

8.1 解：（1）设中间变量为 T

$$\begin{cases} X + \frac{1}{2}z^{-1}T = T \\ T + \frac{1}{4}z^{-1}T = Y \end{cases} \quad \text{得到: } H = \frac{Y}{X} = \frac{1 + \frac{1}{4}z^{-1}}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}}$$

（2）设中间量变量为  $T_1, T_2$

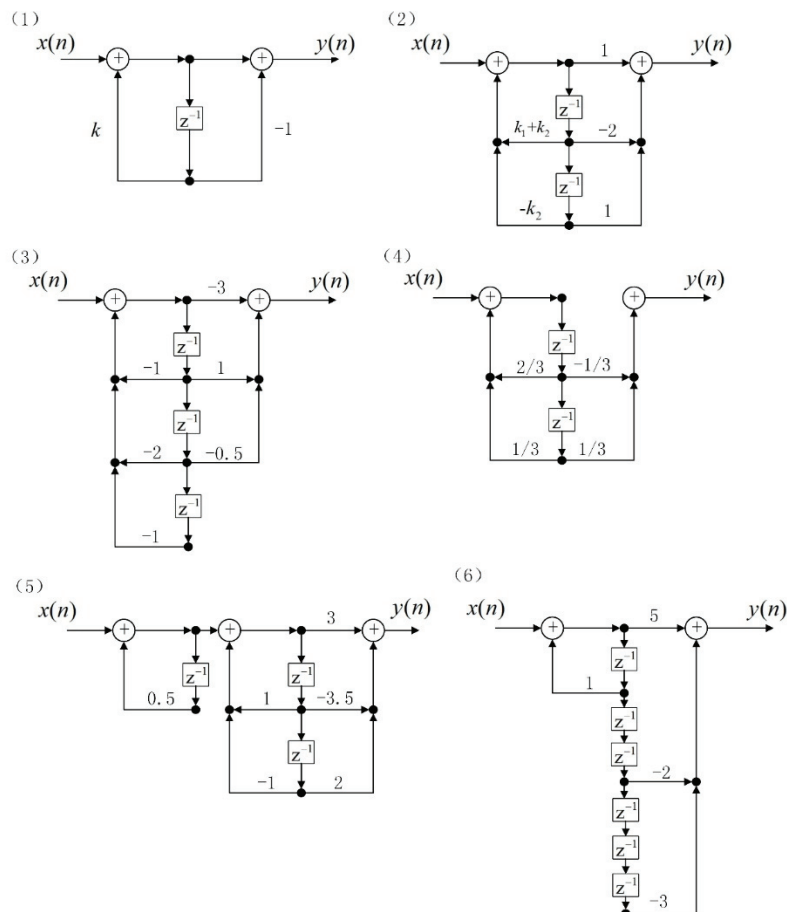
$$\begin{cases} X + (-r \sin \theta)z^{-1}Y + r \cos \theta \cdot T_2 = T_1 \\ T_1 \cdot z^{-1} = T_2 \\ T_2 + Y \cdot z^{-1} \cdot r \cos \theta = Y \end{cases}$$

$$\text{得到: } H = \frac{Y}{X} = \frac{z^{-1}}{1 - 2r \cos \theta z^{-1} + (r^2 \cos^2 \theta + r \sin \theta)z^{-2}}$$

（3）由图，得：

$$X + X \cdot z^{-2} \cdot (-1) + Y \cdot z^{-1} \cdot 1.6 + Y \cdot z^{-2} \cdot (-0.9) = Y \quad \text{得到: } H = \frac{Y}{X} = \frac{1 - z^{-2}}{1 - 1.6z^{-1} + 0.9z^{-2}}$$

8.2 直接 II 型结构如下：



## 8.4

解：由冲击响应不变法得到的数字滤波器的系统函数为（公式 8.4）：

$$H(z) = \sum_{k=1}^N \frac{A_k}{1 - e^{s_{pk}T} z^{-1}}$$

题中：

$$H(s) = \frac{s + 0.5}{(s + 0.5)^2 + 2^2} = \frac{1}{2} \frac{1}{s + 0.5 + 2j} + \frac{1}{2} \frac{1}{s + 0.5 - 2j}$$

所以， $s_{pk} = -0.5 - 2j, -0.5 + 2j$

则有

$$\begin{aligned} H(z) &= \frac{1}{2(1 - e^{-0.5T - 2jT} z^{-1})} + \frac{1}{2(1 - e^{-0.5T + 2jT} z^{-1})} \\ &= \frac{1 - e^{-0.5T} \cos(2T) z^{-1}}{(1 - e^{-0.5T - 2jT} z^{-1})(1 - e^{-0.5T + 2jT} z^{-1})} \\ &= \frac{1 - e^{-0.5T} \cos(2T) z^{-1}}{1 - e^{-0.5T} \cos(2T) z^{-1} + e^{-T} z^{-2}} \end{aligned}$$

## 8.6

解：

把  $s = c \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}}$  代入  $H(s)$  中得

(注：有些参考教材中在此处直接采用常数  $c=1$ ，本教材为更好地说明物理意义

采用  $c=2/T$ 。请注意在预畸变过程中和  $s$ - $z$  过程中常数  $c$  应保持一致)

$$\begin{aligned} H(z) &= \frac{2}{(s+1)(s+2)} = \frac{2}{\frac{c+1+(1-c)z^{-1}}{1+z^{-1}} \frac{c+2+(2-c)z^{-1}}{1+z^{-1}}} \\ &= \frac{2(1+z^{-1})^2}{c^2 + 3c + 2 + (4-2c^2)z^{-1} + (c^2 - 3c + 2)z^{-2}}, \text{其中 } c = \frac{2}{T}, T \text{ 为采样周期} \end{aligned}$$

由公式  $H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)}$  得出数字滤波器的时域递归表达式为

令  $T=2$ , 即  $c=1$ , 则系统函数为

$$H(z) = \frac{1 + 2z^{-1} + z^{-2}}{6 - 2z^{-1}}$$

8.11

8.11.

$$f_s = 1.2 \text{ kHz} \Rightarrow \text{采样周期: } T = \frac{1}{f_s} = \frac{1}{1200} \text{ s}$$

$$\Omega_c = 2\pi f_c = 900\pi$$

$$\omega_c = \Omega_c T = 0.75\pi \text{ rad/s}$$

预畸变:  $\Omega_c = \frac{2}{T} \tan \frac{\omega_c}{2} = 5794 \text{ rad/s}$  ✓

三阶巴特沃斯滤波器:  $\Omega_c^3$

$$H(s) = \frac{\Omega_c^3}{s^3 + 2\Omega_c s^2 + 2\Omega_c^2 s + \Omega_c^3}$$

令  $s = \frac{2}{T} \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}$

$$H(z) = \frac{5794^3}{[2400 \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}]^3 + 2 \cdot 5794 [2400 \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}]^2 + 6.6533 [2400 \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}] + 5794^3}$$

**备注:** 巴特沃斯滤波器中的  $\Omega_c$  指的是 3dB 衰减截止频率, 为简化问题, 我们默认给定的滤波器截止频率  $\omega_c$  均指 3dB 衰减截止频率。下面的 2 个题目同此题。

8.12

解: 对应的数字频率是:

$$\omega_c = 2\pi \frac{f_c}{f_s} = \frac{2\pi \times 1.2 \times 10^3}{6 \times 10^3} = 0.4\pi$$

采用归一化原型低通滤波器作为变换的低通原型, 则低通到高通的变换所需的  $\Omega_c$  为:

(注意: 为说明常数  $c$ , 此题采用  $c=1$ )

$$1/\Omega_c = 1/\text{ctg}(\omega_c/2) = \tan(\omega_c/2) = \tan(0.4\pi/2) = 0.72654253$$

归一化的巴特沃斯低通原型为

$$H_{LP}(s) = \frac{1}{s^3 + 2s^2 + 2s + 1}$$

因此数字高通滤波器的系统函数为:

$$H_{HP}(z) = H_{LP}(s) \Big|_{s=\frac{1}{\Omega_c} \frac{1+z^{-1}}{1-z^{-1}}}$$

将  $\Omega_c$  代入得

$$H_{HP}(z) = \frac{0.25691560(1 - 3z^{-1} + 3z^{-2} - z^{-3})}{1 - 0.50830585z^{-1} + 0.42178705z^{-2} - 0.05629724z^{-3}}$$

8.13

解: 由题意知:  $N=3$

$$w_c = 2\pi \frac{f_c}{f_s} = \frac{6\pi}{43}$$

$$w_\tau = 2\pi \frac{f_\tau}{f_s} = \frac{40\pi}{43}$$

$$\text{中心频率: } \cos w_0 = \frac{\sin(w_c + w_\tau)}{\sin w_c + \sin w_\tau} = -\frac{\sin \frac{3\pi}{43}}{\sin \frac{6\pi}{43} + \sin \frac{40\pi}{43}} \approx 0.06524$$

$$\Omega_c = \frac{\cos w_0 - \cos w_\tau}{\sin w_\tau} \approx 18.30898$$

**备注：**张老师的课件上的预畸变函数是  $\Omega_c = \tan((w_\tau - w_c)/2)$ ，这两个式子完全等价，可通过数学推导证明。

又因为 3 阶巴特沃斯低通滤波器归一化原型系统函数为：

$$H_a(s) = \frac{1}{1 + 2s + 2s^2 + s^3}$$

将  $s = s/\Omega_c$  代入得到：

$$H_a(s) = \frac{1}{1 + 2(s/\Omega_c) + 2(s/\Omega_c)^2 + (s/\Omega_c)^3} = \frac{6137.5134}{s^3 + 670.4375s^2 + 36.6180s + 6137.5134}$$

将  $s = \frac{z^2 - 2z \cos w_0 + 1}{z^2 - 1} = \frac{z^2 - 0.1305z + 1}{z^2 - 1}$  代入上式得：

$$H(z) =$$

$$\frac{6137.5134}{\left(\frac{z^2 - 0.1305z + 1}{z^2 - 1}\right)^3 + 670.4375\left(\frac{z^2 - 0.1305z + 1}{z^2 - 1}\right)^2 + 36.6180\frac{z^2 - 0.1305z + 1}{z^2 - 1} + 6137.5134}$$