

# 第一章 离散时间信号与系统

## ◆ 序列的定义及表示方法

(1) 解析式表示, 例如  $2^n u(n)$ ,  $\cos(\omega n)$  .....

(2) 波形表示

(3) 单位冲激响应表示,

$$x(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m) \delta(n-m)$$

如:  $x(n) = 2\delta(n) - \delta(n-1) - 2\delta(n-2) + 3\delta(n-3) \dots$

$$x(n) = \{2, -1, -2, 3, \dots\}$$

## ◆ 有限长序列的长度计算

若  $N_1 \leq n \leq N_2$ , 则序列的长度  $N = N_2 - N_1 + 1$

- 序列的运算

序列的运算包括移位、翻褶、和、积、累加、差分、时间尺度变换、卷积和等。

- 卷积和是求离散线性移不变系统输出响应（零状态响应）的主要方法。

$$y(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)h(n-m) = x(n) * h(n) = h(n) * x(n)$$

◆ 几种常用的序列

单位抽样序列  $\delta(n) = u(n) - u(n-1)$

单位阶跃序列  $u(n) = \sum_{k=-\infty}^n \delta(k)$

矩形序列  $R_N(n) = u(n) - u(n-N)$

复指数序列  $e^{j\omega_0 n}$

余弦型序列  $\cos(n\omega_0 + \phi)$

需要掌握序列之间的变换关系，欧拉公式以及余弦型序列的周期性判断。

## ◆ 线性移不变系统

掌握系统的线性、移不变、因果性、稳定性的判断

若已知线性移不变系统的单位抽样响应 $h(n)$ , 则系统为因果稳定系统的充要条件为

$$h(n) = 0, \quad n < 0$$

$$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} |h(n)| < \infty$$

## ◆ 连续信号的抽样

一个连续时间信号经过理想抽样后，其频谱将以抽样频率  $\Omega_s = 2\pi f_s = 2\pi/T$  为间隔重复，也就是频谱产生周期延拓。

抽样定理：要想抽样后能够不失真的还原出原信号，抽样频率必须大于信号谱的最高频率的2倍。

## 第二章 Z变换

### ◇ Z变换的定义及收敛域

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n}$$

有限长序列: 收敛域为有限Z平面,  $0 < |z| < \infty$

右边序列: 收敛域为  $R_{x-} < |z| < \infty$

左边序列: 收敛域为  $0 < |z| < R_{x+}$

双边序列: 收敛域为  $R_{x-} < |z| < R_{x+}$

## ◆ Z反变换的方法

### 部分分式法

$$\delta(n) \xrightarrow{z\text{变换}} 1$$

$$u(n) \xrightarrow{z\text{变换}} \frac{z}{z-1} = \frac{1}{1-z^{-1}}$$

$$u(-n-1) \xrightarrow{z\text{变换}} -\frac{z}{z-1} = \frac{-1}{1-z^{-1}}$$

$$a^n u(n) \xrightarrow{z\text{变换}} \frac{z}{z-a} = \frac{1}{1-az^{-1}}$$

$$a^n u(-n-1) \xrightarrow{z\text{变换}} -\frac{z}{z-a} = \frac{-1}{1-az^{-1}}$$

## ◆ 离散系统的系统函数和频率响应

1、系统函数的定义  $H(z) = Y(z) / X(z)$

2、由差分方程求系统函数

3、由系统函数求频率响应  $H(e^{j\omega})$  ( $z = e^{j\omega}$ )

4、利用因果性、稳定性确定收敛域

因果序列：右边序列

稳定性：极点在单位圆内，也就是收敛域包含单位圆

5、零点和极点对频率响应的影响。

参见作业及书后习题2.18



◇ 例：已知一个差分方程

$$y(n) - \frac{3}{4} y(n-1) + \frac{1}{8} y(n-2) = x(n) + \frac{1}{3} x(n-1)$$

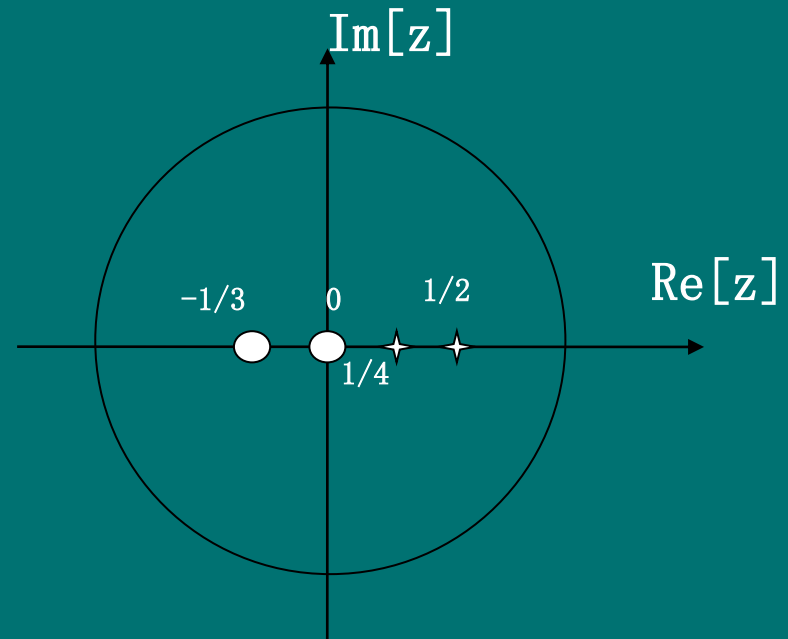
- 1、求系统函数 $H(Z)$ ；
- 2、零、极点分布图，可能存在的几种收敛域；
- 3、若系统稳定且因果，求相应的 $h(n)$ ；

解：1、

$$\begin{aligned} Y(z) - \frac{3}{4} z^{-1} Y(z) + \frac{1}{8} z^{-2} Y(z) &= X(z) + \frac{1}{3} z^{-1} X(z) \\ H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} &= \frac{1 + \frac{1}{3} z^{-1}}{1 - \frac{3}{4} z^{-1} + \frac{1}{8} z^{-2}} = \frac{1 + \frac{1}{3} z^{-1}}{(1 - \frac{1}{4} z^{-1})(1 - \frac{1}{2} z^{-1})} \\ &= \frac{z(z + \frac{1}{3})}{(z - \frac{1}{4})(z - \frac{1}{2})} \end{aligned}$$

2、 零点:  $c_1=0$ ,  $c_2=-1/3$   
极点:  $d_1=1/4$ ,  $d_2=1/2$   
可能存在的几种收敛域:

$$\begin{aligned} |z| &< \frac{1}{4} \\ \frac{1}{4} &< |z| < \frac{1}{2} \\ |z| &> \frac{1}{2} \end{aligned}$$



3、若已知系统稳定且因果，则收敛域包含有单位圆，因此收敛域为  $|z| > 1/2$ ,  $h(n)$  应为右边序列。

$$\frac{H(z)}{z} = \frac{z + \frac{1}{3}}{(z - \frac{1}{4})(z - \frac{1}{2})} = \frac{10}{3} \cdot \frac{1}{z - \frac{1}{2}} + (-\frac{7}{3}) \cdot \frac{1}{z - \frac{1}{4}}$$

$$H(z) = \frac{10}{3} \cdot \frac{z}{z - \frac{1}{2}} - \frac{7}{3} \cdot \frac{z}{z - \frac{1}{4}}$$

$$h(n) = \left[ \frac{10}{3} \cdot \left(\frac{1}{2}\right)^n - \frac{7}{3} \cdot \left(\frac{1}{4}\right)^n \right] u(n)$$

### 第三章 离散傅立叶变换

- ◆ 四种傅立叶变换形式的归纳: 离散性 $\leftrightarrow$ 周期性
- ◆ 离散傅立叶变换的定义

正变换 
$$X(k) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}nk}$$

反变换 
$$x(n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) e^{j\frac{2\pi}{N}nk}$$

- ◆ 离散傅立叶变换的性质:

圆周卷积

线性卷积与圆周卷积的关系: 若 $L \geq N_1 + N_2 - 1$ , 则 $L$ 点圆周卷积能代表线性卷积

例：求有限长序列 $x(n) = 2^n R_N(n)$ 的N点DFT。

$$\begin{aligned} X(k) &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}nk} \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} 2^n e^{-j\frac{2\pi}{N}nk} = \frac{1-2^N}{1-2e^{-j\frac{2\pi}{N}k}} R_N(k) \end{aligned}$$

有限项(0 ~ N-1)等比序列求和公式： $s(n) = \frac{a_1 - a_1 q^N}{1 - q}$

已知序列  $x(n) = \{1, -1, 2, 1\}$ ,

(1) 求  $x(n)$  的4点DFT。

(2) 若  $h(n) = \{1, 2, 0, -1\}$ ,

求  $x(n) \textcircled{4} h(n)$ ,  $y(n) = x(n) * h(n)$

$$(1) \quad X(k) = \sum_{n=0}^3 x(n) W_N^{nk} = 1 - W_4^k + 2W_4^{2k} + W_4^{3k}$$

$$X(0) = 3$$

$$X(1) = 1 - W_4^1 + 2W_4^2 + W_4^3 = -1 + 2j$$

$$X(2) = 1 - W_4^2 + 2W_4^4 + W_4^6 = 3$$

$$X(3) = 1 - W_4^3 + 2W_4^6 + W_4^9 = -1 - 2j$$

$$(2) \quad x(n) \textcircled{4} h(n) = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 2 & -1 \\ -1 & 1 & 1 & 2 \\ 2 & -1 & 1 & 1 \\ 1 & 2 & -1 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 2 \\ 0 \\ -1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 4 \\ -1 \\ -1 \\ 4 \end{bmatrix}$$

$$x(n) * h(n) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 2 & -1 \\ -1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 2 \\ 2 & -1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ 1 & 2 & -1 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 2 & -1 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 2 & -1 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 2 & -1 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 2 \\ 0 \\ -1 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 0 \\ 4 \\ 3 \\ -2 \\ -1 \end{bmatrix}$$



- ◆ 几个参量及它们之间的计算(见习题3. 19及例3. 23)  
频率分辨力 $F_0$  , 最小记录长度 $T_0$   
抽样频率, 抽样时间间隔, 信号最高频率,  
一个记录中的点数 $N$



## 第四章 快速傅立叶变换



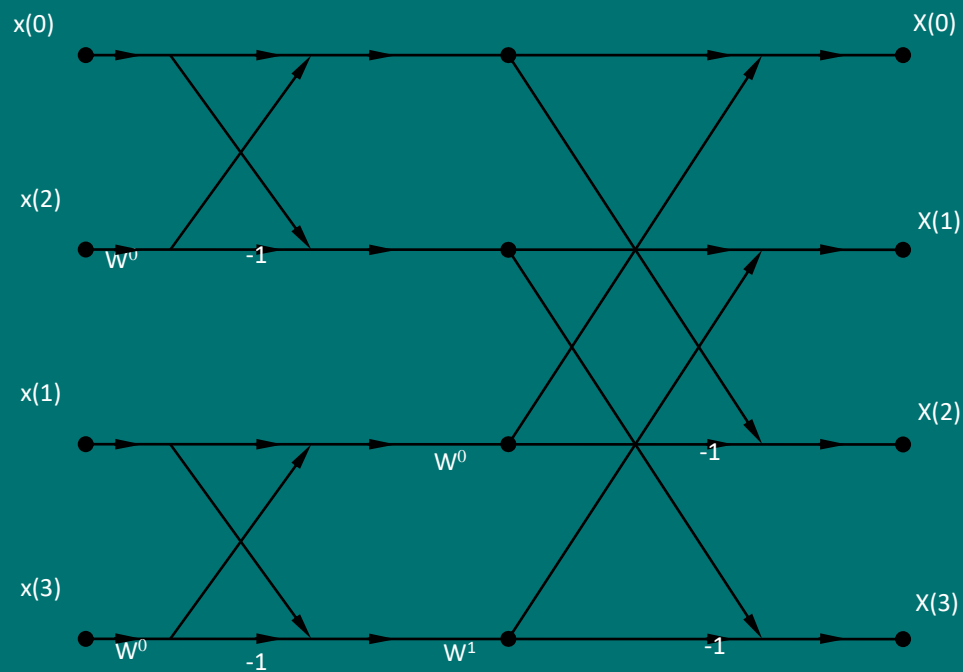
快速傅立叶变换不是一种新算法，只是离散傅立叶变换的快速算法。

掌握基本蝶形图及对应的运算式。

FFT与直接DFT相比的运算效率比较（书P219）

习题4.1

◆ 例：画出N=4时的，按时间抽取的FFT的蝶形图



## 第五章 数字滤波器的基本结构



- ◆ IIR数字滤波器及FIR数字滤波器的特点。
- ◆ IIR数字滤波器的基本结构  
直接II型（典范型），级联型，并联型  
（包含由系统函数画出各结构，或者由结构再求出系统函数）
- ◆ FIR数字滤波器的基本结构  
线性相位滤波器的结构

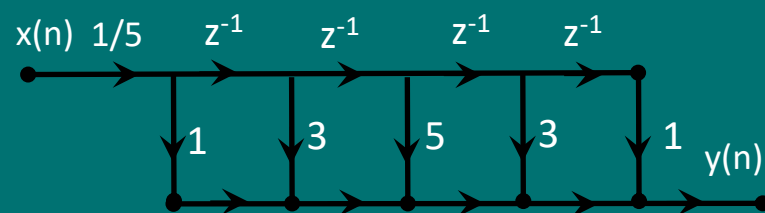
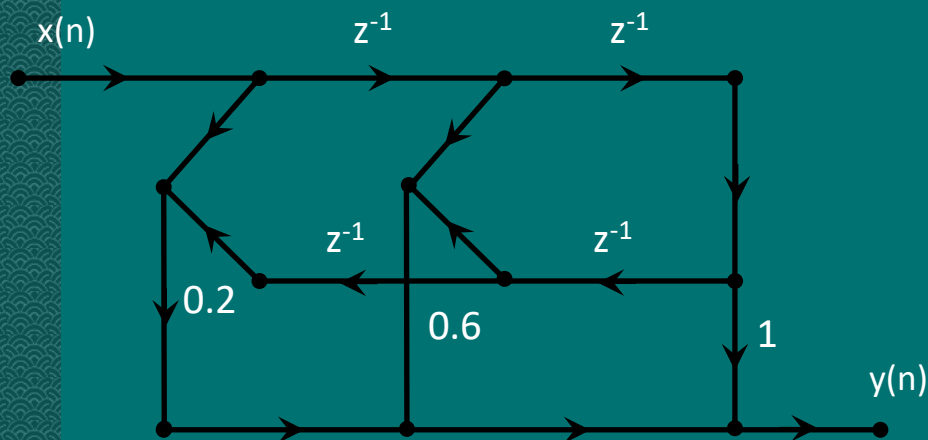
例：设FIR数字滤波器的系统函数为

$$H(z) = \frac{1}{5} (1 + 3z^{-1} + 5z^{-2} + 3z^{-3} + z^{-4})$$

求单位冲激响应 $h(n)$ ,

并画出此滤波器的横截型结构和线性相位结构。

$$h(n) = \left\{ \frac{1}{5}, \frac{3}{5}, 1, \frac{3}{5}, \frac{1}{5} \right\}$$



## 第七章 IIR滤波器的设计

◆ 由模拟滤波器设计数字滤波器的方法：  
冲激响应不变法和双线性变换法

掌握：1、具体数字化的方法；  
2、两种方法的各自特点。

冲激响应不变法的相位关系： $\omega = \Omega T$

## 第八章 *FIR*滤波器的设计

### ◆ 线性相位的滤波器:

$h(n)$ 必须有限长, 且偶对称或者奇对称。对称中心

$$\tau = \frac{N-1}{2}$$

### ◆ 窗函数设计法中, 加窗后对理想低通滤波器的频率响应的影响



## ◆ 窗函数设计法的步骤

- 1、给定要求的频率响应函数 $H_d(e^{j\omega})$ ;
- 2、对 $H_d(e^{j\omega})$ 求离散傅立叶反变换, 得到 $h_d(n)$ ;
- 3、由过渡带宽度及阻带最小衰减的要求, 选定窗的形状和 $N$ 的大小;
- 4、求得所设计的FIR滤波器的单位抽样响 $h(n)=h_d(n)w(n)$
- 5、对 $h(n)$ 求傅立叶变换, 得到 $H(e^{j\omega})$ , 检验是否满足要求, 若不满足, 则考虑改变窗形状或改变窗的长度 $N$ , 重复第3、4步, 直到满足设计要求为止

例2:设计一个线性相位的FIR滤波器，给定通带截止频率为 $\omega_p=0.3\pi$ ，阻带起始频率为 $\omega_{st}=0.5\pi$ ，阻带的衰减 $A_s=40\text{dB}$ 。

解：1、理想的线性相位低通滤波器的截止频率 $\omega_c$ 。

$$\omega_c = \frac{\omega_p + \omega_{st}}{2} = 0.4\pi$$





## 2、确定窗函数及N的大小

由阻带衰减40dB查表，可选汉宁窗，其阻带最小衰减44dB符合要求。

要求的数字频域的过渡带宽度 $\Delta \omega = 0.2 \pi$

而海明窗过渡带带宽满足 $\Delta \omega = 6.2 \pi / N$

因此  $N = 6.2 \pi / \Delta \omega = 6.2 \pi / 0.2 \pi = 31$

$$\tau = (N-1) / 2 = 15$$

### 3、由汉宁窗表达式确定FIR滤波器的 $h(n)$

$$W(n) = 0.5 \left[ 1 - \cos\left(\frac{2\pi n}{N-1}\right) \right] R_N(n) = 0.5 \left[ 1 - \cos\left(\frac{\pi n}{15}\right) \right] R_N(n)$$

$$h_d(n) = \begin{cases} \frac{\sin[0.4\pi(n-15)]}{\pi(n-15)} & n \neq 15 \\ 0.4 & n = 15 \end{cases}$$

$$h(n) = h_d(n) \cdot W(n) = \begin{cases} \frac{\sin[0.4\pi(n-15)]}{2\pi(n-15)} \cdot \left[ 1 - \cos\left(\frac{\pi n}{15}\right) \right] R_N(n) & n \neq 15 \\ 0.4 & n = 15 \end{cases}$$

4、由 $h(n)$ 确定 $H(e^{j\omega})$ ，再检验指标是否符合要求，如果不满足，则改变 $N$ 或窗函数的形状来重新计算。

$$H(e^{j\omega}) = \sum_{n=0}^{30} h(n) e^{-j\omega n}$$