

课程测试、考核评分标准

科目： 信号与系统 (B 卷)

班级： 106070201 106070202

测试、考核时间： 年 月 日

试卷评分标准及答案

一、填空题 (每空 2 分, 共 20 分)

1. 系统的幅频特性 $|H(\omega)|$ 在整个频率范围内应为常数 K , 即系统的通频带应为无穷大; (1 分) 系统

的相频特性 $\varphi(\omega)$ 在整个频率范围内与 ω 成正比, 即时 $\varphi(\omega) = -\omega t_0$ (1 分)

2. 离散性、谐波性、收敛性 (回答其中二条给 1.5 分, 一条给 0.8 分)

3. $\frac{1}{a} F\left(-\frac{\omega}{a}\right) e^{j\omega \frac{b}{a}}$; 4. $\frac{dy(t)}{dt} + y(t) = f(t)$; 5. $a > -a$;

6. $2[n+1]e(n)$; 7. $a \geq 0$ 且 $b < 0$ 或 $a > 0$ 且 $b \leq 0$; 8. $2pd(\omega)$; $2pd(t)$

9. $y(n) + \frac{1}{2}y(n-1) = f(n) - f(n-1)$; 10. $2e\left(t - \frac{P}{6}\right)$; 2

二、单项选择题 (每小题 2 分, 共 20 分)

(1) B、(2) A、(3) B、(4) D、(5) C、(6) D、(7) C、(8) C、(9) B、(10) B

三、简单分析题 (每小题 5 分, 共 30 分)

1. 解: 因 $G_\tau(t) \leftrightarrow \tau \frac{\sin \frac{\omega\tau}{2}}{\frac{\omega\tau}{2}}$, 取 $\frac{\omega\tau}{2} = 2\pi\omega$, 故得 $\tau = 4\pi$, (2 分)

则 $G_{4\pi}(t) \leftrightarrow 4\pi \frac{\sin 2\pi\omega}{2\pi\omega} = 2\pi \frac{\sin 2\pi\omega}{\pi\omega}$

故 $\frac{1}{2\pi} G_{4\pi}(t) \leftrightarrow \frac{\sin 2\pi\omega}{\pi\omega}$ (2 分)

故根据傅立叶变换的对称性, 有

$$\frac{\sin 2\pi t}{\pi t} \leftrightarrow 2\pi \times \frac{1}{2\pi} G_{4\pi}(\omega) = G_{4\pi}(\omega)$$

故 $\frac{\sin 2\pi(t-2)}{\pi(t-2)} \leftrightarrow G_{4\pi}(\omega) e^{-j2\omega}$ (2 分)

2. 设 $y_1(n) = y_{zi1}(n) + y_{zs1}(n) = e(n)$ (1) (1分)

$$y_2(n) = y_{zi2}(n) + y_{zs2}(n) = \left[2\left(\frac{1}{3}\right)^n - 1 \right] e(n) \quad (2) \quad (1分)$$

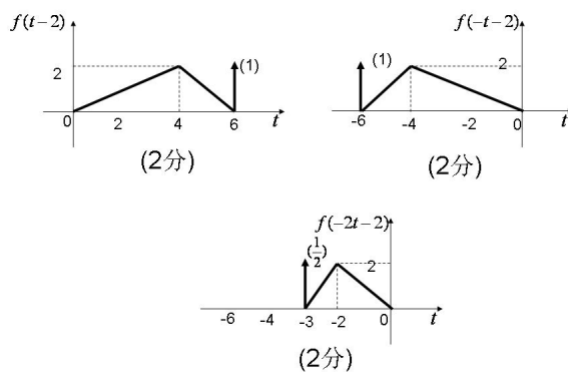
考虑 $y_{zi1}(n) = y_{zi2}(n)$ $y_{zs2}(n) = -y_{zs1}(n)$ 代入式 (2) 得

$$y_{zi1}(n) = \left(\frac{1}{3}\right)^n e(n) \quad y_{zs1}(n) = e(n) - \left(\frac{1}{3}\right)^n e(n) \quad (1分)$$

应用零输入响应、零状态齐次性可得

$$y_3(n) = 2 \times y_{zi1}(n) + 3 \times y_{zs1}(n) = \left[3 - \left(\frac{1}{3}\right)^n \right] e(n) \quad (2分)$$

3. 解：



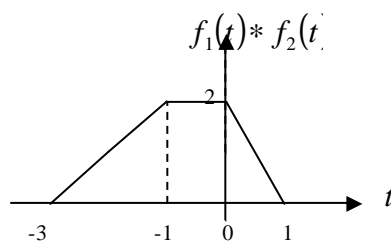
4. 解：由卷积积分的积微性可知：

$$\begin{aligned} f_1(t) * f_2(t) &= f_1^{(-1)}(t) * f_2^{(1)}(t) = f_1^{(-1)}(t) * [\delta(t) + \delta(t-1) - 2\delta(t-2)] \\ &= f_1^{(-1)}(t) + f_1^{(-1)}(t-1) - 2f_1^{(-1)}(t-2) \end{aligned} \quad (1分)$$

由图可知： $f_1^{(-1)}(t) = (t+3)\epsilon(t+3) - (t+2)\epsilon(t+2)$ (1分)

即得： $f_1(t) * f_2(t) = (t+3)\epsilon(t+3) - 3(t+1)\epsilon(t+1) + 2t\epsilon(t)$ (1分)

其波形如图所示。(2分) 由此可得： $y(6) = 0$ (1分)



5. 解：显然 1 是该系统的直流分量。分量 $\frac{1}{2}\cos\left(\frac{p}{4}t + \frac{p}{3}\right)$ 的周期 $T_1 = \frac{2p}{w} = \frac{2p}{\frac{p}{4}} = 8$

分量 $\frac{1}{4}\cos\left(\frac{p}{3}t - \frac{p}{6}\right)$ 的周期 $T_2 = \frac{2p}{w} = \frac{2p}{\frac{p}{3}} = 6$ (1 分)

$f(t)$ 的基波周期 T 是 T_1, T_2 的最小公倍数, 则 $T = 24$ (1 分)

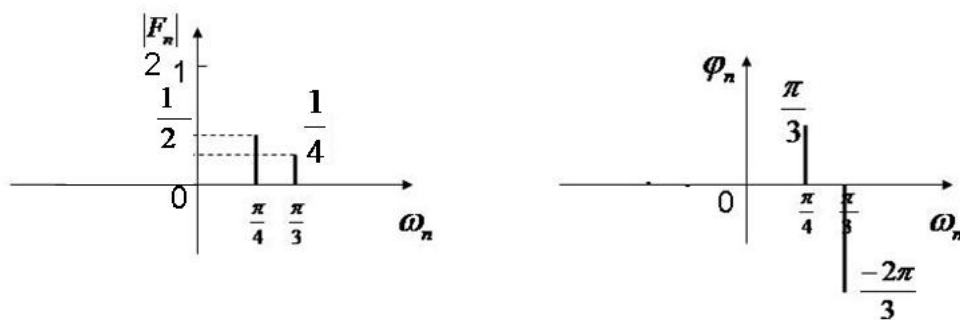
基波角频率为 $\Omega = \frac{2p}{T} = \frac{p}{12}$ (1 分)

则 $\frac{1}{2}\cos\left(\frac{p}{4}t + \frac{p}{3}\right)$ 是 $f(t)$ 的 $\frac{p/4}{p/12} = 3$ 次谐波分量, $\frac{1}{4}\cos\left(\frac{p}{3}t - \frac{p}{6}\right)$ 是 $f(t)$ 的 $\frac{p/3}{p/12} = 4$ 次谐波分量

应用三角公式改写原 $f(t)$ 的表达式, 即

$$f(t) = 1 + \frac{1}{2}\cos\left(\frac{p}{4}t + \frac{p}{3}\right) + \frac{1}{4}\sin\left(\frac{p}{3}t - \frac{p}{6}\right) = 1 + \frac{1}{2}\cos\left(\frac{p}{4}t + \frac{p}{3}\right) + \frac{1}{4}\cos\left(\frac{p}{3}t - \frac{2p}{3}\right)$$
 (1 分)

画出它的单边幅频谱图、相频谱图如下图所示。 (2 分)



四、综合计算题 (每小题 10 分, 共 30 分)

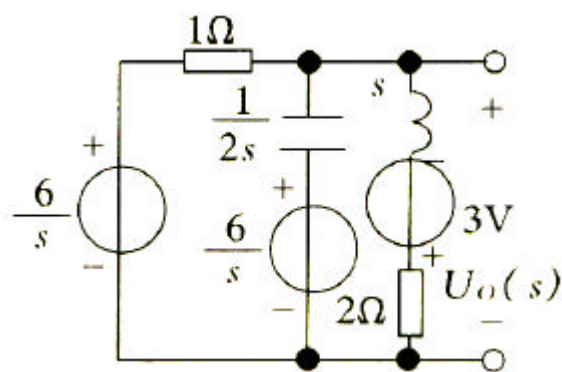
1. 解：根据题意得电路初始状态

$$i_L(0_-) = \frac{9}{1+2} = 3A \quad u_0(0_-) = \frac{2}{1+2} \times 9 = 6V$$
 (2 分)

输入信号象函数为： $L[6e(t)] = \frac{6}{s}$ (1 分)

将原图画出 S 域模型电路图如图所示。

(2 分)



由电路图可得：

$$\left(\frac{1}{1} + 2s + \frac{1}{s+2}\right)U_{zi}(s) = 12 - \frac{3}{s+2} \quad \text{即} \quad \frac{2s^2 + 5s + 3}{s+2}U_{zi}(s) = \frac{12s+21}{s+2} \quad \text{即}$$

$$U_{zi}(s) = \frac{12s+21}{(s+1)(2s+3)} = \frac{9}{s+1} - \frac{3}{s+\frac{3}{2}} \quad (1) \quad (2 \text{ 分})$$

由电路图可得：

$$\left(\frac{1}{1} + 2s + \frac{1}{s+2}\right)U_{zs}(s) = \frac{6}{s} \quad \text{即} \quad \frac{2s^2 + 5s + 3}{s+2}U_{zs}(s) = \frac{6}{s}$$

$$U_{zs}(s) = \frac{6(s+2)}{s(s+1)(s+3/2) \times 2} = \frac{4}{s} - \frac{6}{s+1} + \frac{2}{s+\frac{3}{2}} \quad (2) \quad (1 \text{ 分})$$

将 (1) (2) 式分别求拉氏反变换得：

$$u_{zi}(t) = [9e^{-t} - 3e^{-1.5t}]e(t) \quad u_{zs}(t) = [4 - 6e^{-t} + 2e^{-1.5t}]e(t) \quad (1 \text{ 分})$$

其全响应为：

$$u(t) = u_{zi}(t) + u_{zs}(t) = [4 + 3e^{-t} - e^{-1.5t}]e(t) \quad (1 \text{ 分})$$

2. 解：设

$$H(z) = A \frac{z^2}{(z-1)(z+1)} \quad (2 \text{ 分})$$

由初值定理

$$h(0) = \lim_{z \rightarrow \infty} H(z) = \lim_{z \rightarrow \infty} A \frac{z^2}{(z-1)(z+1)} = 1 \quad (2 \text{ 分})$$

由此可得，

$$A = 1$$

即得该系统函数为：

$$H(z) = \frac{z^2}{(z-1)(z+1)} \quad (1 \text{ 分})$$

则有：

$$\frac{H(z)}{z} = \frac{z}{(z-1)(z+1)} = \frac{\frac{1}{2}}{z-1} - \frac{\frac{1}{2}}{z+1}$$

故得：

$$H(z) = \frac{1}{2} \frac{z}{z-1} - \frac{1}{2} \frac{z}{z+1} \quad (1 \text{ 分})$$

这样系统的单位脉冲响应为：

$$h(n) = \frac{1}{2} \varepsilon(n) - \frac{1}{2} (-1)^n \varepsilon(n) \quad (1 \text{ 分})$$

由系统函数可得：

$$H(z) = \frac{z^2}{z^2 - 1} = \frac{1}{1 - z^{-2}} \quad (1 \text{ 分})$$

故得描述该系统的差分方程为：

$$y(n) - y(n-2) = f(n) \quad (2 \text{ 分})$$

3. 解：高通滤波器前的信号 $x_1(t)$

$$x_1(t) = f(t) \cos \omega_b t \quad (1 \text{ 分})$$

其傅里叶变换为：

$$X_1(\omega) = \frac{1}{2\pi} F(\omega) * \pi [\delta(\omega - \omega_b) + \delta(\omega + \omega_b)] = \frac{1}{2} [F(\omega - \omega_b) + F(\omega + \omega_b)] \quad (1 \text{ 分})$$

其频谱图形如图(a)所示。(1分)

通过高通滤波器后的信号频谱为：

$$X_2(\omega) = H_1(\omega) X_1(\omega) = \begin{cases} K_1 X_1(\omega) & |\omega| > \omega_b \\ 0 & |\omega| < \omega_b \end{cases}, (1 \text{ 分})$$

其频谱图形如图(b)所示。(1分)

则由题图(b)可知，

$$x(t) = x_2(t) \cos(\omega_b + \omega_m)t \quad (1 \text{ 分})$$

由其傅里叶变换为：

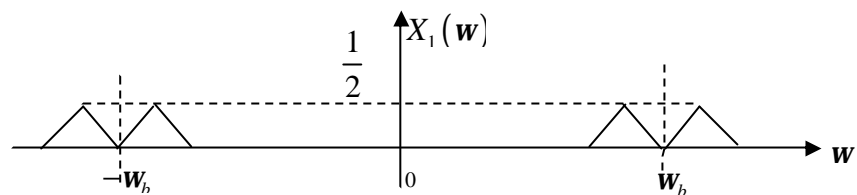
$$\begin{aligned} X(\omega) &= \frac{1}{2\pi} X_2(\omega) * F[\cos(\omega_b + \omega_m)t] \\ &= \frac{1}{2\pi} X_2(\omega) * p[d(\omega - (\omega_b + \omega_m)) + d(\omega + (\omega_b + \omega_m))] \\ &= \frac{1}{2} [X_2(\omega - (\omega_b + \omega_m)) + X_2(\omega + (\omega_b + \omega_m))] \\ &= \frac{1}{2} K_1 [X_1(\omega - (\omega_b + \omega_m)) + X_1(\omega + (\omega_b + \omega_m))] \\ &= \frac{1}{2} K_1 \left\{ \frac{1}{2} [F(\omega - (2\omega_b + \omega_m)) + F(\omega - \omega_m)] + \frac{1}{2} [F(\omega + (2\omega_b + \omega_m)) + F(\omega + \omega_m)] \right\} \end{aligned} \quad (2 \text{ 分})$$

其频谱图形如图(c)所示。(1分)

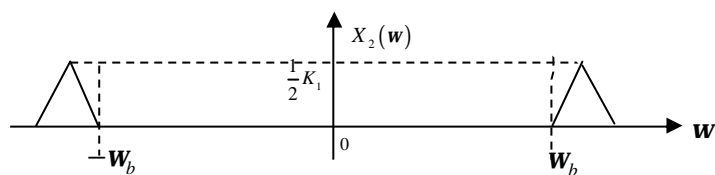
由题图(b)可知 ,

$$Y(\omega) = X(\omega) H_2(\omega) = \begin{cases} K_2 X_2(\omega) & |\omega| < \omega_m \\ 0 & |\omega| > \omega_m \end{cases} \quad (1 \text{ 分})$$

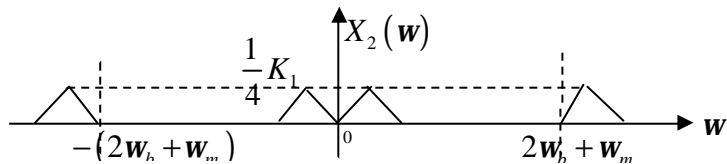
其频谱图如图(d)所示。(1分)



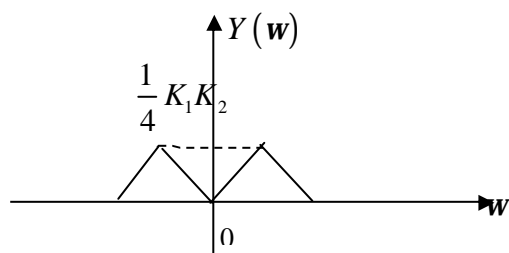
(a)



(b)



(c)



(d)