

2) 存在某个 ω , $H(e^{j\omega}) = 0$

3) $h[n]$ 为有限长序列

2. 已知 $x(5-2t)$ 的波形如图 1 所示。试画出 $x(t)$ 的波形。

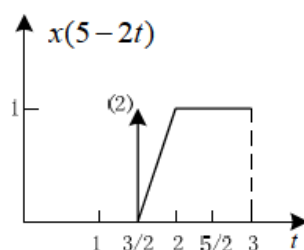


图 1

3. 试求下面信号的拉普拉斯变换和 ROC.

$$x(t) = e^{-2t}u(t-1)$$

4. 已知 LTI 系统的微分方程描述为

$$\frac{d^2}{dt^2} y(t) - 4 \frac{d}{dt} y(t) + 3y(t) = \frac{d}{dt} x(t) - 2x(t)$$

试画出该系统的正准型模拟图。

三. 综合题 (共 46 分)

1. 如图.2 (a) 所示系统, 已知: $x(t)$ 的频谱 $X(\omega)$ 如图 (b)所示, 且已知 $p(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t-nT)$, 输出 $y(t) = x(t)$, $H_1(j\omega)$ 和 $H_2(j\omega)$ 分别如图 c)和 d)所示, 若:

$$x(t) \xleftrightarrow{F} X(j\omega)$$

$$x_1(t) \xleftrightarrow{F} X_1(j\omega)$$

$$x_2(t) \xleftrightarrow{F} X_2(j\omega)$$

$$x_3(t) \xleftrightarrow{F} X_3(j\omega)$$

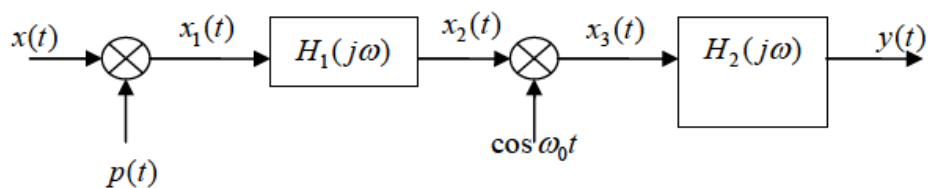
$$y(t) \xleftrightarrow{F} Y(j\omega)$$

1) 根据已知条件求 ω_0 ;

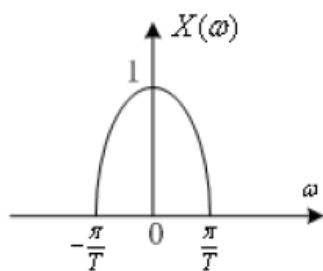
2) 画出 $X_1(j\omega)$;

3) 画出 $X_2(j\omega)$;

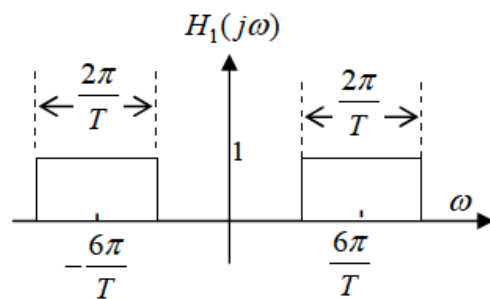
4)画出 $X_3(j\omega)$ 。



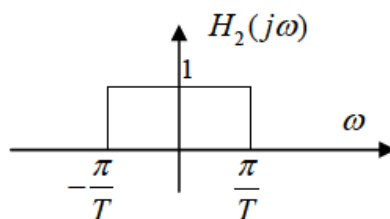
(a)



(b)



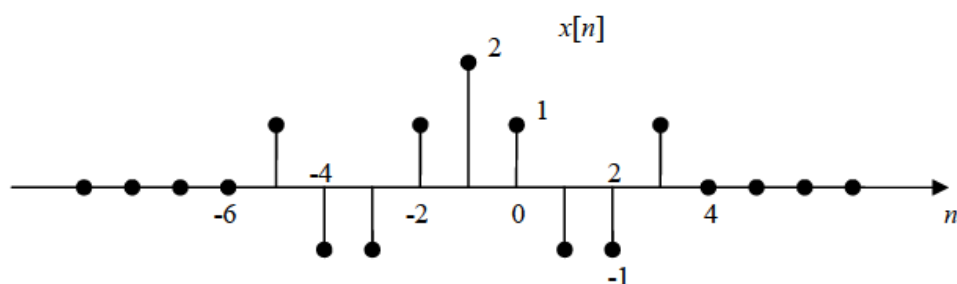
(c)



(d)

2. (15 分) 某稳定的 LTI 系统，当输入为 $x(t) = \delta(t) - 3e^{-2t}u(t)$ 时，其对应的输出为 $y(t) = e^{-t}u(t) - e^{-2t}u(t)$

- 1) 求该系统的冲激响应表达式，该系统是因果系统吗？
 - 2) 求描述该系统的微分方程表达式；
 - 3) 若初始状态为 $y(0_-) = 1$; $y'(0_-) = -1$; 求该系统的零输入响应 $y_0(t)$
3. 设 $X(e^{j\Omega})$ 代表下图所示信号 $x[n]$ 的傅里叶变换。



1)求 $X(e^{j0})$ 和 $X(e^{j\pi})$ 的值;

2)求 $\arg X(e^{j\Omega})$;

3)求值 $\int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\Omega}) d\Omega$ 。

参考答案:

一、

1、解 1) 响应 $y[n] = x[n] \cdot x[n-2]$ 与未来的输入无关,

所以是因果系统;

2) 对于 $a, b \in R, x_1[n] \rightarrow y_1[n], x_2[n] \rightarrow y_2[n]$,

$$ax_1[n] + bx_2[n] \rightarrow (ax_1[n] + bx_2[n])(ax_1[n-2] + bx_2[n-2]) \neq ay_1[n] + by_2[n],$$

所以不是线性系统;

3) $\because x[n+N] \rightarrow x[n+N]x[n+N-2] = y[n+N]$

所以是时不变系统。

答案: 是, 不是, 是。

2、解:

$$F\{x(t)\} = F\{e^{j2t}\delta(t)\} = j(\omega - 2)$$

答案: $j(\omega - 2)$ 。

3、解:

$$x_i[n]r^n \leftrightarrow X_i(z), r = 1, \frac{1}{4}, \frac{1}{8} \text{ 分别对应 } x[n], x_1[n], x_2[n]$$

或 $X(z), X_1(z), X_2(z)$

从而 $\Rightarrow X_i(z)$ 极点: $\frac{1}{2}, \frac{1}{8}$ 。所以 $X_i(z)$ 的 ROC: $\frac{1}{8} < \text{Re}\{s\} < \frac{1}{2}$

即 $x[n]$ 为双边序列

答案: 双边序列。

4、解: $X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]z^{-n} = x[0] + x[1]z^{-1} + x[-2]z^2 = 4z^2 + 2 + 3z^{-1}$

答案: $X(z) = 4z^2 + 2 + 3z^{-1}$

5、解:

$$H(e^{j\Omega}) = \frac{\pi}{\Omega_c} G_{2\Omega_c}(\Omega) / 6 = G_{2\Omega_c}(\Omega), -\pi \leq \Omega \leq \pi, \Omega_c = \frac{\pi}{6}$$

$$y[n] = H(e^{j\frac{\pi}{8}})x[n] = \sin \frac{\pi}{8} n - 0$$

答案: $y[n] = \sin \frac{\pi}{8} n$

6、解:

$$Y(\omega) = 2 \frac{1}{j\omega + 1} - 2 \frac{1}{j\omega + 4} = \frac{6}{(j\omega + 1)(j\omega + 4)}$$

$$X(\omega) = \frac{1}{j\omega + 1} + \frac{1}{j\omega + 3} = \frac{2j\omega + 4}{(j\omega + 1)(j\omega + 3)}$$

$$H(\omega) = \frac{Y(\omega)}{X(\omega)} = \frac{3(j\omega + 3)}{(j\omega + 2)(j\omega + 4)}$$

$$= \frac{3/2}{j\omega + 2} + \frac{3/2}{j\omega + 4}$$

$$h(t) = \frac{3}{2}(e^{-2t} + e^{-4t})u(t)$$

答案: $h(t) = \frac{3}{2}(e^{-2t} + e^{-4t})u(t)$

7、解:

		$x_2[0]$	$x_2[1]$	$x_2[2]$
		0	2	1
$x_1[-2]$	1	1×0	1×2	1×1
$x_1[-1]$	2	2×0	2×2	2×1
$x_1[0]$	3	3×0	3×2	3×1

答案: $y[n] = \{2, 5, 9, 5, 3\}$

8、解:

$$y(t) = H(s)|_{s=2} x(t) = \frac{1}{2} \frac{1}{s+3} |_{s=2} e^{-t} = \frac{1}{10} e^{-t}$$

答案: $y(t) = \frac{1}{10} e^{-t}$

9、解:

$$\because u(t) * u(t) = tu(t)$$

$$\therefore e^{-3t}u(t) * u(t) = te^{-3t}u(t)$$

答案: $e^{-3t}u(t) * u(t) = te^{-3t}u(t)$

10、解: \because 不符合 $h(t) = 0, t < 0$, \therefore 该系统为非因果系统;

又 $\sum_{t=-\infty}^{\infty} |h(t)| \rightarrow \infty$, \therefore 该系统为不稳定系统。

答案: 不是, 不是。

11、解： $\int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\Omega}) d\Omega = 2\pi x(0) = 2\pi \cdot 0 = 0$

答案： 0。

12、解： $x(t) = \frac{\sin 3\pi t}{\pi t} + \left[\frac{\sin 2\pi t}{\pi t}\right]^2 = x_1(t) + x_2(t)$

其中 $x_1(t)$ 的带宽 $\omega_{1m} = 3\pi$, $x_2(t)$ 的带宽 $\omega_{2m} = 4\pi$

\therefore 奈奎斯特抽样率为 $\omega_s = 2\omega_{2m} = 8\pi$

答案： $8\pi \text{ rad/s}$ 。

二、简答题

1、1) 由于 $h[n]$ 为因果稳定系统，则 $H(z)$ 的 ROC: $|z| > a$ ，且 $a < 1$ ，又 $H(z)$ 存在极点 $z_1 = 1/2$ ，所以 $a > 1/2$ ，即 ROC 为 z 平面上包含单位圆的圆外区域，

又 $h[n] \left(\frac{1}{4}\right)^n = h[n](4)^{-n} \leftrightarrow H(z)|_{z=4e^{j\Omega}}$ 在 ROC 内

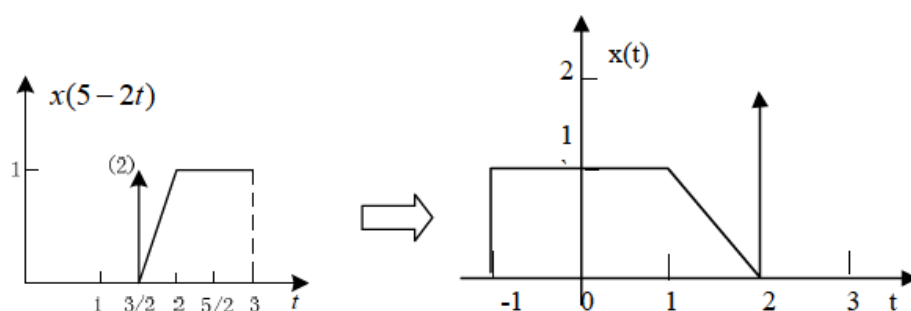
$\therefore F\left\{h[n]\left(\frac{1}{4}\right)^n\right\}$ 收敛

2) 由于单位圆上有零点，即 $z = e^{j\Omega_0}$ 中某个 Ω_0 点时有：

$$H(z)|_{z=e^{j\Omega_0}} = H(e^{j\Omega_0}) = 0$$

3) 因果稳定系统 $\sum_{n=0}^{\infty} |h[n]| < \infty$ ，意味着 $h[n]$ 是收敛的，但并不一定 $h[n]$ 为有限。

2、解：按找特殊点的方法可得到 $x(t)$ 的图：

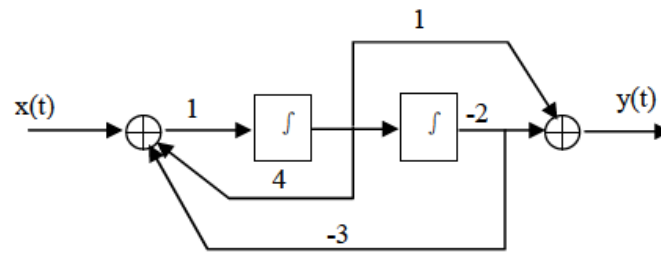


3、解：

$$\begin{aligned} X(s) &= \mathcal{L}\{e^{-2t}u(t-1)\} = e^{-2} \mathcal{L}\{e^{-2(t-1)}u(t-1)\} \\ &= e^{-2} \frac{e^{-s}}{s+2} = \frac{e^{-(s+2)}}{s+2} \end{aligned}$$

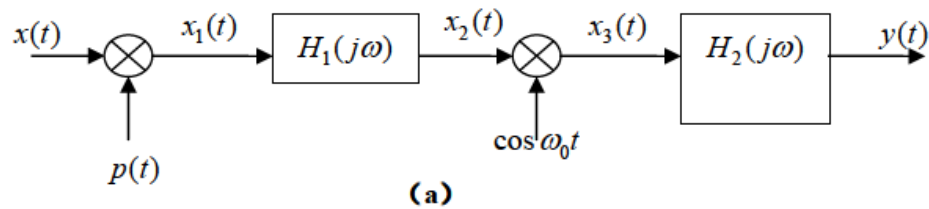
4、解：由 $\frac{d^2}{dt^2} y(t) - 4 \frac{d}{dt} y(t) + 3y(t) = \frac{d}{dt} x(t) - 2x(t)$

正准型模拟图：



三、综合题

1、解：如图



$$x_1(t) = x(t)p(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT)\delta(t-nT)$$

$$X_1(\omega) = \frac{1}{T} \sum_{n=-\infty}^{\infty} X(\omega - n\frac{2\pi}{T})$$

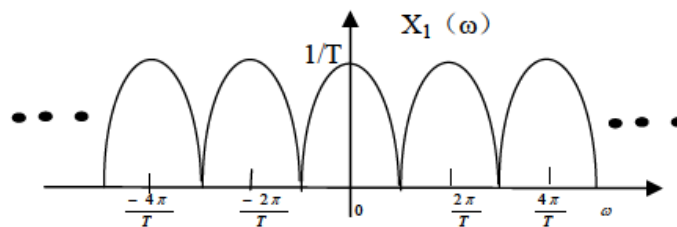
$$\begin{aligned} X_2(\omega) &= X_1(\omega)H_1(j\omega) \\ &= \frac{1}{T} \left\{ X_1(\omega - \frac{6\pi}{T}) + X_1(\omega + \frac{6\pi}{T}) \right\} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \text{又 } X_2(\omega) &= \frac{1}{T} \left\{ X_1(\omega - \frac{6\pi}{T}) + X_1(\omega + \frac{6\pi}{T}) \right\} \\ &= \frac{1}{T} X_1(\omega) * \left(\delta(\omega - \frac{6\pi}{T}) + \delta(\omega + \frac{6\pi}{T}) \right) \\ \therefore x_2(t) &= \frac{2}{T} x_1(t) \cos \frac{6\pi}{T} t \end{aligned}$$

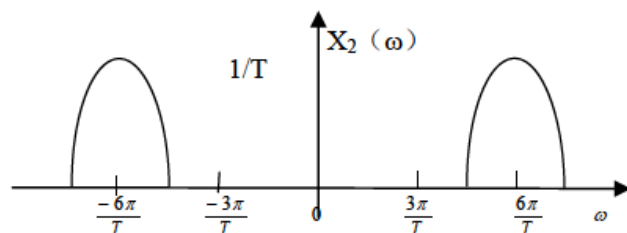
1) 要想解调出 $x_1(t)$,

必需 $\omega_0 = 6\pi/T$ 。

2) $X_1(\omega)$ 的图为：

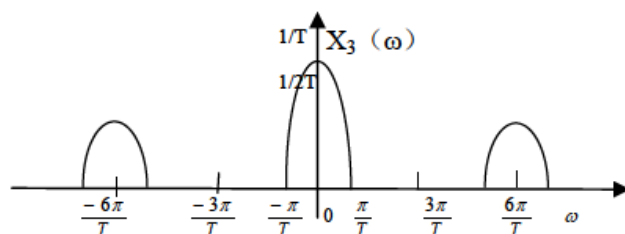


3)



4) 此时

$$\begin{aligned}
 x_3(t) &= x_2(t) \cos \omega_0 t \\
 &= \frac{2}{T} x_1(t) \cos^2 \omega_0 t = \frac{2}{T} x_1(t) \frac{1 + \cos 2\omega_0 t}{2} \\
 &= \frac{1}{T} x_1(t) + \frac{1}{T} x_1(t) \cos 2\omega_0 t \\
 \Rightarrow X_3(\omega) &= \frac{1}{T} X_1(\omega) + \frac{1}{2T} \{X_1(\omega - 2\omega_0) + X_1(\omega + 2\omega_0)\}
 \end{aligned}$$



2、

$$\begin{aligned}
 X(s) &= 1 - \frac{3}{s+2} = \frac{s-1}{s+2} \\
 Y(s) &= \frac{1}{s+1} + \frac{1}{s+2} = \frac{1}{(s+1)(s+2)} \\
 H(s) &= \frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{s+2}{(s+1)(s+2)(s-1)} = \frac{1}{(s+1)(s-1)} \\
 &= \frac{-1/2}{(s+1)} + \frac{1/2}{(s-1)}
 \end{aligned}$$

极点 $s_1 = -1$, $s_2 = 1$;

由于是稳定系统, 所以有: ROC: $-1 < \text{Re}\{s\} < 1$

$$-1 < \text{Re}\{s\} \text{ 对应的右边信号: } -\frac{1}{2} e^{-t} u(t) \leftrightarrow \frac{-1/2}{(s+1)}$$

$$\text{Re}\{s\} < 1 \text{ 对应的左边信号: } -\frac{1}{2} e^t u(-t) \leftrightarrow \frac{1/2}{(s-1)}$$

$$\therefore h(t) = -\frac{1}{2} (e^{-t} u(t) + e^t u(-t)) \leftrightarrow \frac{-1/2}{(s+1)}$$

由于不满足 $\therefore h(t) = 0, t < 0$,

所以该系统不是因果系统。

$$2) \text{ 由 } H(s) = \frac{1}{(s+1)(s-1)} = \frac{1}{s^2-1}$$

对应的微分方程:

$$y''(t) - y(t) = x(t)$$

3) 特征方程:

$$\lambda^2 - 1 = 0$$

$$\text{得: } \lambda_{1,2} = \pm 1$$

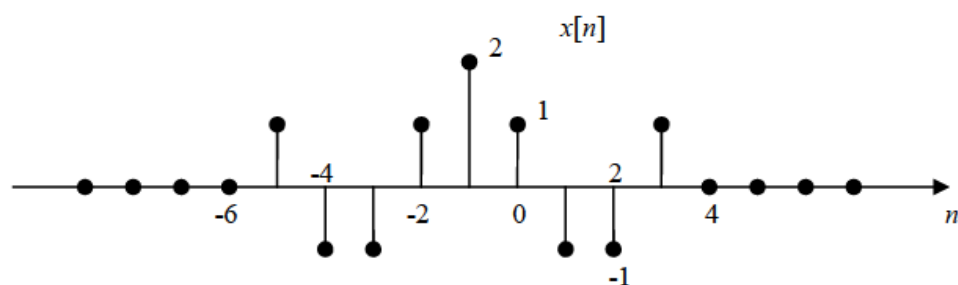
$$y_0(t) = c_1 e^t + c_2 e^{-t}, t > 0$$

由初始条件得: $y_0(0_-) = c_1 + c_2 = 1,$

$$y'_0(0_-) = c_1 - c_2 = -1, \Rightarrow c_1 = 0, c_2 = 1$$

$$\therefore y_0(t) = e^{-t} u(t)$$

3、解: 由图可知: $x[n] = \{0, 0, 0, 0, 1, -1, -1, 1, 2, 1, -1, -1, 1, 0, 0, 0, 0\}$



$$1) X(e^{j0}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j0n} = 1 - 1 - 1 + 1 + 2 + 1 - 1 - 1 + 1 = 2$$

$$\begin{aligned} X(e^{j\pi}) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\pi n} \\ &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] (-1)^n \\ &= -1 - 1 + 1 + 1 - 2 + 1 + 1 - 1 - 1 = -2 \end{aligned}$$

2) 由图可知: $x[n-1]$ 为偶函数

$$\begin{aligned} \text{而 } DTFT\{x[n-1]\} &= X(e^{j\Omega}) e^{-j\Omega} = |X(e^{j\Omega})| e^{-j(\Omega - \arg X(e^{j\Omega}))} \\ &= |X(e^{j\Omega})| \\ \therefore \arg X(e^{j\Omega}) &= \Omega \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} 3) \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\Omega}) d\Omega &= \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\Omega}) e^{j\Omega n} d\Omega \Big|_{n=0} \\ &= 2\pi x[0] = 2\pi \end{aligned}$$