

第八章 相量法

第一部分 要点、考点归纳

§8-1 复数

1. 复数的表示形式

代数形式: $F=a+jb$ 模: $|F|=\sqrt{a^2+b^2}$ 复角: $\theta=\arctan \frac{b}{a}$

三角形形式: $F=|F|(\cos\theta+j\sin\theta)$ 模: $|F|$ 复角: θ

指数形式: $F=|F|e^{j\theta}$ 模: $|F|$ 复角: θ

极坐标形式: $F=|F|\angle\theta$ 模: $|F|$ 复角: θ

2. 复数的运算

(1) 复数的加减

采用代数形式比较方便。

若 $A=a+jb$, $A_1=a_1+jb_1$

则 $A \pm A_1 = (a+jb) \pm (a_1+jb_1) = (a \pm a_1) + j(b \pm b_1)$

即复数的加、减运算满足实部和实部相加减,虚部和虚部相加减。

复数的加、减运算也可以在复平面上按平行四边形法用向量的相加和相减求得。

(2) 复数的乘除

采用指数形式或极坐标形式比较方便。

若 $A=|A|e^{j\theta_1}=|A|\angle\theta_1$, $A_2=|A_2|e^{j\theta_2}=|A_2|\angle\theta_2$

则 $A \cdot A_2 = |A|e^{j\theta_1} \cdot |A_2|e^{j\theta_2} = |A||A_2|e^{j(\theta_1+\theta_2)} = |A||A_2|\angle\theta_1+\theta_2$

$$\frac{A_1}{A_2} = \frac{|A_1|e^{j\theta_1}}{|A_2|e^{j\theta_2}} = \frac{|A_1|\angle\theta_1}{|A_2|\angle\theta_2} = \frac{|A_1|}{|A_2|}e^{j(\theta_1-\theta_2)} = \frac{|A_1|}{|A_2|}\angle\theta_1-\theta_2$$

即复数的乘法运算满足模相乘,辐角相加。除法运算满足模相除,辐角相减。

§8-2 正弦量

1. 正弦量的三要素

正弦量的一般形式,以电流为例:

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

三要素: I_m : 最大值 (振幅) ≥ 0

$$\omega: \text{角频率} \quad \omega = 2\pi f = \frac{2\pi}{T} \quad (\text{弧/秒})$$

$$\text{工频: } f = 50\text{HZ} \quad (\text{不同国家此值不同})$$

$$\varphi: \text{初相角或初相位, } t=0 \text{ 时的相位角, 可正、可负}$$

2. 正弦量的有效值

$$\text{设: } i(t) = I_m \cos(\omega t + \varphi)$$

$$\begin{aligned} I &= \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T i^2 dt} = \sqrt{I_m^2 \cdot \frac{1}{T} \int_0^T \frac{1 + \cos 2(\omega t + \varphi)}{2} dt} \\ &= \sqrt{I_m^2 \cdot \frac{1}{T} \cdot \frac{T}{2}} = \frac{I_m}{\sqrt{2}} \quad \text{即: } I_m = \sqrt{2}I \end{aligned}$$

$$\text{同理: } u = \frac{u_m}{\sqrt{2}} \quad \text{即: } u_m = \sqrt{2}u$$

3. (同频率) 正弦量的相位差

用 θ 表示。

$$\text{设: } u(t) = u_m \cos(\omega t + \varphi_u) \quad i(t) = I_m \cos(\omega t + \varphi_i)$$

$$\theta = (\omega t + \varphi_u) - (\omega t + \varphi_i) = \varphi_u - \varphi_i$$

§ 8-3 相量法的基础

$$1. \text{ 有效值相量: } \dot{I} = (I e^{j\varphi}) = I \angle \varphi$$

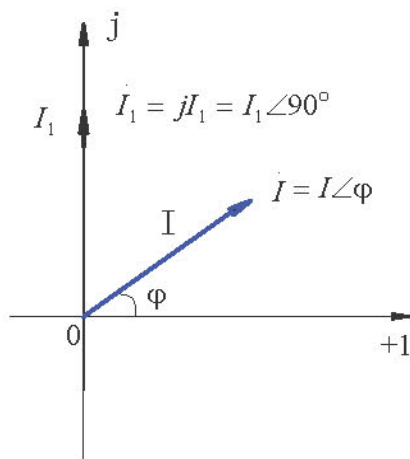
$$\text{最大值相量: } \dot{I}_m = (I_m e^{j\varphi}) = I_m \angle \varphi$$

2. 相量的极坐标形式与直角坐标形式的转换

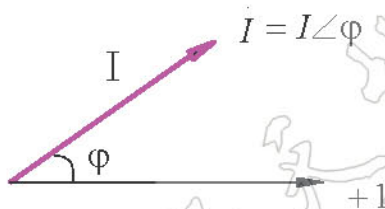
$$A e^{j\varphi} = A \cos \varphi + j A \sin \varphi = a + jb$$

3. 相量图

把相量表示在复平面上, 就叫相量图。



常用简单形式:



相量图上可以进行“+、-”运算。平行四边形法则、多边形法则，均可用。

4. 相量变换的性质

1) 同频正弦量的代数和

$$\alpha i_1(t) + \beta i_2(t) \Rightarrow \alpha \dot{I}_1 + \beta \dot{I}_2 \quad \alpha, \beta \text{ 为实数}$$

2) 正弦量的微分

$$\frac{di}{dt} \Rightarrow j\omega \dot{I} \quad \frac{d^n i}{dt^n} \Rightarrow (j\omega)^n \dot{I}$$

3) 正弦量的积分

$$\int i_{(t)} dt \Rightarrow \frac{1}{j\omega} \dot{I} \quad \int \dots \int i_{(t)} dt \dots dt \Rightarrow \frac{1}{(j\omega)^n} \dot{I}$$

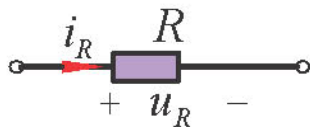
§ 8-4 电路定律的相量形式

1. 基尔霍夫定律的相量形式: $\sum \dot{I} = 0 \quad \sum \dot{U} = 0$

2. 线性元件 VAR 的相量形式:

1) 线性电阻

① 相量形式 VAR:



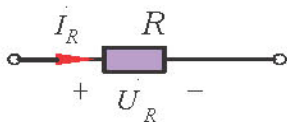
$u_R(t) = R i_R(t)$ 进行相量正变换得: $\dot{U}_R = R \dot{I}_R = R I_R \angle \varphi_i$ 。也满足欧姆定律

$i_R(t) = Gu_R(t)$ 进行相量正变换得 $\dot{I}_R = G\dot{U}_R$

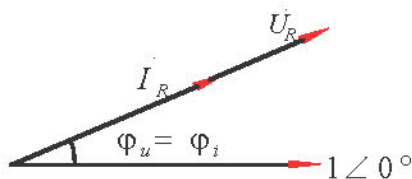
$$\begin{cases} U_R = RI_R \\ \varphi_u = \varphi_i \end{cases}$$

由此可得：

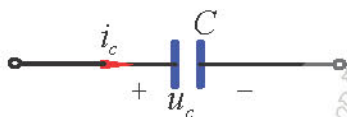
② 相量模型



③ 相量图



2) 线性电容:



$$i_c(t) = C \frac{du_c(t)}{dt}$$

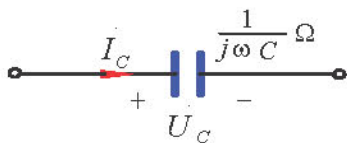
① VAR 的相量形式:

$$\dot{I}_C = j\omega C \dot{U}_C = \omega C \dot{U}_C \angle (\varphi_u + 90^\circ) \quad \text{或} \quad \dot{U}_C = \frac{1}{j\omega C} \dot{I}_C \quad \frac{1}{j\omega C} \text{ 单位: } \Omega$$

$$\begin{cases} I_C = \omega C U_C \text{ 或者 } U_C = \frac{1}{\omega C} I_C \\ \varphi_i = \varphi_u + 90^\circ \text{ 电流超前电压 } 90^\circ \end{cases}$$

由此可得：

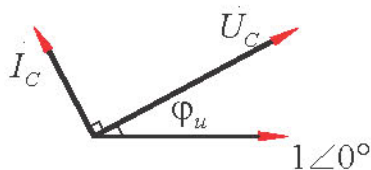
② 相量模型:



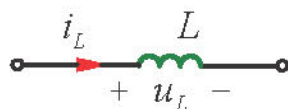
$$\begin{cases} \dot{I}_{cm} = j\omega C \dot{U}_{cm} \\ \dot{I}_{cm} = \omega C \dot{U}_{cm} \end{cases}$$

显然有：

③ 相量图:



3) 线性电感

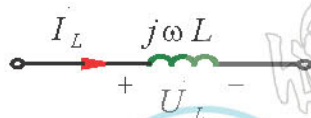


$$u_L(t) = L \frac{di_L}{dt}$$

①相量形式 取相量变换 $U_L = j\omega L \dot{I}_L$ 或 $\dot{I}_L = \frac{1}{j\omega L} \dot{U}_L$

由此可得:
$$\begin{cases} U_L = \omega L I_L \text{ 或者 } I_L = \frac{1}{\omega L} U_L \\ \varphi_u = \varphi_i + 90^\circ \end{cases}$$
 电压超前电流 90°

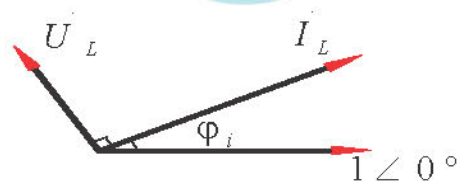
②相量模型



显然有:

$$\begin{cases} \dot{U}_{Lm} = j\omega L \dot{I}_{Lm} \\ \dot{U}_{Lm} = \omega L \dot{I}_{Lm} \end{cases}$$

③相量图



第二部分 例题

例1 设 $F_1 = 3 - j4$, $F_2 = 10 \angle 135^\circ$ 。求 $F_1 + F_2$ 和 $\frac{F_1}{F_2}$ 。

解: 求复数的代数和用代数形式:

$$F_2 = 10 \angle 135^\circ = 10(\cos 135^\circ + j \sin 135^\circ) = -7.07 + j7.07$$

$$F_1 + F_2 = 3 - j4 + (-7.07 + j7.07) = -4.07 + j3.07$$

转换为指数形式:

$$\arg(F_1 + F_2) = \arctan\left(\frac{3.07}{-4.07}\right) = 143^\circ$$

$$|F_1 + F_2| = \sqrt{(4.07)^2 + (3.07)^2} = 5.1$$

即有: $F_1 + F_2 = 5.1 \angle 143^\circ$

$$\frac{F_1}{F_2} = \frac{3 - j4}{(-7.07 + j7.07)((-7.07 - j7.07))} = \frac{(3 - j4)(-7.07 - j7.07)}{(-7.07 + j7.07)((-7.07 - j7.07))} = -0.495 + j0.071$$

例 2 求 $i_1 = I_{m1} \cos(\omega t + \frac{3}{4}\pi)A$ 和 $i_L = I_{m2} \cos(\omega t - \frac{1}{2}\pi)A$ 的相位差。

$$\text{解: } \theta = \frac{3}{4}\pi - (-\frac{\pi}{2}) = \frac{5}{4}\pi = 225^\circ \quad \theta' = -2\pi + \frac{5}{4}\pi = -\frac{3}{4}\pi = -135^\circ$$

i_1 滞后 i_L 135° 。

例 3 求 $i_1(t) = I_{m1} \cos(1000t - 60^\circ)$ 和 $i_L(t) = I_{m2} \sin(1000t + 150^\circ)$ 的相位差。

解: 先变成同样形式的函数

$$i_1(t) = I_{m1} \cos(1000t - 60^\circ) = I_{m1} \sin(1000t - 60^\circ + 90^\circ) = 30^\circ \quad \text{也可以把 } \sin \text{ 变成 } \cos$$

$$\theta = \varphi_1 - \varphi_2 = 30^\circ - 150^\circ = -120^\circ \quad i_1 \text{ 滞后 } i_L 120^\circ \text{ or } i_L \text{ 超前 } i_1 120^\circ。$$

例 84 求 $u = \sqrt{2} \cdot 5 \sin(\omega t + 30^\circ)$ 和 $i = -\sqrt{2} \cdot 3 \sin(\omega t - 30^\circ)$ 的相位差。

解: 先把 i 变成正的。(为了使 $|\varphi'| \leq \pi$, 当 $\varphi > 0$ 时取 -180° ; 当 $\varphi < 0$ 时, 取 180° 。)

$$i = \sqrt{2} \cdot 3 \sin(\omega t - 30^\circ + 180^\circ) \quad \theta = \varphi_u - \varphi_i = 30^\circ - 150^\circ = -120^\circ$$

电压滞后电流 120° , 或电流超前电压 120°

例 5 已知两个同频正弦电流分别为 $i_1 = 10\sqrt{2} \cos(314t + \frac{\pi}{3})A$,

$$i_2 = 22\sqrt{2} \cos(314t - \frac{5\pi}{6})A, \text{ 求 (1) } i_1 + i_2; (2) \frac{di_1}{dt}; (3) \int i_2 dt。$$

解: (1) 设 $i = i_1 + i_2 = \sqrt{2}I \cos(\omega t + \varphi_i)$, 其相量为 $\dot{I} = I \angle \varphi_i$ (待求), 可得:

$$\begin{aligned}\dot{I} &= \dot{I}_1 + \dot{I}_2 = 10\angle 60^\circ + 22\angle -150^\circ = (5 + j8.66) + (-19.05 - j11) \\ &= (-14.05 - j2.34) = 14.24\angle -170.54^\circ\end{aligned}$$

因此 $i = 14.24\sqrt{2} \cos(314t - 170.54^\circ) A$

(2) 求 di_1/dt 可直接用时域形式求解, 也可以用相量求解

$$di_1/dt = -10\sqrt{2} \times 314 \sin(314t + 60^\circ) = 3140\sqrt{2} \cos(314t + 150^\circ)$$

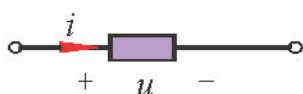
(3) $\int i_2 dt$ 的相量为

$$\frac{\dot{I}_2}{j\omega} = \frac{22\angle -150^\circ}{314\angle 90^\circ} = 0.07\angle 120^\circ$$

例 6 讨论 R 、 L 、 C 上的 u 、 i 之间的相位差及有效值之间的关系。

解: 设 $i(t) = \sqrt{2}I \sin(\omega t + \varphi_i)$

(1)

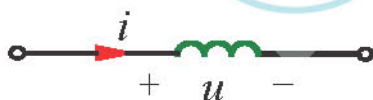


$$u(t) = iR = \sqrt{2}IR \sin(\omega t + \varphi_i) = \sqrt{2}U \sin(\omega t + \varphi_u)$$

比较得: $U = IR$ (满足欧姆定律),

$$\varphi_u = \varphi_i \text{ (同相)}$$

(2)



$$\begin{aligned}u(t) &= L \frac{di}{dt} = \sqrt{2}\omega LI \cos(\omega t + \varphi_i) \\ &= \sqrt{2}\omega LI \sin(\omega t + \varphi_i + 90^\circ) = \sqrt{2}U \sin(\omega t + \varphi_u)\end{aligned}$$

(函数不同, 应先变成相同的, 再比较相位。)

比较得: $U = \omega LI$ (ωL 的量纲为 “ Ω ”)

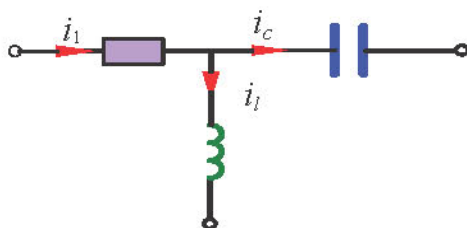
$$\varphi_u = 90^\circ + \varphi_i \text{ (电压超前电流 } 90^\circ \text{)}$$

用对偶的方法直接说 C 上的结论: $L \rightarrow C$, $u \rightarrow I$, $I \rightarrow u$, $\varphi_u \rightarrow \varphi_i$, $\varphi_i \rightarrow \varphi_u$ 。

(3) 由于 C 与 L 为对偶元件,

$$\begin{cases} I = \omega C u & \omega C \text{ 的量纲是 } \frac{1}{\Omega} = S \\ \varphi_i = 90^\circ + \varphi_u & \text{电流超前电压 } 90^\circ \end{cases}$$

例 7 已知: $i_1 = 2 \sin(\omega t + 60^\circ)$ 、 $i_c = 2 \sin(\omega t + 30^\circ)$, 问: $i_l = ?$

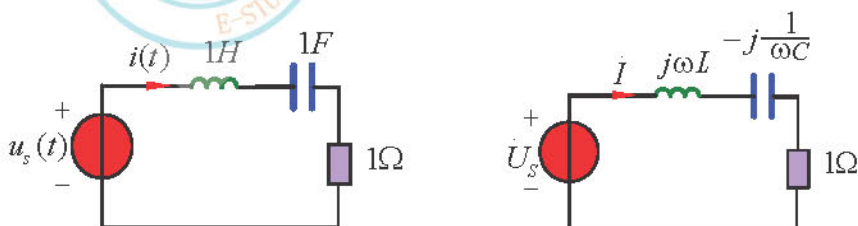


解: 由 $\sum \dot{I} = 0$ 知 $\dot{I}_{1m} - \dot{I}_{Lm} - \dot{I}_{cm} = 0$

$$\begin{aligned} \dot{I}_{1m} &= 2 \angle 60^\circ + 2 \angle 30^\circ = \left(2 \times \frac{1}{2} + 2 \times \frac{\sqrt{3}}{2}\right) + j \left(2 \times \frac{\sqrt{3}}{2} + 2 \times \frac{1}{2}\right) \\ &= \frac{2+2\sqrt{3}}{2} + j \left(1 + \frac{2}{2}\sqrt{3}\right) \\ &= (1 + \sqrt{3}) + j(1 + \sqrt{2}) \\ &= \sqrt{2}(1 + \sqrt{3}) \angle 45^\circ \end{aligned}$$

$$i_1(t) = \sqrt{2}(1 + \sqrt{3}) \sin(\omega t + 45^\circ)$$

例 8 $u_s(t) = \sqrt{2} \cdot 10 \sin(1000t + 30^\circ)$, 求 $i(t)$ 。



解: 由 KVL 得:

$$j\omega L \dot{I} + \frac{1}{j\omega C} \dot{I} + R \dot{I} = \dot{U}_s \rightarrow jX_L \dot{I} + jX_C \dot{I} + R \dot{I} = \dot{U}_s$$

$$\dot{I} = \frac{\dot{U}_s}{R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C}} \rightarrow \dot{I} = \frac{\dot{U}_s}{R + j(X_L + X_C)}$$

$$R + j(X_L + X_C) = 1 + j(1000 - \frac{1}{1000}) = 1 + j1000 = 1000\angle 90^\circ$$

$$\dot{I} = \frac{10\angle 30^\circ}{1000\angle 90^\circ} = \frac{1}{100}\angle -60^\circ = 10\angle -60^\circ \text{mA}$$

$$i(t) = \sqrt{2}10\sin(1000t - 60^\circ)\text{mA}$$

