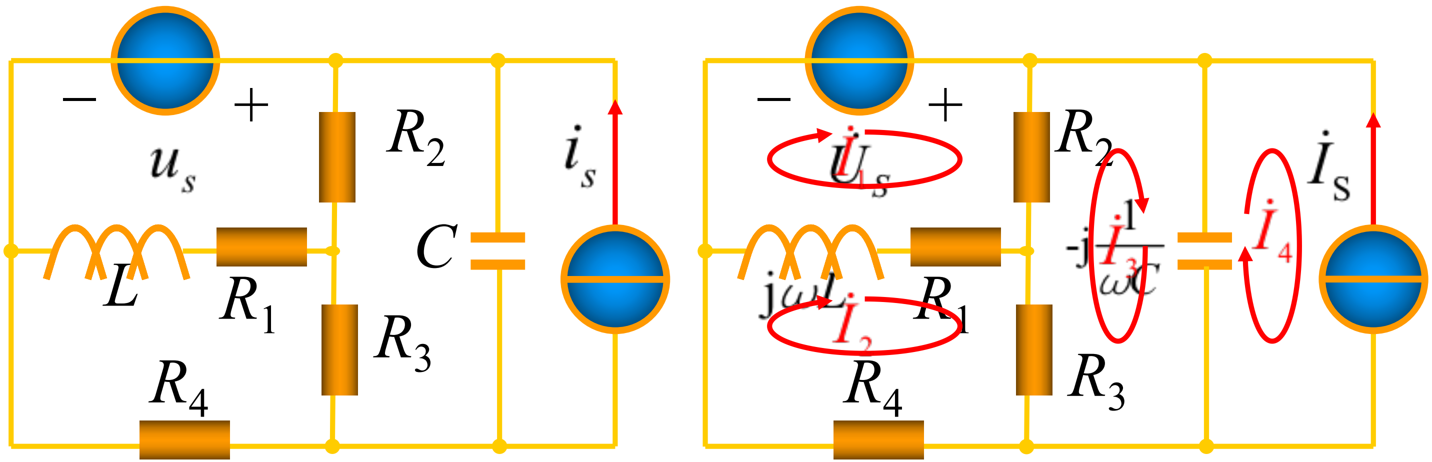
$$\dot{I}_3 = \frac{R_1}{R_1 - \mathrm{j}\dfrac{1}{\omega C}}\dot{I}_1$$

$$= \frac{1000}{1049.5\angle -17.7^\circ} \times 0.6\angle 52.3^\circ = 0.57\angle 70^\circ \text{ A}$$

已知： $R_1 = 1000\,\Omega$, $R_2 = 10\,\Omega$, $L = 500\text{mH}$, $C = 10\mu\text{F}$,

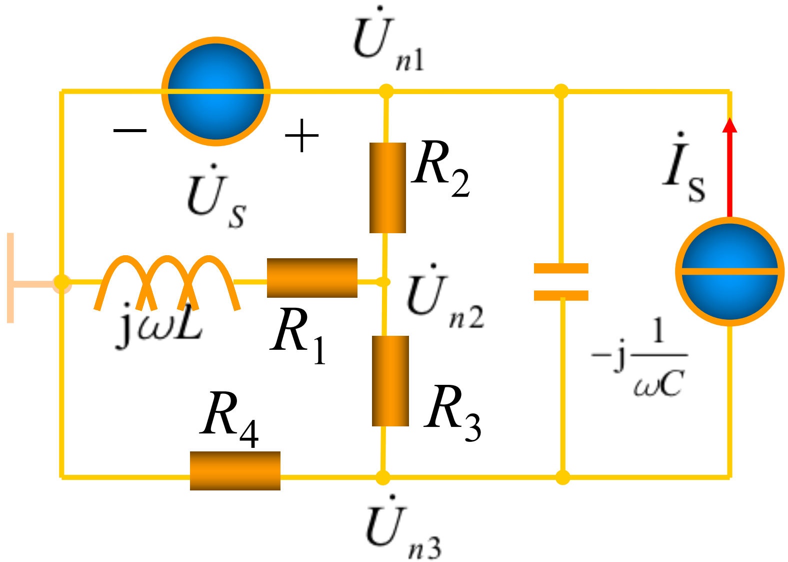
$U = 100\text{V}$, $\omega = 314\text{rad/s}$

例2　列写电路的回路电流方程和结点电压方程



解　回路方程

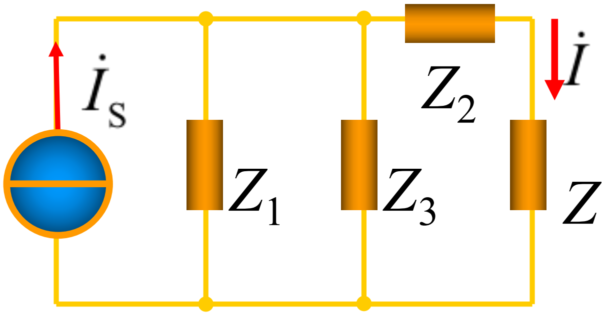
$$
\begin{cases}
(R_1+R_2+j\omega L)\dot{I}_1-(R_1+j\omega L)\dot{I}_2-R_2\dot{I}_3=\dot{U}_S \\
(R_1+R_3+R_4+j\omega L)\dot{I}_2-(R_1+j\omega L)\dot{I}_1-R_3\dot{I}_3=0 \\
(R_2+R_3+\dfrac{1}{j\omega C})\dot{I}_3-R_2\dot{I}_1-R_3\dot{I}_2+j\dfrac{1}{\omega C}\dot{I}_4=0 \\
\dot{I}_4=-\dot{I}_S
\end{cases}
$$

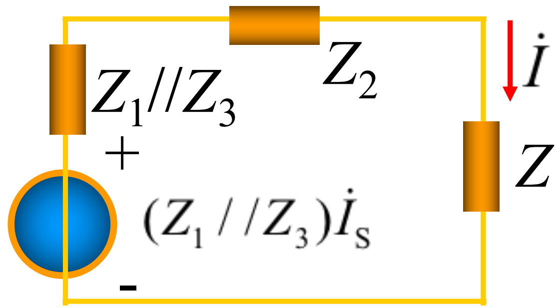


结点方程

$$
\begin{cases}
\dot{U}_{n1} = \dot{U}_S \\
\left(\dfrac{1}{R_1 + \mathrm{j}\omega L} + \dfrac{1}{R_2} + \dfrac{1}{R_3}\right)\dot{U}_{n2} - \dfrac{1}{R_2}\dot{U}_{n1} - \dfrac{1}{R_3}\dot{U}_{n3} = 0 \\
\left(\dfrac{1}{R_3} + \dfrac{1}{R_4} + \mathrm{j}\omega C\right)\dot{U}_{n3} - \dfrac{1}{R_3}\dot{U}_{n2} - \mathrm{j}\omega C\dot{U}_{n1} = -\dot{I}_S
\end{cases}
$$

例3 已知：$\dot{I}_S = 4\angle 90^\circ\ \text{A}$，$Z_1 = Z_2 = -\text{j}30\ \Omega$，$Z_3 = 30\ \Omega$，$Z = 45\ \Omega$，求电流 $\dot{I}$.





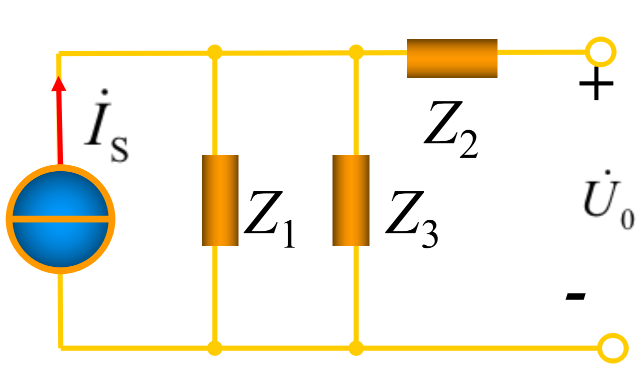
解 **方法1：电源变换**

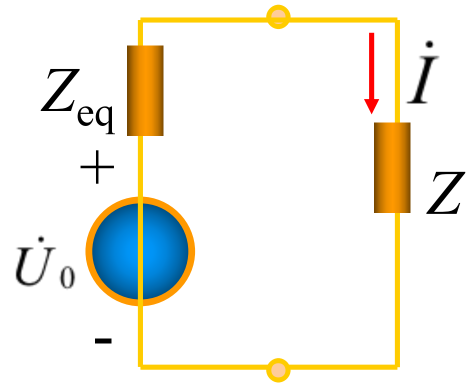
$$Z_1//Z_3 = \frac{30(-\text{j}30)}{30-\text{j}30} = 15-\text{j}15\,\Omega$$

$$\dot{I} = \frac{\dot{I}_S(Z_1//Z_3)}{Z_1//Z_3+Z_2+Z} = \frac{\text{j}4(15-\text{j}15)}{15-\text{j}15-\text{j}30+45}$$

$$= \frac{5.657\angle 45^\circ}{5\angle\text{-}36.9^\circ} = 1.13\angle 81.9^\circ\ \text{A}$$

方法2：戴维宁等效变换



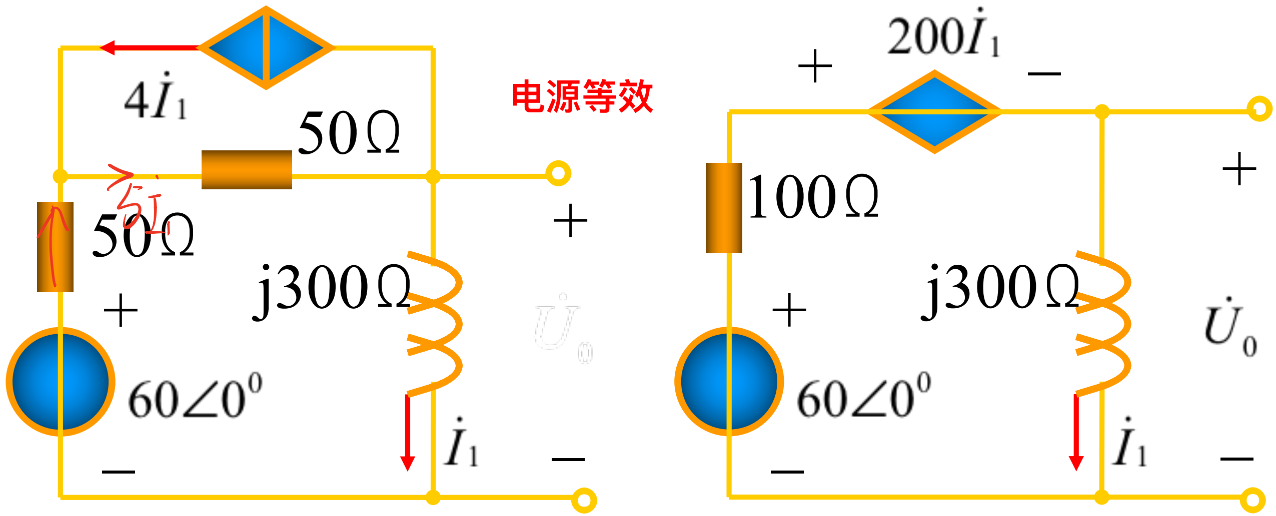


求开路电压： $\dot{U}_0 = \dot{I}_S(Z_1//Z_3) = 84.86\angle 45^\circ \text{V}$

求等效电阻： $Z_{eq} = Z_1//Z_3 + Z_2 = 15 - \text{j}45\Omega$

$$\dot{I} = \frac{\dot{U}_0}{Z_0 + Z} = \frac{84.86\angle 45^\circ}{15 - \text{j}45 + 45} = 1.13\angle 81.9^\circ \text{A}$$

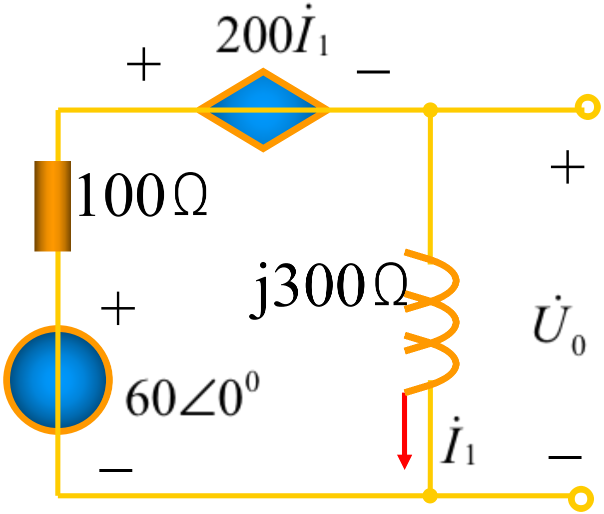
例4　求图示电路的戴维宁等效电路。

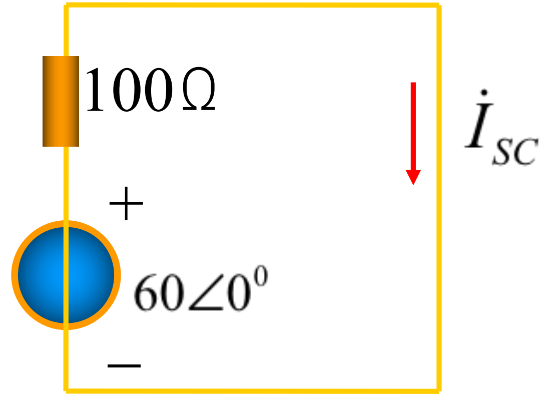


解　求开路电压：

$$\dot{U}_o = -200\dot{I}_1 - 100\dot{I}_1 + 60 = -300\dot{I}_1 + 60 = -300\frac{\dot{U}_0}{j300} + 60$$

$$\dot{U}_o = \frac{60}{1-j} = 30\sqrt{2}\angle 45^0\text{V}$$





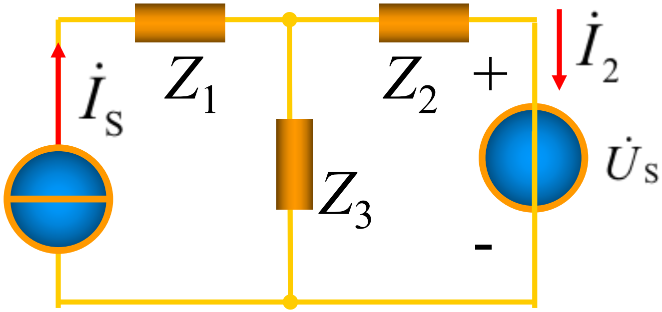
求短路电流：

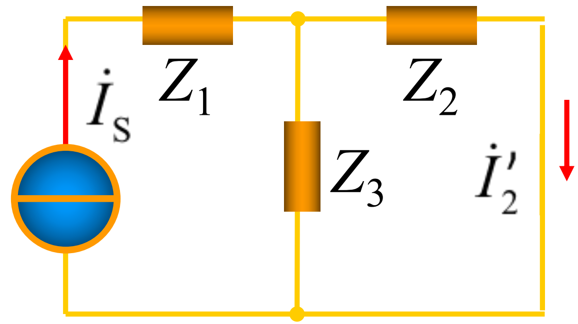
$$\dot{I}_{SC} = 60/100 = 0.6\angle 0^0\ \text{A}$$

$$\Rightarrow \quad Z_{eq} = \frac{\dot{U}_0}{\dot{I}_{SC}} = \frac{30\sqrt{2}\angle 45^0}{0.6} = 50\sqrt{2}\angle 45^0\ \Omega$$

例5 用叠加定理计算电流 $\dot{I}_2$ 已知：$\dot{U}_S = 100\angle 45^\circ\,\mathrm{V}$

$\dot{I}_S = 4\angle 0^\circ\,\mathrm{A},\ Z_1 = Z_3 = 50\angle 30^\circ\,\Omega,\ Z_2 = 50\angle -30^\circ\,\Omega$.



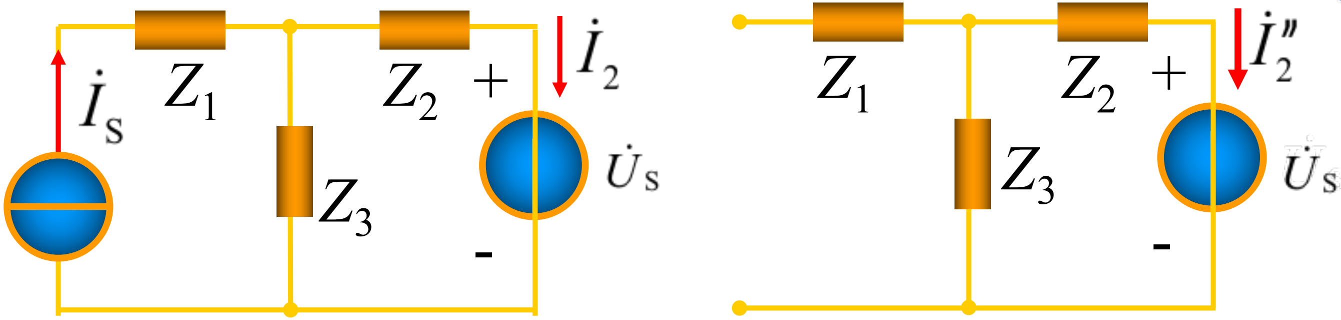


解

(1) $\dot{I}_S$单独作用($\dot{U}_S$置零)：

$$\dot{I}_2' = \dot{I}_S \frac{Z_3}{Z_2 + Z_3} = 4\angle 0^\circ \times \frac{50\angle 30^\circ}{50\angle -30^\circ + 50\angle 30^\circ}$$

$$= \frac{200\angle 30^\circ}{50\sqrt{3}} = 2.31\angle 30^\circ\,\mathrm{A}$$



(2) $\dot{U}_S$单独作用($\dot{I}_S$置零):

$$\dot{I}_2'' = -\frac{\dot{U}_S}{Z_2+Z_3} = \frac{-100\angle 45^\circ}{50\sqrt{3}} = 1.155\angle -135^\circ \text{ A}$$

$$\dot{I}_2 = \dot{I}_2' + \dot{I}_2'' = 2.31\angle 30^\circ + 1.155\angle -135^\circ \text{ A} = 1.18 + \text{j}1.23 \text{ A}$$

例6 已知平衡电桥 $Z_1=R_1$，$Z_2=R_2$，$Z_3=R_3+j\omega L_3$。
求：$Z_x=R_x+j\omega L_x$。

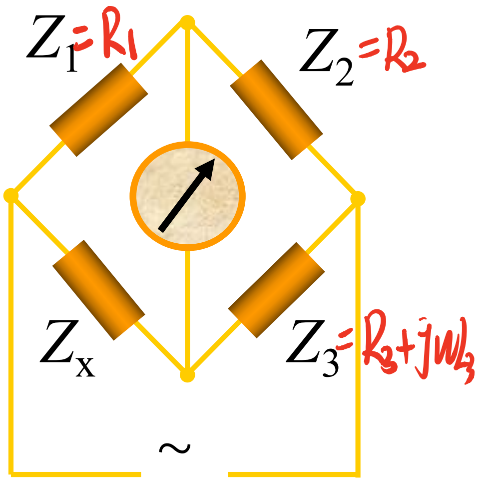
解 平衡条件：$Z_1 Z_3=Z_2 Z_x$ 得：

$$|Z_1|\angle\varphi_1 \bullet |Z_3|\angle\varphi_3 = |Z_2|\angle\varphi_2 \bullet |Z_x|\angle\varphi_x$$

$$\Rightarrow \begin{cases} |Z_1|\,|Z_3| = |Z_2|\,|Z_x| \\ \varphi_1+\varphi_3=\varphi_2+\varphi_x \end{cases}$$

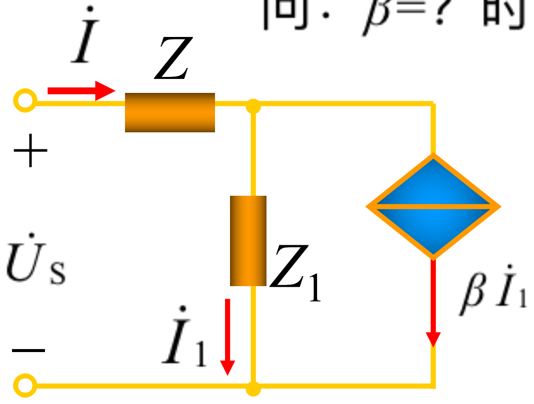
$$R_1(R_3+j\omega L_3)=R_2(R_x+j\omega L_x)$$

$$\therefore \quad R_x=R_1R_3/R_2\,, \quad L_x=L_3R_1/R_2$$



例7 **已知：** $Z=10+\mathrm{j}50\,\Omega$, $Z_1=400+\mathrm{j}1000\,\Omega$。

问：$\beta=?$ 时，$\dot{I}_1$与$\dot{U}_S$相位相差90°？



解

$$\dot{U}_S = Z\dot{I} + Z_1\dot{I}_1 = Z(1+\beta)\dot{I}_1 + Z_1\dot{I}_1$$

$$\frac{\dot{U}_S}{\dot{I}_1} = (1+\beta)Z + Z_1 = 410 + 10\beta + \mathrm{j}(50 + 50\beta + 1000)$$

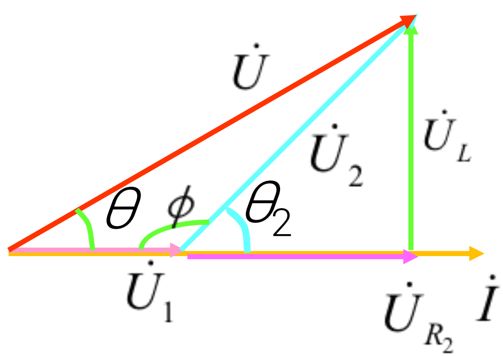
得 $410 + 10\beta = 0$ ， $\beta = -41$

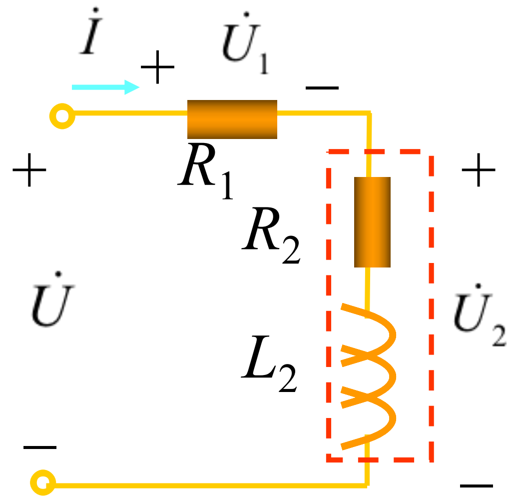
$$\frac{\dot{U}_S}{\dot{I}_1} = -\mathrm{j}1000$$ 电流领先电压90°.

例8 已知：U=115V, U_1=55.4V , U_2=80V, R_1=32Ω, f=50Hz。 求：线圈的电阻R_2和电感L_2 。

解 方法一、 画相量图分析。

$$\dot{U}=\dot{U}_1+\dot{U}_2=\dot{U}_1+\dot{U}_{R_2}+\dot{U}_L$$





$$U^2=U_1^2+U_2^2+2U_1U_2\cos\phi$$

$$\cos\phi=-0.4237 \quad \therefore \phi=115.1^\circ$$

$$\theta_2 = 180^\circ - \phi = 64.9^\circ$$

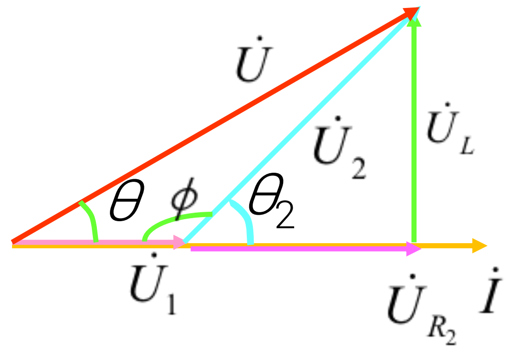
$$I = U_1 / R_1 = 55.4 / 32 = 1.73\text{A}$$

$$|Z_2| = U_2 / I = 80 / 1.73 = 46.2\Omega$$

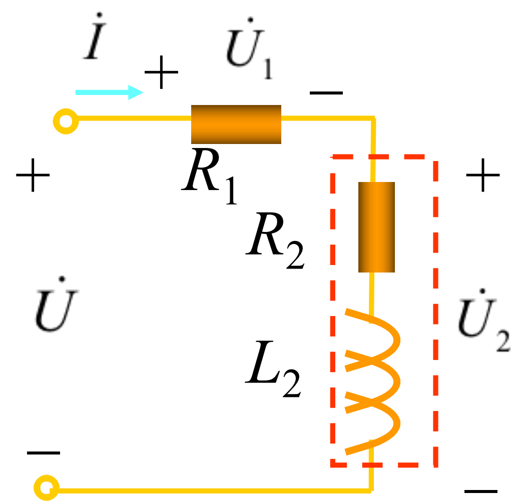
$$R_2 = |Z_2| \cos\theta_2 = 19.6\Omega$$

$$X_2 = |Z_2| \sin\theta_2 = 41.8\Omega$$

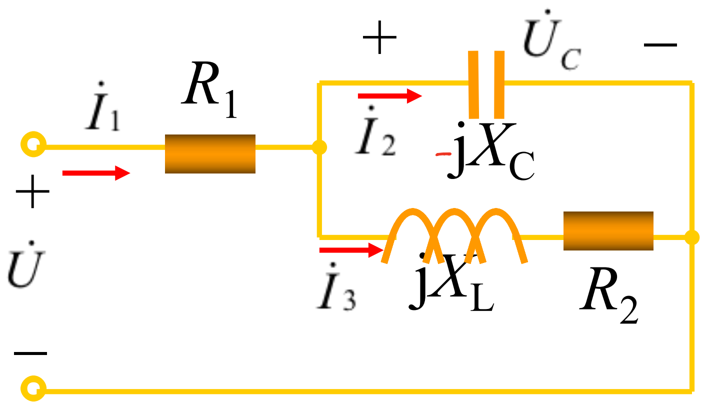
$$L = X_2 / (2\pi f) = 0.133\text{H}$$

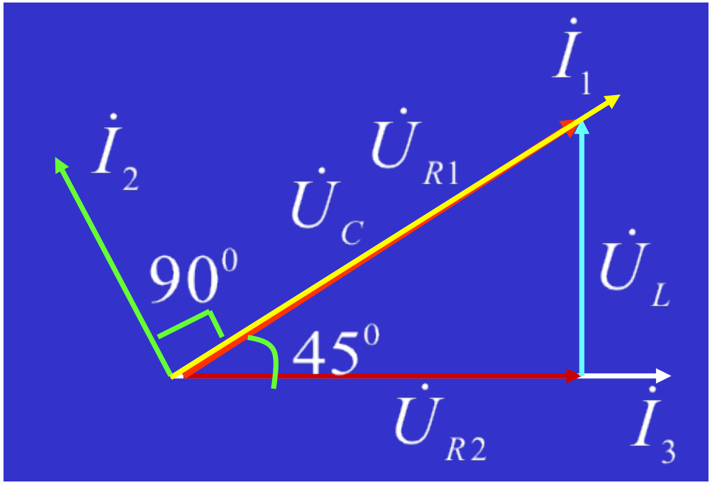


已知： U=115V, U_1=55.4V，U_2=80V, R_1=32Ω，f=50Hz。



例9　图示电路， $I_2 = 10\text{A}$、$I_3 = 10\sqrt{2}\text{A}$、$U = 200\text{V}$、$R_1 = 5\Omega$、$R_2 = X_L$，求：I_1、X_C、X_L、R_2。





解

$$\dot{I}_1 = \dot{I}_3 + \dot{I}_2 = 10\sqrt{2} + 10\angle 135^0 = 10\angle 45^0 \Rightarrow I_1 = 10\text{A}$$

$$\dot{U} = \dot{U}_{R1} + \dot{U}_C \Rightarrow 200 = 5\times 10 + U_C \Rightarrow U_C = 150\text{V}$$

$$\dot{U}_C = \dot{U}_{R2} + \dot{U}_L \Rightarrow U_C = \sqrt{2U_{R2}^2} \Rightarrow U_{R2} = U_L = 75\sqrt{2}$$

$$X_C = \frac{150}{10} = 15\Omega \qquad R_2 = X_L = \frac{75\sqrt{2}}{10\sqrt{2}} = 7.5\Omega$$

作业

- 10.3节：10-13
- 10.4节：10-34
- 10.5节：10-41（只要求用戴维南定理）
- 10.6节：10-51
- 综合：10-53

著名科学家

- 斯坦梅茨(Charlea Proteus Steinmetz 1865~1923)
- 斯坦梅茨是德国一澳大利亚数学家和工程师。他最伟大的贡献就是在交流电路分析中引入了向量分析法，并以其在滞后理论方面的著作而闻名。
- 出生于德国的布勒斯劳，一岁时就失去了母亲，在即将在大学完成他的数学博士论文时，由于政治活动（犹太人），被迫离开德国，到瑞士后又去了美国，1893年受雇于美国通用电气公司，这一年他发表论文，首次将复数应用于交流电路的分析中，其后出版了专著《交流现象的理论和计算》，1901年成为美国电气工程师协会(IEEE)主席。