

第一章作业

1. 试判断下列信号是否是周期信号。若是，确定其周期。

$$(1) x(t) = \sin(2t) + \cos(3\pi t) \quad (2) x(t) = e^{-2t} \sin(2t + \pi/6)$$

$$(3) x[k] = \sin\left(\frac{3}{4}k\right) \quad (4) x[k] = \sin\left(\frac{\pi}{6}k\right) + \cos\left(\frac{2\pi}{5}k\right)$$

解：(1) 由于 $\sin(2t)$ 是周期为 π (s) 的周期信号， $\cos(3\pi t)$ 是周期为 $2/3$ (s) 的周期信号，两者没有最小公倍数，因此信号 $x(t)$ 不是周期信号。

(2) 不满足 $x(t) = x(t + T)$ ，所以此信号为非周期信号。

(3) 由于 $\Omega_0 = \frac{3}{4}$ ， $\frac{\Omega_0}{2\pi} = \frac{3}{8\pi}$ ，不是有理数，所以此信号是非周期信号。

(4) 由于 $\sin\left(\frac{\pi}{6}k\right)$ 是周期为 $N_1=12$ 的周期序列， $\cos\left(\frac{2\pi}{5}k\right)$ 是周期为 $N_2=5$ 的周期序列，两者没有最小公倍数为 60，因此信号 $x[k]$ 是周期信号，周期 $N=60$ 。

2. 试判断下列信号中哪些为能量信号，哪那些为功率信号，或者都不是。

$$(1) x(t) = A \sin(\omega_0 t + \theta) \quad (2) x(t) = e^{-t} \cos t, t \geq 0$$

$$(3) x[k] = \left(\frac{4}{5}\right)^k, k \geq 0 \quad (4) x[k] = e^{j\Omega_0 k}$$

解：(1) $x(t) = A \sin(\omega_0 t + \theta)$ 是基本周期 $T_0 = 2\pi/\omega_0$ 的周期信号。其在一个基本周期内的能量为

$$\begin{aligned} E_0 &= \int_0^{T_0} |x(t)|^2 dt = \int_0^{T_0} A^2 \sin^2(\omega_0 t + \theta) dt \\ &= A^2 \int_0^{T_0} \frac{1}{2} [1 - \cos(2\omega_0 t + \theta)] dt = \frac{A^2 T_0}{2} \end{aligned}$$

由于周期信号有无限个周期，所以 $x(t)$ 的归一化能量为无限值，即

$$E = \lim_{k \rightarrow \infty} kE_0 = \infty$$

但其归一化功率

$$P = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} |x(t)|^2 dt = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{kT_0} kE_0 = \frac{E_0}{T_0} = \frac{A^2}{2}$$

是非零的有限值，因此 $x(t)$ 是功率信号。

(2) 信号 $x(t)$ 的归一化能量为

$$E = \lim_{T \rightarrow \infty} \int_0^T |x(t)|^2 dt = \lim_{T \rightarrow \infty} \int_0^T (e^{-t} \cos t)^2 dt < \lim_{T \rightarrow \infty} \int_0^T e^{-2t} dt = \frac{1}{2}$$

因此信号 $x(t) = e^{-t} \cos t, t \geq 0$ 是能量信号。

(3) 信号 $x[k]$ 的归一化能量为

$$E = \sum_{k=-\infty}^{\infty} |x[k]|^2 = \sum_{k=0}^{\infty} \left(\frac{4}{5}\right)^{2k} = \sum_{k=0}^{\infty} (0.64)^k = \frac{1}{1-0.64} = 2.78$$

因此信号 $x[k] = \left(\frac{4}{5}\right)^k, k \geq 0$ 是能量信号。

(4) 信号 $x[k]$ 的归一化能量和功率分别为

$$E = \sum_{k=-\infty}^{\infty} |x[k]|^2 = \sum_{k=-\infty}^{\infty} e^{j\Omega_0 k} e^{-j\Omega_0 k} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} 1 = \infty$$

$$P = \lim_{N \rightarrow \infty} \frac{1}{2N+1} \sum_{k=-N}^N |x[k]|^2 = \lim_{N \rightarrow \infty} \frac{1}{2N+1} \sum_{k=-N}^N 1 = 1$$

因此信号 $x[k] = e^{j\Omega_0 k}$ 为功率信号。

3. 已知系统的输入输出关系如下，其中 $x(t)$ 、 $y(t)$ 分别为连续时间系统的输入和输出， $y(0)$ 为初始状态； $x[k]$ 、 $y[k]$ 分别为离散时间系统的输入和输出， $y[0]$ 为初始状态。判断这些系统是否为线性系统？

$$(1) \quad y(t) = 4y(0) + 2 \frac{dx(t)}{dt} \quad (2) \quad y(t) = y(0) \sin 2t + \int_0^t x(\tau) d\tau$$

$$(3) \quad y[k] = 4y[0] \times x[k] + 3x[k] \quad (4) \quad y[k] = ky[0] + \sum_{n=0}^k x[n]$$

解：(1) 具有可分解性，零输入响应 $y_{zi}(t) = 4y(0)$ 具有线性特性。

对零状态响应 $y_{zs}(t) = 2 \frac{dx(t)}{dt}$ ，设输入 $x(t) = \alpha x_1(t) + \beta x_2(t)$

$$\begin{aligned} y_{zs}(t) &= T\{\alpha x_1(t) + \beta x_2(t)\} = 2 \frac{d[\alpha x_1(t) + \beta x_2(t)]}{dt} \\ &= 2\alpha \frac{dx_1(t)}{dt} + 2\beta \frac{dx_2(t)}{dt} = \alpha y_{zs1}(t) + \beta y_{zs2}(t) \end{aligned}$$

也具有线性特性。故系统为线性系统。一般，若系统的零状态响应 $y(t)$ 是输入 $x(t)$ 的微分，则该微分系统是线性系统。

(2) $y(t)$ 具有可分解性，零输入响应 $y(0) \sin 2t$ 具有线性特性，对零状态响应

$$\int_0^t x(\tau) d\tau,$$

设输入 $x(t) = \alpha x_1(t) + \beta x_2(t)$

$$\begin{aligned} y_{zs}(t) &= T\{\alpha x_1(t) + \beta x_2(t)\} = \int_0^t [\alpha x_1(\tau) + \beta x_2(\tau)] d\tau \\ &= \alpha \int_0^t x_1(\tau) d\tau + \beta \int_0^t x_2(\tau) d\tau = \alpha y_{zs1}(t) + \beta y_{zs2}(t) \end{aligned}$$

也具有线性特性，所以系统是线性系统。一般，若系统的零状态响应 $y(t)$ 是输入 $x(t)$ 的积分，则该积分系统是线性系统。

(3) 不具有可分解性，即 $y[k] \neq y_{zi}[k] + y_{zs}[k]$ ，故系统为非线性系统。

(4) $y[k]$ 具有可分解性, 零输入响应 $y_{zi}[k]=ky[0]$ 具有线性特性, 零状态响应

$$y_{zs}[k]=\sum_{n=0}^k x[n]$$

也具有线性特性, 所以系统是线性系统。

4. 判断下列系统是否为非时变系统, 为什么? 其中 $x(t)$ 、 $x[k]$ 为输入信号, $y(t)$ 、 $y[k]$ 为零状态响应。

$$(1) \quad y(t)=tx(t)+\frac{dx(t)}{dt} \quad (2) \quad y(t)=\int_{-\infty}^t x(\tau)e^{t-\tau}d\tau$$

$$(3) \quad y[k]=x[k]-2x[k-1] \quad (4) \quad y[k]=x[2k]$$

解: (1) 因为 $y_1(t)=T\{x(t-t_0)\}=tx(t-t_0)+\frac{dx(t-t_0)}{dt}$

而 $y(t-t_0)=(t-t_0)x(t-t_0)+\frac{dx(t-t_0)}{dt} \neq y_1(t)$

所以该系统为时变系统。

(2) 因为

$$y_1(t)=T\{x(t-t_0)\}=\int_{-\infty}^t x(\tau-t_0)e^{t-\tau}d\tau \stackrel{\lambda=\tau-t_0}{=} \int_{-\infty}^{t-t_0} x(\lambda)e^{t-t_0-\lambda}d\lambda$$

$$y(t-t_0)=\int_{-\infty}^{t-t_0} x(\tau)e^{t-t_0-\tau}d\tau=y_1(t)$$

而

所以该系统为非时变系统。

(3) 因为

$$y_1[k]=T\{x[k-k_0]\}=x[k-k_0]-2x[k-k_0-1]=y[k-k_0]$$

所以该系统为非时变系统。

(4) 因为

$$y_1[k]=T\{x[k-k_0]\}=x[2k-k_0]$$

而 $y[k - k_0] = x[2(k - k_0)] \neq y_1[k]$

所以该系统为时变系统。

5. 已知某线性非时变连续系统，当其初始状态 $y(0^-) = 2$ 时，系统的零输入响应 $y_{zi}(t) = 6e^{-4t}, t > 0$ 。而在初始状态 $y(0^-) = 8$ ，以及输入激励 $x(t)$ 共同作用下产生的系统完全响应 $y_1(t) = 3e^{-4t} + 5e^{-t}, t > 0$ 。试求：

(1) 系统的零状态响应 $y_{zs}(t)$ ；

(2) 系统在初始状态 $y(0^-) = 1$ 以及输入激励为 $3x(t - 1)$ 共同作用下产生的系统完全响应 $y_2(t)$ 。

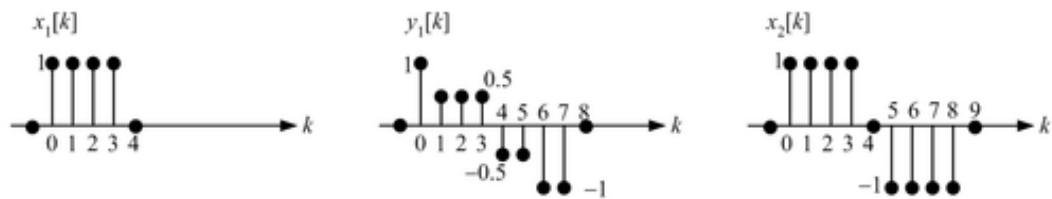
解：(1) 由于已知系统在初始状态 $y(0^-) = 2$ 时，系统的零输入响应 $y_{zi}(t) = 6e^{-4t}, t > 0$ 。根据线性系统的特性，则系统在初始状态 $y(0^-) = 8$ ，系统的零输入响应应为 $4y_{zi}(t)$ ，即为 $24e^{-4t}, t > 0$ 。而且已知系统在初始状态 $y(0^-) = 8$ 以及输入激励 $x(t)$ 共同作用下产生的系统完全响应为 $y_1(t) = 3e^{-4t} + 5e^{-t}, t > 0$ 。故系统仅在输入激励 $x(t)$ 作用下产生的零状态响应 $y_{zs}(t)$ 为

$$y_{zs}(t) = y_1(t) - 4y_{zi}(t) = 3e^{-4t} + 5e^{-t} - 24e^{-4t} = 5e^{-t} - 21e^{-4t}, t > 0$$

(2) 同理，根据线性系统的特性，可以求得系统在初始状态 $y(0^-) = 1$ 以及输入激励为 $3x(t - 1)$ 共同作用下产生的系统完全响应为

$$y_2(t) = \frac{1}{2}y_{zi} + 3y_{zs}(t - 1) = 3e^{-4t} + 3(5e^{-(t-1)} - 21e^{-4(t-1)}), t > 1$$

6. 已知某线性非时变离散时间系统在输入 $x_1[k]$ 的作用下，其零状态响应 $y_1[k]$ ，试求在 $x_2[k]$ 作用下系统的零状态响应 $y_2[k]$ 。 $x_1[k]$ 、 $y_1[k]$ 和 $x_2[k]$ 分别如下图所示。



题 6 图

解：由 $x_1[k]$ 和 $x_2[k]$ 的波形可看出， $x_2[k]$ 与 $x_1[k]$ 之间存在以下关系

$$x_2[k] = x_1[k] - x_1[k-5]$$

利用线性非时变特性，零状态响应 $y_2[k]$ 与 $y_1[k]$ 之间存在同样的关系，即

$$y_2[k] = y_1[k] - y_1[k-5] = \{1, 0.5, 0.5, 0.5, -0.5, -1.5, -1.5, -1.5, -0.5, 0.5, 0.5, 1, 1\}$$

第二章作业

1. 利用冲激信号的性质计算下列各式。

$$(1) \sin t \cdot \delta\left(t - \frac{\pi}{2}\right) \quad (2) \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t-2)e^{-2t}u(t)dt$$

$$(3) \int_{-4}^{+3} e^{-t} \cdot \delta(t-6)dt \quad (4) (t+2)\delta(2-2t)$$

解：(1) 利用冲激信号的筛选特性可得 (1 分):

$$\sin t \cdot \delta\left(t - \frac{\pi}{2}\right) = \sin \frac{\pi}{2} \cdot \delta\left(t - \frac{\pi}{2}\right) = \delta\left(t - \frac{\pi}{2}\right) \quad (3 \text{ 分})$$

(2) 利用冲激信号的取样特性可得 (1 分)

$$\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t-2)e^{-2t}u(t)dt = \int_0^{\infty} \delta(t-2)e^{-2t}dt = e^{-2t}|_{t=2} = e^{-4} \quad (3 \text{ 分})$$

(3) 利用冲激信号的筛选特性可得 (1 分)

$$\int_{-4}^{+3} e^{-t} \cdot \delta(t-6)dt = e^{-6} \int_{-4}^{+3} \delta(t-6)dt \quad (1 \text{ 分})$$

由于冲激信号 $\delta(t-6)$ 在 $t \neq 6$ 时为零，故其在区间 $[-4, 3]$ 上的积分为零，由此可得

$$\int_{-4}^{+3} e^{-t} \delta(t-6)dt = 0 \quad (2 \text{ 分})$$

(4) 利用冲激信号的展缩特性可得 (1 分)

$$(t+2)\delta(2-2t) = \frac{1}{|-2|} (t+2)\delta(t-1) \quad (1 \text{ 分})$$

再利用冲激信号的筛选特性可得 (1 分)

$$(t+2)\delta(2-2t) = \frac{1}{|-2|} (t+2)\delta(t-1) = \frac{3}{2}\delta(t-1) \quad (1 \text{ 分})$$

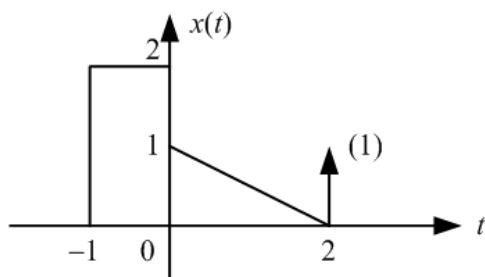
2. 已知信号 $x(t)$ 的波形如图题2图所示，绘出下列信号的波形。

$$(1) x(-2t-5)$$

$$(2) x(t) + u(t)$$

$$(3) x(t) + u(1-t)$$

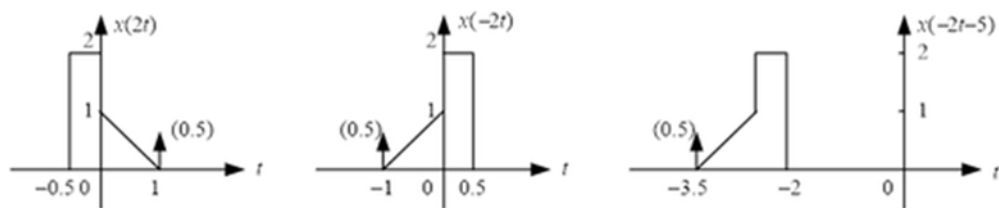
(4) $x'(t)$



题 2 图

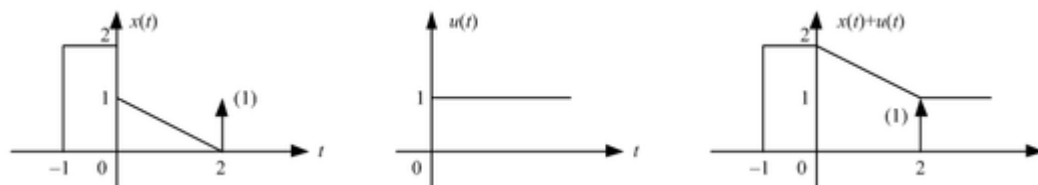
解: (1) $x(-2t-5)$ 包含翻转、压缩和时移运算, $x(-2t-5)$ 改写为 $x[-2(t+5/2)]$, 可以按先压缩再翻转, 最后时移的顺序处理, 即

$$x(t) \xrightarrow{t \rightarrow 2t} x(2t) \rightarrow x(-2t) \xrightarrow{5/2} x(-2t-5)$$



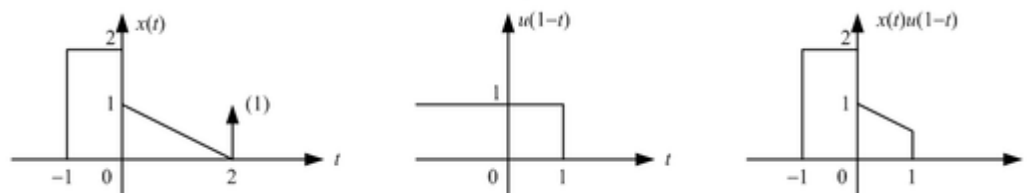
分别为 2 分, 2 分和 1 分。

(2)



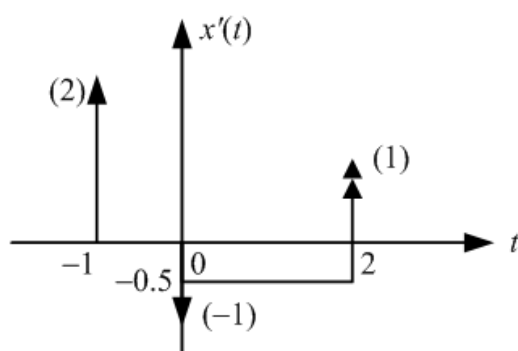
分别获得 2 分和 3 分。

(3)



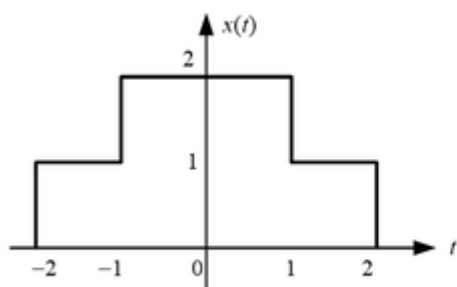
分别获得 2 分和 3 分。

(4)

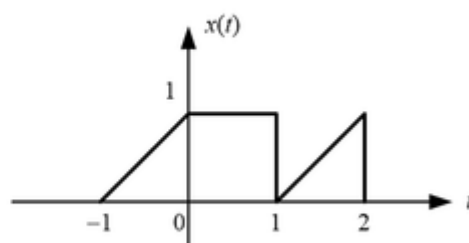


(5 分)

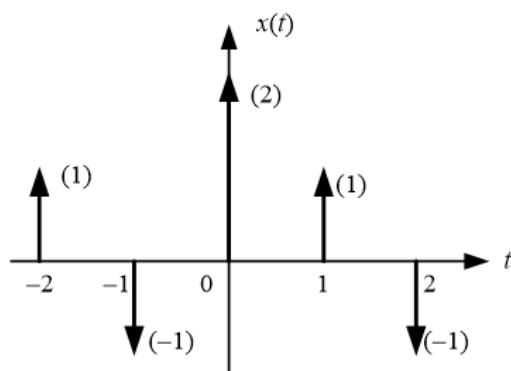
3. 用基本信号表示题 3 图中各信号



(1)



(2)



(3)

解: (1) $x(t) = u(t+2) + u(t+1) - u(t-1) - u(t-2)$ (4 分)

(2) $x(t) = r(t+1) - r(t) - u(t-1) + r(t-1) - r(t-2) - u(t-2)$ (4 分)

(3) $x(t) = \delta(t+2) - \delta(t+1) + 2\delta(t) + \delta(t-1) - \delta(t-2)$ (4 分)

$$x[k] = \begin{cases} 0.8^k & -2 \leq k \leq 3 \\ 0 & k < -2, k > 3 \end{cases}$$

4. 已知序列

(1) 用阶跃序列的截取特性表示 $x[k]$;

(2) 用加权单位脉冲序列表示 $x[k]$ 。

解: (1) 当序列 $x[k]$ 仅在 $N_1 \leq k \leq N_2$ 时取值, 可以利用

$u[k - N_1] - u[k - N_2 - 1]$ 将其表示为 $x[k]\{u[k - N_1] - u[k - N_2 - 1]\}$ (2

分) 因此本题序列 $x[k] = 0.8^k \{u[k + 2] - u[k - 4]\}$ (2 分)

(2) 任意离散序列 $x[k]$ 都可以由单位脉冲序列的线性组合表示为

$$x[k] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] \delta[k - n] \quad , \quad x[k] = \sum_{n=-2}^3 0.8^n \delta[k - n] \quad (4 \text{ 分})$$

5. 已知序列 $x_1[k] = \{-1, 1, 0, 2, 1, 0, -1\}$, $x_2[k] = \{1, 2, 3, -1, -1\}$, 画出下列信号的波形。

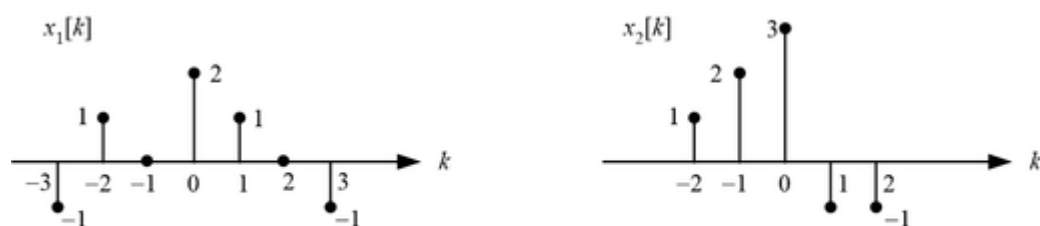
(1) $y_1[k] = x_1[2k] + x_2[3k + 1]$

(2) $y_2[k] = x_1[k + 1] + x_2[-k]$

(3) $y_3[k] = \sum_{n=-\infty}^k x_1[n]$

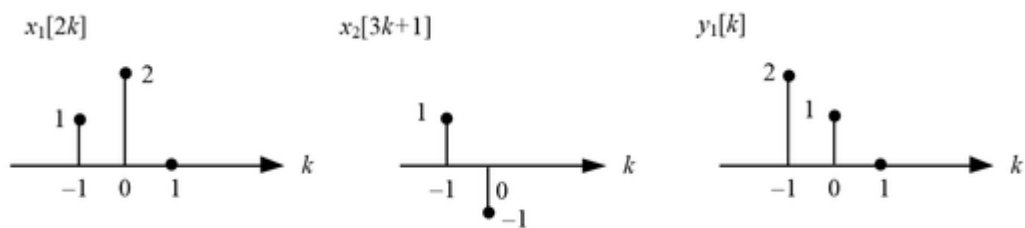
(4) $y_4[k] = x_2[k] - x_2[k - 1]$

解: 由已知可画出序列 $x_1[k]$ 和 $x_2[k]$ 的波形如题 5 图所示。



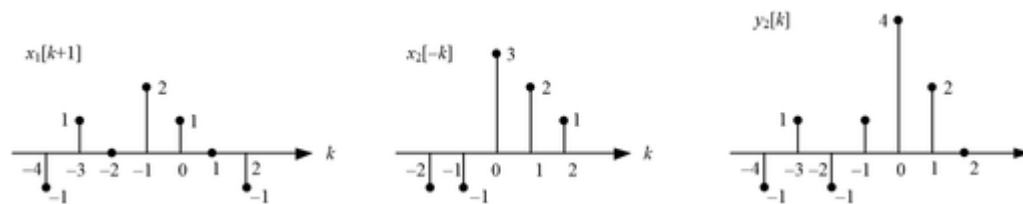
题 5 图

(1)



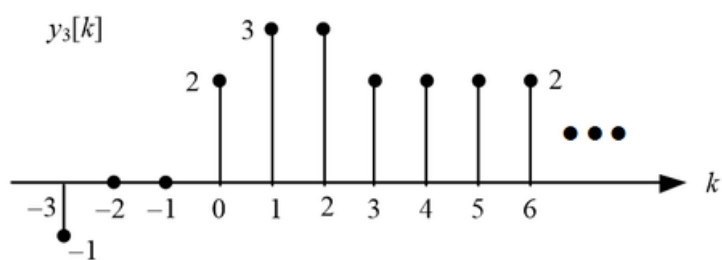
分别是 2 分，2 分和 1 分。

(2)



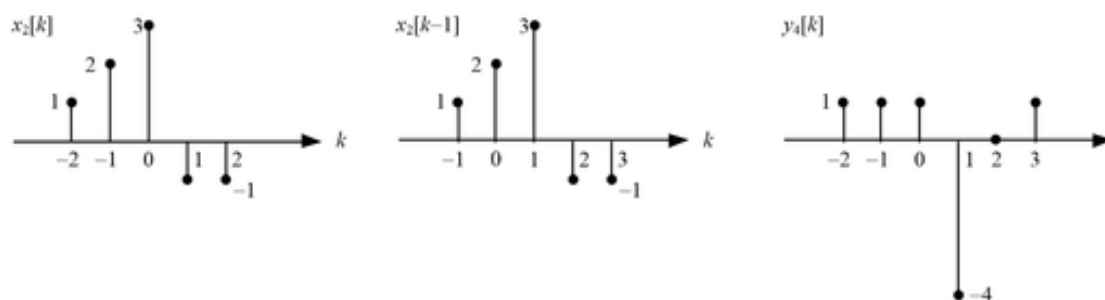
分别是 2 分，2 分和 1 分

(3)



(5 分)

(4)



分别是 3 分和 2 分

6. 试写出下列基本信号之间的关系

(1) $\delta(t)$, $u(t)$, $r(t)$ 的关系;

(2) $\delta[k]$, $u[k]$, $r[k]$ 的关系。

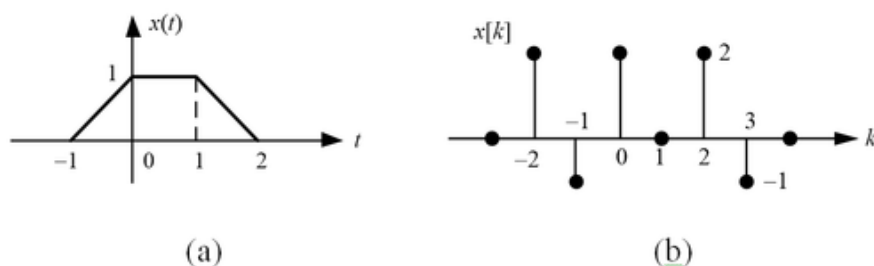
解： (1) $\delta(t) = \frac{du(t)}{dt}$ (1.5 分), $u(t) = \int_{-\infty}^t \delta(\tau) d\tau$ (1.5 分), $u(t) = \frac{dr(t)}{dt}$ (1.5 分),

$$r(t) = \int_{-\infty}^t u(\tau) d\tau \quad (1.5 \text{ 分})$$

$$(2) \delta[k] = u[k] - u[k-1] \quad (1.5 \text{ 分}), \quad u[k] = \sum_{n=-\infty}^k \delta[n] \quad (1.5 \text{ 分}),$$

$$u[k] = r[k+1] - r[k] \quad (1.5 \text{ 分}), \quad r[k+1] = \sum_{n=-\infty}^k u[n] \quad (1.5 \text{ 分})$$

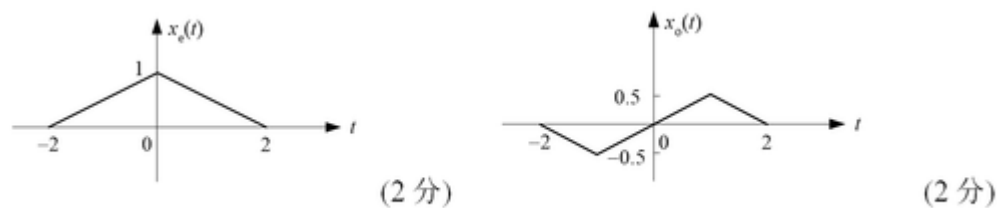
7. 画出题 7 图所示信号的奇分量和偶分量。



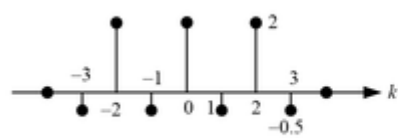
题 7 图

解：根据奇、偶分量的定义可画出题 7 图中各信号的奇分量和偶分量波形，

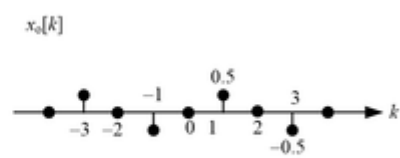
$$(a) x_e(t) = \frac{1}{2}[x(t) + x(-t)] \quad (1 \text{ 分}), \quad x_o(t) = \frac{1}{2}[x(t) - x(-t)] \quad (1 \text{ 分})$$



$$(b) x_e[k] = \frac{1}{2}\{x[k] + x[-k]\} \quad (1 \text{ 分}), \quad x_o[k] = \frac{1}{2}\{x[k] - x[-k]\} \quad (1 \text{ 分})$$



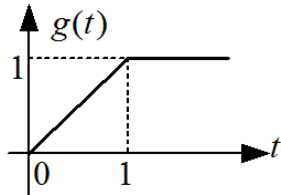
(2 分)



(2 分)

第三章作业

1. 已知信号 $x(t)=u(t) - u(t-1)$ 通过某连续时间 LTI 系统的零状态响应为 $y(t)=\delta(t+1) + \delta(t-1)$ ，试求题 1 图所示信号 $g(t)$ 通过该系统的响应 $y_g(t)$ 并画出其波形

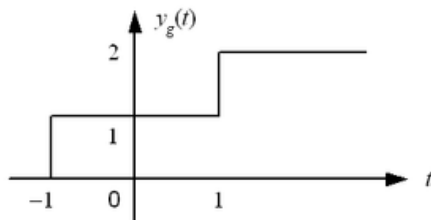


题 1 图

解：因为 $g(t)=\int_{-\infty}^t x(\tau)d\tau$ (3 分) 所以，利用线性时不变系统的积分特性，可得

$$y_g(t)=\int_{-\infty}^t y(\tau)d\tau=\int_{-\infty}^t [\delta(\tau+1) + \delta(\tau-1)]d\tau=u(t+1) + u(t-1) \quad (5 \text{ 分})$$

其波形如题 1 答案图所示



(2 分)

题 1 答案图

2. 已知某线性时不变(LTI)离散时间系统，当输入为 $\delta[k-1]$ 时，系统的零状态响应为 $(\frac{1}{2})^k u[k-1]$ ，试计算输入为 $x[k]=2\delta[k] + u[k]$ 时，系统的零状态响应 $y[k]$ 。

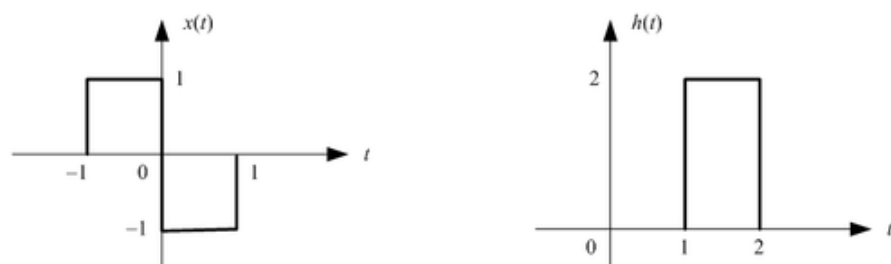
解：由已知，有 $T\{\delta[k-1]\}=(\frac{1}{2})^k u[k-1]$ 根据时不变特性，可得

$$h[k]=T\{\delta[k]\}=\frac{1}{2}(\frac{1}{2})^k u[k] \quad (2 \text{ 分})$$

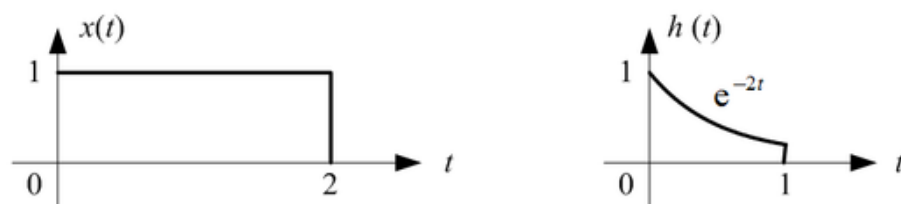
$$x[k]=2\delta[k]+u[k]=2\delta[k]+\sum_{n=-\infty}^k \delta[n]$$
 由于 (3 分) 根据线性和时不变特性，可

$$y[k]=2h[k]+\sum_{n=-\infty}^k h[n]=[1+\frac{1}{2}(\frac{1}{2})^k]u[k]$$
 得 (5 分)

3. 已知某连续 LTI 系统的输入 $x(t)$ 和系统冲激响应 $h(t)$ 如题 3 图所示，试求系统的零状态响应 $y(t)$ ，并定性画出系统输出 $y(t)$ 的波形。



(a)



(b)

题 3 图

解：(a) 信号 $x(t)$ 和 $h(t)$ 可以用基本信号表示为

$$x(t)=u(t+1)-2u(t)+u(t-1),$$

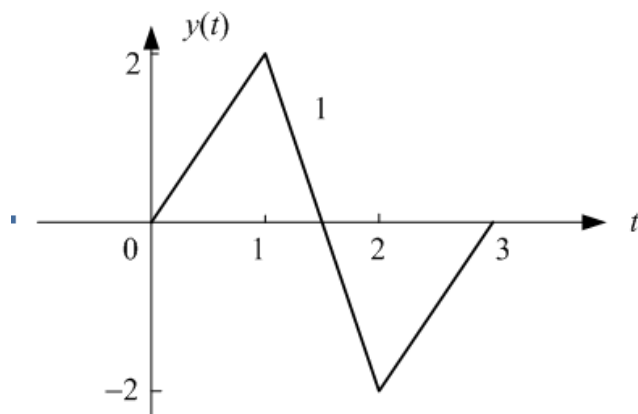
$$h(t)=2u(t-1)-2u(t-2) \quad (2 \text{ 分})$$

利用 $u(t) * u(t)=r(t)$ ，以及卷积的分配律和平移特性，可得 (1 分)

$$y(t)=x(t)*h(t)=[u(t+1)-2u(t)+u(t-1)]*[2u(t-1)-2u(t-2)]$$

$$=2r(t)-6r(t-1)+6r(t-2)-2r(t-3) \quad (3 \text{ 分})$$

$y(t)$ 的波形如题 3 答案图(a)所示（需要修改）



(需要修改)

(b) 连续 LTI 系统的零状态响应为

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t-\tau)d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} x(t-\tau)h(\tau)d\tau$$

当 $t < 0$ 时,

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t-\tau)h(\tau)d\tau = 0$$

当 $0 \leq t \leq 1$ 时,

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t-\tau)h(\tau)d\tau = \int_0^t e^{-2\tau}d\tau = 0.5(1 - e^{-2t}) \quad (2 \text{ 分})$$

当 $1 \leq t \leq 2$ 时,

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t-\tau)h(\tau)d\tau = \int_0^1 e^{-2\tau}d\tau = 0.5(1 - e^{-2}) \quad (2 \text{ 分})$$

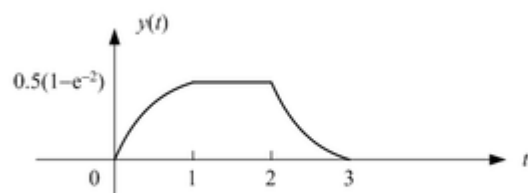
当 $2 \leq t \leq 3$ 时,

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t-\tau)h(\tau)d\tau = \int_{t-2}^1 e^{-2\tau}d\tau = 0.5(e^{4-2t} - e^{-2t}) \quad (2 \text{ 分})$$

当 $t > 3$ 时,

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t-\tau)h(\tau)d\tau = 0$$

$y(t)$ 的波形如图题 3 答案图(b)所示。

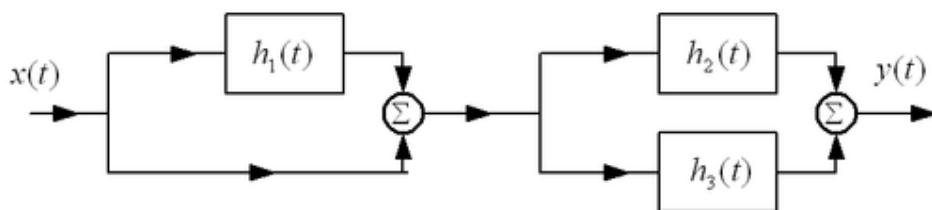


(2 分)

题 3 答案图(b)

4. 已知某连续时间 LTI 系统如题 4 图所示, 求系统的单位冲激响应。其中

$$h_1(t) = u(t-1), h_2(t) = e^{-3t}u(t-2), h_3(t) = e^{-2t}u(t)$$



题 4 图。

解: $h(t)=[h_1(t)+\delta(t)]*[h_2(t)+h_3(t)]$

$$=[u(t-1)+\delta(t)]*[e^{-3t}u(t-2)+e^{-2t}u(t)]$$

$$u(t-1)*e^{-3t}u(t-2)+u(t-1)*e^{-2t}u(t)+\delta(t)*e^{-3t}u(t-2)+\delta(t)*e^{-2t}u(t)$$

=

$$\frac{e^{-6}}{3}(1-e^{-3(t-3)})u(t-3)+\frac{1}{2}(1-e^{-2(t-1)})u(t-1)+e^{-3t}u(t-2)+e^{-2t}u(t)$$

第一步 3 分, 第二步和第三步各 1 分, 第四步 3 分

5. 已知某因果连续时间 LTI 系统的微分方程为:

$$y''(t)+7y'(t)+10y(t)=2x'(t)+3x(t), \quad t>0$$

激励信号 $x(t)=e^{-t}u(t)$, 初始状态 $y(0^-)=1, y'(0^-)=1$ 试求

(1) 系统的单位冲激响应 $h(t)$ 。

(2) 系统的零输入响应 $y_{zi}(t)$, 零状态响应 $y_{zs}(t)$ 及完全响应 $y_1(t)$ 。

(3) 若 $x(t)=e^{-t}u(t-1)$, 重求系统的完全响应 $y_2(t)$ 。

解: (1) 微分方程的特征根 $s_1=-2, s_2=-5$ 且方程左端含有二阶导数, 而方

程右端仅有一阶导数, 故设 $h(t)=(K_1e^{-2t}+K_2e^{-5t})u(t)$ 。 (2 分)

将其代入微分方程 $h''(t)+7h'(t)+10h(t)=2\delta(t)+3\delta(t)$, , 可求出待定系数

$$K_1=\frac{-1}{3}, K_2=\frac{7}{3}。因此, 系统的冲激响应 $h(t)$ 为$$

$$h(t)=(-\frac{1}{3}e^{-2t}+\frac{7}{3}e^{-5t})u(t) \quad (2 分)$$

(2) 由微分方程的特征根 $s_1=-2, s_2=-5$ 可写出零输入响应的形式为

$$y_{zi}(t)=K_3e^{-2t}+K_4e^{-5t}, t \geq 0 \quad (2 \text{ 分}) \quad \text{由系统的初始状态}$$

$y(0^-)=1, y'(0^-)=1$ 可求出其中的待定系数 $K_3=2, K_4=-1$ 。由此即得

$$\text{零输入响应为 } y_{zi}(t)=2e^{-2t}-e^{-5t}, t \geq 0 \quad (1 \text{ 分})$$

$$\text{系统的零状态响应为 } y_{zs}(t)=x(t)*h(t)=e^{-t}u(t)*\left(-\frac{1}{3}e^{-2t}+\frac{7}{3}e^{-5t}\right)u(t)$$

$$=\left(\frac{1}{4}e^{-t}+\frac{1}{3}e^{-2t}-\frac{7}{12}e^{-5t}\right)u(t) \quad (3 \text{ 分})$$

系统的完全响应为

$$y_1(t)=y_{zi}(t)+y_{zs}(t)=\frac{1}{4}e^{-t}+\frac{7}{3}e^{-2t}-\frac{19}{12}e^{-5t}, t > 0 \quad (1 \text{ 分})$$

(3) 冲激响应只与描述系统的微分方程有关，由于描述系统的微分方程没变，故冲激响应 $h(t)$ 不变。(1 分) 零输入响应仅与系统的初始状态有关，由于系统的

初始状态没变，故零输入响应 $y_{zi}(t)$ 不变(1 分) 输入信号改变，系统的零状态

响应也随之改变， $x(t)=e^{-t}u(t-1)=e^{-1}e^{-(t-1)}u(t-1)$ 利用线性非时变系统

$$\text{的特性可得 } T(e^{-t}u(t-1))=e^{-1}\left(\frac{1}{4}e^{-(t-1)}+\frac{1}{3}e^{-2(t-1)}-\frac{7}{12}e^{-5(t-1)}\right)u(t-1) \quad (1 \text{ 分})$$

系统的完全响应为

$$y_2(t)=2e^{-2t}-e^{-5t}+e^{-1}\left(\frac{1}{4}e^{-(t-1)}+\frac{1}{3}e^{-2(t-1)}-\frac{7}{12}e^{-5(t-1)}\right)u(t-1), t \geq 0 \quad (1 \text{ 分})$$

6. 已知离散时间 LTI 系统的单位脉冲响应 $h[k]$ ，输入信号 $x[k]$ ，试求系统的零状态响应 $y[k]$

$$(1) \quad h(k)=0.5^k(u[k]-u[k-N]), x[k]=u[k]-u[k-N]。$$

$$(2) \quad h(k)=(1, 4, 2, 3), \quad x[k]=u[k+2]-u[k-3]。$$

解：(1) 利用卷积和的分配率，可得 $y[k]=x[k]*h[k]$

$$=0.5^k\{u[k]-u[k-N]\}*\{u[k]-u[k-N]\}$$

$$=0.5^k u[k]*u[k]-0.5^k u[k-N]*u[k]-0.5^k u[k]*u[k-N]+0.5^k u[k-N]*u[k-N] \quad (2 \text{ 分})$$

$$0.5^k u[k] * u[k] = \left(\sum_{n=0}^k 0.5^n \right) u[k] = (2 - 0.5^k) u[k]$$

利用解析法可求出

(2 分)

再利用位移特性即可求得:

$$y[k] = (2 - 0.5^k) u[k] - 0.5^N (2 - 0.5^{k-N}) u[k - N] - (2 - 0.5^{k-N}) u[k - N] + 0.5^N (2 - 0.5^{k-2N}) u[k - 2N]$$

(4 分)

(2) 利用卷积和的位移特性, 可得

$$y[k] = x[k] * h[k] = x[k] * \{\delta[k + 1] + 4\delta[k] + 2\delta[k - 1] + 3\delta[k - 2]\}$$

$$= x[k + 1] + 4x[k] + 2x[k - 1] + 3x[k - 2] \quad (4 \text{ 分})$$

由于 $x[k] = u[k + 2] - u[k - 3] = \{1, 1, 1, 1, 1\}$, 故

$$x[k] * h[k] = (1, 5, 7, 10, 10, 9, 5, 3) \quad (4 \text{ 分})$$

7. 已知某离散时间系统的输入输出关系为

$$y[k] = \sum_{n=-2}^3 x[k + n]$$

(1) 证明该系统是线性非时变系统;

(2) 求该系统的单位脉冲响应 $h[k]$;

(3) 判定系统的因果和稳定性.

解: (1) 由于

$$T\{ax_1[k] + bx_2[k]\} = a \sum_{n=-2}^3 x_1[k + n] + b \sum_{n=-2}^3 x_2[k + n] = aT\{x_1[k]\} + bT\{x_2[k]\}$$

故该系统是线性系统。(2 分)

$$T\{ax[k - m]\} = \sum_{n=-2}^3 x[k - m + n] = y[k - m]$$

又由于

故该系统是非时变系统 (2 分)

由此即证该系统是线性非时变系统.

(2) 根据单位脉冲响应的定义, 由系统的输入输出关系可以直接得到

$$h[k] = \delta[k + 3] + \delta[k + 2] + \delta[k + 1] + \delta[k] + \delta[k - 1] + \delta[k - 2] \quad (2 \text{ 分})$$

(3) 由于 $h[k]$ 不满足 $h[k]=0, k < 0$, 所以系统非因果。(2 分)

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} |h[k]| = \sum_{k=-2}^3 1 = 6$$

由于 $k=-\infty$ 所以系统稳定。(2 分)

8. 已知某因果离散时间 LTI 系统的差分方程为

$$y[k] - \frac{5}{6}y[k-1] + \frac{1}{6}y[k-2] = x[k], k \geq 0 \quad y[-1]=0, y[-2]=1,$$

$x[k]=u[k]$, 试求:

(1) 系统的单位脉冲响应 $h[k]$;

(2) 系统的零输入响应 $y_{zi}[k]$, 零状态响应 $y_{zs}[k]$ 及完全响应 $y[k]$;

(3) 指出系统响应中的瞬态响应分量 $y_t[k]$ 和稳态响应分量 $y_s[k]$, 及其固有响应分量 $y_h[k]$ 和强制响应分量 $y_p[k]$ 。

解: (1) 系统的单位脉冲响应 $h[k]$ 为
根据单位脉冲响应 $h[k]$ 的定义, 它应满足方程

$$h[k] - \frac{5}{6}h[k-1] + \frac{1}{6}h[k-2] = \delta[k]$$

该系统为二阶系统, 需要二个等效初始条件。在上面差分方程中分别令 $k=0$ 和 $k=1$, 可得等效初始条件为

$$h[0] = \delta[0] + \frac{5}{6}h[-1] - \frac{1}{6}h[-2] = 1 \quad (1 \text{ 分})$$

$$h[1] = \delta[1] + \frac{5}{6}h[0] - \frac{1}{6}h[-1] = \frac{5}{6} \quad (1 \text{ 分})$$

差分方程的特征根 $r_1 = \frac{1}{2}, r_2 = \frac{1}{3}$, 因此可设 $h[k] = [C_1(\frac{1}{2})^k + C_2(\frac{1}{3})^k]u[k]$, (1 分)

将等效初始条件 $h[0]=1, h[1]=5/6$ 代入其中, 可求出待定系数

$$C_1=3, C_2=-2, \text{ 所以 } h[k] = [3(\frac{1}{2})^k - 2(\frac{1}{3})^k]u[k] \quad (1 \text{ 分})$$

(2) 根据特征根可设零输入响应为 $y_{zi}[k] = C_3(\frac{1}{2})^k + C_4(\frac{1}{3})^k, k \geq 0$, (2分) 代入

初始状态 $y[-1]=0, y[-2]=1$ 可求出待定系数 $C_3 = -1/2, C_4 = 1/3$, 所以

$$y_{zi}[k] = -\frac{1}{2}(\frac{1}{2})^k + \frac{1}{3}(\frac{1}{3})^k, k \geq 0 \quad (1 \text{ 分})$$

系统的零状态响应为

$$y_{zs}[k] = x[k] * h[k] = u[k] * [3(\frac{1}{2})^k - 2(\frac{1}{3})^k] u[k] = [3 - 3(\frac{1}{2})^k + (\frac{1}{3})^k] u[k] \quad (3 \text{ 分})$$

系统的完全响应为 $y[k] = y_{zi}[k] + y_{zs}[k] = 3 - \frac{7}{2}(\frac{1}{2})^k + \frac{4}{3}(\frac{1}{3})^k, k \geq 0$ (1分)

(3) 系统的暂态响应 $y_t[k]$ 是指完全响应中随时间增长而趋于零的项, 而系统的稳态响应 $y_s[k]$ 是指完全响应中随时间增长不趋于零的项。系统的固有响应 $y_h[k]$ 是指完全响应 $y[k]$ 中那些与系统特征根相对应的响应, 而系统强制响应 $y_p[k]$ 是指完全响应 $y[k]$ 中哪些与外部激励相同形式的响应。

$$y_t[k] = -\frac{7}{2}(\frac{1}{2})^k + \frac{4}{3}(\frac{1}{3})^k, k \geq 0, y_s[k] = 3, k \geq 0 \quad (2 \text{ 分})$$

$$y_h[k] = -\frac{7}{2}(\frac{1}{2})^k + \frac{4}{3}(\frac{1}{3})^k, k \geq 0, y_p[k] = 3, k \geq 0 \quad (2 \text{ 分})a$$