

第5章 相量法基础

内容提要

本章介绍相量法,相量法是线性电路正弦稳态分析的一种简单易行的方法。相量可认为是对正弦量的一种变换,相量与正弦量是一一对应的。相量是复数,而正弦量是实数。正弦量所满足的时域常微分方程,可转换成相量所满足的复系数代数方程。代数方程的求解显然比常微分方程求解更容易。

本章主要内容有:复数、正弦量、相量法基础、电路定律的相量形式。正弦量表示大小和方向随时间按正弦规律变化的电流、电压,简称交流(AC)。

5.1 正弦量的三要素

正弦量用三角函数表示的瞬时值表示式和波形图来描述。正弦电压 u 和电流 i 的瞬时值函数表示式分别为

$$u = U_m \sin(\omega t + \varphi_u) \quad (5-1)$$

$$i = I_m \sin(\omega t + \varphi_i) \quad (5-2)$$

一个正弦量可以用它的最大值 U_m 、 I_m ,角频率 ω 和初相角 φ_u 、 φ_i 三个要素唯一地确定。

1. 最大值 U_m 、 I_m

这是正弦量 u 和 i 的振幅,正弦量瞬时值中的最大量值,也就是 $\sin(\omega t + \varphi_u) = 1$ 和 $\sin(\omega t + \varphi_i) = 1$ 时的正弦电压和电流值。其单位分别是伏特(V)和安培(A)。

2. 角频率 ω

从正弦量瞬时值表示式可以看出,正弦量随时间变化的部分是式中的 $(\omega t + \varphi)$,它反映了正弦电压和电流随时间 t 变化的进程,称为正弦量的相角或相位。 ω 就是相角随时间变化的速度,即

$$\frac{d(\omega t + \varphi)}{dt} = \omega \quad (5-3)$$

单位是弧度/秒(rad/s)。

正弦量随时间变化正、负一周所需要的时间 T 称为周期,单位是秒(s)。单位时间内正弦量重复变化一周的次数 f 称为频率, $f = \frac{1}{T}$,单位是赫兹(Hz)。正弦量变化一周,相当于正弦函数变化 2π 弧度的电角度,正弦量的角频率 ω 就是单位时间变化的弧度数。即

$$\omega = \frac{2\pi}{T} = 2\pi f \quad (5-4)$$

式(5-4)就是角频率 ω 与周期 T 和频率 f 的关系式。

3. 初相角 φ (即 φ_u 、 φ_i)

它是 $t=0$ 时刻正弦电压和电流的相角。即 $(\omega t + \varphi)|_{t=0} = \varphi$ 初相角的单位可以用弧度(rad)或角度(deg)来表示,两者的对应关系为 $\pi(\text{rad}) = 180^\circ(\text{deg})$ 。通常初相角应在 $|\varphi| \leq \pi$ 的范围内取主值,即 φ 一般限定在 $-\pi \leq \varphi \leq \pi$ 的范围。如果 $|\varphi| > \pi$ 时,则应以 $\varphi \pm 2\pi$ 进行

替换。例如 $\varphi = \frac{3\pi}{2}$ (270°), 应替换成 $\varphi = \frac{3\pi}{2} - 2\pi = -\frac{\pi}{2}$ (-90°); 又如 $\varphi = -1.2\pi$ (-216°) 时, 则应替换为 $\varphi = -1.2\pi + 2\pi = 0.8\pi$ (144°)。

正弦量初相角 φ 的大小和正负, 与选择正弦量的计时起点有关。在波形图上, 与 $\omega t + \varphi = 0$ 相应的点, 即正弦量瞬时值由负变正的零值点, 称为零值起点, 用 s 表示, 计时起点是 $\omega t = 0$ 的点, 即坐标原点 O 。初相角 φ 就是计时起点对零值起点 (即以零值起点为参考) 的点角度。

顺便指出, 如果正弦量是余弦函数如 $u = U_m \cos(\omega t + \varphi)$ 时, 则正弦量的起点 s 是 $\omega t + \varphi = 0$, 即 $u = +U_m$ 对应的横坐标点。

一个正弦量当计时起点选定后, 初相角 φ 便是已知量, 则某一给定时刻, 相角 ($\omega t + \varphi$) 便决定了该时刻正弦量瞬时值的大小、方向 (正值或是负值), 也可以决定正弦量该时的变化趋势, 即正弦量的数值是趋于增加抑或趋于减小。由此可见, 正弦量的相位角也是一个重要的物理量。

5.2 相位差

相位角: ($\omega t + \varphi_u$) 称为正弦量的相位角, 简称相位。

初相位 (初相角): $t = 0$ 时的相位角, 简称初相。

同频正弦量的相位如图 5-1 所示。

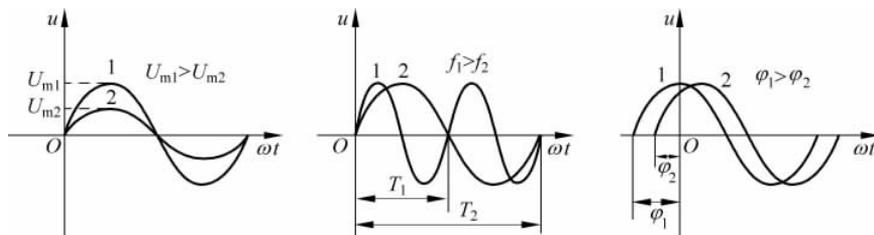


图 5-1 同频正弦量的相位

规定: 相位角 $|\varphi_u| \leq \pi$ 。

相位差: 两个同频率正弦量的相位之差, 即为初相位之差。

例如

$$u_1 = U_{m1} \sin(\omega t + \varphi_1)$$

$$u_2 = U_{m2} \sin(\omega t + \varphi_2)$$

相位差为

$$\varphi = (\omega t + \varphi_1) - (\omega t + \varphi_2) = \varphi_1 - \varphi_2$$

- (1) 超前: $\varphi = \varphi_1 - \varphi_2 > 0$, u_1 超前 u_2 角 φ 。
- (2) 滞后: $\varphi = \varphi_1 - \varphi_2 < 0$, u_1 滞后 u_2 角 φ 。
- (3) 同相: $\varphi = 2n\pi$ ($n = 0, 1, 2, \dots$), u_1 和 u_2 同相; 即 u_1 和 u_2 同时达到最大。
- (4) 反相: $\varphi = n\pi$ (n 为奇数), u_1 和 u_2 反相。

(5) 正交: $\varphi = \frac{n}{2}\pi$ (n 为奇数), u_1 和 u_2 正交。

结论: 两个同频率正弦量的计时起点变化时, 它们各自的初相位会跟着变化, 但它们的相位差不变。

5.3 有效值

有效值定义: 把一交变电流 i 和一直流电流 I 分别通过两个阻值相同的电阻 R , 如果在一个周期内, 它们产生的热量相等, 便称此 I 为 i 的有效值

$$I = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T i^2 dt} \quad (5-5)$$

正弦量有效值与最大值关系

$$\begin{aligned} I &= \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T i^2 dt} \\ &= \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T I_m^2 \sin^2 \omega t dt} = \sqrt{\frac{I_m^2}{T} \int_0^T \frac{1 - \cos 2\omega t}{2} dt} \\ &= \sqrt{\frac{I_m^2}{T} \cdot \frac{T}{2}} = \frac{I_m}{\sqrt{2}} \end{aligned} \quad (5-6)$$

即

$$I = \frac{I_m}{\sqrt{2}} \quad \text{或} \quad I_m = \sqrt{2} I \quad (5-7)$$

注: 在实际应用中, 通常用有效值来表示交流电的大小。例如, 电表测出的交流电压; 电气设备的额定值; 家庭用电的交流电压 220V 等都是有效值。

5.4 正弦量的相量表示

复数常用的表达方式包括代数式、三角函数式、指数式、极坐标形式等。

1. 代数式

$$A = a + jb \quad a, b \text{ 为实数} \quad a \text{ 实部}, a = \operatorname{Re}[A], \quad b \text{ 虚部}, b = \operatorname{Im}[A] \quad (5-8)$$

2. 三角函数式

$$A = |A|(\cos \varphi + j \sin \varphi) \quad |A| \text{ 为 } A \text{ 的模}, \varphi \text{ 为 } A \text{ 的辐角} \quad (5-9)$$

转换关系为

$$\begin{aligned} |A| &= \sqrt{a^2 + b^2} \\ \varphi &= \arctan \frac{b}{a} \end{aligned} \quad (5-10)$$

$$a = |A| \cos \varphi$$

$$b = |A| \sin \varphi$$

3. 指数形式

$$A = |A| e^{j\varphi} \quad (5-11)$$

4. 极坐标形式

$$A = |A| \angle \varphi \quad (5-12)$$

复数 A 的极坐标如图 5-2 所示。

复数的运算符合代数运算中的交换律、结合律和分配律。

(1) 复数的加、减运算

已知：

$$A_1 = a_1 + jb_1, \quad A_2 = a_2 + jb_2$$

则：

$$A = A_1 \pm A_2 = (a_1 + jb_1) \pm (a_2 + jb_2) = (a_1 \pm a_2) + j(b_1 \pm b_2) \quad (5-13)$$

(2) 复数的乘、除运算

已知

$$A_1 = |A_1| e^{j\varphi_1} = |A_1| \angle \varphi_1, \quad A_2 = |A_2| e^{j\varphi_2} = |A_2| \angle \varphi_2$$

则

$$\begin{aligned} A_1 \cdot A_2 &= |A_1| e^{j\varphi_1} \cdot |A_2| e^{j\varphi_2} = |A_1| |A_2| e^{j(\varphi_1 + \varphi_2)} = |A_1| |A_2| \angle \varphi_1 + \varphi_2 \\ \frac{A_1}{A_2} &= \frac{|A_1| e^{j\varphi_1}}{|A_2| e^{j\varphi_2}} = \frac{|A_1| \angle \varphi_1}{|A_2| \angle \varphi_2} = \frac{|A_1|}{|A_2|} e^{j(\varphi_1 - \varphi_2)} = \frac{|A_1|}{|A_2|} \angle \varphi_1 - \varphi_2 \end{aligned} \quad (5-14)$$

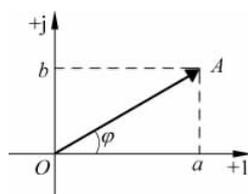


图 5-2 复数 A 的极坐标

5.5 正弦量的相量

根据欧拉公式

$$e^{j\theta} = \cos\theta + j\sin\theta \quad (5-15)$$

其虚部为

$$\sin\theta = \text{Im}[e^{j\theta}]$$

若正弦电压 $u(t) = \sqrt{2}U \sin(\omega t + \varphi)$, 则

$$\begin{aligned} u(t) &= \sqrt{2}U \sin(\omega t + \varphi) = \text{Im}[\sqrt{2}U e^{j(\omega t + \varphi)}] \\ &= \text{Im}[\sqrt{2}U e^{j\varphi} e^{j\omega t}] = \text{Im}[\sqrt{2} \dot{U} e^{j\omega t}] \end{aligned} \quad (5-16)$$

式(5-16)中, $\dot{U} = U e^{j\varphi} = U \angle \varphi$, 称为正弦电压的相量。

同理, 若正弦电流 $i(t) = \sqrt{2}I \sin(\omega t + \varphi)$, 则它的相量为: $\dot{I} = I e^{j\varphi} = I \angle \varphi$ 。

由此可见, 一个正弦量的相量, 就是在给定角频率 ω 条件下, 用它的有效值(也可用最大值)和初相角两个要素的表征量。在概念上关于相量应明确如下几点。

- 正弦量的相量, 用有效值和初相角表示时, 称为效相量; 用最大值和初相角表示时, 称为最大值相量或振幅相量。本课程在教学中是采用有效值相量。因此, 不特别说明相量是指有效值相量。
- 正弦量的相量是用有效值的初相角表征的量, 不是时间 t 的函数, 而是一个复数。
- 相量是正弦量的交换量, 它与时域正弦函数之间, 有确定的对应变换关系, 如

$$\sqrt{2}U \sin(\omega t + \varphi) \rightarrow U \angle \varphi \quad \sqrt{2}I \sin(\omega t + \varphi) \rightarrow I \angle \varphi$$

如果正弦量是余弦函数时, 它对应的相量形式与正弦函数是相同的, 即

$$\sqrt{2}U \cos(\omega t + \varphi) \rightarrow U \angle \varphi \quad \sqrt{2}I \cos(\omega t + \varphi) \rightarrow I \angle \varphi$$

因此,要区分正弦函数相量与余弦函数相量。在进行电路分析时,必须是相同函数的相量。如果电路中有正弦函数和余弦函数电量时,必须转化为一种函数,如余弦函数的电量,才可以进行分析计算。

- 相量是时域正弦量变换为频域的变换量,不能把相量误认为是正弦量。
- 相量只能用来进行同频率正弦电源电路的分析计算。
- 非正弦周期函数电量不能用相量来表征。
- 由于电量是复数,可以在复平面上用矢量来表示,即相量图,而且可以按平行四边形法则求相量之和或差。但是,应该明确的是,相量在复平面上是一种几何表示,与物理学中所介绍的空间矢量的物理内容不同的,应加以区别。

相量表示正弦量还有如下的几个性质。

(1) 同频率正弦量代数和的相量表示

如正弦电压 $u_1 = \sqrt{2}U_1 \sin(\omega t + \varphi_1)$, $u_2 = \sqrt{2}U_2 \sin(\omega t + \varphi_2)$ 。则它们的代数和为

$$u_1 \pm u_2 = u$$

即

$$\text{Im}[\sqrt{2} \dot{U}_1 e^{j\omega t}] \pm \text{Im}[\sqrt{2} \dot{U}_2 e^{j\omega t}] = \text{Im}[\sqrt{2} (\dot{U}_1 \pm \dot{U}_2) e^{j\omega t}] = \text{Im}[\sqrt{2} \dot{U} e^{j\omega t}]$$

式中

$$\dot{U}_1 \pm \dot{U}_2 = \dot{U}$$

由此可见,同频率正弦量的代数和仍是一个同频率的正弦量,其相量是各正弦量相量的代数和。表明:同频率正弦量的代数运算可以转变为对应相量的代数运算。

(2) 正弦量微分的相量表示

正弦量 $u = \sqrt{2} \sin(\omega t + \varphi)$, 它的微分为

$$\frac{du}{dt} = \frac{d}{dt} [\text{Im}(\sqrt{2} \dot{U} e^{j\omega t})] = \text{Im} \frac{d}{dt} [\sqrt{2} \dot{U} e^{j\omega t}] = \text{Im}[\sqrt{2} j\omega \dot{U} e^{j\omega t}]$$

由此可见,正弦量的一阶导数仍是一个同频率的正弦量,其相量等于正弦量的相量乘以 $j\omega$ 。表明: $\frac{du}{dt}$ 的相量为 $j\omega \dot{U} = \omega U \angle(\varphi + 90^\circ)$, 它的模是正弦量相量模的 ω 倍,初相角超前于正弦量相量相位 90° 。

(3) 正弦量积分的相量表示

正弦量 $u = \sqrt{2}U \sin(\omega t + \varphi)$, 则它的积分为

$$\int u dt = \int \text{Im}[\sqrt{2} \dot{U} e^{j\omega t}] dt = \text{Im} \int \sqrt{2} \dot{U} e^{j\omega t} dt = \text{Im}[\sqrt{2} \frac{1}{j\omega} \dot{U} e^{j\omega t}]$$

由此可见,正弦量的积分仍是一个同频率的正弦量,其相量等于正弦量的相量除以 $j\omega$ 。表明: $\int u dt$ 的相量为 $\frac{1}{j\omega} \dot{U} = \frac{U}{\omega} \angle(\varphi - 90^\circ)$, 它的模是正弦量相量模的 $\frac{1}{\omega}$ 倍,初相角滞后于正弦量相量相位 90° 。

由上述分析可以看出,利用相量法,能够将正弦交流电路分析求解微分方程特解问题,转变为求解相量代数方程问题。后者比前者要易于进行。因此,在单一频率激励正弦交流电路中相量法成为分析计算有效的工具。

5.6 正弦电流电路中的电阻

在正弦电流电路中,电路仍然适用欧姆定律和基尔霍夫定律。

1. 电压和电流关系

如图 5-3 所示关联参考方向下,设 $u = \sqrt{2}U\sin(\omega t + \varphi_u)$, 则电流为

$$i = \frac{u}{R} = \frac{\sqrt{2}U\sin(\omega t + \varphi_u)}{R} = \sqrt{2}I\sin(\omega t + \varphi_i)$$

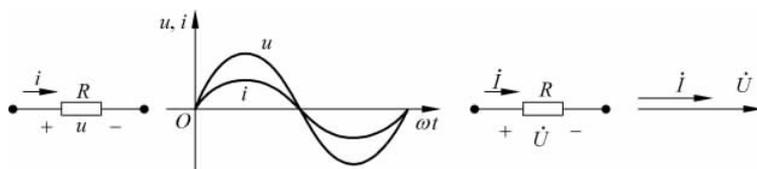


图 5-3 电阻的相量模型

结论: ① 电压和电流为同频率的正弦量;

② 电阻上的电压和电流同相位;

③ 有效值关系为 $U = IR$;

④ 相量关系为 $\dot{U} = \dot{I}R$ 。其中, $\dot{U} = U \angle \varphi_u$, $\dot{I} = I \angle \varphi_i$;

⑤ 欧姆定律的相量形式为 $\dot{U} = \dot{I}R$ 。

2. 功率

(1) 瞬时功率

设 $i = \sqrt{2}I\sin\omega t$, 则瞬时功率 p_R 为

$$\begin{aligned} p_R &= u_R i = \sqrt{2}U_R \sin\omega t \cdot \sqrt{2}I \sin\omega t \\ &= U_R I (1 - \cos 2\omega t) \geq 0 \end{aligned}$$

即电阻是一个耗能元件。电阻消耗的功率如图 5-4 所示。

(2) 平均功率

平均功率: 瞬时功率在一个周期内的平均值(又称为有功功率), 用 P 表示。即

$$P = \frac{1}{T} \int_0^T p dt = \frac{1}{T} \int_0^T ui dt = U_R I = I^2 R = \frac{U_R^2}{R}$$

它代表了电路实际消耗的功率大小, 单位是瓦特(W)。

【例 5-1】 将 220V 的交流电压加在额定值为 220V、25W 的白炽灯上, 求白炽灯的电阻大小和流过白炽灯的电流。

解 白炽灯的电阻

$$R = \frac{U^2}{P} = \frac{220^2}{25} \Omega = 1936 \Omega$$

流过白炽灯的电流

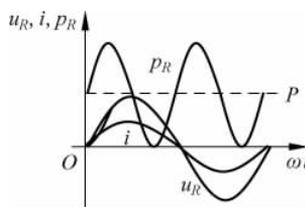


图 5-4 电阻消耗的功率

$$I = \frac{P}{U} = \frac{25}{220} \text{A} = 0.114 \text{A}$$

5.7 正弦电流电路中的电感

1. 电压和电流关系

如图 5-5 所示关联参考方向下, 设电感线圈中电流

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

则电感两端的感应电压 u_L 为

$$\begin{aligned} u_L &= L \frac{di}{dt} = \sqrt{2} L \omega I \cos(\omega t + \varphi_i) \\ &= \sqrt{2} L \omega I \sin\left(\omega t + \varphi_i + \frac{\pi}{2}\right) = \sqrt{2} U_L \sin(\omega t + \varphi_u) \end{aligned}$$

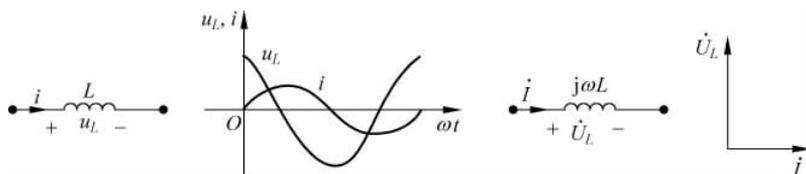


图 5-5 电感的相量模型

- 结论: ① 电压和电流为同频率的正弦量;
 ② 电感上的电压超前电流 90° ;
 ③ 有效值关系为 $U_L = \omega L I = X_L I$, $X_L = \omega L = U_L / I$ 感抗(Ω);
 ④ 相量关系为 $\dot{U}_L = j X_L \dot{I}$ 。其中: $\dot{U}_L = U_L \angle \varphi_u$, $\dot{I} = I \angle \varphi_i$;
 ⑤ 感抗随频率变化, 频率越低, 感抗 X_L 就越小; 直流时, 电感相当于短路。感抗具有阻碍电流通过的性质。

2. 功率

(1) 瞬时功率

设 $i = \sqrt{2} I \sin \omega t$, 则瞬时功率为

$$p_L = u_L i = \sqrt{2} U_L \sin\left(\omega t + \frac{\pi}{2}\right) \cdot \sqrt{2} I \sin \omega t = U_L I \sin 2\omega t$$

结论: ① 在第一、三的 $1/4$ 周期 (u_L 和 i 同相), 电感吸收电源的电能 ($p = u_L i > 0$), 并转换成磁场能量储存在电感线圈中。

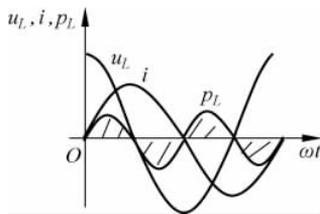


图 5-6 电感的功率

② 第二、四的 $1/4$ 周期 (u_L 和 i 反相), 电感将储存在电感线圈中的磁场能量释放出来 ($p = u_L i < 0$), 还给电源。

③ 电感在电路中起能量交换作用。电感是一个储能元件, 它不消耗能量。电感的功率如图 5-6 所示。

(2) 平均功率

$$P_L = \frac{1}{T} \int_0^T p_L dt = 0$$

(3) 无功功率

反映电感在电路中与电源进行的能量交换的大小,即瞬时功率的最大值 $U_L I$ 。用 Q_L 代表。单位:乏(Var)或千乏(kVar)。

$$Q_L = U_L I = I^2 X_L = \frac{U_L^2}{X_L}$$

5.8 正弦电流电路中的电容

1. 电压和电流关系

如图 5-7 所示,关联参考方向下,设电容端电压为 $u_C = \sqrt{2}U_C \sin(\omega t + \varphi_u)$,则电容中的电流为

$$i = C \frac{du_C}{dt} = \sqrt{2}\omega C U_C \sin\left(\omega t + \varphi_u + \frac{\pi}{2}\right) = \sqrt{2}I \sin(\omega t + \varphi_i)$$

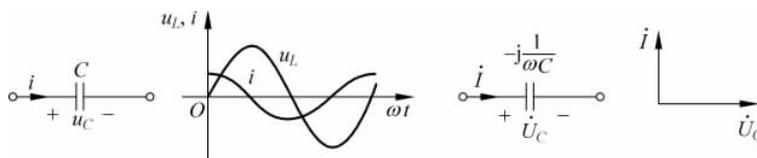


图 5-7 电容的相量模型

结论: ① 在纯电容电路中,电压和电流为同频率的正弦量。

② 电容中的电流超前端电压 90° 。

③ 有效值关系为 $U_C = \frac{1}{\omega C} I = X_C I$, $X_C = \frac{1}{\omega C} = \frac{U_C}{I}$,容抗(Ω)。

④ 相量关系为 $\dot{U}_C = -jX_C \dot{I}$ 。其中, $\dot{U}_C = U_C \angle \varphi_u$, $\dot{I} = I \angle \varphi_i$ 。

⑤ 容抗随频率变化,频率越低,容抗 X_C 就越大;直流时,电容相当于开路。容抗具有“通交流、隔直流”的作用。

2. 功率

(1) 瞬时功率

设 $u_C = \sqrt{2}U_C \sin(\omega t)$,如图 5-8 所示,则瞬时功率为

$$p_C = u_C i = \sqrt{2}U_C \sin(\omega t) \cdot \sqrt{2}I \sin\left(\omega t + \frac{\pi}{2}\right) = U_C I \sin(2\omega t)$$

结论: ① 在第一、三的 $\frac{1}{4}$ 周期(u_C 和 i 同相),电容吸收电源的电能($p = u_C i > 0$),并转换成电场能量储存在电容器中。

② 第二、四的 $\frac{1}{4}$ 周期(u_C 和 i 反相),电容将储存在电容器中的电场能量释放出来($p = u_C i < 0$),还给电源。

③ 电容在电路中起能量交换作用,电容是一个储能元

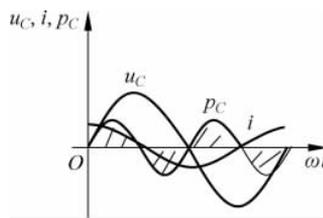


图 5-8 电容的功率

件,它不消耗能量。

(2) 平均功率

$$P_C = \frac{1}{T} \int_0^T p_C dt = 0$$

(3) 无功功率

反映电容元件在电路中进行能量交换的大小,用瞬时功率的最大值 $U_C I$,即无功功率 Q_C 表示;其单位:乏(Var)或千乏(kVar)。

5.9 关于基尔霍夫定律的相量形式

1. KCL 的相量形式

正弦交流电路中,通过任一结点电流相量的代数和等于零,即 $\sum \dot{i} = 0$ 。

特别要注意的是,正弦电流的有效值一般都不满足 KVL 的关系,即 $\sum I \neq 0$ 。

2. KVL 的相量形式

正弦交流电路中,任一闭合回路电压相量的代数和等于零,即 $\sum \dot{U} = 0$ 。

特别要注意的是,正弦电压的有效值一般都不满足 KVL 的关系,即 $\sum U \neq 0$ 。

本章小结

一个正弦量的相量,就是在给定角频率 ω 条件下,用它的有效值(也可用最大值)和初相角两个要素的表征量。在概念上关于相量应明确以下几点。

① 正弦量的相量,用有效值和初相角表示时,称为有效相量;用最大值和初相角表示时,称为最大值相量或振幅相量。本课程在教学中是采用有效值相量。因此,不特别说明相量是指有效值相量。

② 正弦量的相量是用有效值的初相角表征的量,它不是时间的函数,而是一个复数。

③ 相量是正弦量的交换量,它与时域正弦函数之间,有确定的对应变换关系,如

$$\sqrt{2}U\sin(\omega t + \varphi) \rightarrow U\angle\varphi \quad \sqrt{2}I\sin(\omega t + \varphi) \rightarrow I\angle\varphi$$

如果正弦量是余弦函数时,它对应的相量形式与正弦函数是相同的,即

$$\sqrt{2}U\cos(\omega t + \varphi) \rightarrow U\angle\varphi \quad \sqrt{2}I\cos(\omega t + \varphi) \rightarrow I\angle\varphi$$

因此,要区分正弦函数相量与余弦函数相量。在进行电路分析时,必须是相同函数的相量。如果电路中有正弦函数和余弦函数电量时,必须转化为一种函数,如余弦函数的电量,才可以进行分析计算。

④ 相量是时域正弦量变换为频域的变换量,不能把相量误认为是正弦量。

⑤ 相量只能用来进行同频率正弦电源电路的分析计算。

⑥ 非正弦周期函数电量不能用相量来表征。

⑦ 由于电量是复数,可以在复平面上用矢量来表示,即相量图,而且可以按平行四边形法则求相量之和或差。但是,应该明确的是,相量在复平面上是一种几何表示,与物理学中

所介绍的空间矢量的物理内容不同的,应加以区别。

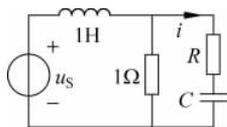
⑧ 进行电路分析,各个元件有相应的相量表达式,表 5-1 可以作为参考。

表 5-1 理想元件的电压与电流关系的瞬时表达式和相量表达式

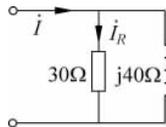
元 件	瞬时表达式		相量表达式	
电阻	$u=Ri$	$i=Gu$	$\dot{U}=R\dot{I}$	$\dot{I}=G\dot{U}$
电感	$u=L\frac{di}{dt}$	$i=\frac{1}{L}\int udt$	$\dot{U}=j\omega L\dot{I}$	$\dot{I}=\frac{\dot{U}}{j\omega L}$
电容	$u=\frac{1}{C}\int idt$	$i=C\frac{du}{dt}$	$\dot{U}=\frac{\dot{I}}{j\omega C}$	$\dot{I}=j\omega C\dot{U}$
电压源	u_s		\dot{U}_s	
电流源		i_s		\dot{I}_s

课后习题

- 若线圈电阻为 50Ω ,外加 200V 正弦电压时电流为 2A ,则其感抗为()。
A. 50Ω B. 70.7Ω C. 86.6Ω D. 100Ω
- 把一个额定电压为 220V 的灯泡分别接到 220V 的交流电源和直流电源上,灯泡的亮度为()。
A. 相同亮度 B. 接到直流电源上亮
C. 接到交流电源上亮 D. 烧毁
- R 、 L 串联电路接到 12V 直流电压源时,电流为 2A ,接到 12V 正弦电压时,电流为 1.2A ,则感抗为()。
A. 4Ω B. 8Ω C. 10Ω D. ∞
- 选择 R 、 L 串联电路的 u 与 i 为关联参考方向,其 $u=100\sqrt{2}\sin(\omega t+30^\circ)\text{V}$, $\dot{I}=2\angle-30^\circ\text{A}$,则 R 和 X_L 分别为()。
A. 25Ω 和 -43.3Ω B. 25Ω 和 43.3Ω
C. 43.3Ω 和 25Ω D. 43.3Ω 和 -25Ω
- 图题 5 所示正弦交流电路中,已知 $u_s=U_m\sin\omega t\text{V}$,欲使电流 i 为最大,则 C 应等于()。
A. 2F B. 1F C. ∞ D. 0
- 图题 6 所示正弦交流电路,已知 $\dot{I}=1\angle 0^\circ\text{A}$,则图中 \dot{I}_R 为()。
A. $0.8\angle 53.1^\circ\text{A}$ B. $0.6\angle 53.1^\circ\text{A}$
C. $0.8\angle 36.9^\circ\text{A}$ D. $0.6\angle 36.9^\circ\text{A}$

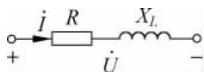


图题 5

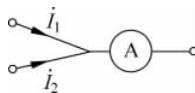


图题 6

- 7 当 5Ω 电阻与 8.66Ω 感抗串联时,电感电压超前于总电压的相位差为()。
- A. 30° B. 60° C. -60° D. -30°
- 8 在频率为 f 的正弦电流电路中,一个电感的感抗等于一个电容的容抗。当频率变为 $2f$ 时,感抗为容抗的()。
- A. $\frac{1}{4}$ 倍 B. $\frac{1}{2}$ 倍 C. 4 倍 D. 2 倍
- 9 若线圈与电容 C 串联,测得线圈电压 $U_L=50\text{V}$,电容电压 $U_C=30\text{V}$,且在关联参考方向下端电压与电流同相,则端电压为()。
- A. 20V B. 40V C. 80V D. 58.3V
- 10 如 $u=50\sqrt{2}\sin\omega t\text{V}$, $i=5\sqrt{2}\cos(\omega t+30^\circ)\text{A}$,则电压与电流的相位差为()。
- A. -30° B. -120° C. 30° D. 120°
- 11 电路如图题 11 所示,若 $\dot{U}=(10+j30)\text{V}$, $\dot{I}=(2+j2)\text{A}$,则当电压为同频率的 $u=2\sqrt{10}\sin(\omega t+30^\circ)\text{V}$ 时,电流 i 的表达式为()。
- A. $0.4\sqrt{2}\sin(\omega t+26.6^\circ)\text{A}$ B. $0.4\sqrt{2}\sin(\omega t-86.6^\circ)\text{A}$
- C. $0.4\sqrt{2}\sin(\omega t+3.4^\circ)\text{A}$ D. $0.2\sqrt{2}\cos(\omega t+3.4^\circ)\text{A}$
- 12 如图题 12 所示电路中若 $\dot{I}_1=3\sqrt{2}\sin\omega t\text{A}$, $\dot{I}_2=4\sqrt{2}\sin(\omega t+90^\circ)\text{A}$,则电流表读数为()。
- A. 7A B. 9.9A C. 1A D. 5A

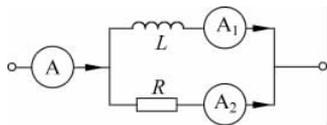


图题 11

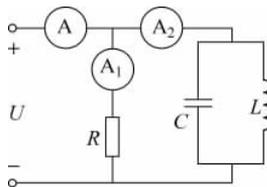


图题 12

- 13 如图题 13 所示正弦电流电路中,电流表 A_1 、 A_2 的读数各为 8A 、 6A ,则电流表 A 的读数为()。
- A. 14A B. 2A C. 10A D. -2A
- 14 如图题 14 所示正弦电流电路中,电流表 A_1 的读数为 4A , A_2 的读数为 3A ,则电流表 A 的读数是()。
- A. 1A B. 5A C. 7A D. 10A



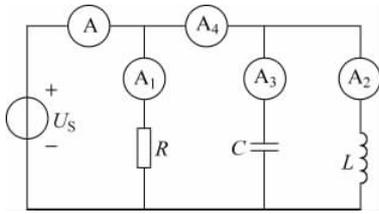
图题 13



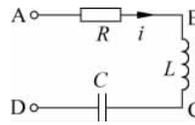
图题 14

- 15 R 、 C 并联电路接到 12V 直流电压源时,电源电流为 2.4A ,接到 12V 正弦电压时,电源电流为 4A ,则容抗为()。
- A. 3Ω B. 3.75Ω C. 5Ω D. 7.5Ω

31 正弦交流电路如图题 31 所示,用交流电压表测得 $U_{AD}=5\text{V}$, $U_{AB}=3\text{V}$, $U_{CD}=6\text{V}$, 试问 U_{DB} 是多少?



图题 30



图题 31

32 某一元件的电压、电流(关联方向)分别为下述 4 种情况时,它可能是什么元件?

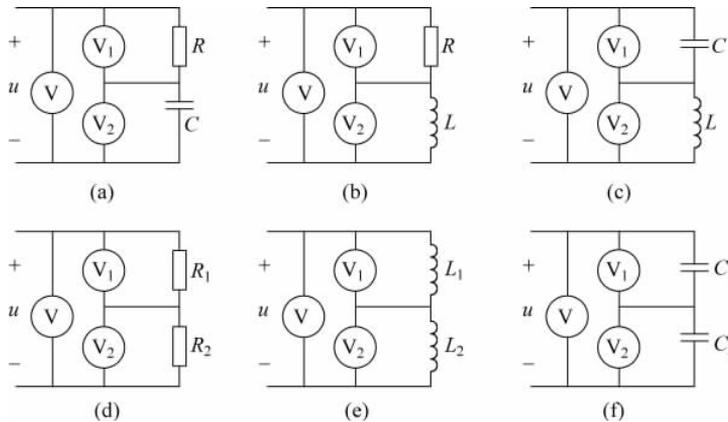
①
$$\begin{cases} u=10\cos(10t+45^\circ)\text{V} \\ i=2\sin(10t+135^\circ)\text{A} \end{cases}$$

②
$$\begin{cases} u=-10\cos t\text{V} \\ i=-\sin t\text{A} \end{cases}$$

③
$$\begin{cases} u=10\sin(100t)\text{V} \\ i=2\cos(100t)\text{A} \end{cases}$$

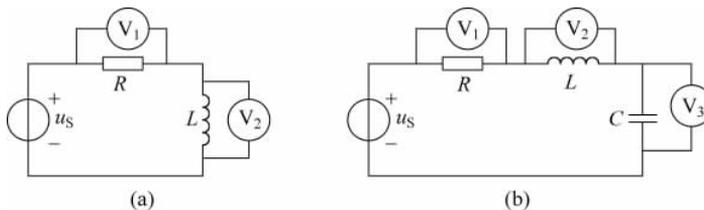
④
$$\begin{cases} u=10\cos(314t+45^\circ)\text{V} \\ i=2\cos(314t)\text{A} \end{cases}$$

33 图题 33 电路,已知电压表 $V_1: 3\text{V}$, $V_2: 4\text{V}$, 分别求电压表 V 的读数。



图题 33

34 图题 34 电路,已知图(a)中电压表 $V_1: 30\text{V}$, $V_2: 60\text{V}$; 图(b)中电压表 $V_1: 15\text{V}$, $V_2: 80\text{V}$, $V_3: 100\text{V}$; 求电源 u_s 的有效值 U_s 。



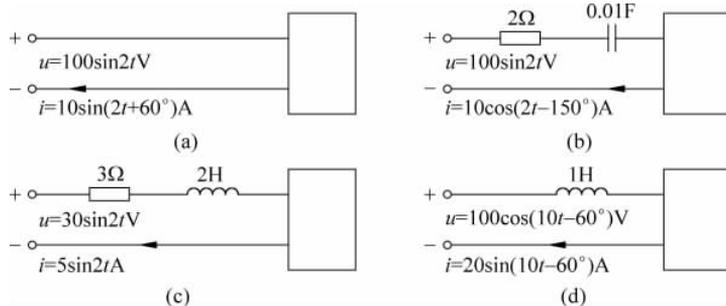
图题 34

- 35 已知 $i_1(t) = \sqrt{2} I \sin 314t \text{ A}$, $i_2(t) = -\sqrt{2} I \sin(314t + 120^\circ) \text{ A}$, 求 $i_3(t) = i_1(t) + i_2(t)$ 。
- 36 电感电压为 $u(t) = 80 \sin(1000t + 105^\circ) \text{ V}$, 若 $L = 0.02 \text{ H}$, 求电感电流 $i(t)$ 。
- 37 已知元件 A 为电阻或电容, 若其两端电压、电流各为如下列情况所示, 试确定元件的参数 R, L, C 。

① $u(t) = 300 \sin(1000t + 45^\circ) \text{ V}$, $i(t) = 60 \sin(1000t + 45^\circ) \text{ A}$

② $u(t) = 250 \sin(200t + 50^\circ) \text{ V}$, $i(t) = 0.5 \sin(200t + 140^\circ) \text{ A}$

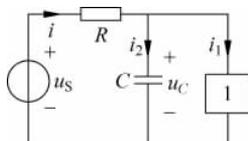
- 38 电路如图题 38 所示, 试确定方框内最简单组合的元件值。



图题 38

- 39 RLC 串联电路中 $R = 1 \Omega$, $L = 0.01 \text{ H}$, $C = 1 \mu\text{F}$ 。则输入阻抗与频率 ω 的关系是什么?

- 40 已知图题 40 中 $u_S = 25\sqrt{2} \cos(10^6 t - 126.87^\circ) \text{ V}$, $u_C = 20\sqrt{2} \cos(10^6 t - 90^\circ) \text{ V}$, $R = 3 \Omega$, $C = 0.2 \mu\text{F}$ 。求: ①各支路电流; ②框 1 可能是什么元件?



图题 40