

题号	一	二	三	四	总分	阅卷人
得分	16	8	14	19	57	王成优

得分

16

一、单选题 (10 小题, 每小题 2 分, 共 20 分。请将正确选项的英文字母写在每小題的圆括号内。)

- 下列各式中, 正确的是( B )。  
A.  $\delta(t) = \frac{1}{2}\delta(2t)$  B.  $\delta(2t) = \frac{1}{2}\delta(t)$  C.  $\delta(2t) = \delta(t)$  D.  $\delta(2t) = 2\delta(t)$
- 卷积积分  $e^{-2t} * \delta'(t) =$  ( C )。  
A.  $-2\delta'(t)$  B.  $e^{-2t}$  C.  $-2e^{-2t}$  D.  $-2$
- 若对连续时间信号  $f(t)$  进行时域抽样的奈奎斯特(Nyquist)频率为  $f_N$ , 则对  $f(\frac{t}{3}-2)$  进行时域抽样的奈奎斯特频率为( A )。  
A.  $3f_N$  B.  $f_N/3$  C.  $3(f_N-2)$  D.  $(f_N-2)/3$
- 若信号  $f(t)$  的频谱函数为  $F(j\omega) = [u(\omega+2\pi) - u(\omega-2\pi)]e^{-j3\omega}$ , 则  $f(t) =$  ( A )。  
A.  $\text{Sa}[2\pi(t-3)]$  B.  $2\text{Sa}[2\pi(t-3)]$  C.  $\text{Sa}(2\pi t)$  D.  $2\text{Sa}(2\pi t)$
- 连续周期性信号的频谱具有( D )。  
A. 连续性、周期性 B. 连续性、收敛性  
C. 离散性、周期性 D. 离散性、收敛性
- 若连续时间 LTI 因果系统的频率响应特性  $H(j\omega)$  可由系统函数  $H(s)$  将其中的  $s$  换成  $j\omega$  得到, 其中  $s = \sigma + j\omega$ , 则要求该系统函数  $H(s)$  的收敛域为( B )。  
A.  $\sigma$  大于某正数 B.  $\sigma$  大于某负数 C.  $\sigma$  小于某正数 D.  $\sigma$  小于某负数
- 连续时间信号  $f(t) = t^n e^{-at} u(t)$  的单边拉普拉斯(Laplace)变换的收敛域为( B )。  
A.  $\sigma > a$  B.  $\sigma > -a$  C.  $\sigma > 0$  D.  $\sigma < -a$
- 若序列  $x_1(n) = u(n+2) - u(n-2)$ ,  $x_2(n) = \sin \frac{n\pi}{2}$ , 则  $x_1(n) * x_2(n) =$  ( D )。  
A.  $n \sin \frac{n\pi}{2}$  B.  $n \cos \frac{n\pi}{2}$  C. 2 D. 0
- 若序列  $x_1(n)$ 、 $x_2(n)$  的长度分别为  $N_1$ 、 $N_2$ , 则序列  $y(n) = x_1(n) * x_2(n)$  的长度为( A )。  
A.  $N_1 + N_2 - 1$  B.  $N_1 + N_2$  C.  $N_1 + N_2 + 1$  D.  $N_1 + N_2 - 2$
- 序列  $x(n) = \sum_{m=0}^{\infty} (-1)^m \delta(n-m)$  的单边  $z$  变换为( D )。  
A.  $\frac{z}{z-1}, |z| < 1$  B.  $\frac{z}{z-1}, |z| > 1$  C.  $\frac{z}{z+1}, |z| < 1$  D.  $\frac{z}{z+1}, |z| > 1$

得分

8

二、判断题 (20 小题, 每小题 1 分, 共 20 分。请在每小題前的圆括号内用“√”表示正确或用“×”表示错误。)

- ( √ ) 1. 两个周期性连续时间信号之和仍为周期性连续时间信号。
- ( × ) 2. 某线性系统对激励  $e(t) = \delta(t-\tau)$  的零状态响应为  $r(t) = u(t-\tau) - u(t-2\tau)$ , 则该系统为时不变系统。
- ( × ) 3. 某线性系统对激励  $e(t) = \delta(t-\tau)$  的零状态响应为  $r(t) = u(t-\tau) - u(t-2\tau)$ , 则该系统为因果系统。
- ( √ ) 4. 若  $r(t) = e_1(t) * e_2(t)$ , 则  $r(2t) = 2e_1(2t) * e_2(t)$ 。
- ( × ) 5. 若函数  $f(t)$  和  $h(t)$  都是  $t$  的奇函数, 则  $y(t) = f(t) * h(t)$  是  $t$  的偶函数。
- ( √ ) 6. 若 LTI 系统的初始状态为零, 则系统的零状态响应就是系统的强迫响应。
- ( √ ) 7. 若  $f(t)$  为周期信号, 则  $f(2t)$  的基波分量的周期是  $f(t)$  基波周期的 2 倍。
- ( × ) 8. 因为奇谐函数一定是奇函数, 所以其傅里叶(Fourier)级数仅含有奇次正弦分量。
- ( √ ) 9. 若连续时间信号  $f(t)$  的傅里叶变换存在, 则其双边拉普拉斯变换也一定存在。
- ( √ ) 10.  $F(s) = \frac{e^{-s}}{1+s^2}$  的单边拉普拉斯逆变换为  $f(t) = \sin(t-1)$ 。
- ( × ) 11. 若某连续时间 LTI 系统的单位冲激响应  $h(t)$  是非零周期性函数, 则该系统是不稳定系统。
- ( × ) 12. 非最小相移网络可用最小相移网络与全通网络的级联来实现。
- ( √ ) 13. 理想的低通滤波器无法通过实际电路来实现, 但是, 理想低通滤波器理论可以指导实际滤波器的分析和设计。
- ( √ ) 14. 对于连续时间 LTI 因果系统, 系统函数  $H(j\omega)$  的实部  $R(\omega)$  和虚部  $X(\omega)$  之间构成希尔伯特变换对。
- ( √ ) 15. 已知  $X(z) = \frac{z}{(z-\frac{1}{2})(z-2)}$ , 收敛域为  $\frac{1}{2} < |z| < 2$ , 则双边逆  $z$  变换所得序列为  $x(n) = \frac{2}{3} [2^n u(-n-1) + (\frac{1}{2})^n u(n)]$ 。
- ( √ ) 16. 离散时间 LTI 系统函数  $H(z)$  的极点决定  $h(n)$  的波形特征, 而零点只影响  $h(n)$  的幅度和相位。
- ( × ) 17. 稳定的离散时间 LTI 系统  $H(z)$  的收敛域包含单位圆在内。
- ( √ ) 18. 离散时间 LTI 系统, 若是稳定的因果系统, 其全部极点均在单位圆内。
- ( √ ) 19. 离散时间 LTI 系统的频率响应  $H(e^{j\omega})$  与单位样值响应  $h(n)$  是一对傅里叶变换。
- ( √ ) 20. 离散时间 LTI 系统的频率响应  $H(e^{j\omega})$  是以  $\omega_s = \frac{2\pi}{T_s}$  为周期的周期函数, 其中  $T_s$  是抽样间隔。



得分

14

三、简答题 (4 小题, 每小题 5 分, 共 20 分)

1. (5 分) 已知信号  $f(5-2t)$  的波形如图 1 所示, 请画出  $f(t)$  的波形图。

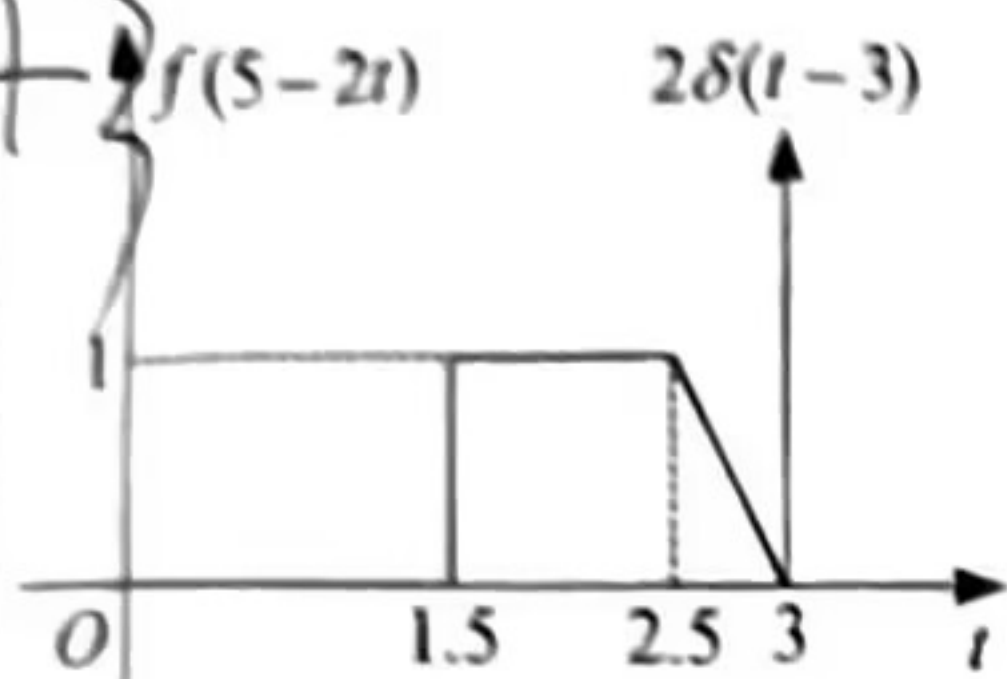
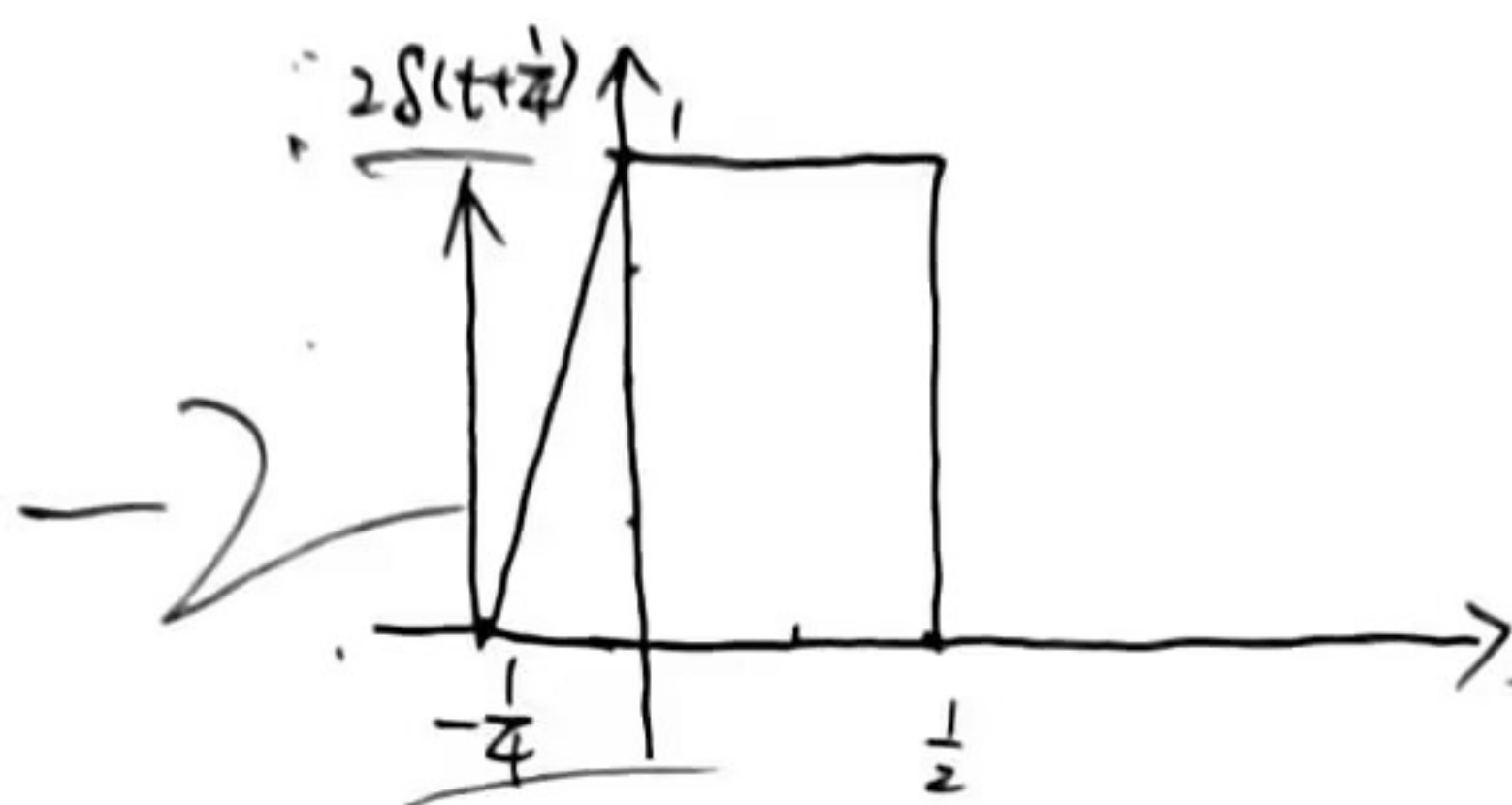


图 1 信号  $f(5-2t)$  的波形



2. (5 分) 已知连续时间 LTI 系统的激励信号  $e(t)$  和零状态响应  $r(t)$  的波形, 分别如图 2 和图 3 所示, 求该系统的单位冲激响应  $h(t)$ 。

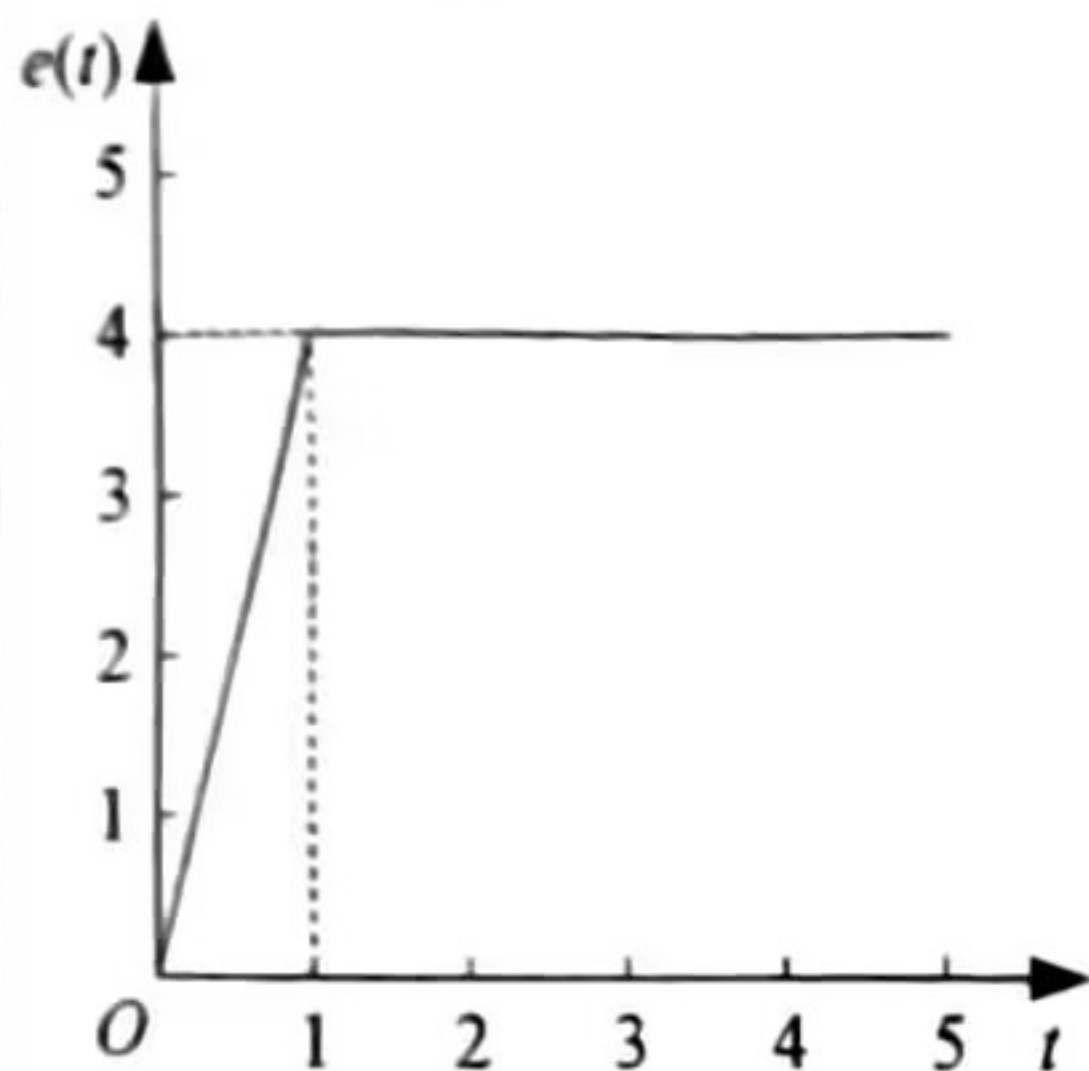


图 2 激励信号  $e(t)$  的波形

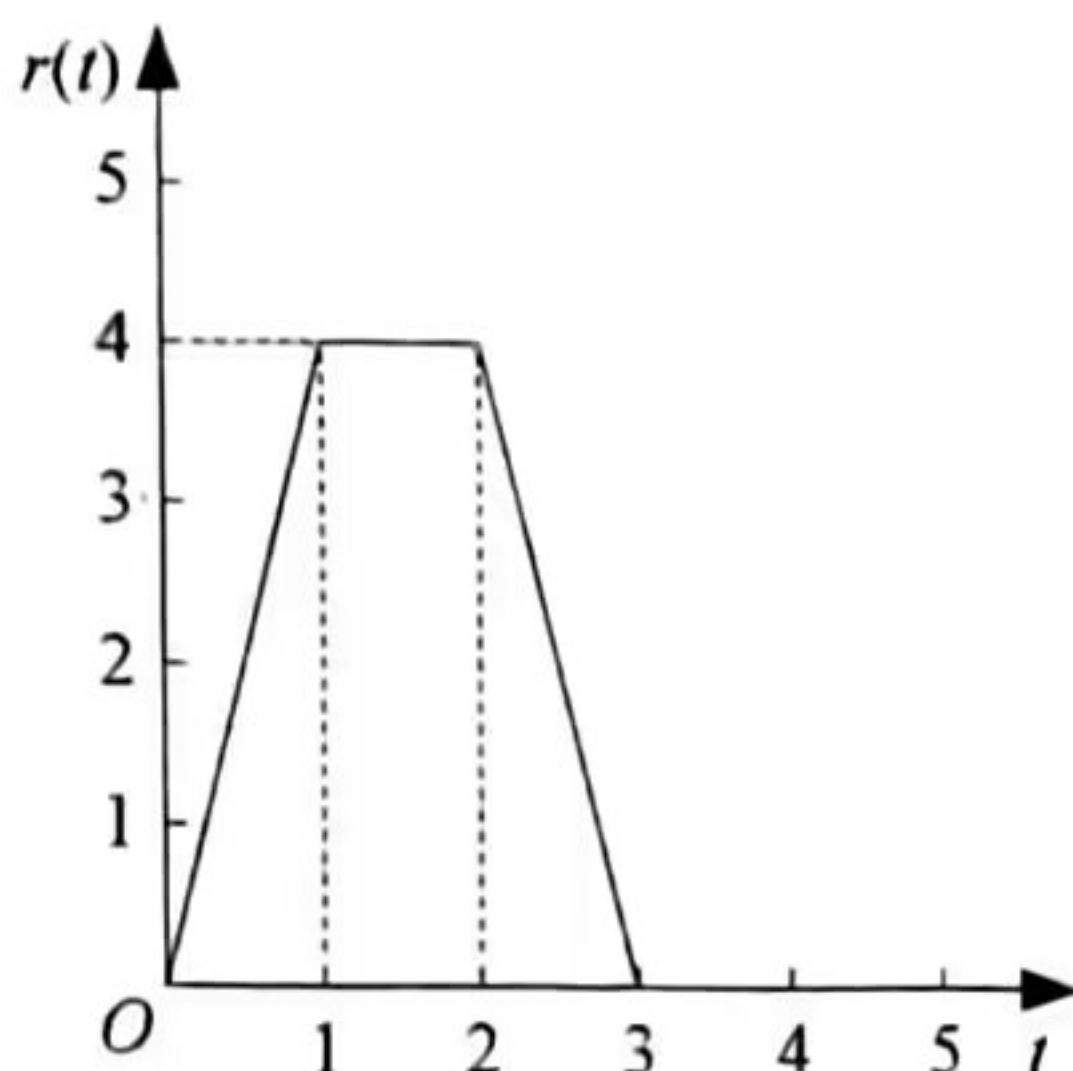
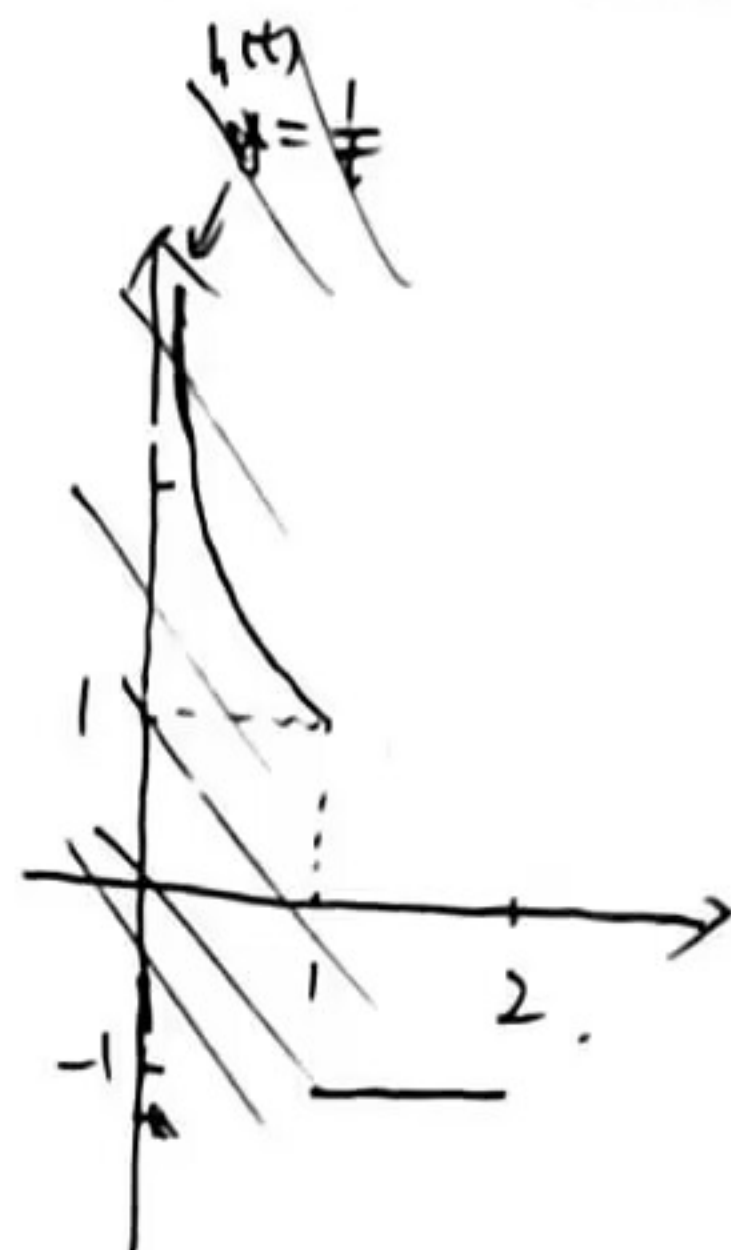


图 3 零状态响应  $r(t)$  的波形

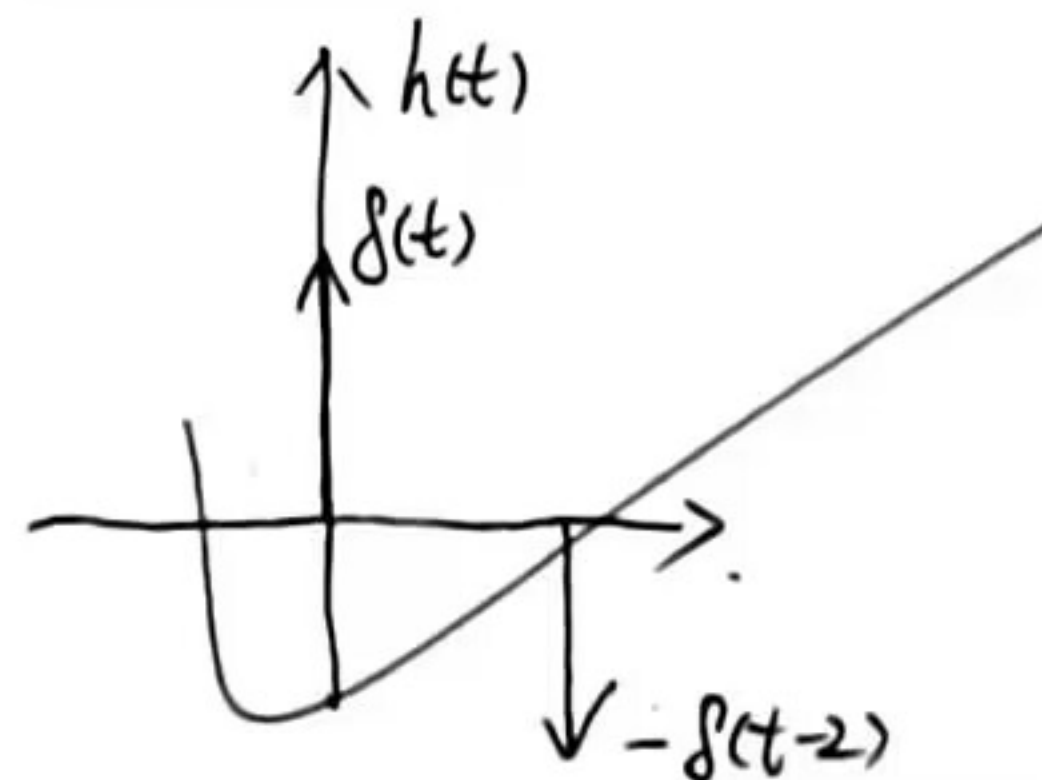


$r(t) = e(t) * h(t)$ , 由  $r(t)$  可知  $h(t)$  带宽为 3 且起始为 0。

$r(t)$  在  $(0,1)$  时与  $e(t)$  波形相同, 即  $h(t)$  在  $(0,1)$  上的幅值为 1。

$h(t)$  在  $(1,2)$  保持恒定, 即  $h(t)$  又在  $e(t)$ 。

$$\int_0^t h(\tau) \cdot 4\tau d\tau = 4t \Rightarrow h(\tau) \cdot \tau = 1.$$



3. (10 分) 若描述离散时间 LTI 系统的差分方程为:

$$y(n) - 3y(n-1) + 2y(n-2) = x(n-1) - 2x(n-2)$$

已知  $y(0) = y(1) = 1$ ,  $x(n) = u(n)$ , 求系统的零输入响应  $y_{zi}(n)$  和零状态响应  $y_{zs}(n)$ .

$$r^2 - 3r + 2 = 0 \Rightarrow r = -1, -2$$

$$\Rightarrow y_{zi}(n) = C_1(-1)^n + C_2(-2)^n$$

$$\text{将 } n=0 \text{ 代入: } y(0) - 3y(-1) + 2y(-2) = x(-1) - 2x(-2) = 0$$

$$\text{将 } n=1 \text{ 代入: } y(1) - 3y(0) + 2y(-1) = x(0) - 2x(-1) = 1$$

$$\Rightarrow \begin{cases} 1 - 3y(-1) + 2y(-2) = 0 \\ -2 + 2y(-1) = 1 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} y(-1) = \frac{3}{2} \\ y(-2) = \frac{7}{4} \end{cases}$$

将  $n=0, 1$  代入  $y_{zi}(n)$  得

$$\begin{cases} -C_1 - \frac{1}{2}C_2 = \frac{3}{2} \\ C_1 + \frac{1}{4}C_2 = \frac{7}{4} \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} C_1 = 5 \\ C_2 = -13 \end{cases} \Rightarrow y_{zi}(n) = 5(-1)^n - 13(-2)^n$$

作 Z 变换:

$$Y(z) - 3z^{-1}Y(z) + 2z^{-2}Y(z) = z^{-1} \frac{z}{z-1} - 2z^{-2} \frac{z}{z-1}$$

$$Y(z) = \frac{z^2(1-2z)}{(z-1)(z-1)^2} = -\frac{z^2}{(z-1)^2}$$

$$\frac{Y(z)}{z} = -\frac{z}{(z-1)^2} = \frac{k_1}{z-1} + \frac{k_2}{(z-1)^2}$$

$$\lim_{z \rightarrow 1} (z-1)^2 \frac{Y(z)}{z} = k_2 = -1, \lim_{z \rightarrow 1} (z-1) \frac{Y(z)}{z} = k_1 = -1$$

4. (10 分) 已知离散时间 LTI 系统的差分方程为:

$$y(n) - \frac{1}{3}y(n-1) = x(n)$$

(1) 求系统函数和单位样值响应  $h(n)$ ;

(2) 若系统的零状态响应为  $y(n) = 3\left(\frac{1}{2}\right)^n - \left(\frac{1}{3}\right)^n u(n)$ , 求激励信号  $x(n)$ ;

(3) 画系统函数的零、极点分布图; (4) 粗略画出幅频响应特性曲线; (5) 画系统的结构框图。

-10



得分

19

四、综合题 (4 小题, 每小题 10 分, 共 40 分, 要有依据和必要的步骤)

1. (10 分) 已知描述连续时间 LTI 系统输入-输出关系的微分方程为:

$$r''(t) + 5r'(t) + 6r(t) = e''(t) + 3e'(t) + 2e(t)$$

当输入  $e(t) = u(t) + e^{-t}u(t)$  时, 系统的完全响应为  $r(t) = (4e^{-2t} - \frac{4}{3}e^{-3t} + \frac{1}{3})u(t)$ , 试求: (1) 系统的冲激响应  $h(t)$ ; (2) 系统的零状态响应  $r_{zs}(t)$  和零输入响应  $r_{zi}(t)$ 。

$$(1) R(s) = \frac{4}{s+2} + \frac{\frac{4}{3}}{s+3} + \frac{1}{3s}$$

$$s^2 R_{zs}(s) + 5s R_{zs}(s) + 6R_{zs}(s) = s^2 E(s) + 3s E(s) + 2E(s)$$

$$\Rightarrow (s^2 + 5s + 6)R_{zs}(s) = (s^2 + 3s + 2)E(s)$$

$$\Rightarrow \frac{R_{zs}(s)}{E(s)} = H(s) = \frac{(s+1)(s+2)}{(s+2)(s+3)} = \frac{s+1}{s+3} = 1 - \frac{2}{s+3}$$

$$\Rightarrow h(t) = \delta(t) - 2e^{-3t}u(t)$$

$$(2) r_{zs}(t) = h(t) * e(t) \xrightarrow{LT} R_{zs}(s) = H(s) \cdot E(s)$$

$$\Rightarrow R_{zs}(s) = \frac{s+1}{s+3} \cdot (\frac{1}{s} + \frac{1}{s+1}) = \frac{2s+1}{s(s+3)} = \frac{k_1}{s} + \frac{k_2}{s+3}$$

$$\lim_{s \rightarrow 0} s R_{zs}(s) = k_1 = \frac{2s+1}{s+3} \Big|_{s=0} = \frac{1}{3} \Rightarrow R_{zs}(s) = \frac{1}{3} \cdot \frac{1}{s} + \frac{5}{3} \cdot \frac{1}{s+3}$$

$$\lim_{s \rightarrow -3} (s+3)R_{zs}(s) = k_2 = \frac{2s+1}{s} \Big|_{s=-3} = \frac{5}{3} \Rightarrow r_{zs}(t) = (\frac{1}{3} + \frac{5}{3}e^{-3t})u(t)$$

$$\Rightarrow r_{zi}(t) = r(t) - r_{zs}(t) = (4e^{-2t} - 3e^{-3t})u(t)$$

2. (10 分) 图 4 连续时间 LTI 系统由两个子系统级联组成:



图 4 连续时间 LTI 系统



已知子系统 1 的频率响应  $H_1(j\omega) = \begin{cases} 1 - \frac{|\omega|}{3}, & |\omega| < 3 \text{ rad/s} \\ 0, & \text{其他} \end{cases}$ , 子系统 2 的冲激响应

$h_2(t) = \frac{3}{2} \text{Sa}(\frac{3}{2}t)$ . 若系统的输入  $e(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \frac{3}{\pi} e^{jn(\Omega t + \frac{\pi}{2})}$ , 其中  $\Omega = 1 \text{ rad/s}$ , 试求系统的输出  $r(t)$ 。

$$e(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \frac{3}{\pi} e^{jn(t + \frac{\pi}{2})} = \frac{3}{\pi} \cdot \sum_{n=-\infty}^{\infty} [\cos[n(t + \frac{\pi}{2})] - j \sin[n(t + \frac{\pi}{2})]]$$

$$e_1(t) = e(t) * h_1(t) \xrightarrow{FT} E_1(j\omega) = E(j\omega) \cdot H_1(j\omega)$$

$\because H_1(j\omega)$  仅在  $|\omega| < 3$  时不为 0

$\therefore e(t)$  在经过  $H_1(j\omega)$  后, 只剩下  $\sum_{n=-2}^2 \frac{3}{\pi} e^{jn(t + \frac{\pi}{2})}$  这部分

$$\Rightarrow e_1(t) = \frac{3}{\pi} + \frac{2}{\pi} e^{j(t + \frac{\pi}{2})} + \frac{1}{\pi} e^{j2(t + \frac{\pi}{2})} + \frac{1}{\pi} e^{-j2(t + \frac{\pi}{2})}$$

$$= \frac{3}{\pi} + \frac{4}{\pi} \cos(t + \frac{\pi}{2}) + \frac{2}{\pi} \cos(2t + \pi) = \frac{3}{\pi} - \frac{4}{\pi} \sin(t) - \frac{2}{\pi} \cos(2t)$$

$$g_{zc}(t) \xrightarrow{FT} \tau \text{Sa}(\frac{\omega\tau}{2}) \Rightarrow \tau \cdot \text{Sa}(\frac{\tau t}{2}) \xrightarrow{FT} \frac{1}{2\pi} g_{zc}(-\omega)$$

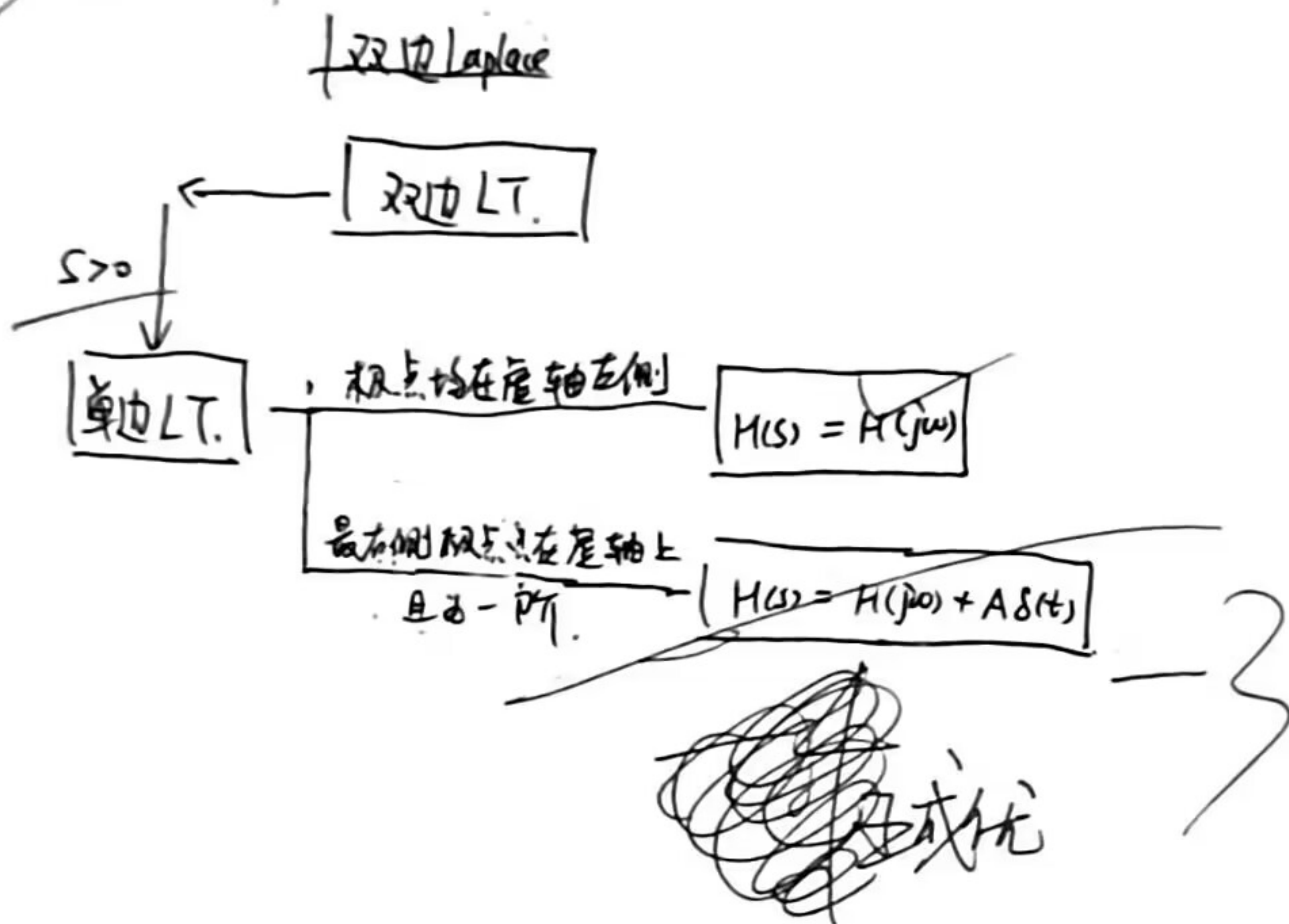
$$\tau=3 \Rightarrow \frac{3}{2} \text{Sa}(\frac{3}{2}t) = \frac{1}{2} \cdot 3 \text{Sa}(\frac{3}{2}t) \xrightarrow{FT} \frac{1}{4\pi} g_c(-\omega) = \frac{1}{4\pi} g_c(\omega) = H_2(j\omega)$$

$$R(\omega) = H_2(\omega) \cdot E_1(\omega) = \frac{1}{4\pi} g_c(\omega) \cdot [\frac{1}{j\omega} \cdot \frac{3}{\pi} - 4\delta(\omega+1) + 4\delta(\omega-1) - 2\delta(\omega-2) - 2\delta(\omega+2)]$$

$$\Rightarrow r(t) = \frac{1}{\pi^2} \sin t - \frac{1}{\pi^2} \cos 2t + \mathcal{F}^{-1}[\frac{3}{4\pi^2} \cdot \frac{1}{j\omega} g_c(\omega)]$$



3. (5分) 请简述傅里叶变换、双边拉普拉斯变换与单边拉普拉斯变换三者之间的关系，并画简图示意三者之间的关系。



4. (5分) 何谓全通系统？何谓无失真传输系统？全通网络一定是无失真传输系统吗？为什么？

全通系统即为任意频率分量均能通过的系统 ( $H(j\omega) \equiv 1$ )。

无失真传输系统即幅值为1，相位满足  $\varphi(\omega) = -k\omega$ 。

在幅值为1的范围内  
对任意  $\omega$ 。

全通网络不一定是无失真传输系统，因为其相位条件不一定满足  $\varphi(\omega) = -k\omega$ 。