

2020 年总复习概念及参考题

June. 24

一、填空题（非考试类型）：

1. 已知信号 $x(n]$ 的长度为 8, 若对它的 Z 变换 $X(z)$ 在单位圆上做 N 点等间隔采样得到 $X(k), N \geq$ _____ 可以无失真地恢复出 $X(z)$ 。

Ans: (概念: Z 变换, DFT, 频域采样定理)

2. $x(n) = R_5(n)$, 则它的离散时间傅里叶变换 $X(\omega) =$ _____。

Ans: (概念: DTFT)

3. 已知信号 $x(n]$ 长度为 8, $h(n]$ 的长度为 5, 若利用循环卷积求解二者的线性卷积, 则循环卷积的长度应该大于等于 _____。

Ans: (概念: 线性卷积, 循环卷积, 两者关系)

4. 旋转因子 $W_N^{\frac{6N}{4}} =$ _____。

Ans: (概念: DFT)

5. 求 16 点 FFT 时, 5 的倒序数为 _____。

Ans: (概念: 倒序数, textbook, pp. 117)

6. 一个系统的输入 $x(n]$ 与输出 $y(n]$ 间存在关系: $y(n) = ax(n) + b$, 则该系统是线性系统 (a 和 b 为常数)。 ()

7. 凡是稳定系统, 其 Z 变换在单位圆内不能有极点。 ()

8. 有限长序列 Z 变换的收敛域一定是 $0 < |z| < \infty$ 。 ()

9. FFT 是序列傅氏变换的快速算法。 ()

10. FIR 滤波器一定是线性相位的, 而 IIR 滤波器以非线性相频特性居多。 ()

11. 信号 $x(n) = \sin\left(\frac{3\pi}{8}n\right)$ 的周期为: _____ (略)

12. 已知信号 $x(n]$ 长度为 7, $h(n]$ 的长度为 4, 若利用循环卷积求解二者的线性卷积, 则循环卷积的长度应该大于等于 _____

13. 做 32 点 DFT 时, 十进制数 13 的倒序数为 _____ (略) (同上)

14. 采用时域抽取法基 2FFT 算法用来计算 $N=32$ 点 DFT, 求需要计算复数加法的次数为 _____ (参考公式!!) _____

15. 序列的傅立叶变换是 _____ 的 z 变换。

A. 单位圆内 B. 单位圆外

C. 单位圆上 D. 右半平面

16. 用___方法设计 IIR 数字滤波器会产生频率混叠现象。

- A.脉冲响应不变法 B.双线性变换法
C.窗函数法 D.频率采样法

17. FIR 系统的系统函数 $H(z)$ 的特点是_____。

- A. 只有极点，没有零点
B. 只有零点，没有极点
C. 没有零、极点
D. 既有零点，也有极点

18. 以下说法中___是不正确的。

- A.时域采样，频谱周期延拓 B.频域采样，时域周期延拓
C.序列有限长，则频谱有限宽 D.序列的频谱有限宽，则序列无限长

19. 对 $R_{16}(n)$ 进行___点的 DFT 后，再通过同样点数的 IDFT 将无法恢复出原序列。

- A.64 B.32 C.16 D.8

20.用 DFT 对连续信号做谱分析时,与模拟折叠频率 $f_s/2$ 相对应的数字频率是___ , f_s 为采样频率。

20. $x(n) = R_6(n)$, 则它的离散时间傅里叶变换 $X(e^{j\omega}) =$ (概念: DTFT) 。

22. 已知信号 $x(n]$ 长度为 3, $h(n]$ 的长度为 5,若利用循环卷积求解二者的线性卷积,则循环卷积的长度应该大于等于_____

23. 十进制数 10 的倒序数为 (同上)

24. 采用时域抽取法基 2FFT 算法用来计算 $N=32$ 点 DFT, 求需要计算复数乘法的次数为___ (参考公式!!) _____。

25. 系统输入为 $x(n)$, 输出为 $y(n)$, $y(n) = x(n) \cos\left(\frac{2}{5}\pi n + \frac{\pi}{8}\right)$, 该系统是_____。

- A. 线性时不变系统 B. 非线性时不变系统
C. 线性时变系统 D. 非线性时变系统

26. 用脉冲响应不变法设计出的 $H(z)$ 最适合用_____结构实现。

- A.级联型 B.并联型
- C.直接 I 型 D.直接 II 型

(概念: 级联型, 并联型, 直接 I 型, 直接 II 型)

27. $X(k) = X_R(k) + jX_I(k), 0 \leq k \leq N-1$, 则 $IDFT[X_R(k)]$ 是 $x(n)$ 的_____。

- A. 共轭对称分量 B.共轭反对称分量
- C. 偶对称分量 D.奇对称分量

(参考: 教科书: pp.35-37)

28. 已知某线性相位 FIR 滤波器的零点 z_i 位于单位圆内, 则位于单位圆内的零点还有_____。

- A. z_i^* B. $1/z_i^*$ C. $1/z_i$ D.0

29. 已知线性时不变系统的输入为 $x(n) = R_4(n)$, 系统的单位取样响应序列 $h(n) = R_4(n)$, 则系统的输出序列 $y(n)$ 的长度 $N =$ _____。

- A.4 B.7 C.8 D.9

30. 与数字滤波器频率 π 相对应的模拟频率是_____

31. $x(n) = R_6(n)$, 则它的离散时间傅里叶变换 $X(e^{j\omega}) =$ _(DTFT)_____

32. 已知信号 $x(n)$ 长度为 5, $h(n)$ 的长度为 4, 若利用循环卷积求解二者的线性卷积, 则循环卷积的长度应该大于等于_____

33. 十进制数 14 的倒序数为 (同上)

34. B 方法设计的 IIR 数字滤波器会造成频率变换的非线性关系。

- A.脉冲响应不变法 B.双线性变换法
- C.窗函数法 D.频率采样法

35. 以下现象中_____属于截断效应。

- A. 频谱泄漏 B. 频谱混叠
C. 时域混叠 D. 栅栏效应

36. 满足下列哪种条件的序列称为共轭对称序列_____。

- A. $x(n) = x^*(-n)$ B. $x(n) = x^*(n)$
C. $x(n) = -x^*(-n)$ D. $x(n) = -x^*(n)$

37. 系统函数 $H(z)$ 位于 z 平面_____的零极点，不影响系统的幅频响应。

- A. 原点处 B. 单位圆上
C. 单位圆内 D. 单位圆外

二，计算作图题

1. 已知有限长序列 $x(n) = (2n+1)[u(n) - u(n-4)]$,

(1) 求序列 $x_1(n) = x((n-2))_4 R_4(n)$ 并画出波形。

(2) 求线性卷积 $y(n) = x(n) * x_1(n)$

(3) 求 4 点循环卷积 $y_1(n) = x(n) \otimes x_1(n)$

概念：线性卷积，循环卷积

Ans: (1)

$$x(n) = \{1, 3, 5, 7\}$$

$$x_1(n) = x((n-2))_4 R_4(n)$$

$$x_1(0) = x((0-2))_4 = x((4-2))_4 = x(2)$$

$$x_1(1) = x((1-2))_4 = x((4-1))_4 = x(3)$$

$$x_1(2) = x((2-2))_4 = x((0))_4 = x(0)$$

$$x_1(3) = x((3-2))_4 = x((1))_4 = x(1)$$

Therefore,

$$x_1(n) = \{5, 7, 1, 3\} \text{ for } 0 \leq n \leq 3$$

$$\text{linear convolution } y(n) = x(n) * x_1(n) = \sum_n x(k) x_1(n-k)$$

$$\text{cyclic convolution } y_1(n) = x(n) \otimes x_1(n) = \left[\sum_{k=0}^{N-1} x(k) x_1((n-k))_N \right] R_N(n)$$

(2) 线性卷积: $y(n) = [5, 22, 47, 76, 63, 22, 21]$

计算参考：教科书 pp.13, 案例 1.3.4 (图解法或列表法)

(3) 循环卷积:

computation example of $y(n)|_{N=4} = x(n) \otimes x_1(n) = x_1(n) \otimes x(n)$ (满足交换律)

$$y_1(n)|_{N=4} = [68, 44, 68, 76] \quad (\text{can be verified with Matlab code using fft command})$$

计算参考：教科书 pp.85, 案例 3.2.1

#####

2. 已知实序列 $x(n)$ 的 6 点 DFT 为 $X(k)$, 其中 $k=0,1,2,3$ 的值为: $X(0)=1, X(1)=2+j, X(2)=1-j, X(3)=2$ 。求

(1) 整个 $X(k)$ 。

(2) 若 $x_1(n) = x((n-3))_6 R_6(n)$, 求 $X_1(k)$ 。

概念：DFT 特性 (关于实序列, textbook, pp.84-86)

需要搞清楚的概念:

a) DFT 是长为 N 的序列, 其对称性是关于 $N/2$ 点位置的

b) 什么是有限长共轭对称及共轭反对称

c) 任何有限长序列=共轭对称+共轭反对称 (对 DFT 也如此, 关于 $N/2$ 为对称点)

d)

如 $x(n)$ 为实序列,

-> $X(k)$ 共轭对称, i.e.,

conjugate even symmetric $X(k) = X^*(N - k)$

Case 1, $x(n)$ 为共轭对称,

-> $X(k)$ 共轭偶对称, i.e.,

real even symmetric $X(k) = X(N - k)$

Case 2, $x(n)$ 为奇对称

-> $X(k)$ 为纯虚奇对称, i.e.,

imaginary odd symmetric $X(k) = -X(N - k)$

Proof:

Since $x[n] = x_{op}[n]$, $\text{DFT}\{x(n)\} = \text{DFT}\{x_{op}(n)\} = j X_i(k) = X(k)$

Since $x(n)$ is real, $X(k) = X^*(N - k)$, $X(k) = j X_i(k) = -j X_i(N - k) = -X(N - k)$

Ans (1): 从上面的特性, 我们得出:

$$X(4) = X^*(6 - 4) = X^*(2) = 1 + j$$

$$X(5) = X^*(6 - 5) = X^*(1) = 2 - j$$

因此:

$$X(k) = \{1, 2+j, 1-j, 2, 1+j, 2-j\}$$

Ans (2):

概念: **DFT 时域循环移位定理 (proof):**

$$y(n) = x((n + m))_N R_N(n)$$

$$Y(k) = \text{DFT}[y(n)] = W_N^{-km} X(k)$$

所以:

$$X_1(k) = \text{DFT}[x((n - 3))_6 R_6(n)] = W_6^{3k} X(k) = (-1)^k X(k)$$

#####

3. 已知连续系统的系统函数为 $H(s) = \frac{3}{(s+3)(s+4)}$, 试用双线性变换法将该模拟传递函数

转变为数字传输函数 $H(z)$, 采样周期 $T=1s$

概念: 使用零极点映射方法, 求数字滤波器的系统函数

$$\text{解: 将 } s = \frac{2}{T} \cdot \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}} \text{ 带入 } H_a(s) \text{ 中, 得 } H(z) = \frac{3(1 + 2z^{-1} + z^{-2})}{(5 + z^{-1})(6 + 2z^{-1})}$$

#####

4. 一个时域离散线性相位 FIR 低通滤波器的频率响应为:

$$H(e^{j\omega}) = \begin{cases} e^{-j3\omega} & |\omega| \leq \frac{\pi}{4} \\ 0 & \frac{\pi}{4} < |\omega| \leq \pi \end{cases}, \text{ 求该系统的单位取样响应 } h(n)。$$

概念：DTFT 的逆变换算法

$$\text{Ans: } h(n) = \frac{\sin \frac{\pi}{4}(n-3)}{\pi(n-3)}$$

#####

5. 已知连续信号 $x_a(t) = \sin(300\pi t)$, 若采样频率为 $f_s=200\text{Hz}$, 得到时域采样信号 $\hat{x}_a(t)$ 和时

域离散信号 $x(n)$, (1) 写出 $\hat{x}_a(t)$ 和 $x(n)$ 的时域表达式。(2) 求 $x_a(t)$, $\hat{x}_a(t)$ 和 $x(n)$ 的傅里

叶变换。(3) 上述傅里叶变换表达式之间的关系

概念：采样，数字信号，傅里叶变换(FT)，DTFT，相对连续信号的 FT 及离散信号的 DTFT 的关系

Ans (1):

$$\hat{x}_a(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_a(nT) \delta(t-nT) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \sin\left(\frac{3}{2}\pi n\right) \delta(t-0.005n)$$

$$x(n) = \sin\left(\frac{3}{2}\pi n\right)$$

其中，我们可以认为采样函数是：

$$s(t) = \sum \delta(t - nT_s). \text{ and }$$

sampling process can be expressed as

$$\hat{x}(t) = x(t) s(t)$$

Ans (2) (3): refer to separate file <question5>

#####

6. 已知数字高通滤波器, 要求通带截止频率 $\omega_p=0.9\pi$ rad, 阻带截止频率 $\omega_s=0.4\pi$ rad。采样周期 $T=1\text{s}$ 。

(1) 利用双线性变换法确定模拟高通滤波器的边界频率。

(2) 确定模拟低通滤波器的边界频率。

概念：双线性变换公式，数字高通滤波器的设计(textbook, pp.170-173, 自学)

Ans:

定义：

$$s \triangleq \sigma + j\Omega \quad p \triangleq \eta + j\lambda$$

$$p \rightarrow s \quad \lambda \rightarrow \Omega$$

(流程参考 PPT 或教材)

第一步：求模拟高通通带及带阻频率： Ω_{ph} ， Ω_{sh}

$$\Omega_{ph} = \frac{2}{T} \tan \frac{0.9\pi}{2} = 12.63$$

$$\Omega_{sh} = \frac{2}{T} \tan \frac{0.4\pi}{2} = 1.45$$

第二步：模拟高通（带通）转模拟低通 （模拟低通边界频率）：

$$p = \frac{\lambda_p \cdot \Omega_{ph}}{s} \quad (\text{textbook: 第四版 pp.176}), \quad \text{则在虚轴上: } \lambda = -\frac{\lambda_p \Omega_{ph}}{\Omega}, \quad \text{其中 } \Omega_{ph} \text{ 为希望设计的高通滤波器的通带边界频率}$$

因为通常情况下，我们设 $\lambda_p = 1$ ，在虚轴上的映射关系为：

$$\lambda_s = \frac{\Omega_{ph}}{\Omega_{sh}} = 8.7$$

其中， λ_s 为低通滤波器的边界频率

#####

$$7. \text{ 设 } X(z) = \frac{0.36}{(1-0.8z)(1-0.8z^{-1})}$$

试求与 $X(z)$ 对应的因果序列 $x(n)$

Hints: z 逆变换方法：

- a) z 逆变换的积分方法
- b) 利用留数或留数余数定理
- c) 利用部分展开方法及现有（给出）z-逆变换公式

$$\text{Ans: } x(n) = (0.8^n - 0.8^{-n})u(n)$$


```

In[40]:= Xz =  $\frac{0.36}{(1 - 0.8 z) (1 - 0.8 z^{-1})}$ ;
Fz = Xz z^{n-1}
Out[41]=  $\frac{0.36 z^{-1+n}}{(1 - \frac{0.8}{z}) (1 - 0.8 z)}$ 

According to inverse z-transform  $x(n) = \sum \text{Res}[F(z), z]$ . Because  $x[n]$  is a causal
sequence,  $X(z)$  has two single poles at location  $z=1/0.8$  and  $z=0.8$ . For each pole
location:

In[42]:= x1 = Residue[Fz, {z, 1/0.8}]
x2 = Residue[Fz, {z, 0.8}]
Out[42]=  $-1.1.25^n$ 
Out[43]=  $1. \times 0.8^n$ 

The final solution is then

In[44]:= xn = (x1 + x2) UnitStep[n] // Simplify
Out[44]=  $(1. \times 0.8^n - 1. \times 1.25^n) \text{UnitStep}[n]$ 

```

#####

8. 已知一个线性时不变因果系统，系统的差分方程如下：

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

求（1）该系统的单位脉冲响应。

（2）系统的频率响应。

Hints: Firstly find the z-transform of the system

Ans:

$$h(n) = \begin{cases} 1, & n = 0 \\ 2^{(1-n)} & n > 0 \end{cases}$$

$$\delta(n) + 2^{(1-n)}u(n-1)$$

或

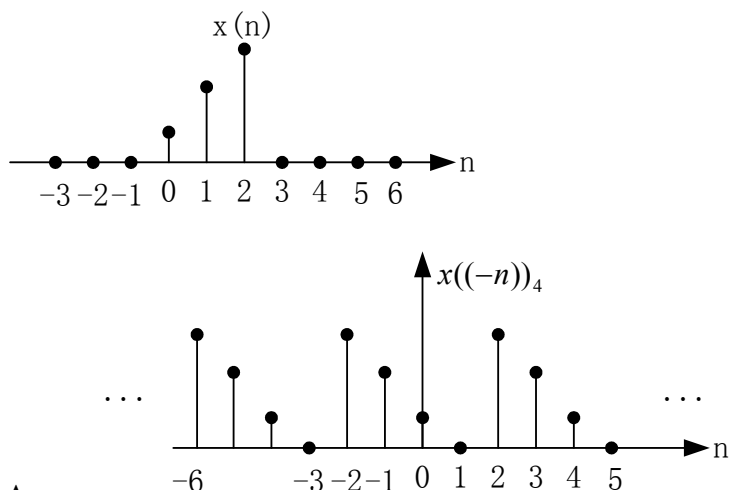
$$h(n) = \delta(n) + 2^{(1-n)}u(n-1)$$

$$H(\omega) = \frac{1 + 1/2e^{-j\omega}}{1 - 1/2e^{-j\omega}}$$

参考文件：《part2_q8.pdf》

#####

9. 在图 1 中画出了有限长序列 $x(n)$ ，试画出序列 $x((-n))_4$ 的图形



Ans:

#####

10. $H_a(s) = \frac{3}{(s+1)(s+2)}$ ，试用脉冲响应不变法将以上模拟传递函数转变为数字传输函数

$H(z)$ ，采样周期 $T=0.5s$ 。

解： $H_a(s) = \frac{\frac{3}{2}}{s+1} - \frac{\frac{3}{2}}{s+3}$

$H_a(s)$ 的极点为 -1 和 -3 ，从冲击响应不变法的公式：

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

$$= \frac{\frac{3}{4}}{1 - e^{-\frac{1}{2}}z^{-1}} - \frac{\frac{3}{4}}{1 - e^{-\frac{3}{2}}z^{-1}}$$

Note: 公式的推导

#####

11. 已知一个有限长序列 $x(n) = \delta(n) + 2\delta(n-5)$ ，求它的 10 点离散傅立叶变换 $X(k)$

解： $X(k) = 1 + 2\omega_{10}^{5k} = 1 + 2e^{-j\pi k} = 1 + 2(-1)^k, k = 0, 1, \dots, 9$

#####

12. 序列 $a(n)$ 为 $\{1, 2, 3\}$ ，序列 $b(n)$ 为 $\{3, 2, 1\}$ 。

(1) 求线性卷积 $a(n)*b(n)$ 。

(2) 若用基 2FFT 的快速卷积法来得到两个序列的线性卷积运算结果，FFT 至少应取多少点？

Ans:

- (1) 线性卷积概念
- (2) 循环卷积，至少是 $N \geq 5$ 点，所以基 2FFT 是 8

#####

13. 设数字滤波器的差分方程为

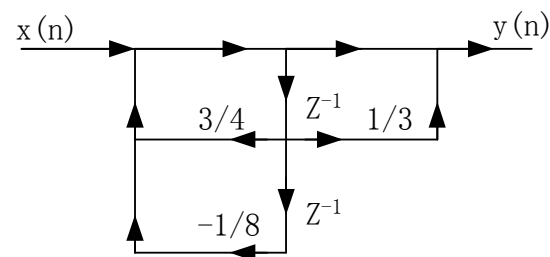
$$y(n) - \frac{3}{4}y(n-1) + \frac{1}{8}y(n-2) = x(n) + \frac{1}{3}x(n-1)$$

试画出该滤波器的直接型、级联型和并联型结构。

概念：直接型、级联型和并联型结构， 滤波器的一般形式

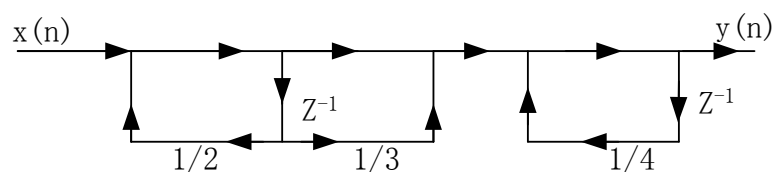
Ans: 直接型

system equation: $H(z) = \frac{1 + \frac{1}{3}z^{-1}}{1 - \frac{3}{4}z^{-1} + \frac{1}{8}z^{-2}}$



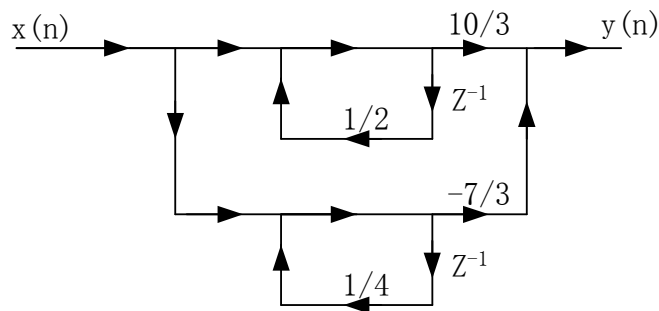
级联型

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



并联型

parallel form: $H(z) = \frac{10}{3(1 - \frac{1}{2}z^{-1})} - \frac{7}{3(1 - \frac{1}{4}z^{-1})}$



#####

14. 序列 $x[n]=\{3,4,2,5\}$ ，序列 $h[n]=\{1,2,1\}$ 。

(1) 求线性卷积 $y[n]=x[n]*h[n]$ 。

(2) 求 $x[n]$ 和 $h[n]$ 的 4 点循环卷积 $y_1[n]$ 。

(3) 若用基 2FFT 的快速卷积法来得到两个序列的线性卷积运算结果,FFT 至少应取多少点?

Ans: (同上)

#####

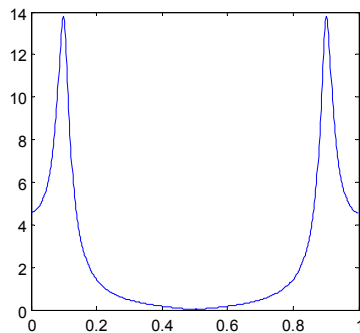
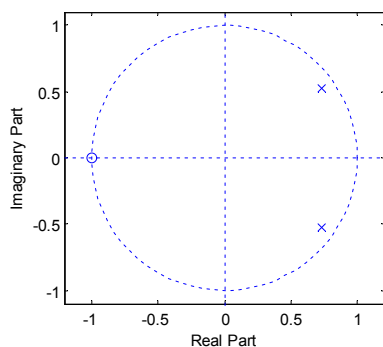
15. 一个离散时间系统有一对共轭极点: $p_1=0.9e^{j\frac{\pi}{5}}, p_2=0.9e^{-j\frac{\pi}{5}}$ ，且在 $z=-1$ 处有一阶零点, $H(0)=1$ 。

(1)写出该系统的系统函数 $H(z)$, 并画出零极点图。

(2)试用零极点分析的方法大致画出其幅频响应曲线 ($0\sim 2\pi$)。

Ans:

$$H(z) = \frac{k(z+1)}{(z-0.9e^{j\frac{\pi}{5}})(z-0.9e^{-j\frac{\pi}{5}})} = \frac{0.81(z+1)}{z^2 - 1.8\cos\frac{\pi}{5}z + 0.81}$$



Matlab code

```

b=[0,0.81,0.81];
a=[1,-1.8*cos(pi/5),0.81];

figure;
zplane(b,a);

figure;
[h,w]=freqz(b,a,1024,'whole');
plot(w,abs(h))

```

Note: you should be able to draw a rough plot by hand.

#####

16. 设系统的输入输出关系为 $y(n) = nx(n)$, 试判断系统的线性和时不变性。

Ans: (同上)

#####

17. 已知 $x(n]$ 是实序列, 其 8 点 DFT 的前 5 点值为: $\{0.255, 0.125-j0.3, 0, 0.125-j0.06, 0.45\}$,

写出 $x(n]$ 8 点 DFT 的后 3 点值 $\{X(5), X(6), X(7)\}$ 。

Ans: DFT symmetric property:

如 $x(n)$ 为实序列,
 $\rightarrow X(k)$ 共轭对称, i.e.,
conjugate even symmetric $X(k) = X^*(N - k)$

如同时, $x(n)$ 为共轭对称,
 $\rightarrow X(k)$ 共轭偶对称, i.e.,
real even symmetric $X(k) = X(N - k)$

如同时, $x(n)$ 为奇对称
 $\rightarrow X(k)$ 为纯虚奇对称, i.e.,
imaginary odd symmetric $X(k) = -X(N - k)$

所以:

$X(0) = 0.255,$
 $X(1) = 0.125 - j0.3$
 $X(2) = 0$
 $X(3) = 0.125 - j0.06$
 $X(4) = 0.45$

For real sequence, its DFT satisfies

$X(5) = X^*(8 - 5) = X^*(3)$

$X(6) = X^*(8 - 6) = X^*(2)$

$X(7) = X^*(8 - 7) = X^*(1)$

所以:

$$\{X(5), X(6), X(7)\} = \{0.125 + j0.06, 0, 0.125 + j0.3\}$$

#####

18. 采用基 2FFT 算法用来计算 N=16 点 DFT，求需要计算复加法，复乘法的次数

Ans (review)

#####

19. 判断系统 $T[x(n)] = e^{x(n)}$ 是否为稳定系统、因果系统

Ans: (review)

#####

20 已知 IIR 数字滤波器的系统函数 $H(z) = \frac{1}{1 - 0.9z^{-1}}$ ，试判断滤波器的类型（低通、高通、带通、带阻）

Ans: 低通滤波器

#####

21. 有一线性时不变系统，如图 1 所示，试写出该系统的频率响应、系统（转移）函数、差分方程和卷积关系表达式。

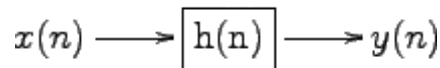


图 1

图中：x(n)为系统输入，y(n)为系统输出，h(n)为系统单位取样响应。

Ans:

$$\text{频率响应 } H(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} h(n)e^{-j\omega n} \quad \text{系统函数 } H(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} h(n)z^{-n}$$

$$\text{差分方程 } z^{-1} \left[\frac{Y(z)}{X(z)} \right] \quad \text{卷积关系 } y(n) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} h(n) * x(n)$$

$$22. \text{ 令 } H_1(z) = 1 - 0.6z^{-1} - 1.414z^{-2} + 0.864z^{-3}$$

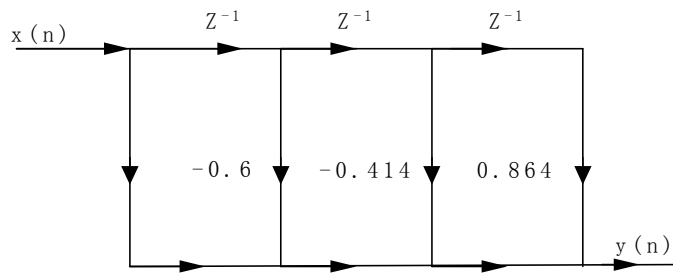
$$H_2(z) = 1 - 0.98z^{-1} + 0.9z^{-2} - 0.898z^{-3}$$

$$H_3(z) = H_1(z) / H_2(z)$$

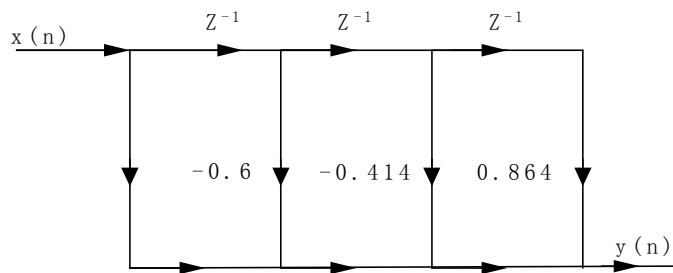
试分别画出其直接型结构

Ans:

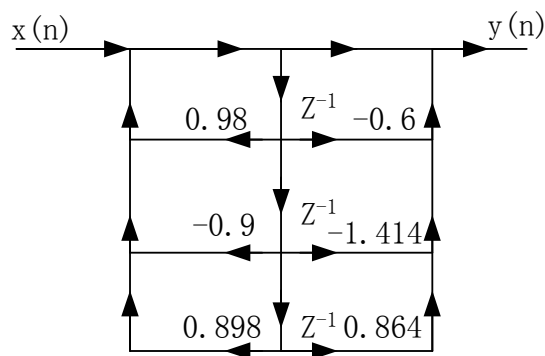
H1(z)



H2(z)



H3(z)



注意符号

#####

23. 分析判断系统 $T[x(n)] = e^{x(n)}$ 是否为稳定系统、因果系统、线性系统。

Ans: (同上)

#####

24. 已知有限长序列 $h(n) = \{1, 1, 1, 1, 1\}$ 和 $x(n) = \{4, 3, 2, 1\}$ ，对其补零成为

$h_8(n) = \{1, 1, 1, 1, 1, 0, 0, 0\}$ 和 $x_8(n) = \{4, 3, 2, 1, 0, 0, 0, 0\}$ ，求解以下问题：

(1) 求解线性卷积 $y(n) = h(n) * x(n)$

(2) 求循环卷积 $y_8(n) = h_8(n) \otimes x_8(n)$ ，与 (1) 的结果比较，指出循环卷积与线性卷积的

关系

Ans:

$$y(n) = \{4, 7, 9, 10, 10, 6, 3, 1\}$$

$$y_8(n) = \{4, 7, 9, 10, 10, 6, 3, 1\}$$

循环卷积与线性卷积的关系：当循环卷积的长度不小于线性卷积长度时，二者相等

mathematica code

```
In[20]:= x = {4, 3, 2, 1};
         h = {1, 1, 1, 1, 1};

         linear convolution|
         =====

         yn = ListConvolve[x, h, {1, -1}, 0]
Out[22]:= {4, 7, 9, 10, 10, 6, 3, 1}

         8-point cyclic convolution
         =====

In[23]:= xp = Flatten@{x, 0, 0, 0, 0}
         hp = Flatten@{h, 0, 0, 0}
Out[23]:= {4, 3, 2, 1, 0, 0, 0, 0}
Out[24]:= {1, 1, 1, 1, 1, 0, 0, 0}

In[25]:= ListConvolve[hp, xp, 1]
Out[25]:= {4, 7, 9, 10, 10, 6, 3, 1}
```

matlab code

```
clc
clear all;
close all;

x=[4,3,2,1];
h=[1,1,1,1,1];

% linear convolution
yn=conv(x,h);

% 8 point cyclic convolution
Xk=fft(x,8);
Hk=fft(h,8);
Y1k=Xk.*Hk;
yn1=ifft(Y1k);

yn(:)
yn1(:)
```


####

25. 有一有限长序列

$$R_N(n) = \begin{cases} 1, & 0 \leq n \leq N-1 \\ 0, & \text{其他} \end{cases}$$

试求：

(1) $R_N(n)$ 的 z 变换；

(2) $\text{DFT}[R_N(n)]$;

(3) $R_N(n)$ 的幅频响应特性。

Ans:

$$(1) \frac{1-z^{-N}}{1-z^{-1}}, 0 < |z| \quad (2) \text{DFT}[R_N(n)] = \begin{cases} \sum_{n=0}^{N-1} W_N^{kn}, & 0 \leq k \leq N-1 \\ 0, & \text{其他} \end{cases}$$

(3) 幅频响应: $H(e^{j\omega}) = \left| \frac{\sin \frac{\omega N}{2}}{\sin \frac{\omega}{2}} \right|$

Mathematica code

```

In[403]:= rn = UnitStep[n] - UnitStep[n - N];

In[404]:= rz = ZTransform[rn, n, z];

In[405]:= rz = Refine[rz, Assumptions -> N > 0 && N ∈ Integers] // Simplify
Out[405]=  $\frac{z - z^{1-N}}{-1 + z}$ 

In[406]:= num = Numerator[rz] / z
          den = Denominator[rz] / z
Out[406]=  $\frac{z - z^{1-N}}{z}$ 
Out[407]=  $\frac{-1 + z}{z}$ 

In[408]:= num1 = num /. z -> Exp[I ω] // ExpToTrig
          den1 = den /. z -> Exp[I ω] // ExpToTrig
Out[408]=  $\cos[\omega]^2 - \cos[\omega] (\cos[\omega] + i \sin[\omega])^{1-N} +$ 
           $i (\cos[\omega] + i \sin[\omega])^{1-N} \sin[\omega] + \sin[\omega]^2$ 
Out[409]=  $-\cos[\omega] + \cos[\omega]^2 + i \sin[\omega] + \sin[\omega]^2$ 

In[410]:= magNum1 = FullSimplify[Abs[num1],
          Assumptions -> ω ∈ Reals && N ∈ Integers]
Out[410]=  $2 \text{ Abs} \left[ \sin \left[ \frac{N \omega}{2} \right] \right]$ 

In[411]:= magDen1 = FullSimplify[Sqrt[(1 - Cos[ω])^2 + Sin[ω]^2],
          Assumptions -> ω ∈ Reals]
Out[411]=  $2 \text{ Abs} \left[ \sin \left[ \frac{\omega}{2} \right] \right]$ 

In[412]:= mag1 = magNum1 / magDen1
Out[412]=  $\frac{\text{Abs} \left[ \sin \left[ \frac{N \omega}{2} \right] \right]}{\text{Abs} \left[ \sin \left[ \frac{\omega}{2} \right] \right]}$ 

```

#####

26. 已知 $X(k)$ 和 $Y(k)$ 分别是两个 N 点实序列 $x(n)$ 和 $y(n)$ 的 N 点 DFT, 若要求 $x(n)$ 和 $y(n)$, 为提高运算效率, 试设计用一次 N 点 IFFT 来完成。

Ans:

Let $F(k) = X(k) + j Y(k)$
 $f(n) = \text{IDFT}[F(k)] = x(n) + j y(n)$
 Therefore,
 $x(n) = \text{Re}[f(n)]$, and $y(n) = \text{Im}[f(n)]$

#####

27. 已知实序列 $x(n]$ 的 6 点 DFT 为 $X(k)$, $X(0)=3, X(1)=3+2j, X(2)=1-j, X(3)=4$ 。求

(1) 整个 $X(k)$ 。

(2) 若 $x_1(n)=x((n-3))R_6(n)$, 求 $X_1(k)$ 。

Ans:

(同上)

#####

28. 已知 $x(n) = \cos(\frac{\pi}{6}n)R_4(n)$, 求 $x((9))_4$ 。

Hints: Check periodic extension

#####

29. 已知模拟滤波器传输函数为 $Ha(s) = \frac{1}{s^2 + s + 1}$, 试用双线性变换法将其转换成数字滤波器, 设 $T = 2s$

Hints: 双线性变换概念及公式

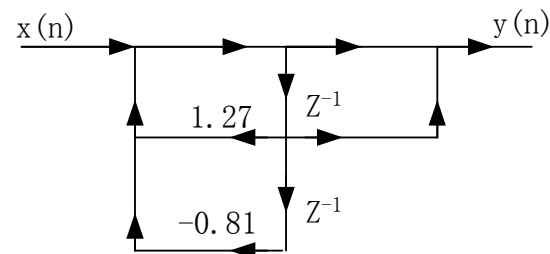
#####

30. 已知一个有限长序列 $x(n) = \delta(n) + 2\delta(n-5)$, 求它的 10 点离散傅立叶变换 $X(k)$

Hints: DFT 概念及公式

#####

31. 数字滤波器的结构如图 1 所示, 写出它的差分方程和系统函数。



Ans: (同上)

#####

32. 用 Z 变换法解如下差分方程:

$y(n) - 0.9y(n-1) = 0.05u(n)$, $y(-1)=1$, $y(n)=0$, 当 $n < -1$ 时

Hints: Single sided z-transform

Ans:

```

In[427]:= eqn1 = Y[z] -  $\frac{9}{10} z^{-1} (Y[z] + z)$  == ZTransform[ $\frac{1}{20}$  UnitStep[n], n, z]
Out[427]=  $Y[z] - \frac{9(z + Y[z])}{10z} == \frac{z}{20(-1 + z)}$ 

In[428]:= soln = Solve[eqn1, Y[z]] // Flatten // Simplify
Out[428]=  $\left\{ Y[z] \rightarrow \frac{z(-18 + 19z)}{2(-1 + z)(-9 + 10z)} \right\}$ 

In[429]:= yz = Y[z] /. soln
Out[429]=  $\frac{z(-18 + 19z)}{2(-1 + z)(-9 + 10z)}$ 

In[430]:= yn = InverseZTransform[yz, z, n]
Out[430]=  $\frac{1}{2} \left( 1 + \left( \frac{10}{9} \right)^{-1-n} \right)$ 

```

The final result is

$$y[n] = 0.5 + 0.45(0.9)^n$$

#####

33. 已知有限长序列 $x(n) = (n+1)[u(n) - u(n-4)]$,

(1) 试画出序列 $x((-n))_4 R_4(n)$ 的图形。(2) 求线性卷积 $y(n) = x(n) * x(n)$ 。(3) 求 4 点循环

$$\text{卷积 } y_1(n) = x(n) \circledast x(n)$$

Ans: (same as above)

#####

34. 已知一个有限长序列 $x(n) = \delta(n) + 3\delta(n-4)$, 求它的 8 点离散傅立叶变换

(DFT) $X(k)$

Ans: (same as above)

#####

35. 判断系统 $T[x(n)] = \sum_{k=3}^n x(k)$ 是否为稳定系统、因果系统、线性系统

Ans: (same as above)

#####

36. 一个时域离散线性相位 FIR 低通滤波器的频率响应为:

$$H(e^{j\omega}) = \begin{cases} e^{-j5\omega} & |\omega| \leq \frac{\pi}{4} \\ 0 & \frac{\pi}{4} < |\omega| \leq \pi \end{cases}$$

求该系统的单位取样响应 $h(n)$

Ans:
$$h(n) = \frac{\sin \frac{\pi}{4}(n-5)}{\pi(n-5)}$$

```

In[578]:= Hw = Piecewise[{{Exp[-I 5 ω], -π/4 ≤ ω ≤ π/4}}, 0]
Out[578]= { e^{-5 i ω}  - π/4 ≤ ω ≤ π/4
            0           True

In[585]:= hn = IDTFT[Hw, ω, n] // ExpToTrig // FullSimplify
Out[585]= Cos[1/4 (1+n) π] / (-5+n) π

In[592]:= FullSimplify[Sin[π/4 (n-5)], Assumptions → n ∈ Integers]
Out[592]= Cos[1/4 (1+n) π]

The final answer is then
h[n] = Cos[1/4 (1+n) π] / (-5+n) π = Sin[π/4 (n-5)] / (-5+n) π

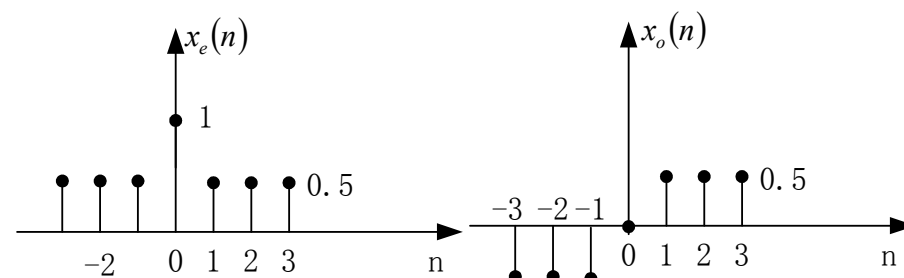
```

#####

37. 设 $x(n) = R_4(n)$ ，试求 $x(n)$ 的共轭对称序列 $x_e(n)$ 和共轭反对称序列 $x_o(n)$ ，并分别用图表示。

Hints: check the textbook on how to find the answers

解: $x_e(n) = \frac{1}{2}(R_4(n) + R_4(-n))$, $x_o(n) = \frac{1}{2}(R_4(n) - R_4(-n))$



#####

38. 求序列 $x(n) = u(n+3) - u(n-4)$ 的傅立叶变换

Ans: (same as above)

#####

39. 求序列 $x(n)$ 的 Z 变换及其收敛域，并在 z 平面上画出极零点分布图，其中

$x(n) = R_N(n), N = 4$

$$X(z) = \frac{1 - z^{-4}}{1 - z^{-1}} = \frac{z^4 - 1}{z^3(z - 1)} \quad , \quad 0 < |z| \leq \infty$$

零点 $z_k = e^{j\frac{2\pi}{4}k}$, $k=0, 1, 2, 3$

极点 $z_{1,2} = 0, 1$.

#####

40. 求 $R_5(n)$ 与序列 $\{4, 3, 2, 1\}$, $n = 0, 1, 2, 3$ 的 7 点循环卷积。

Ans: (same as above)

三、综合题

1. 已知 $x(n)$ 为 N 点序列, $n=0, 1, \dots, N-1$, 其 DFT 为 $X(k)$, 令 $y(n) = x((n))_N R_{3N}(n)$,

$y(n)$ 为 $3N$ 点序列, 试用 $X(k)$ 表示 $Y(k)$

DFT 的特性

解: $Y(k) = DFT[y(n)], k = 0, 1, \dots, 3N-1$

$$\begin{aligned} &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_{3N}^{kn} + \sum_{n=N}^{2N-1} x(n-N) W_{3N}^{kn} + \sum_{n=2N}^{3N-1} x(n-2N) W_{3N}^{kn} \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_{3N}^{kn} + W_{3N}^{kN} \sum_{r=0}^{N-1} x(r) W_{3N}^{kr} + W_{3N}^{2kN} \sum_{r=0}^{N-1} x(r) W_{3N}^{kr} \end{aligned}$$

Consider $W_{3N}^{kN} = e^{-j\frac{2\pi}{3N}kN} = e^{-j2\pi(k/3)}$, therefore

when $k/3 = \text{integer}$, $W_{3N}^{kN} = 1$ and $Y(k) = 3X(k/3)$

when $k/3 \neq \text{integer}$,

let $y_1 = \sum x(n) W_{3N}^{kn}$, we have

$$Y(k) = y_1(1 + W_{3N}^{kN} + W_{3N}^{2kN}) = y_1 \left(\frac{1 - W_{3N}^{3kN}}{1 - W_{3N}^{kN}} \right) = 0$$

In summary

$$Y(k) = \begin{cases} 3X(k/3), & k/3 \text{ integer} \\ 0, & k/3 \text{ not an integer} \end{cases}$$

#####

2. 用微处理机对实数序列做谱分析, 要求频率分辨率 $F \leq 25 \text{ Hz}$, 信号最高频率为 2 kHz , 试确定以下参数:

(1) 最小记录时间 T_{\min} ;

(2) 最大取样间隔 T_{\max} ;

(3) 最少采样点数 N_{\min} ;

(4) 在采样频率不变的情况下, 将频率分辨率减小一倍的最小采样点数 N

解: $T_{\min} = \frac{1}{F} = 1/25 \text{ s} = 0.04 \text{ s}$

$$T_{\max} = \frac{1}{f_s} = \frac{1}{2f_m} = \frac{1}{4} \text{ ms}$$

$$N_{\min} = \frac{T_{\min}}{T_{\max}} = \frac{0.04}{0.25} \times 10^3 = 160$$

$$N = \frac{f_s}{F} = 80$$

#####

3. 一个线性时不变因果系统由差分方程描述：

$$y(n) + 0.5y(n-1) + 0.06y(n-2) = x(n) - x(n-1)$$

(1)分析该系统属于 FIR 滤波器还是 IIR 滤波器；

(2)写出系统函数 $H(z)$ 和单位取样响应 $h(n)$ 。

(3)写出系统频响函数 $H(e^{j\omega})$ 表达式；

(4)当激励信号为 $x(n) = (-1)^n$ 时，求系统的响应解：

(1)系统函数既有零点又有极点，所以是 IIR 系统

(2)

$$H(z) = \frac{1 - z^{-1}}{1 + 0.5z^{-1} + 0.06z^{-2}} = \frac{-12z}{z + 0.2} + \frac{13z}{z + 0.3}$$

$$h(n) = [-12(-0.2)^n + 13(-0.3)^n]u(n)$$

$$(3) H(e^{j\omega}) = \frac{1 - e^{-j\omega}}{1 + 0.5e^{-j\omega} + 0.06e^{-2j\omega}}$$

(4)

$$(-1)^n = e^{j\pi n}$$

$$y(n) = H(e^{j\pi})e^{j\pi n}$$

$$= \frac{-1(-1-1)}{(-1+0.2)(-1+0.3)} e^{j\pi n} = \frac{2}{0.56} e^{j\pi n} = 3.57e^{j\pi n} = 3.57(-1)^n$$

#####

4. 设某 FIR 数字滤波器的系统函数为

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

(1) 该滤波器的单位取样响应 的表示式，并判断是否具有线性相位,说明是第几类线性相位滤波器；

(2) $H(e^{j\omega})$ 的幅频响应和相频响应的表示式；

(3) 画出该滤波器流图的直接型结构和线性相位型结构图，比较两种结构，指出线性相位型结构的优点。

ans (1)

$$h(n) = \frac{1}{5} \times [\delta(n) + 2\delta(n-1) + 4\delta(n-2) - 4\delta(n-3) - 2\delta(n-4) - \delta(n-5)]$$

$h(n)$ 满足 $h(n) = -h(N-1-n)$, $N = 6$

所以，该 FIR 滤波器具有第二类线性相位特性。

(2) 公式推导参考：高西全第四版 pp201

$$H_g(\omega) = \sum_{n=0}^M 2h(n) \sin[\omega(n-\tau)]$$

$$\theta(\omega) = -\frac{\pi}{2} - \omega\tau, \text{ and } \tau = \frac{N-1}{2}$$

$$H_g(\omega) = \sum_{n=0}^M 2h(n) \sin[\omega(n-\tau)] = \frac{2}{5} \sin\left(\frac{5}{2}\omega\right) + \frac{4}{5} \sin\left(\frac{3}{2}\omega\right) + \frac{8}{5} \sin\left(\frac{1}{2}\omega\right)$$

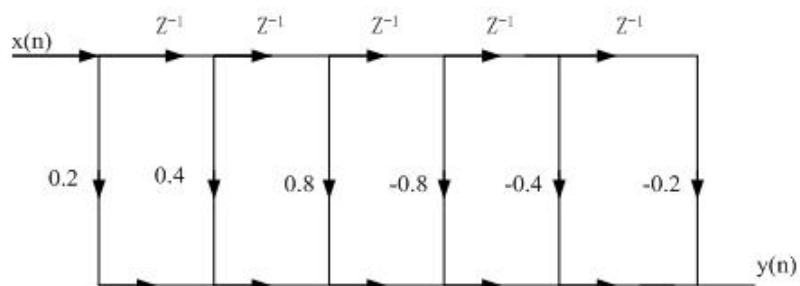
$$\phi(\omega) = -\frac{\pi}{2} - \frac{N-1}{2}\omega = -\frac{\pi}{2} - \frac{5}{2}\omega$$

$$h(n) = \frac{1}{5} \times [\delta(n) + 2\delta(n-1) + 4\delta(n-2) - 4\delta(n-3) - 2\delta(n-4) - \delta(n-5)]$$

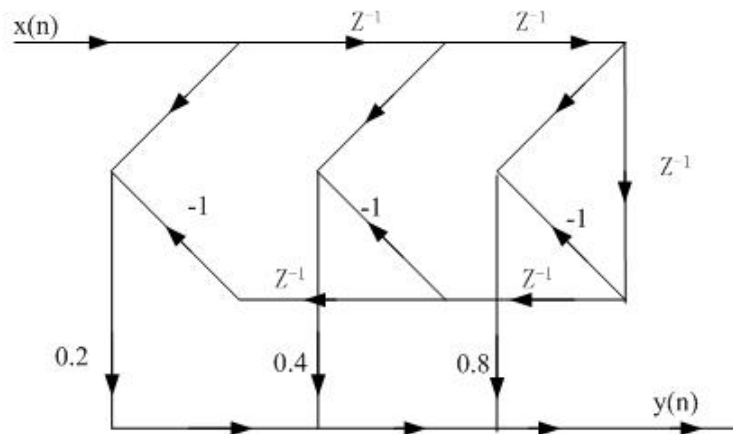
(3 分)

$h(n)$ 满足 $h(n) = -h(N-1-n)$, $N = 6$

所以，该 FIR 滤波器具有第二类线性相位特性。 (2 分)



直接型结构



线性相位型

线性相位型结构比直接型结构可以节省近一半的乘法器。

#####

5. 设 $x(n)$ 是长度为 $2N$ 的有限长实序列， $X(k)$ 为 $x(n)$ 的 $2N$ 点 DFT。试设计用一次 N 点

FFT 完成计算 $X(k)$ 的高效算法。

解

$$\begin{aligned} & x_1(r) = x(2r) \quad r \in 0, 1, \dots, N \\ \text{let} \quad & x_2(r) = x(2r+1) \quad r \in 0, 1, \dots, N \end{aligned}$$

$$\text{令 } y(n) = x_1(n) + jx_2(n)$$

$$Y(k) = \text{DFT}[y(n)], k = 0, 1, \dots, N-1$$

$$X_1(k) = \text{DFT}[x_1(n)] = Y_{ep}(k) = \frac{1}{2}[Y(k) + Y^*(N-k)]$$

$$jX_2(k) = \text{DFT}[jx_2(n)] = Y_{op}(k) = \frac{1}{2}[Y(k) - Y^*(N-k)]$$

$2N$ 点 $\text{DFT}[x(n)] = X(k)$ ，为：

$$X(k) = \sum_{n=0, \text{even}}^{2N-1} x(n)W_{2N}^{kn} + \sum_{n=0, \text{odd}}^{2N-1} x(n)W_{2N}^{kn}$$

$$k = 0 \dots 2N-1$$

$$\text{Let } k' = 0 \dots N-1$$

$$k = \begin{cases} k', & 0 \leq k \leq N-1 \\ k'+N, & N \leq k \leq 2N-1 \end{cases}$$

It can be shown that

$$\begin{cases} X(k') = X_1(k') + W_{2N}^{k'} X_2(k') \\ X(k' + N) = X_1(k') - W_{2N}^{k'} X_2(k') \end{cases}$$

#####

6. 已知 $x(n)$ 为 N 点序列, $n = 0, 1, \dots, N-1$, 其 DFT 为 $X(k)$, 令

$$y(n) = \begin{cases} x(n) & n = 0, 1, \dots, N-1 \\ x(n-N) & n = N, \dots, 2N-1 \end{cases}, \quad y(n) \text{ 为 } 2N \text{ 点序列, 试用 } X(k) \text{ 表示 } Y(k).$$

$$Y(k) = DFT[y(n)], k = 0, 1, \dots, 2N-1$$

解:

$$Y(k) = DFT[y(n)], k = 0, 1, \dots, 2N-1$$

$$\begin{aligned} &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_{2N}^{kn} + \sum_{n=N}^{2N-1} x(n-N) W_{2N}^{kn} \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_{2N}^{kn} + W_{2N}^{kN} \sum_{r=0}^{N-1} x(r) W_{2N}^{kr} \\ &= (1 + W_{2N}^{kN}) X(k/2) \\ &= \begin{cases} 2X(k/2), & k/2 = \text{整数} \\ 0, & k/2 \neq \text{整数} \end{cases} \end{aligned}$$

其中,

$$\begin{aligned} W_{2N}^{kN} &= e^{-jk\pi} = \cos(k\pi) - j \sin(k\pi) \\ &= (-1)^k \end{aligned}$$

#####

7. 已知因果稳定离散时间系统用下面差分方程描述:

$$y(n) - 0.8y(n-1) + 0.12y(n-2) = x(n) + 0.8x(n-1)$$

(1) 求系统函数 $H(z)$ 及单位取样响应 $h(n)$;

(2) 写出系统频响函数 $H(e^{j\omega})$ 表达式;

(3) 当激励信号为 $x(n) = e^{j\pi n}$ 时, 求系统的输出。

(4) 分析该系统属于 FIR 滤波器还是 IIR 滤波器

解:

$$H(z) = \frac{1 + 0.8z^{-1}}{1 - 0.8z^{-1} + 0.12z^{-2}}$$

$$h(n) = -\frac{5}{2} \cdot (0.2)^n u(n) + \frac{7}{2} \cdot (0.6)^n u(n)$$

$$H(e^{j\omega}) = \frac{1 + 0.8e^{-j\omega}}{1 - 0.8e^{-j\omega} + 0.12e^{-2j\omega}}$$

$$y(n) = H(e^{j\pi})e^{j\pi n}$$

$$= \frac{-1(-1+0.8)}{(-1-0.2)(-1-0.6)}e^{j\pi n} = \frac{0.2}{(-1.2)(-1.6)}e^{j\pi n} = 0.104e^{j\pi n}$$

(4) 系统函数既有零点又有极点，所以是 IIR 系统。

#####

8. 设某线性时不变离散系统的差分方程为

$$y(n-1) - \frac{10}{3}y(n) + y(n+1) = x(n),$$

试讨论分析其因果性和稳定性，求其单位取样响应。

解：对差分方程两边取 Z 变换后，得：

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

则极点 为 $1/3$ 和 3 (4 分)

当 ROC: $|Z| > 3$ 时，系统因果不稳定， $h(n) = \frac{3}{8} \times [3^n - 3^{-n}]u(n)$ ；

当 ROC: $\frac{1}{3} < |z| < 3$ 时，系统非因果稳定， $h(n) = -\frac{3}{8} \times [3^n u(-n-1) + 3^{-n} u(n)]$ ；

当 ROC: $|z| < \frac{1}{3}$ 时，系统非因果不稳定， $h(n) = \frac{3}{8} \times [3^{-n} - 3^n]u(-n-1)$

#####

9. 一个线性时不变因果系统由差分方程 $y(n) = x(n) - x(n-1) - 0.5y(n-1)$ 描述。分析该系统属于 FIR 滤波器还是 IIR 滤波器；判断它属于哪种选频滤波器（低通、高通、带通、带阻）

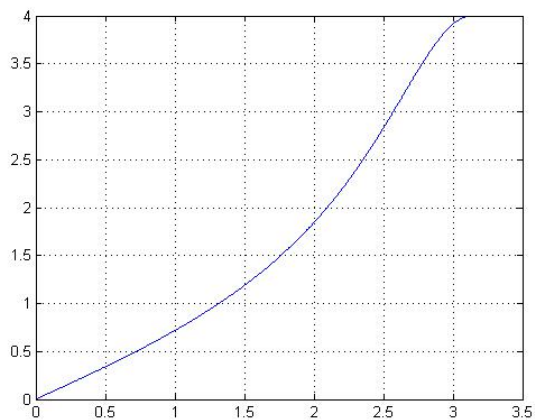
解：

$$H(z) = \frac{1 - z^{-1}}{1 + 0.5z^{-1}}$$

既有零点又有极点，所以是 IIR 系统

$$H(e^{j\Omega}) = \frac{1 - e^{-j\omega}}{1 + 0.5e^{-j\omega}}$$

由幅频特性可知是高通滤波器



#####

10. 已知线性因果网络用下面差分方程描述：

$$y(n) = 0.9y(n-1) + x(n) + 0.9x(n-1)$$

(1) 求网络的系统函数 $H(z)$ 及单位脉冲响应 $h(n)$ ；

(2) 写出网络传输函数 $H(e^{j\omega})$ 表达式，并定性画出其幅频特性曲线；

设输入 $x(n] = e^{j\omega_0 n}$ ，求输出 $y(n)$ 。

$$\text{解：(1) } H(z) = \frac{1 + 0.9z^{-1}}{1 - 0.9z^{-1}}$$

$$h(n) = 2 \cdot 0.9^n u(n-1) + \delta(n)$$

$$(2) \quad H(e^{j\omega}) = \frac{1 + 0.9e^{-j\omega}}{1 - 0.9e^{-j\omega}}$$

$$(3) \quad y(n) = e^{j\omega_0 n} \frac{1 + 0.9e^{-j\omega_0}}{1 - 0.9e^{-j\omega_0}}$$

#####

11. 已知 $x(n]$ 为 N 点序列， $n = 0, 1, \dots, N-1$ ， N 为偶数，其 DFT 为 $X(k)$ ，令

$$Y(k) = DFT[y(n)], k = 0, 1, \dots, 3N-1$$

$$y(n) = \begin{cases} x(n) & n = 0, 1, \dots, N-1 \\ x(n-N) & n = N, \dots, 2N-1 \\ x(n-2N) & n = 2N, \dots, 3N-1 \end{cases}, \quad y(n) \text{ 为 } 3N \text{ 点序列, 试用 } X(k) \text{ 表示 } Y(k)。$$

解:

$$Y(k) = DFT[y(n)], k = 0, 1, \dots, 3N-1$$

$$\begin{aligned} &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n)W_{3N}^{kn} + \sum_{n=N}^{2N-1} x(n-N)W_{3N}^{kn} + \sum_{n=2N}^{3N-1} x(n-2N)W_{3N}^{kn} \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n)W_{3N}^{kn} + W_{3N}^{kN} \sum_{r=0}^{N-1} x(r)W_{3N}^{kr} + W_{3N}^{2kN} \sum_{r=0}^{N-1} x(r)W_{3N}^{kr} \\ &= \begin{cases} 3X(k/3), & k/3 = \text{整数} \\ 0, & k/3 \neq \text{整数} \end{cases} \end{aligned}$$

#####

12. 已知线性因果稳定离散时间系统用下面差分方程描述:

$$y(n) - 0.5y(n-1) + 0.06y(n-2) = x(n) + 0.9x(n-1)$$

(1) 求系统函数 $H(z)$ 及单位取样响应 $h(n)$;

(2) 写出系统频响函数 $H(e^{j\omega})$ 表达式;

(3) 当激励信号为 $x(n) = e^{j\frac{\pi}{2}n}$ 时, 求系统的输出。

(4) 分析该系统属于 FIR 滤波器还是 IIR 滤波器

解: (同上)

#####

13. 已知一个线性非时变因果系统由下列线性差分方程给出:

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

画出系统的幅频响应示意图, 并判断系统的滤波特性。

解: (同上)

#####

14. 设 $N = 2^M$, 简要说明按时间抽取和按频率抽取基 2-FFT 算法的主要区别, 并写出

DIT-FFT 算法第一级分解的蝶形公式, 画出相应的第一级蝶型图 (N=8)

解: 基 2 DIF 与 DIT 的主要区别:

(1) 蝶形运算的组成不同

DIT: 旋转因子在蝶形的输入端

DIF: 旋转因子在蝶形的输出端

(2) 输入输出顺序不同

DIT: 输入倒序, 输出顺序

DIF: 输入顺序, 输出倒序

第一级分解的蝶形公式----DIT

$$\begin{cases} X(k) = X_1(k) + W_N^k X_2(k) \\ X\left(\frac{N}{2} + k\right) = X_1(k) - W_N^k X_2(k) \end{cases} \quad k = 0, 1, \dots, \frac{N}{2} - 1$$

#####

15. 已知 $x(n)$ 为 N 点序列, $n = 0, 1, \dots, N-1$, N 为偶数, 其 DFT 为 $X(k)$, 令

$$y(n) = \begin{cases} x\left(\frac{n-1}{2}\right) & n \text{ 为奇数} \\ 0 & n \text{ 为偶数} \end{cases}, \quad y(n) \text{ 为 } 2N \text{ 点序列, 试用 } X(k) \text{ 表示 } Y(k).$$

解:

$$\begin{aligned} Y(k) &= \sum_{n=0}^{2N-1} y(n) W_{2N}^{kn} \\ &= \sum_{n \text{ even}}^{2N-1} + \sum_{n \text{ odd}}^{2N-1} \end{aligned}$$

Since $y(n) = 0$ when $n = \text{even}$ and $y(n) = x\left(\frac{n-1}{2}\right)$ when $n = \text{odd}$,

let $n = 2r + 1$ for odd n , then

$$Y(k) = \sum_{r=0}^{N-1} x(r) W_{2N}^{k(2r+1)}$$

We can write $W_{2N}^{k(2r+1)} = W_{2N}^{k2r} W_{2N}^k = W_N^{kr} W_{2N}^k$, therefore

$$\begin{aligned} Y(k) &= W_{2N}^k \sum_{r=0}^{N-1} x(r) W_N^{kr} \\ &= W_{2N}^k X(k) \end{aligned}$$

#####

16. 一个线性时不变因果系统由差分方程描述:

$$y(n) = x(n) - x(n-1) + 0.6y(n-1) - 0.08y(n-2)$$

(1) 分析该系统属于 FIR 滤波器还是 IIR 滤波器;

(2) 写出系统函数 $H(z)$, 当激励信号 $x(n)=u(n)$ 时求系统的零状态响应

$$(1) \quad H(z) = \frac{1 - z^{-1}}{1 - 0.6z^{-1} + 0.08z^{-2}}, \quad (5 \text{ 分}) \text{ 既有零点又有极点, 所以是 IIR 系统 } (4 \text{ 分}).$$

$$Y_{zs}(z) = H(z)X(z) = \frac{1-z^{-1}}{1-0.6z^{-1}+0.08z^{-2}} \frac{1}{1-z^{-1}}$$

$$(2) = \frac{-z}{z-0.2} + \frac{2z}{z-0.4}$$

$$y_{zs}(n) = \left[-(0.2)^n + 2(0.4)^n \right] u(n)$$

#####

17. 已知一个因果线性非时变（LTI）系统，用差分方程表示为

$$y(n) = x(n) - x(n-1] - 0.9y(n-1)$$

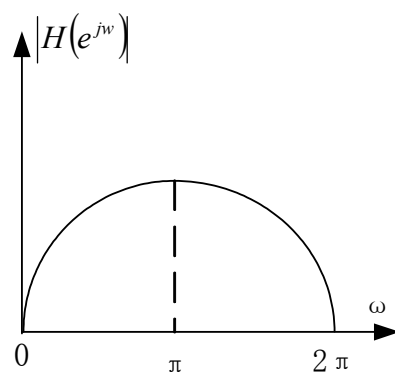
- (1) .求系统的传递函数 $H(z)$ 和它的收敛域，并说明系统的稳定性；
- (2)求系统的频率响应 $H(e^{j\omega})$ 的表达式，画出幅频响应示意图，并判断系统的滤波特性；

解：

$$(1) . H(z) = \frac{1-z^{-1}}{1+0.9z^{-1}} = \frac{z-1}{z+0.9}$$

收敛域为 $|z| > 0.9$ ，因为收敛域包含单位圆，所以系统稳定。

$$(2) . H(e^{j\omega}) = \frac{e^{j\omega} - 1}{e^{j\omega} + 0.9}$$



幅频响应示意图

滤波特性：高通。

END