

- 一、差分方程的变换解
- 二、系统的 z 域框图
- 三、利用 z 变换求卷积和

一、差分方程的变换解



$$\sum_{i=0}^n a_{n-i} y(k-i) = \sum_{j=0}^m b_{m-j} f(k-j)$$

设 $f(k)$ 在 $k=0$ 时接入，系统初始状态为 $y(-1), y(-2), \dots, y(-n)$ 。

取单边 z 变换得

$$\sum_{i=0}^n a_{n-i} [z^{-i} Y(z) + \sum_{k=0}^{i-1} y(k-i) z^{-i}] = \sum_{j=0}^m b_{m-j} [z^{-j} F(z)]$$

$$[\sum_{i=0}^n a_{n-i} z^{-i}] Y(z) + \sum_{i=0}^n a_{n-i} [\sum_{k=0}^{i-1} y(k-i) z^{-k}] = (\sum_{j=0}^m b_{m-j} z^{-j}) F(z)$$



$$Y(z) = \frac{M(z)}{A(z)} + \frac{B(z)}{A(z)} F(z) = Y_{zi}(z) + Y_{zs}(z)$$

令 $H(z) = \frac{Y_{zs}(z)}{F(z)} = \frac{B(z)}{A(z)}$ 称为系统函数

$$h(k) \longleftrightarrow H(z)$$



例1：若某系统的差分方程为

$$y(k) - y(k-1) - 2y(k-2) = f(k) + 2f(k-2)$$

已知 $y(-1)=2$ ， $y(-2)=-1/2$ ， $f(k)=\varepsilon(k)$ 。求系统的 $y_{zi}(k)$ 、 $y_{zs}(k)$ 、 $y(k)$ 。

解：方程取单边 z 变换

$$Y(z) - [z^{-1}Y(z) + y(-1)] - 2[z^{-2}Y(z) + y(-2) + y(-1)z^{-1}] = F(z) + 2z^{-2}F(z)$$

解得



$$Y(z) = \frac{(1 + 2z^{-1})y(-1) + 2y(-2)}{1 - z^{-1} - 2z^{-2}} + \frac{1 + 2z^{-2}}{1 - z^{-1} - 2z^{-2}} F(z) = \frac{z^2 + 4z}{z^2 - z - 2} + \frac{z^2 + 2}{z^2 - z - 2} \frac{z}{z - 1}$$

$$Y_{zi}(z) = \frac{z^2 + 4z}{(z - 2)(z + 1)} = \frac{2z}{z - 2} + \frac{-z}{z + 1} \rightarrow y_{zi}(k) = [2(2)^k - (-1)^k] \varepsilon(k)$$

$$Y_{zs}(z) = \frac{2z}{z - 2} + \frac{1}{2} \frac{z}{z + 1} - \frac{3}{2} \frac{z}{z - 1} \rightarrow y_{zs}(k) = [2^{k+1} + \frac{1}{2}(-1)^k - \frac{3}{2}] \varepsilon(k)$$



例2： 某系统，已知当输入 $f(k)=(-1/2)^k\varepsilon(k)$ 时，其零状态响应

$$y_{zs}(k) = [\frac{3}{2}(\frac{1}{2})^k + 4(-\frac{1}{3})^k - \frac{9}{2}(-\frac{1}{2})^k]\varepsilon(k)$$

求系统的单位序列响应 $h(k)$ 和描述系统的差分方程。

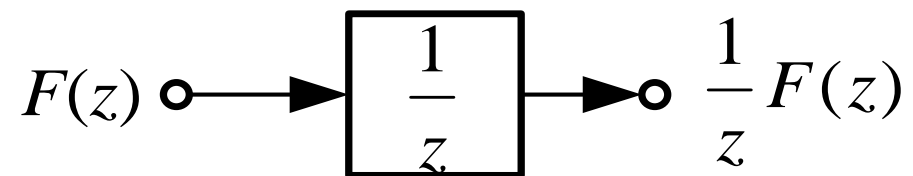
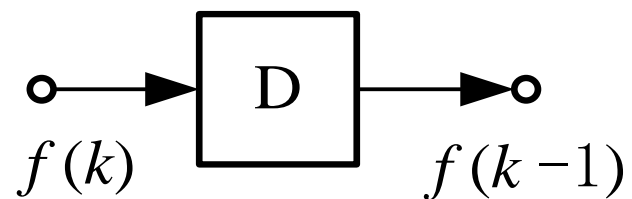
解

$$H(z) = \frac{Y_{zs}(z)}{F(z)} = \frac{z^2 + 2z}{z^2 - \frac{1}{6}z - \frac{1}{6}} = \frac{3z}{z - \frac{1}{2}} + \frac{-2z}{z + \frac{1}{3}}$$

$$h(k) = [3(1/2)^k - 2(-1/3)^k]\varepsilon(k)$$

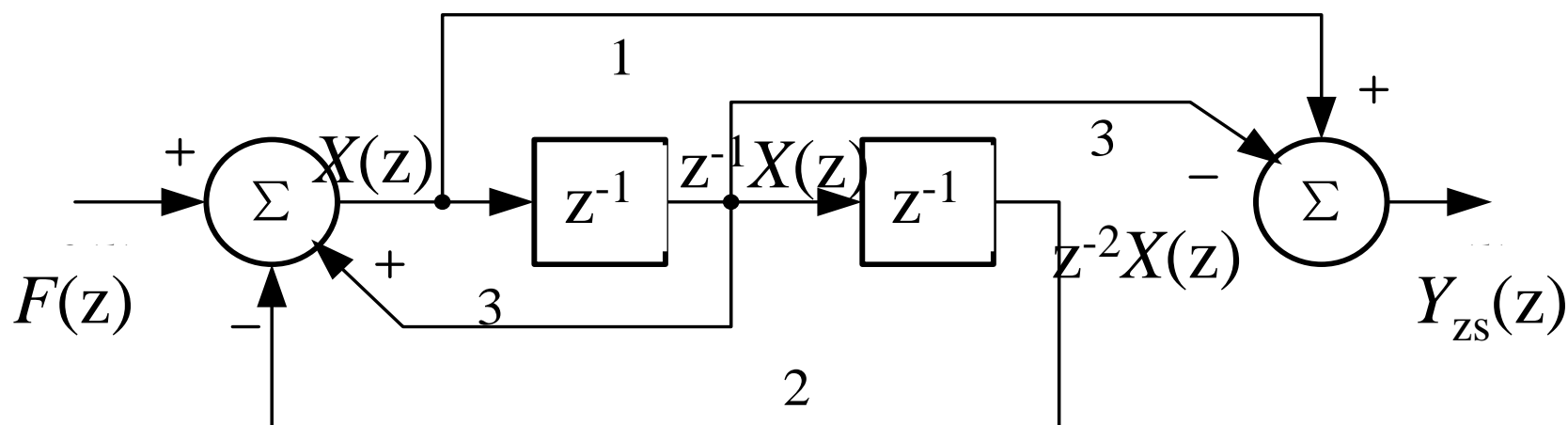
$$y(k) - \frac{1}{6}y(k-1) - \frac{1}{6}y(k-2) = f(k) + 2f(k-1)$$

二、系统的z域框图



另外两个基本单元：数乘器和加法器，k域和z域框图相同。

例3：某系统的k域框图如图，已知输入 $f(k)=\varepsilon(k)$ 。(1) 求系统的单位序列响应 $h(k)$ 和零状态响应 $y_{zs}(k)$ 。(2) 若 $y(-1)=0$ ， $y(-2)=0.5$ ，求零输入响应 $y_{zi}(k)$



解:(1)画z域框图 设中间变量 $X(z)$

$$X(z) = 3z^{-1}X(z) - 2z^{-2}X(z) + F(z) \quad X(z) = \frac{1}{1 - 3z^{-1} + 2z^{-2}} F(z)$$

$$Y_{zs}(z) = X(z) - 3z^{-1}X(z) = (1 - 3z^{-1})X(z)$$



$$Y_{zs}(z) = \frac{1 - 3z^{-1}}{1 - 3z^{-1} + 2z^{-2}} F(z)$$

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

$$h(k) = [2 - (2)^k] \varepsilon(k)$$

当 $f(k) = \varepsilon(k)$ 时, $F(z) = z/(z-1)$

$$Y_{zs}(z) = \frac{z^2 - 3z}{z^2 - 3z + 2} \cdot \frac{z}{z-1} = \frac{z^2(z-3)}{(z-1)^2(z-2)} = \frac{2z}{(z-1)^2} + \frac{3z}{z-1} + \frac{-2z}{z-2}$$

$$y_{zs}(k) = [2k + 3 - 2(2)^k] \varepsilon(k)$$



(2)由 $H(z)$ 可知，差分方程的特征根为 $\lambda_1=1$ ， $\lambda_2=2$

$$y_{zi}(k) = C_{zi1} + C_{zi2} (2)^k$$

由 $y(-1)=0$ ， $y(-2)=0.5$ ，有

$$\begin{cases} C_{zi1} + C_{zi2} (2)^{-1} = 0 \\ C_{zi1} + C_{zi2} (2)^{-2} = 0.5 \end{cases}$$

$$C_{zi1} = 1, C_{zi2} = -2$$

$$y_{zi}(k) = 1 - 2 (2)^k$$



三、利用z变换求卷积和

例：求 $2^k \varepsilon(-k) * [2^{-k} \varepsilon(k)]$

解： $2^{-k} \varepsilon(k) \longleftrightarrow \frac{z}{z-0.5}, |z| > 0.5$

$$2^k \varepsilon(-k) \longleftrightarrow \frac{z^{-1}}{z^{-1}-0.5} = \frac{-2}{z-2}, |z| < 2$$

原式象函数为 $\frac{-2z}{(z-0.5)(z-2)} = \frac{\frac{4}{3}z}{z-0.5} + \frac{\frac{-4}{3}z}{z-2}$

$$\text{原式} = \frac{4}{3} (0.5)^k \varepsilon(k) + \frac{4}{3} (2)^k \varepsilon(-k-1)$$



四、离散系统的因果性、稳定性

离散因果系统的充分必要条件是：单位响应 $h(k)=0, k<0$

或者，系统函数 $H(z)$ 的收敛域为： $|z|>\rho_0$

离散系统稳定的充分必要条件

时域：
$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} |h(k)| \leq M$$

Z 域：若 $H(z)$ 的收敛域包含单位圆，则该系统必是稳定系统。

对于因果系统：若 $H(z)$ 的极点均在单位圆内，则该系统必是稳定系统。



例：某离散系统的系统函数

$$H(z) = \frac{z}{z+0.5} + \frac{z}{z-3}$$

- (1) 若系统为因果系统，求单位序列响应 $h(k)$;
- (2) 若系统为反因果系统，求单位序列响应 $h(k)$;

解 (1) $|z|>3$, $h(k)=[(-0.5)^k + (3)^k]\varepsilon(k)$

(2) $|z|<0.5$, $h(k)=[-(-0.5)^k - (3)^k]\varepsilon(-k-1)$



例 $y(k)+1.5y(k-1)-y(k-2)=f(k-1)$

(1) 若为因果系统，求 $h(k)$ ，并判断是否稳定。

(2) 若为稳定系统，求 $h(k)$ 。

$$\text{解 } H(z) = \frac{z^{-1}}{1+1.5z^{-1}-z^{-2}} = \frac{z}{z^2+1.5z-1} = \frac{z}{(z-0.5)(z+2)} = \frac{0.4z}{z-0.5} + \frac{-0.4z}{z+2}$$

(1) 为因果系统，故收敛域为 $|z|>2$ ，所以

$h(k)=0.4[0.5^k-(-2)^k]\varepsilon(k)$ ，不稳定。

(2) 若为稳定系统，故收敛域为 $0.5<|z|<2$ ，所以

$h(k)=0.4(0.5)^k\varepsilon(k)+0.4(-2)^k\varepsilon(-k-1)$

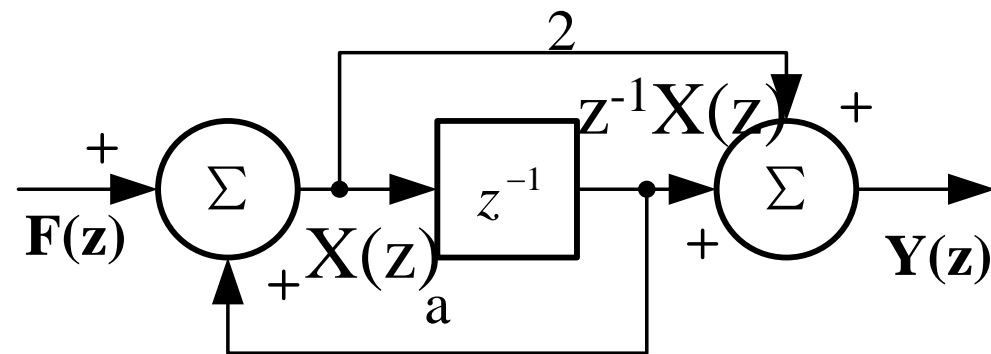
例：如图离散因果系统框图，为使系统稳定，求常量 a 的取值范围

解：设加法器输出信号 $X(z)$

$$X(z) = F(z) + z^{-1}aX(z)$$

$$Y(z) = (2 + z^{-1})X(z) = (2 + z^{-1})/(1 - az^{-1})F(z)$$

$$H(z) = (2 + z^{-1})/(1 - az^{-1}) = (2z + 1)/(z - a)$$



为使系统稳定， $H(z)$ 的极点必须在单位圆内，故 $|a| < 1$



系统函数/频率响应

- 当 s 和 z 是一般复数时, $H(s)$ 和 $H(z)$ 就称为该系统的**系统函数**.
 - 一般复数就是指:
 - 在连续时间情况下仅涉及 s 的纯虚部值,即 $s = j\omega$,因此仅考虑 $e^{j\omega t}$ 形式的复指数.
 - 在离散时间情况下仅限于单位振幅的 z 值,即 $z = e^{j\omega}$,因此仅考虑 $e^{j\omega n}$ 形式的复指数.
- 对连续信号,具有 $s = j\omega$ 形式的系统函数即 $H(s) = H(j\omega)$ 就称为该系统的**频率响应**.

$$H(j\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} h(t)e^{-j\omega t} dt$$

- 对离散信号,具有 $z = e^{j\omega}$ 形式的系统函数即 $H(z) = H(e^{j\omega})$ 就称为该系统的**频率响应**.

$$H(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h(k)e^{-j\omega k}$$



离散时间系统在单位圆上的z变换即为傅氏变换，即系统的**频率响应特性**：

$$H(e^{j\omega}) = H(z) \Big|_{z = e^{j\omega}} = |H(e^{j\omega})| e^{j\varphi(\omega)}$$

$|H(e^{j\omega})| \sim \omega$: 幅频特性 反映的是输出与输入序列的幅度之比

$\varphi(\omega) \sim \omega$: 相频特性 反映的是输出对输入序列的相移

- $H(e^{j\omega})$ 即 $h(k)$ 的离散时间傅里叶变换 (DTFT)
- $e^{j\omega}$ 为周期函数，所以 $H(e^{j\omega})$ 为周期函数，其周期为 2π 。