第二章部分题目答案

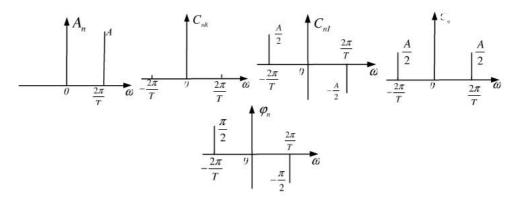
 $x(t) = A\sin(\frac{2\pi}{T}t)$ 2-21. 求正弦信号 的单边、双边频谱、实频图、虚频图,如该信号延时T/4后, 其各频谱如何变化等

$$x(t) = A\sin(\frac{2\pi}{T}t) = A\cos(\frac{2\pi}{T}t - \frac{\pi}{2})$$
,符合三角函数展开形式,则

在 T 处: $A_n = 1$, 所以, 单边频谱图为图 1 的 (a)。

所以,在
$$\frac{-2\pi}{T}$$
 处: $C_n = \frac{jA}{2}$, $C_{nR} = 0$, $C_{nl} = \frac{A}{2}$, $C_n = \frac{A}{2}$, $\theta_n = \frac{\pi}{2}$
 $\frac{2\pi}{T}$ 处: $C_n = -\frac{jA}{2}$, $C_{nR} = 0$, $C_{nl} = -\frac{A}{2}$, $C_n = \frac{A}{2}$, $\theta_n = -\frac{\pi}{2}$

所以,实频图、虚频图、双边幅频图、双边相频图分别如图 1 的(b)、(c)、(d)、(e)。



(a)单边幅频图

(b) 实频图

(c) 虚频图 (d))双边幅频图

双边相频图

图 1 正弦信号 x(t)的频谱

$$x(t) = A \sin \left[\frac{2\pi}{T} (t - \frac{T}{4}) \right], \text{ 由于}$$

$$x(t) = A \sin \left[\frac{2\pi}{T} (t - \frac{T}{4}) \right] = A \cos \left[\frac{2\pi}{T} (t - \frac{T}{4}) - \frac{\pi}{2} \right] = A \cos \left(\frac{2\pi}{T} t - \pi \right), \text{ 符合三角函数}$$

展开形式,则

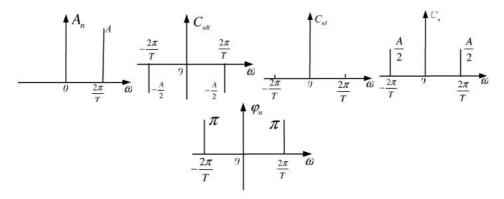
 $\overline{T}_{M}, A_n = 1, \text{ 所以, 单边频谱图为图 2 的 (a)}.$

$$x(t) = A \sin \left[\frac{2\pi}{T} (t - \frac{T}{4}) \right] = A \sin \left(\frac{2\pi}{T} t - \frac{T}{2} \right) = -A \cos \left(\frac{2\pi}{T} t \right)$$
 进行复指数展开,

$$\pm T x(t) = -A\cos(\frac{2\pi}{T}t) = \frac{-A}{2} \left(e^{-\frac{j^2\pi}{T}t} + e^{\frac{j^2\pi}{T}t}\right)$$

所以,在
$$\frac{-2\pi}{T}$$
 处: $C_n = -\frac{A}{2}$, $C_{nR} = -\frac{A}{2}$, $C_{nI} = 0$, $C_n = \frac{A}{2}$, $\theta_n = \pi$ 在 $\frac{2\pi}{T}$ 处: $C_n = -\frac{A}{2}$, $C_{nR} = -\frac{A}{2}$, $C_{nI} = 0$, $C_n = \frac{A}{2}$, $C_n = \pi$

所以,实频图、虚频图、双边幅频图、双边相频图分别如图 2 的(b)、(c)、(d)、(e)。



(a)单边幅频图 (b) 实频图

(c) 虚频图 (d))双边幅频图

(e)

双边相频图

图 2 正弦信号 x(t)延迟后的频谱

2-22. 已知方波的傅立叶级数展开式为

$$f(t) = \frac{4A_0}{\pi} \left(\cos \omega_0 t - \frac{1}{3} \cos 3\omega_0 t + \frac{1}{5} \cos 5\omega_0 t - \cdots \right)$$

求该方波的均值、频率成分、各频率的幅值,并画出单边幅频谱图。

解: 均值 a_0 =0; 该方波各谐波的频率分别为 a_0 、 a_0

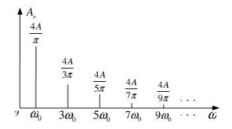
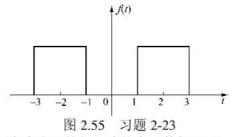


图 3 方波的单边幅频谱

2-23 试求图 2.55 所示信号的频谱函数(提示: 可将 f(t) 看成矩形窗函数与 $\delta(t-2)$ 、 $\delta(t+2)$ 脉 冲函数的卷积)。



解:f(t)可以看作位于原点、宽度为2的如下式的窗函数与 $\delta(t-2)$ 、 $\delta(t+2)$ 的卷积:

$$w(t) = \begin{cases} 1 & |t| \le 1 \\ 0 & |t| > 1 \end{cases}$$

$$\mathbb{E}[\cdot], \quad f(t) = w(t) * [\delta(t+2) + \delta(t-2)]$$

而 $w(t) \Rightarrow W(jf) = 2\sin C(2\pi f)$,根据时移特性: $\delta(t+2) \Rightarrow e^{j2\pi/2}$; $\delta(t-2) \Rightarrow e^{-j2\pi/2}$ 则 f(t) 的频谱函数为:

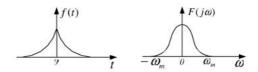
$$f(t) = w(t) * [\delta(t+2) + \delta(t-2)]$$

$$\Rightarrow W(jf) \cdot [F(\delta(t+2) + F(\delta(t-2))]$$

$$= 2 \sin C(2\pi f) \cdot (e^{j2\pi f \cdot 2} + e^{-j2\pi f \cdot 2})$$

$$= 2 \sin C(2\pi f) \cdot (e^{j4\pi f} + e^{-j4\pi f})$$

2-24. 一时间函数 f(t) 及其频谱函数图如图 2.56 所示,已知函数 $x(t) = f(t)\cos\omega_0 t$ 设 $\omega_0 > \omega_m [\omega_m] \Delta^{f(t)}$ 中最高频率分量的角频率],试出 $X^{(t)}$ 和 $X^{(t)}$ 的双边幅频谱 $X^{(t)}$ 的示意 图形, 当 $\omega_0 < \omega_m$ 时, $X(j\omega)$ 的图形会出现什么样的情况?



(a) f(t) 的时域波形 (b) f(t) 的频谱

图 2.56 f(t) 的时域波形及其频谱

由于
$$X_1(j\omega) = \frac{1}{2} [\delta(\omega - \omega_0) + \delta(\omega + \omega_0)]$$
 , 其双边幅频图如图 4(b)所示。

根据 $x_1(t)x_2(t) \Leftrightarrow X_1(j\omega) * X_2(j\omega)$,则

$$X(j\omega) = X_1(j\omega) * F(j\omega) = \frac{1}{2} [\delta(\omega - \omega_0) + \delta(\omega + \omega_0)] * F(j\omega)$$

根据
$$x(j\omega)*\delta(j\omega) = x(j\omega)$$
 , $x(\omega)*\delta(\omega-\omega_0) = x(\omega-\omega_0)$ 和 $x(\omega)*\delta(\omega+\omega_0) = x(\omega+\omega_0)$ 则

$$X(j\omega) = X_1(j\omega) * F(j\omega) = \frac{1}{2} [\delta(\omega - \omega_0) + \delta(\omega + \omega_0)] * F(j\omega) = \frac{1}{2} [F(\omega - \omega_0) + F(\omega + \omega_0)]$$

$$\mid X(j\omega) \mid = \mid X_{_{1}}(j\omega) \mid *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid \delta(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid \delta(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(j\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega + \omega_{_{0}}) \mid \right] *F(\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid F(\omega - \omega_{_{0}}) \mid + \mid F(\omega) \mid \right] *F(\omega) = \frac{1}{2} \left[\mid$$

$$\frac{1}{2}F(\omega-\omega_{0}) = \frac{1}{8\pi}F(\omega) \qquad \text{的图形搬移到} \omega_{0} \text{ 处,图形的最大幅值为} \frac{1}{2}F(\omega) ;$$

$$\frac{1}{2}F(\omega+\omega_{0}) = \frac{1}{8\pi}F(\omega) \qquad \text{的图形搬移到} -\omega_{0} \text{ 处,图形的最大幅值为} \frac{1}{2}F(\omega) ;$$

$$\frac{1}{2}|F(\omega-\omega_{0})| = \frac{1}{8\pi}\frac{1}{2}|F(\omega)| \qquad \text{的图形搬移到} \omega_{0} \text{ 处,图形的最大幅值为} \frac{1}{2}|F(\omega)| ;$$

$$\frac{1}{2}|F(\omega+\omega_{0})| = \frac{1}{8\pi}\frac{1}{2}|F(\omega)| \qquad \text{的图形搬移到} -\omega_{0} \text{ 处,图形的最大幅值为} \frac{1}{2}|F(\omega)| ;$$

$$\frac{1}{2}|F(\omega+\omega_{0})| = \frac{1}{8\pi}\frac{1}{2}|F(\omega)| \qquad \text{的图形搬移到} -\omega_{0} \text{ 处,图形的最大幅值为} \frac{1}{2}|F(\omega)| ;$$

由于 $x_i(t)$ 的频谱图用双边幅频图表示,所以 x(t) 的双边幅频图 $X(j\omega)$ 如图 A(c) 所示,当 $\omega_o < \omega_m$ 时, x(t) 的双边幅频图 $X(j\omega)$ 如图 A(d) 如图 A(d) 如 不 A(d) 的双边幅频图 A(d) 的双边图 A(d) 的风 A(d) 的风

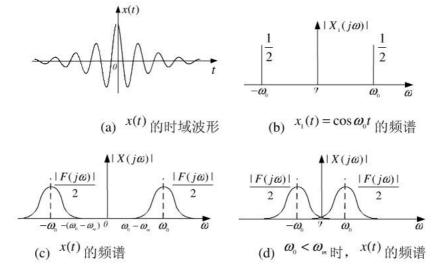


图 4 习题 2-23 的示意图

2-25. 图 2.57 所示周期三角波的数学表达式为

$$x(t) = \begin{cases} A + \frac{4A}{T}t & -\frac{T}{2} \le t \le 0\\ A - \frac{4A}{T}t & 0 \le t \le \frac{T}{2} \end{cases}$$

求出傅立叶级数的三角函数展开式并画出单边频谱图。

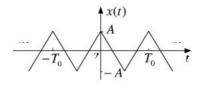


图 2.57 周期性三角波

解: 周期三角波的傅立叶级数展开式为:

$$x(t) = \frac{8A}{\pi^2} (\cos \omega_0 t + \frac{1}{3^2} \cos 3\omega_0 t + \frac{1}{5^2} \cos 5\omega_0 t + \cdots)$$

其单边频谱图如图 5 所示。

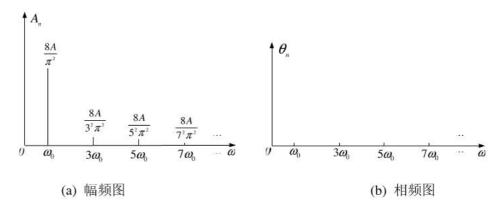


图 5 周期性三角波的频谱

补充: 画出 $\cos \omega_0 t$ 、 $\sin \omega_0 t$ 复指数展开的实、虚频谱,双边幅频谱、双边相频谱,并验 证是否满足信号的时移定理

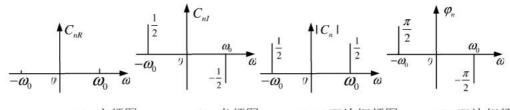
解:
$$\cos \omega_0 t = \frac{1}{2} \left(e^{-j\omega_0 t} + e^{j\omega_0 t} \right)$$

解: $C_n = \frac{1}{2}$, $C_{nR} = \frac{1}{2}$, $C_{nl} = 0$, $C_n = \frac{1}{2}$, $C_n = 0$
在 $\omega_0 \pm \frac{1}{2}$, $C_n = \frac{1}{2}$, $C_{nR} = \frac{1}{2}$, $C_{nl} = 0$, $C_n = \frac{1}{2}$, $C_n = 0$
(a) 实频图 (b) 虚频图 (c)双边幅频图 (d) 双边相频

冬

图 6

$$\sin \omega_{0}t = \frac{j}{2} \left(e^{-j\omega_{0}t} - e^{j\omega_{0}t} \right)$$
在 $-\omega_{0}$ 处: $C_{n} = \frac{j}{2}$, $C_{nR} = 0$, $C_{nI} = \frac{1}{2}$, $C_{n} = \frac{1}{2}$, $C_{n} = \frac{\pi}{2}$ 在 ω_{0} 处: $C_{n} = -\frac{j}{2}$, $C_{nR} = 0$, $C_{nI} = -\frac{1}{2}$, $C_{n} = \frac{1}{2}$, $C_{n} = -\frac{\pi}{2}$



(a) 实频图

(b) 虚频图

(c))双边幅频图 (d) 双边相频

冬

图 7

$$\begin{split} \sin \omega_0 t &= \cos(\omega_0 t - \frac{\pi}{2}) = \cos \left[\omega_0 (t - \frac{\pi}{2\omega_0}) \right], \quad \mathbb{U} t_0 = \frac{\pi}{2\omega_0} \\ &- (-\omega_0) t_0 = - (-\omega_0) \frac{\pi}{2\omega_0} = \frac{\pi}{2} \\ &- \omega_0 \psi. \quad \text{相移:} \\ &- \omega_0 t_0 = -\omega_0 \frac{\pi}{2\omega_0} = -\frac{\pi}{2} \end{split}$$

有图 6 和 7 比较可知, $\sin \omega_0 t$ 比 $\cos \omega_0 t$ 在 $-\omega_0$ 、 ω_0 处的相移为 $\frac{\pi}{2}$ $\frac{\pi}{2}$ 、 因此違 足信号的时移定理。

第三章部分题目答案

3-19 若压电式力传感器灵敏度为 90 pC/MPa, 电荷放大器的灵敏度为 0.05V/pC, 若压力 变化 25MPa, 为使记录笔在记录纸上的位移不大于 50mm, 则笔式记录仪的灵敏度应选多大? 解: 压电式力传感器、电荷放大器和笔式记录仪的灵敏度分别为 S1、S2 和 S3, 它们串联

 $S = S_1 \cdot S_2 \cdot S_3 = \frac{\Delta y}{\Delta x}$, 其中 S1=90 pC/MPa, S2=0.05V/pC , Δx =25MPa,

$$S_{3} = \frac{\Delta y}{\Delta x \cdot S_{1} \cdot S_{2}} = \frac{50mm}{25MPa \cdot 90 \, pC \, / \, MPa \cdot 0.05V \, / \, pC} = \frac{4}{9} \frac{mm}{V} = 0.4444 \frac{mm}{V}$$

3-20 图 3.24 为一测试系统的框图,试求该系统的总灵敏度。

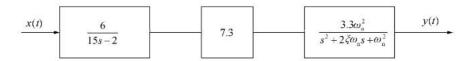


图 4.24 习题 3-20 图

解: 第一个框图为一阶系统,由于
$$\frac{6}{15s+2} = \frac{6/2}{15/2s+1} = \frac{3}{7.5s+1}$$
,而 $\frac{K}{\tau s+1} = \frac{3}{7.5s+1}$,所以其灵

敏度为3;

第二个框图的灵敏度为 7.3;

第三个框图为二阶系统,由于 $\frac{K\omega_n^2}{s^2+2\xi\omega_n s+\omega_n^2} = \frac{3.3\omega_n^2}{s^2+2\xi\omega_n s+\omega_n^2}$, 所以其灵敏度为 3.3; 系统为三个环节的串联,故系统的总灵敏度为3×7.3×3.3=72.27。

 $H_1(s) = \frac{1.5}{3.5s + 0.5}$ 和 $H_2(s) = \frac{100\omega_n^2}{s^2 + 1.4\omega_n s + \omega_n^2}$ 的两个环节,串联组成一个测 试系统,问此系统的总灵敏度是多少?

解:显然, $H_1(s)$ 和 $H_2(s)$ 和一阶、二阶系统传递函数的形式接近,分别写成一阶和二阶形式 的形式,则

$$H_{1}(s) = \frac{K}{\varpi + 1} = \frac{1.5}{3.5s + 0.5} = \frac{3}{7s + 1}$$

$$K = 3$$

$$H_{2}(s) = \frac{K\omega_{n}^{2}}{s^{2} + 2\xi\omega_{n}s + \omega_{n}^{2}} = \frac{100\omega_{n}^{2}}{s^{2} + 1.4\omega_{n}s + \omega_{n}^{2}} = \frac{100\omega_{n}^{2}}{s^{2} + 2\cdot0.7\omega_{n}s + \omega_{n}^{2}}$$

$$K = 100$$

而系统是两个环节的串联,因此,总的灵敏度为3*100=300.

3-22 用时间常数为 2s 的一阶装置测周期为 2s、4s 的正弦信号, 试求周期为 4s 装置产生的幅

值误差和相位滞后量分别是 2s 装置的几倍?

解: 由题知, 一阶装置的时间常数 τ=2, 正弦信号周期为 2s 时,

$$A(\omega_1) = \frac{1}{\sqrt{1 + (\tau \omega_1)^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + (\tau \frac{2\pi}{T_1})^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + (2 \cdot \frac{2\pi}{2})^2}} = 0.1572$$

$$\varphi(\omega_1) = -\arctan(\tau \frac{2\pi}{T_1}) = -\arctan(2 \cdot \frac{2\pi}{2}) = -80.97^\circ$$

正弦信号周期为 4s 时,

$$A(\omega_2) = \frac{1}{\sqrt{1 + (\tau \omega_2)^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + (\tau \frac{2\pi}{T_2})^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + (2 \cdot \frac{2\pi}{4})^2}} = 0.3033$$

$$\varphi(\omega_2) = -\arctan(\tau \frac{2\pi}{T_2}) = -\arctan(2 \cdot \frac{2\pi}{4}) = -72.32^\circ$$

$$\frac{A(\omega_2)}{A(\omega_1)} = 2$$
 $\frac{\varphi(\omega_2)}{\varphi(\omega_2)} = \frac{-72.32}{-80.97} = 0.8936$

 $\frac{A(\omega_2)}{A(\omega_1)} = 2$, $\frac{\varphi(\omega_2)}{\varphi(\omega_2)} = \frac{-72.32}{-80.97} = 0.8936$, 则周期为 4s 装置产生的幅值误差和相位滞后 量分别是 2s 装置的 2 和 0.8936 倍。

3-23 用时间常数为 2s 的一阶装置测量烤箱内的温度,箱内的温度近似地按周期为 160s 作正弦 规律变化,且温度在 500~1000℃范围内变化,试求该装置所指示的最大值和最小值各是多 15?

解:由题知,一阶装置的时间常数 τ=2,输入信号的周期为 160s,最大幅值 1000,最小幅值 500 为

$$1000 \cdot A(\omega_{1}) = \frac{1000}{\sqrt{1 + (\tau \omega_{1})^{2}}} = \frac{1000}{\sqrt{1 + (\tau \frac{2\pi}{T})^{2}}} = \frac{1000}{\sqrt{1 + (2 \cdot \frac{2\pi}{160})^{2}}} = 996.93$$
该 裝 置 所 指 示 的 最 小 值 为 :
$$500 \cdot A(\omega_{1}) = \frac{500}{\sqrt{1 + (\tau \omega_{1})^{2}}} = \frac{500}{\sqrt{1 + (\tau \frac{2\pi}{T})^{2}}} = \frac{500}{\sqrt{1 + (2 \cdot \frac{2\pi}{160})^{2}}} = 498.465$$

3-24 设用时间常数为 0.2s 的一阶装置测量正弦信号: x(t)=sin4t+0.4sin40t (K=1), 试求其输出 信号。

解:由题知,一阶装置的时间常数 τ =0.2,输入信号 x(t)为正弦信号 $x_1(t)$ =sin4t 和 $x_2(t)$ =0.4sin40t

对 $x_1(t)$: 角频率 $ω_1$ =4,幅值 A_1 =1,初相位 $φ_1$ =0;则

$$A(\omega_1) = \frac{1}{\sqrt{1 + (\tau \omega_1)^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + (0.2 \cdot 4)^2}} = 0.78$$

 $\varphi(\omega_1) = -\arctan(\tau\omega_1) = -\arctan(0.2 \cdot 4) = -38.66^\circ$

其输出信号的幅值为: A(ω₁)*A₁=0.78*1=0.78

相位为: $\phi_2 - \phi_1 = \phi(\omega_1) \rightarrow \phi_2 = \phi(\omega_1) + \phi_1 = -38.66^\circ$

其输出信号为: y₁(t)=0.78sin(4t-38.66°)

对 $x_2(t)$: 角频率 $ω_2$ =40, 幅值 A_2 =0.4; 则

$$A(\omega_2) = \frac{1}{\sqrt{1 + (\tau \omega_2)^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + (0.2 \cdot 40)^2}} = 0.124$$

$$\varphi(\omega_2) = -\arctan(\tau \omega_2) = -\arctan(0.2 \cdot 40) = -82.875^\circ$$

其输出信号的幅值为: $A(\omega_2)*A_2=0.124*0.4=0.05$ 相位为: $\varphi_2-\varphi_1=\varphi(\omega_1)\to\varphi_2=\varphi(\omega_1)+\varphi_1=-82.875^\circ$ 其输出信号为: $y_2(t)=0.496\sin(4t-82.875^\circ)$

所以, x(t)为输入信号时, 输出信号为:

 $y(t) = y_1(t) + y_2(t) = 0.78\sin(4t-38.66^\circ) + 0.05\sin(4t-82.875^\circ)$

3-25 用一阶系统对 100Hz 正弦信号进行测量,如果要求振幅误差在 5%以内,则时间常数应取多少?如用具有该时间常数的同一系统作 50Hz 正弦信号的测试,问此时的振幅误差和相位差是多少?

1. 解: (1) 因为
$$\delta = |1 - A(\omega)|$$
, 故当 $|\delta| \le 5\% = 0.05$ 时,即要求 $1 - A(\omega) \le 0.05$,所以 $1 - \frac{1}{\sqrt{(\omega\tau)^2 + 1}} \le 0.05$ 。 化简得 $(\omega\tau)^2 \le \frac{1}{0.95^2} - 1 = 0.108$,则 $\tau \le \sqrt{1.08} \cdot \frac{1}{2\pi f} = \sqrt{1.08} \cdot \frac{1}{2\pi \times 100s} = 5.23 \times 10^{-4} s$ (2 分) (2) 当作 50Hz 信号测试时,有(4 分)
$$\delta = 1 - \frac{1}{\sqrt{(\omega\tau)^2 + 1}} = 1 - \frac{1}{\sqrt{(2\pi f\tau)^2 + 1}} = 1 - \frac{1}{\sqrt{(2\pi \times 50 \times 5.23 \times 10^{-4})^2 + 1}} = 1 - 0.9868 = 1.32\%$$
 $\varphi = \arctan(-\omega\tau) = \arctan(-2\pi f\tau) = \arctan(-2\pi \times 50 \times 5.23 \times 10^{-4}) = -9^{\circ}19'50''$

 $A(\omega) = \frac{1}{\sqrt{1+0.01\omega^2}}$, $\varphi(\omega) = -\arctan 0.1\omega$, 现测得该系统稳态输出 $y(t) = 10\sin(30t-45^\circ)$, 试求系统的输入信号 x(t)。

解:根据频率保持特性:输入信号的频率 ω=30,则该装置的幅频特性和相频特性分别为:

$$A(\omega) = \frac{1}{\sqrt{1 + 0.01 \cdot 30^2}} = 0.3162$$
 $\varphi(\omega) = -\arctan(0.1 \cdot 30) = -71.565^{\circ}$

则输入信号的幅值和相位分别为:

A=10/ A(ω)=10/0.3162=31.6256 ϕ_1 = ϕ_2 - $\phi(\omega)$ =-45°+71.565°=26.5651°

则输入信号为: x(t)=31.6256sin(30t+26.5651°)

3-27 将温度计从 20℃的空气中突然插入 100℃的水中,若温度计的时间常数 τ =2.5s,则 2s 后的温度计指示值是多少?

 $H(j\omega) = \frac{1}{1 + 0.05 j\omega}$, 试问: 1)该系统是什么系统? 2)

若输入周期信号 $x(t) = 2\cos 10t + 0.8\cos(100t - 30^\circ)$, 试求其稳态响应 y(t)。

答:1)一阶系统,

2) 一阶系统:
$$A(\omega) = \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega \tau)^2}} \quad \varphi(\omega) = -\arctan(\omega \tau)$$

$$A(\omega) = A(10) = \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega \tau)^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + (0.05 * 10)^2}} = 0.8944$$

$$\varphi(\omega) = \varphi(10) = -\arctan(\omega \tau) = -\arctan(10 * 0.05) = -26.57^{\circ}$$

$$A(\omega) = A(100) = \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega \tau)^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + (0.05 * 100)^2}} = 0.1961$$
当 $\omega = 100$ 时,

$$\varphi(\omega) = \varphi(100) = -\arctan(\omega\tau) = -\arctan(100 * 0.05) = -78.69^{\circ}$$

所以,

$$y(t) = 2 A(10) \cos(10t - \varphi(10)) + 0.8A(100) \cos(10t - 30^{0} - \varphi(100))$$

= 1.78\cos(10t - 26.56^{0}) + 0.156\cos(10t - 108.69^{0})

3-29 用时间常数为 0.5 的一阶装置进行测量,若被测参数按正弦规律变化,若要求装置指示值的幅值误差小于 2%,问被测参数变化的最高频率是多少?如果被测参数的周期是 2s 和 5s,问幅值误差是多少?

解: 由题意可知: τ=0.5s, δ=l1-A(2πf)l×100%=(1-A(2πf))×100%<2% 则
$$1-\frac{1}{\sqrt{1+(0.5\cdot 2\pi f)^2}}$$
<0.02 即 f<0.0646Hz

被测参数的周期是 2s 时,f=1/2=0.5Hz, $\delta=(1-A(2\pi f))\times100\%=(1-A(2\times\pi\times0.5))\times100\%=46.3\%$ 被测参数的周期是 5s 时,f=1/5=0.2Hz, $\delta=(1-A(2\pi f))\times100\%=(1-A(2\times\pi\times0.2))\times100\%=15.3\%$

 $H(s) = \frac{1}{1 + 0.5s}$, 当输入信号分别为 $x_1 = \sin \pi t$, $x_2 = \sin 4\pi t$ 时, 试分别求系统稳态输出,并比较它们幅值变化和相位变化。

解:由题知,一阶装置的时间常数 τ =0.5,当输入信号 x(t)为正弦信号 $x_1(t)$ =sin πt 时,信号的角频率 ω_1 = π ,幅值 A_1 =1,初相位 φ_1 =0; 则

$$A(\omega_1) = \frac{1}{\sqrt{1 + (\tau \omega_1)^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + (0.5 \cdot \pi)^2}} = 0.537$$

$$\varphi(\omega_i) = -\arctan(\tau\omega_i) = -\arctan(0.5 \cdot \pi) = -57.52^\circ$$

其输出信号的幅值为: A(ω₁)*A₁=0.537*1=0.537

相位为: $\phi_2 - \phi_1 = \phi(\omega_1) \rightarrow \phi_2 = \phi(\omega_1) + \phi_1 = -57.52^\circ$; 其输出信号为: $y_1(t) = 0.537\sin(\pi t - 57.52^\circ)$ 当输入信号为 $x_2(t) = \sin 4\pi t$ 时,其角频率 $\omega_2 = 4\pi$,幅值 $A_2 = 1$,初相位 $\phi_1 = 0$;则

$$A(\omega_2) = \frac{1}{\sqrt{1 + (\tau \omega_2)^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + (0.5 \cdot 4\pi)^2}} = 0.1572$$

$$\varphi(\omega_2) = -\arctan(\tau\omega_2) = -\arctan(0.5 \cdot 4 \cdot \pi) = -80.96^{\circ}$$

其输出信号的幅值为: $A(\omega_2)*A_2=0.1572*1=0.1572$

相位为: $\phi_2 - \phi_1 = \phi(\omega_1) \rightarrow \phi_2 = \phi(\omega_1) + \phi_1 = -80.96^\circ$

其输出信号为: y₂(t)=0.1572sin(4πt-80.96°)

可以看出,对于信号 $x_1 = \sin \pi t$, 其幅值由 1 变为 0.537,相位由 0 ° 变为-57.52°; 对于信号 $x_2 = \sin 4\pi t$, 其幅值由 1 变为 0.1572,相位由 0 ° 变为-80.96°; 信号 $x_2 = \sin 4\pi t$ 的幅值和相位变化大于信号 $x_1 = \sin \pi t$ 的幅值和相位的变化。

3-31 对一个二阶系统输入单位阶跃信号后,测得响应中产生的第一个过冲量 M 的数值为 1.5,同时测得其周期为 6.28s。设已知装置的静态增益为 3,试求该装置的传递函数和装置在无阻尼固有频率处的频率响应。

答: 由于静态增益为 3, 则
$$M_{\text{max}} = M/3 = 1.5/3 = 0.5$$

$$\xi = \sqrt{\frac{1}{\left(\frac{\pi}{\ln M_{\text{max}}}\right)^2 + 1}} = \sqrt{\frac{1}{\left(\frac{\pi}{\ln 0.5}\right)^2 + 1}} = 0.2155$$

3-32 一种力传感器可作为二阶系统处理。已知传感器的固有频率为800 Hz,阻尼比为0.14,问使用该传感器作频率为500Hz和1000Hz正弦变化的外力测试时,其振幅和相位角各为多少?答: f=500Hz 时,

$$A(f) = A(500) = \frac{1}{\sqrt{\left[1 - \left(\frac{f}{f_n}\right)^2\right]^2 + \left(2\xi\left(\frac{f}{f_n}\right)^2\right]}} = \frac{1}{\sqrt{\left[1 - \left(\frac{500}{800}\right)^2\right]^2 + \left(2\xi\right)^2\left(\frac{500}{800}\right)^2}} = 1.5625$$

$$\varphi(f) = \varphi(500) = -\arctan\frac{2\xi\left(\frac{f}{f_n}\right)}{1 - \left(\frac{f}{f_n}\right)^2} = -\arctan\frac{2\xi\left(\frac{500}{800}\right)}{1 - \left(\frac{500}{800}\right)^2} = -16.023^\circ$$

f=1000Hz 时,

$$A(f) = A(1000) = \frac{1}{\sqrt{\left[1 - \left(\frac{f}{f_n}\right)^2\right]^2 + \left(2\xi\left(\frac{f}{f_n}\right)^2\right)^2}} = \frac{1}{\sqrt{\left[1 - \left(\frac{1000}{800}\right)^2\right]^2 + \left(2\xi\right)^2 \left(\frac{1000}{800}\right)^2}} = 1.4599$$

$$\varphi(f) = \varphi(1000) = -\arctan\frac{2\xi\left(\frac{f}{f_n}\right)}{1 - \left(\frac{f}{f_n}\right)^2} = -\arctan\frac{2\xi\left(\frac{1000}{800}\right)}{1 - \left(\frac{1000}{800}\right)^2} = 31.8908$$

第五章部分题目答案

5-21 已知直流电桥 R_{i} = 9725Ω , R_{2} = 8820Ω , R_{3} = 8550Ω , R_{4} = 9875Ω , 若激励电压 U_{i} = 24V , 试求输出电压 U_{o} , 若 R_{4} 可调,试求电桥平衡时的 R_{4} 值。

答:
$$U_{o} = \frac{R_{1}R_{3} - R_{2}R_{4}}{(R_{1} + R_{2})(R_{3} + R_{4})}U_{i} = -0.2774$$

 $R_4=R1*R3/R2=9427.3\Omega$

5-22 选用电阻值 $R=^{100\Omega}$,灵敏度 S=2.5 的电阻应变片与阻值 $R=^{100\Omega}$ 的固定电阻组成电桥,供桥电压为 10V,当应变片应变为 $1000^{\mu\epsilon}$ 时,若要使输出电压大于 10mV,则可采用何种接桥方式? 计算输出电压值(设输出阻抗为无穷大),并画出接线图。

$$dR/R = \Delta R/R = S \varepsilon = 2.5 \times 1000 \times 10^{-6} = 2.5 \times 10^{-3}$$

$$U_{o} = K \frac{\Delta R}{R_{o}} U_{i} = K \times 2.5 \times 10^{-3} \times U_{i} = K \times 2.5 \times 10^{-3} \times 10 = K \times 25 (mV)$$
,要使 U_{o} 大于 10 mV,

则要求 K>0.4。当为半桥单臂时,K=1/4=0.25; 当为半桥双臂时,K=1/2=0.5; 当为全桥时,K=1。因此应采用半桥双臂或全桥的接桥方式。

$$U_{\rm o} = K \; \frac{\Delta R}{R_{\rm o}} U_{\rm i} = K \times 2.5 \times 10^{-3} \times U_{\rm i} = 0.5 \times 2.5 \times 10^{-3} \times 10 = 12.5 (mV)$$
 半桥双臂接法时,

$$U_{\rm o} = K \; \frac{\Delta R}{R_{\rm o}} U_{\rm i} = K \times 2.5 \times 10^{-3} \times U_{\rm i} = 1 \times 2.5 \times 10^{-3} \times 10 = 25 (mV)$$
 全桥法时,

图略。

5-23 以阻值 100Ω ,灵敏度 S=2 的电阻应变片与阻值 100Ω 的固定电阻组成电桥,供桥电压为 4V,并假定负载电阻无穷大,当应变片上的应变分别为 $1^{\mu\epsilon}$ 和 $1000^{\mu\epsilon}$ 时,半桥单臂、半桥双臂及全桥的输出电压,并比较三种情况下的灵敏度。

解: 1) 应变为 $1\mu\epsilon$ 时, $dR/R = \Delta R/R = S$ $\varepsilon = 2 \times 1 \times 10^{-6} = 2 \times 10^{-6}$

$$U_{\rm o} \approx \frac{\Delta R_{\rm i}}{4R_{\rm o}} U_{\rm i} = 2 \times 10^{-6} \times \frac{U_{\rm i}}{4} = 2 \times 10^{-6} \times \frac{4}{4} = 0.002 (mV)$$
 半桥单臂时,输出电压:

半桥双臂时,输出电压: $U_{\rm o} = \frac{\Delta R}{2R_{\rm o}}U = 2\times 10^{-6}\times \frac{U_{\rm i}}{2} = 2\times 10^{-6}\times \frac{4}{2} = 0.004(mV)$

 $U_{o}=\frac{\Delta R}{R_{0}}U_{i}=2\times10^{-6}\times U_{i}=2\times10^{-6}\times4=0.008(mV)$ 全桥时,输出电压:

2) 应变为 1000με 时, $dR/R = \Delta R/R = S$ $\varepsilon = 2 \times 1000 \times 10^{-6} = 2 \times 10^{-3}$

$$U_{o}pprox rac{\Delta R_{i}}{4R_{o}}U_{i}=2 imes10^{-3} imesrac{U_{i}}{4}=2 imes10^{-3} imesrac{4}{4}=2(mV)$$
 半桥单臂时,输出电压:

 $U_{o}=rac{\Delta R}{2R_{o}}U=2 imes10^{-3} imesrac{U_{i}}{2}=2 imes10^{-3} imesrac{4}{2}=4(mV)$ 半桥双臂时,输出电压:

$$U_{\rm o}=\frac{\Delta R}{R_{\rm o}}U_{\rm i}=2\times10^{-3}\times U_{\rm i}=2\times10^{-3}\times4=8(mV)$$
全桥时,输出电压:

半桥单臂、半桥双臂和全桥时,电桥的灵敏度分别为 Ui/4,Ui/2 和 Ui,仅与输入电压有关。

5-24 设一滤波器的传递函数 $H(s)=\overline{0.0036s+1}$, (1)试求上、下截止频率; (2)画出其幅频特性示意图。

解:滤波器传递函数符合低通滤波器的传递函数形式,因此,该滤波器为一低通滤波器。其中, τ =0.0036。其下截止频率 f_{cl} =0Hz,上截止频率为:

$$f_{c2} = \frac{1}{2\pi\tau} = \frac{1}{2\pi g 0.0036} = 44.2097$$
Hz.

图略。

5-25 如图 5.38 所示的周期性方波信号,让它通过一理想带通滤波器,该滤波器的增益为 0dB,带宽 B=30Hz,中心频率 $f_0=20Hz$,试求滤波器输出波形的幅频谱及均值 μ_x 。

$$20 \lg \frac{A_x}{A_0} = 0 dB$$

解: , 则 $A_x = A_0$, 即滤波器的增益为 1。

方波的周期为: T/2=1/24, 所以T=1/12, $\omega_0 = \frac{2\pi}{T} = 24\pi$

周期性方波信号的三角函数展开为: $y(t) = \frac{4A}{\pi} (\sin \omega_0 t + \frac{1}{3} \sin 3\omega_0 t + \frac{1}{5} \sin 5\omega_0 t + \cdots)$

带宽 B=30Hz,中心频率
$$f_0 = \frac{f_{c1} + f_{c2}}{2} = 20$$
 , $B = f_{c2} - f_{c1} = 30$

解上述两式,则 fc2=35Hz,fc1=5Hz。而 ω_0 对于的频率为 $f=\frac{1}{T}=12$ Hz,3 ω_0 对于的频率为: f=36 Hz。因此,滤波器仅能使得 y(t)的基波输出,而高于基波的谐波被全部衰减掉。故滤波器的输出为:

$$y(t) = \frac{4A}{\pi} \sin 24\pi t$$

因此,输出波形的均值即为0。

第六章部分题目答案

6-16 已知某信号的自相关函数 $R_x(0) = 500\cos\pi\tau$ 。试求:

- (1) 该信号的均值 μ_x :
- (2) 均方值 ψ_x^2 ;
- (3) 自功率谱 $S_x(f)$ 。

 $R_x(\tau) = \frac{x_0^2}{2} \cos \omega \tau$ 解: (1) 自相关函数满足 的形式,同时根据周期信号的自相关函数也是

周期函数,则原信号(函数)为 $x(t) = X_0 \sin(\omega t + \varphi)$ 的形式,因此信号的均值为 0。

(2) 当τ=0时, 自相关函数即为均方值, 即

$$R_{c}(0) = \mu_{c}^{2} + \sigma_{c}^{2} = \psi_{c}^{2} = 500\cos(\omega \cdot 0) = 500$$

(3) 自功率谱 $S_{s}(if)$ 即为自相关函数的频谱,而自相互函数为余弦函数,由

$$F[\cos 2\pi f t] = \frac{1}{2} [\delta(f + f_0) + \delta(f - f_0)]$$

6-17 求自相关函数 $R_x(\tau) = e^{-2\alpha\tau}\cos 2\pi f_0 \tau(\alpha > 0)$ 的自谱密度函数,并画出它们的图形。

解: 在时延域,自相关函数 $R_x(\tau)$ 为 $x_1(\tau) = e^{-2\alpha \tau}(\alpha > 0)$ 和 $x_2(\tau) = \cos 2\pi f_0 \tau$ 两信号的乘积,因此,自相关函数的自谱密度函数为该两信号的卷积。

由表 2-4 可知: $x_{\iota}(\tau)$ 的频谱为:

$$X_{1}(\tau) = e^{-2\alpha\tau}(\alpha > 0) = e^{-2\alpha\tau} \cdot u(t)(\alpha > 0) \Rightarrow X_{1}(jf) = \frac{1}{2\alpha + j2\pi f}$$

 $x_2(\tau)$ 的频谱为:

$$x_2(\tau) = \cos 2\pi f_0 \tau \Rightarrow X_2(jf) = \frac{1}{2} [\delta(f + f_0) + (f - f_0)]$$

所以, $R_{x}(\tau)$ 的自谱密度函数为:

$$\begin{split} R_x(\tau) &= e^{-2\alpha\tau} \cos 2\pi f_0 \tau(\alpha > 0) \Rightarrow \\ S_x(jf) &= X_1(jf) * X_2(jf) = \frac{1}{2\alpha + j2\pi f} * \frac{1}{2} [\delta(f + f_0) + \delta(f - f_0)] \\ &= \frac{1}{2} \left[\frac{1}{2\alpha + j2\pi (f + f_0)} + \frac{1}{2\alpha + j2\pi (f - f_0)} \right] \\ &= \frac{\alpha - j\pi (f + f_0)}{4\alpha^2 + 4\pi^2 (f + f_0)^2} + \frac{\alpha - j\pi (f - f_0)}{4\alpha^2 + 4\pi^2 (f - f_0)^2} \end{split}$$

 $X_{1}(if)$ 、 $X_{2}(if)$ 及 $S_{2}(if)$ 的图形如下:

