

100052205

数字信号处理

Digital Signal Processing

李慧琦 教授

信息与电子学院
北京理工大学

Tel: +86 (10) 68918239

Email: huiqili@bit.edu.cn

第三章 离散傅里叶变换

本章主要内容

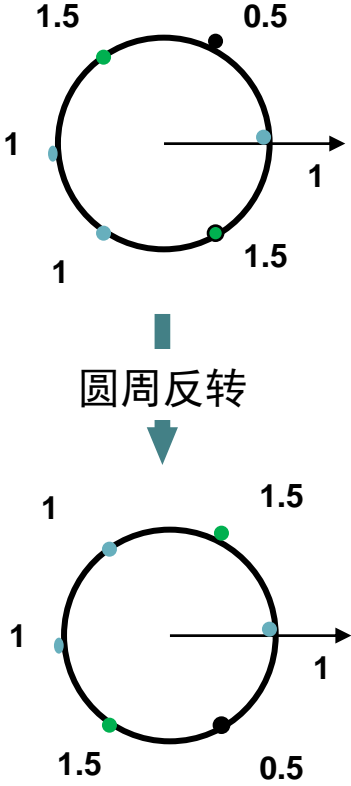
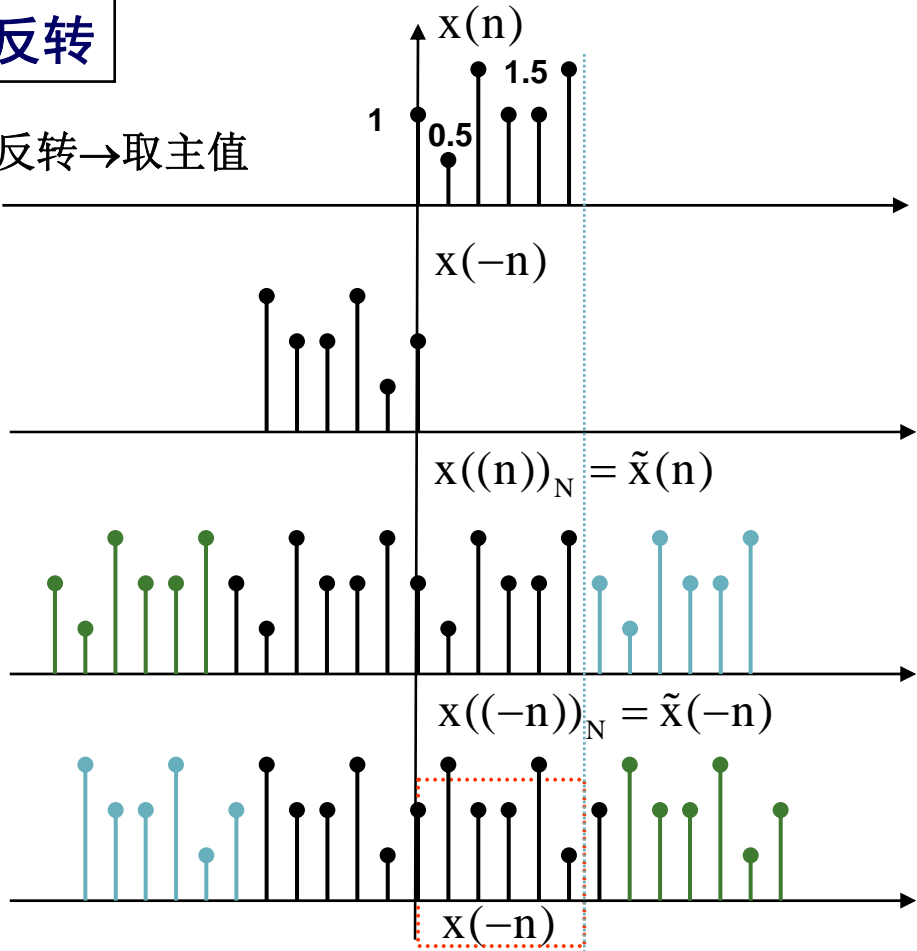
- 傅里叶变换的几种形式
- 离散傅里叶级数和离散傅里叶变换
- 离散傅里叶变换的性质
- 频域采样
- **DFT**的应用



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

● 圆周反转

周期化→反转→取主值



在涉及DFT范围内讨论和分析一个“有限长”序列**务必**将其视为某与之有关周期序列的主值序列，或实施**圆周化**操作

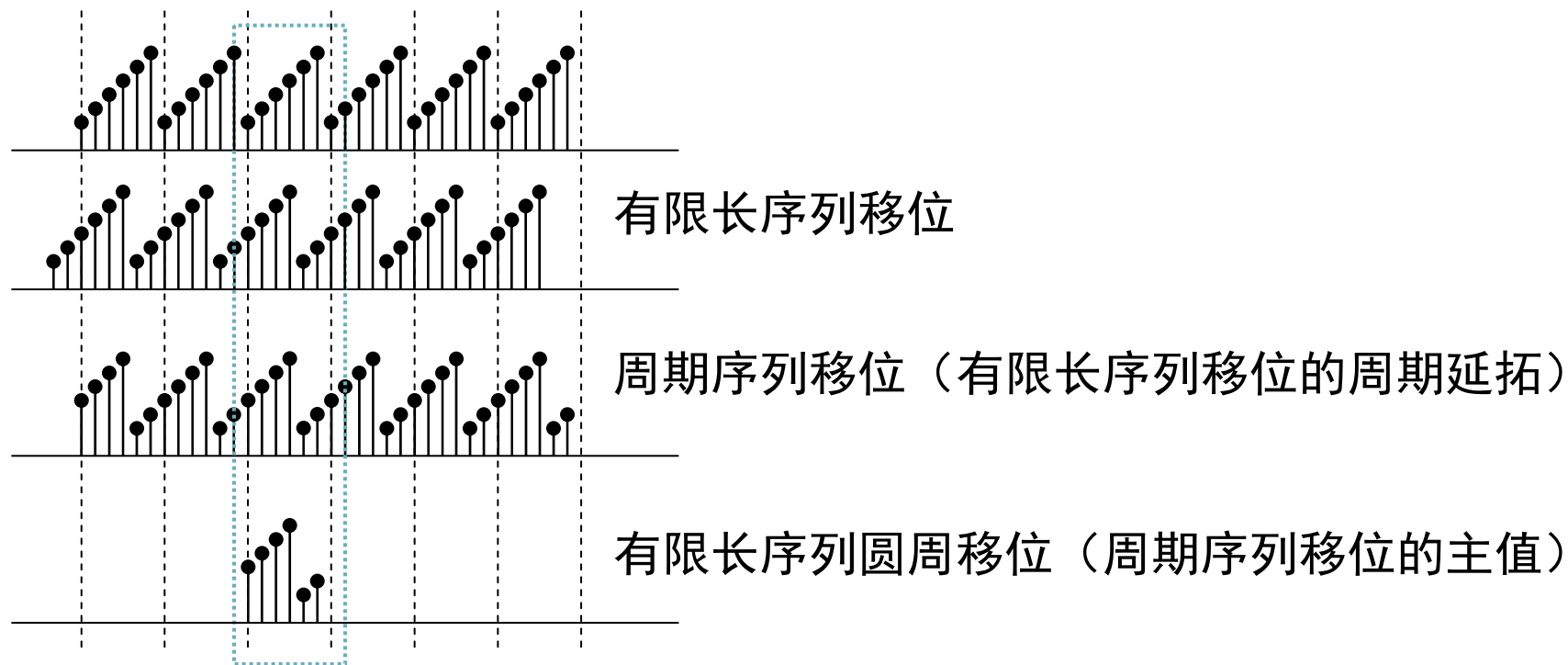


数字信号处理 (Digital Signal Processing)

● 圆周位移

周期化→移位→取主值 = 圆周移位 $x_m(n) = x((n+m))_N R_N(n)$

$$x(n) \rightarrow \tilde{x}(n) = x((n))_N \rightarrow \tilde{x}(n+m) = x((n+m))_N \rightarrow x((n+m))_N R_N(n)$$



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

$$x'(n) = x((n - m))_N R_N(n)$$

Example: If $m=2, N=4$

$$\begin{aligned} x'(n) &= x((n - 2))_4 \\ x'(0) &= x((-2))_4 = x(2) \\ x'(1) &= x((-1))_4 = x(3) \\ x'(2) &= x((0))_4 = x(0) \\ x'(3) &= x((1))_4 = x(1) \end{aligned}$$

$x'(n)$ is $x(n)$ shifted circularly by two units in time.

序列的N点圆周位移等同于其周期性延拓的线性位移。

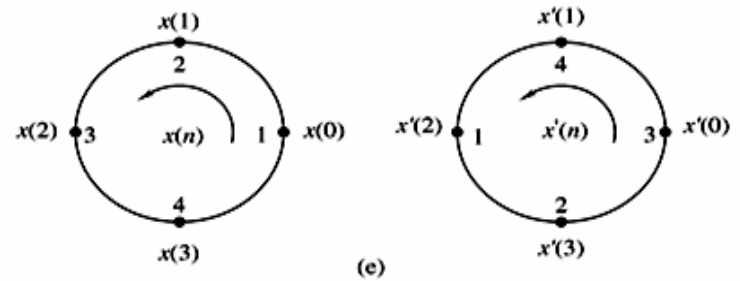
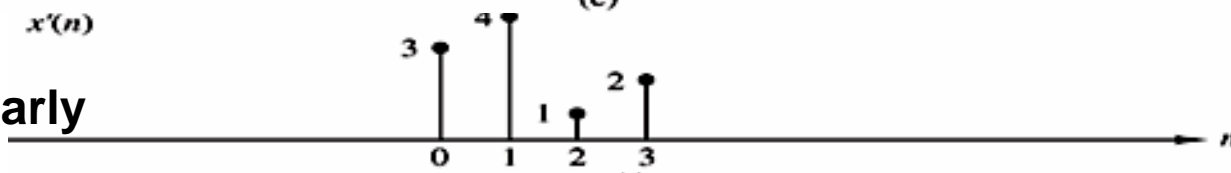
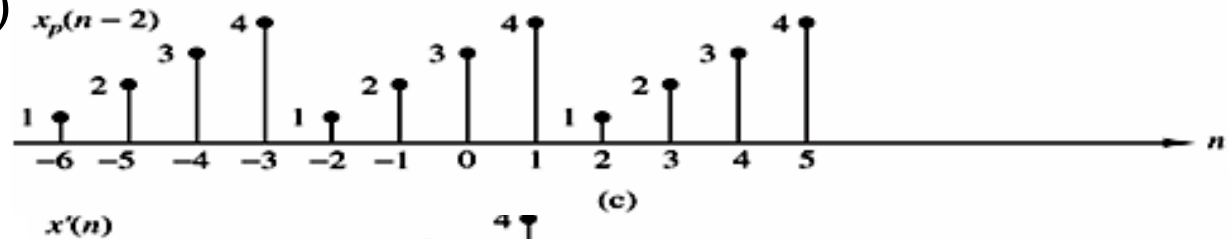
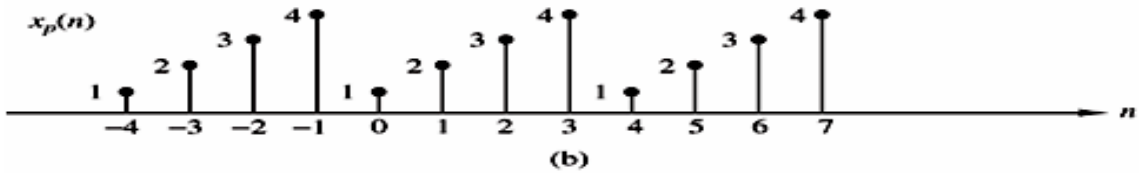
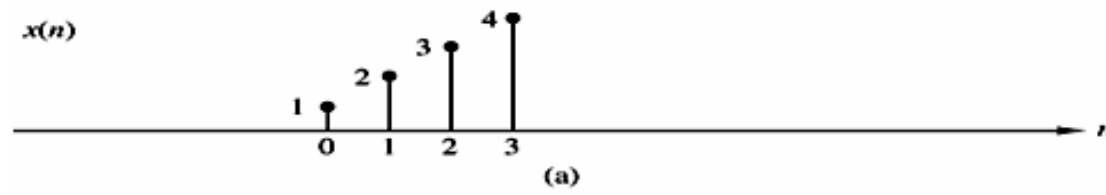


Figure 7.2.1 Circular shift of a sequence.



§ 3-5 离散傅里叶变换的性质

1. 线性特性

$$x_3(n) = ax_1(n) + bx_2(n)$$

$$X_3(k) = DFT[ax_1(n) + bx_2(n)] = aX_1(k) + bX_2(k) \quad N = \max[N_1, N_2]$$

2. 可用正变换计算逆变换

$$x(n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) W_N^{-kn} = \frac{1}{N} \left[\sum_{k=0}^{N-1} X^*(k) W_N^{kn} \right]^* = \frac{1}{N} \left\{ DFT[X^*(k)] \right\}^*$$



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

3. 对称定理

$$\forall x(n) \xleftrightarrow{DFT} X(k)$$

则 $\frac{1}{N} X(n) \xleftrightarrow{DFT} x(-k) = x(N-k)$ 圆周反转!

$$0 \leq n \leq N-1 \quad 0 \leq k \leq N-1$$

$$\tilde{x}(-k) = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{X}(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}nk} = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} X(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}nk} = \frac{1}{N} \text{DFT}[X(n)]$$

4. 反转定理

$$\forall x(n) \xleftrightarrow{DFT} X(k)$$

则 $x(-n) \xleftrightarrow{DFT} X(-k)$



5. 序列的总和

$$\sum_{n=0}^{N-1} x(n) = X(k) \Big|_{k=0} = X(0)$$

6. 序列的起始值

$$x(0) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k)$$



7. 序列加长后的DFT

(a)

$$\forall x(n), 0 \leq n \leq N-1 \longleftrightarrow X(k), 0 \leq k \leq N-1$$

令

$$g(n) = \begin{cases} x(n), & 0 \leq n \leq N-1 \\ 0, & N \leq n \leq mN-1 \end{cases} \quad \forall m \in I$$

问题:

$$G(k) = \text{DFT}[g(n)] \sim X(k)$$



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

由DFT的定义:

$$\begin{aligned} G(k) &= \sum_{n=0}^{mN-1} g(n) W_{mN}^{kn} \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j \frac{2\pi}{Nm} kn} \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j \frac{2\pi}{N} \frac{k}{m} n} \\ &= X\left(\frac{k}{m}\right) = X(e^{j\omega}) \Big|_{\omega = \frac{2\pi}{N} \frac{k}{m}} \\ &\quad k = 0, 1, \dots, mN - 1 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \text{而} \quad X(k) &= X(e^{j\omega}) \Big|_{\omega = \frac{2\pi}{N} k} \\ k &= 0, 1, \dots, N - 1 \\ X(e^{j\omega}) &\xleftrightarrow{DTFT} x(n) \end{aligned}$$

$\therefore G(k)$ 与 $X(k)$ 具有相同的形状, 不同之处是 $G(k)$ 的频谱间隔比 $X(k)$ 的小。即通过补零, 可以得到更加细致的频谱。



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

例 3.7 有限长序列 $x(n)$ 为下式, 求其 $N=5$ 点和 $N=10$ 点的离散傅里叶变换 $X(k)$ 。

$$x(n) = \begin{cases} 1, & 0 \leq n \leq 4 \\ 0, & \text{其他} \end{cases}$$

$$X(k) = \sum_{n=0}^{5-1} x(n)e^{-j\frac{2\pi}{5}nk} = \begin{cases} 5 \times 1 = 5, & k = 0 \\ \frac{1 - e^{-j2\pi k}}{1 - e^{-j\frac{2\pi}{5}k}} = 0, & k = 1, 2, 3, 4 \end{cases}$$



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

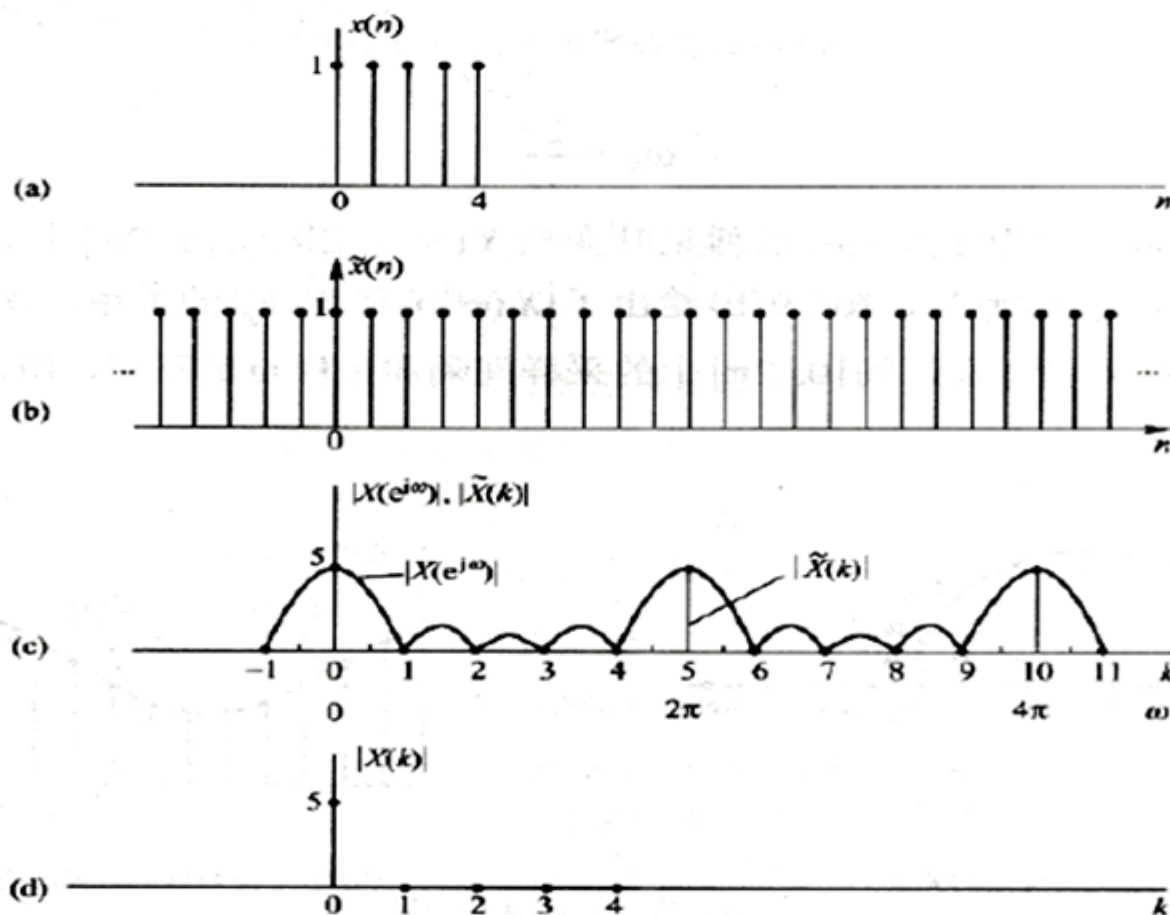


图 3.10 有限长序列 $x(n]$ 的 DFT 举例 1。(a) 有限长序列 $x(n]$ ；(b) $x(n]$ 的周期延拓序列的 $\tilde{x}(n]$ ($N = 5$)；(c) $\tilde{x}(n]$ 的 DFS 系数的幅值 $|\tilde{X}(k)|$ 和 DTFT 的幅值 $|X(e^{j\omega})|$ ；(d) $x(n]$ 的 DFT 的幅值 $|X(k)|$



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

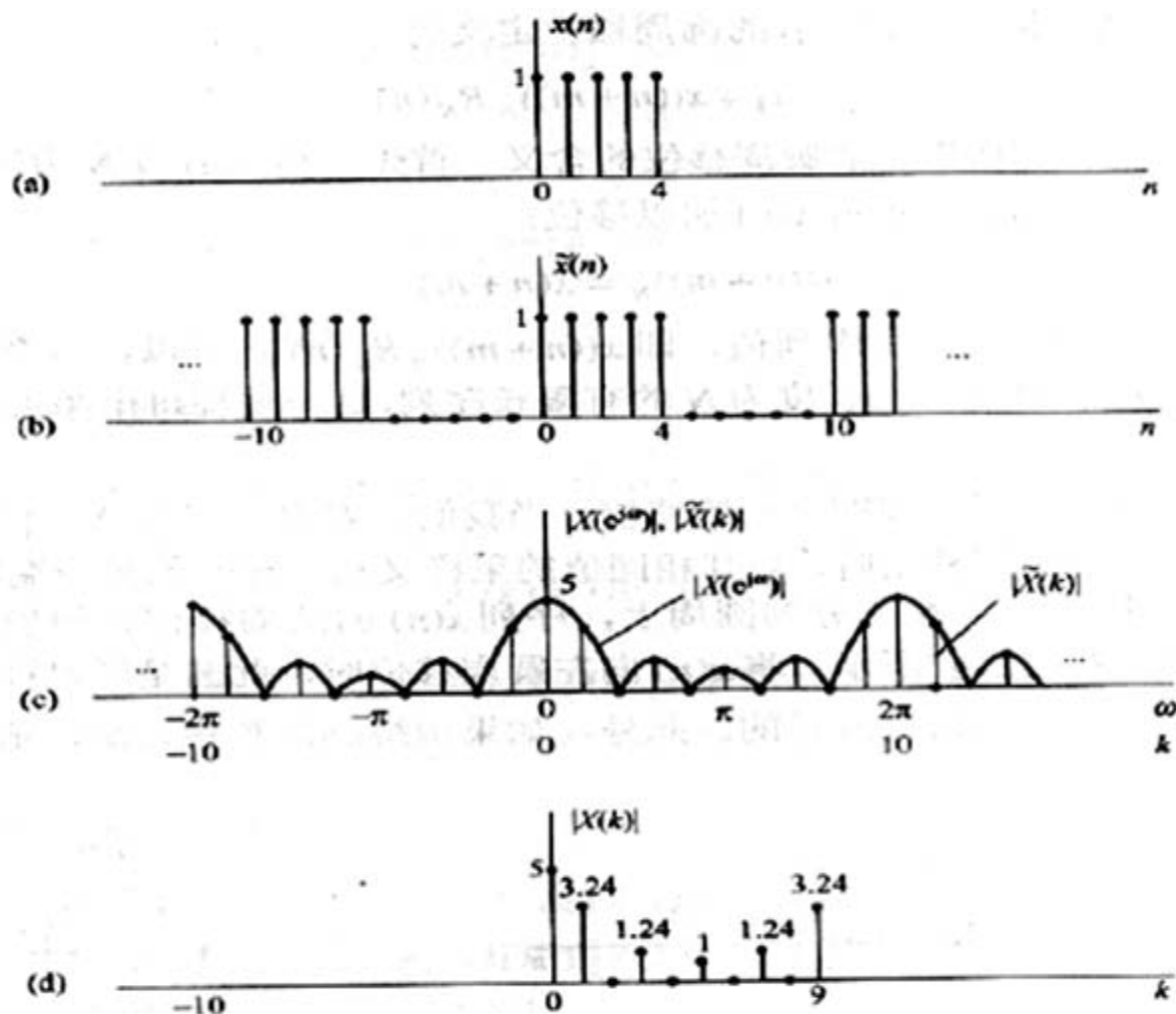
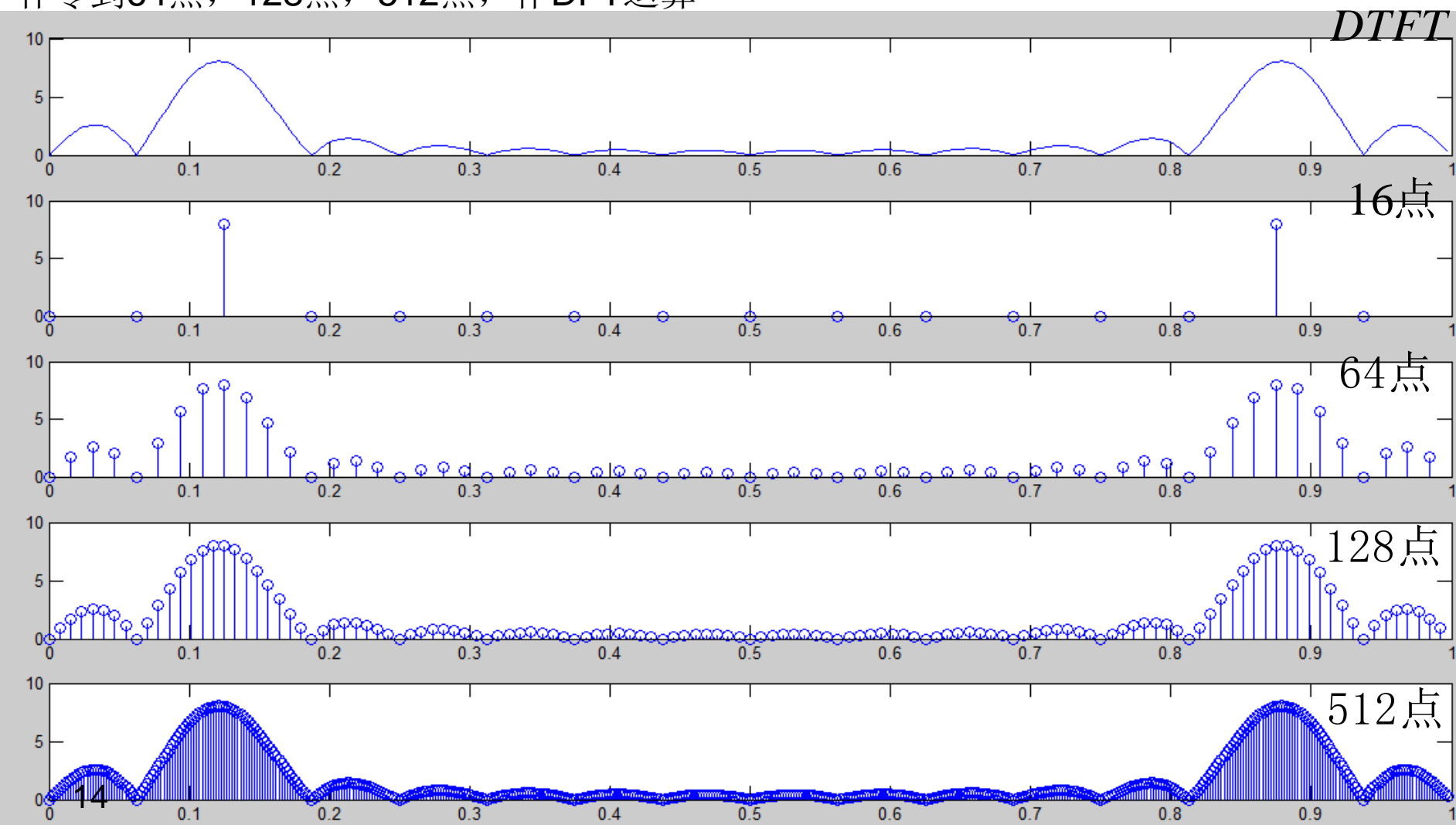


图 3.11 有限长序列 $x(n)$ 的 DFT 举例 2。(a) 有限长序列 $x(n)$ ；(b) $x(n)$ 的周期延拓序列 $\tilde{x}(n)$ ($N = 10$)；(c) $x(n)$ 的 DFT 的幅值

数字信号处理 (Digital Signal Processing)

$$x(n) = \sin(0.25\pi n) = \sin\left(\frac{2\pi}{8}n\right); n = 0 \cdots 15, N = 16$$

补零到64点, 128点, 512点, 作DFT运算



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

```
>> n=0:15
x=sin(0.25*pi*n)
L1=0:15
dft_16=fft(x,16)
L2=0:63
dft_64=fft(x,64)
L3=0:127
dft_128=fft(x,128)
L4=0:511
dft_512=fft(x,512)

nx=0:15
K=512
dw=2*pi/K
k=0:511
X=x*exp(j*dw*nx'*k)
subplot(5,1,1)
plot(k*dw/(2*pi),abs(X))

subplot(5,1,2)
stem(L1/16,abs(dft_16))
subplot(5,1,3)
stem(L2/64,abs(dft_64))
subplot(5,1,4)
stem(L3/128,abs(dft_128))
subplot(5,1,5)
stem(L4/512,abs(dft_512))
```



(b)

例：已知 $x(n)$ 是长为 N 点的有限长序列, $X(k) = \text{DFT}[x(n)]$ 现将 $x(n)$ 的每两点之间补进 $r-1$ 个零值点, 得到一个长为 rN 点的有限长度

序列 $y(n)$,
$$y(n) = \begin{cases} x(n/r), & n = ir, \quad 0 \leq i < N \\ 0, & \text{其他 } n \end{cases}$$

试求 rN 点 $\text{DFT}[y(n)]$ 与 $X(k)$ 的关系。



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

解:

$$y(n) = \begin{cases} x(n/r), & n = ir, i = 0, 1, \dots, N-1 \\ 0, & \text{others} \end{cases}$$

$$\begin{aligned} Y(k) &= \sum_{n=0}^{rN-1} y(n) W_{rN}^{nk} = \sum_{i=0}^{N-1} x(ir/r) W_{rN}^{irk} \\ &= \sum_{i=0}^{N-1} x(i) W_N^{ik}, \quad 0 \leq k \leq rN-1 \end{aligned}$$

$$Y(k) = X((k))_N R_{rN}(k)$$

$Y(k)$: 周期为 rN

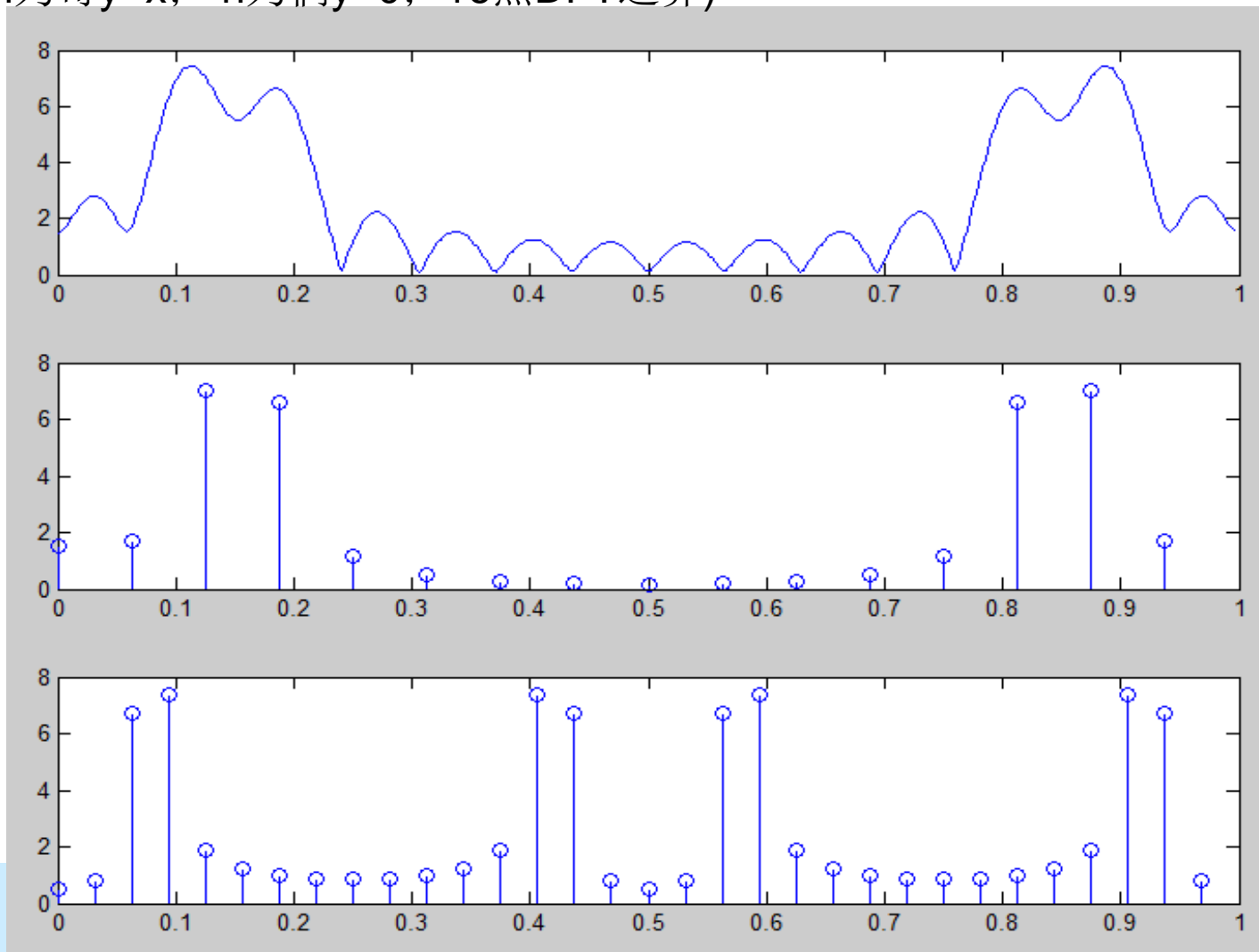
$Y(k)$: $X(k)$ 周期性延展 r 次。



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

插值序列的DFT 仿真如下: $r=2$

序列 $x = \sin(0.25\pi n) + \sin(0.34\pi n)$; $n=0:15$; 16点DFT运算
(序列 n 为奇 $y=x$; n 为偶 $y=0$; 16点DFT运算)



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

```
%插值序列DFT
n=0:15
x=sin(0.25*pi*n)+sin(0.34*pi*n)

L1=0:15
dft_16=fft(x,16)

for m=1:32
    if mod(m,2)==0
        y(m) = sin(0.25*pi*m/2)+sin(0.34*pi*m/2)
    else
        y(m)=0
    end
end

Ly=0:31
dft_y=fft(y,32)

nx=0:15
K=512
dw=2*pi/K
k=0:511
X=x*exp(j*dw*nx'*k)
subplot(3,1,1)
plot(k*dw/(2*pi),abs(X))

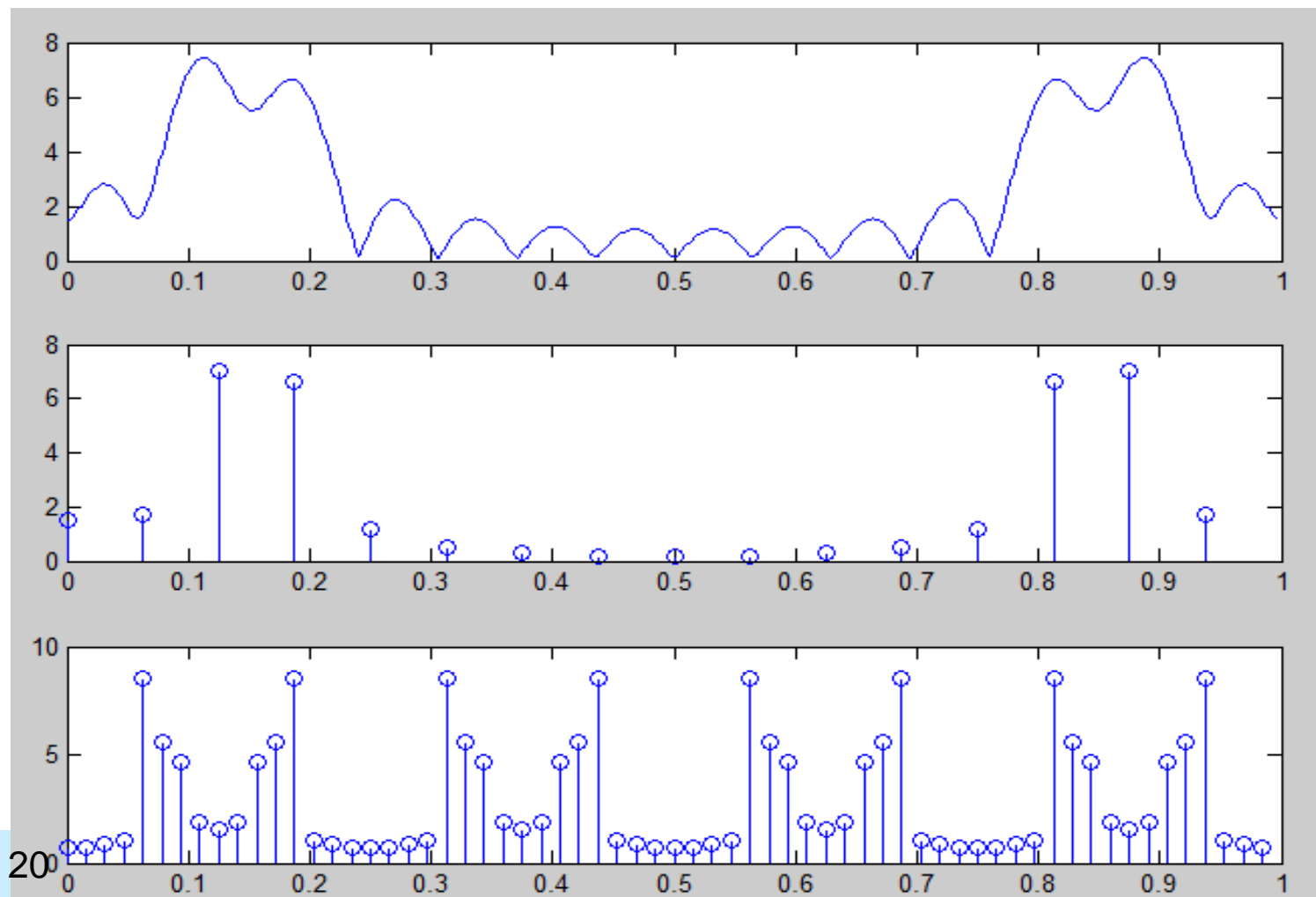
subplot(3,1,2)
stem(L1/16,abs(dft_16))
subplot(3,1,3)
stem(Ly/32,abs(dft_y))
```



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

插值序列的DFT 仿真如下: $r=4$

序列 $x = \sin(0.25\pi n) + \sin(0.34\pi n)$; $n=0:15$; 16点DFT运算
(序列 $\text{mod}(n,4)=0$ 时 $y=x$; 其余 $y=0$; 16点DFT运算)



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

```
%插值序列DFT 02
n=0:15
x=sin(0.25*pi*n)+sin(0.34*pi*n)

L1=0:15
dft_16=fft(x,16)

for m=1:64
if mod(m,4)==0
    y(m) = sin(0.25*pi*m/2)+sin(0.34*pi*m/2)
else
    y(m)=0
end
end

Ly=0:63
dft_y=fft(y,64)

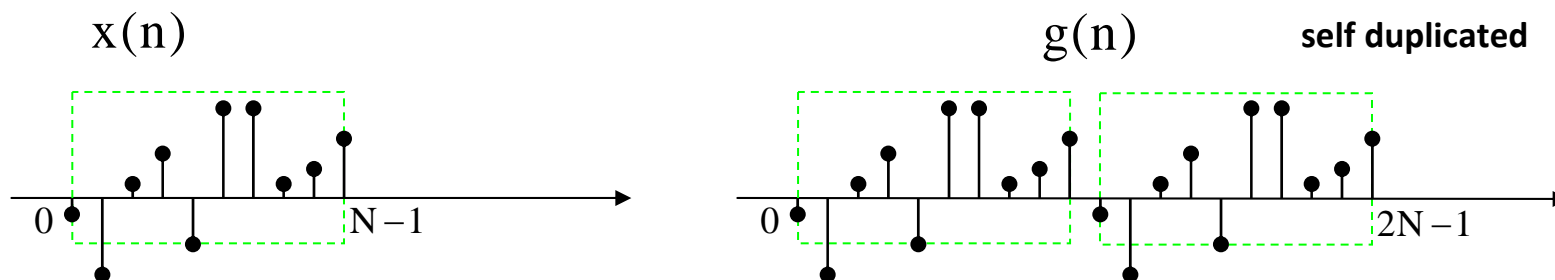
nx=0:15
K=512
dw=2*pi/K
k=0:511
X=x*exp(j*dw*nx'*k)
subplot(3,1,1)
plot(k*dw/(2*pi),abs(X))

subplot(3,1,2)
stem(L1/16,abs(dft_16))
subplot(3,1,3)
stem(Ly/64,abs(dft_y))
```



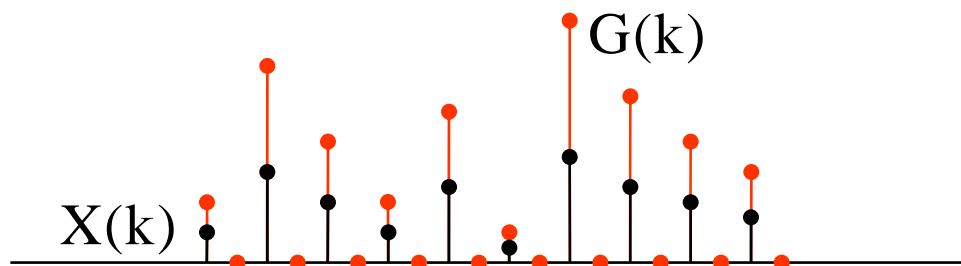
数字信号处理 (Digital Signal Processing)

(c)



$$G(k) = \text{DFT}[g(n)] = \sum_{n=0}^{2N-1} g(n) e^{-j\frac{2\pi}{2N}kn} = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j\frac{2\pi}{2N}kn} (1 + e^{-j\frac{2\pi}{2N}kN})$$

$$= \begin{cases} 2X(k/2), & k : \text{even} \\ 0, & k : \text{odd} \end{cases} \quad k = 0, 1, \dots, 2N-1$$



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

8. 圆周移位定理

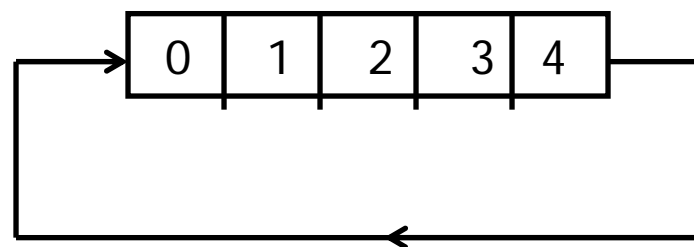
(1) 时间移位定理

由DFS的性质:

$$\text{右移 } m \quad \tilde{X}_1(k) = W_N^{km} \tilde{X}(k)$$

$$\begin{aligned} \therefore X_1(k) &= \tilde{X}_1(k) R_N(k) \\ &= W_N^{km} \tilde{X}(k) R_N(k) \\ &= W_N^{km} X(k) \end{aligned}$$

$$x_1(n) = x((n-m))_N R_N(n) \leftrightarrow W_N^{km} X(k)$$



圆周移位

注意: 有限长序列的圆周移位导致频谱线性相移, 而对频谱幅度无影响



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

(2) 频率移位定理 (调制定理)

$$\forall x(n) \xleftrightarrow{DFT} X(k)$$

由DFS的性质 (3-22) 式:

$$\tilde{X}(k-l) \xleftrightarrow{DFS} W_N^{-nl} \tilde{x}(n)$$

$$\begin{aligned} \therefore X_2(k) &= \tilde{X}(k-l) R_N(k) \xrightarrow{IDFT} W_N^{-nl} \tilde{x}(n) R_N(n) \\ &= W_N^{-nl} x(n) \\ &= x(n) e^{j \frac{2\pi}{N} nl} \end{aligned}$$

$$\therefore X_2(k) = X((k-l))_N R_N(k) \xleftrightarrow{DFT} W_N^{-nl} x(n)$$

注意: 时域序列的调制等效于频域的圆周移位



9. 圆周卷积 (循环卷积)

(1) 时域圆周卷积定理

由DFS的性质式:

$$\begin{aligned} \tilde{X}_3(k) &= \tilde{X}_1(k) \tilde{X}_2(k) \\ \updownarrow \text{DFS} \quad \quad \updownarrow \text{DFS} & \\ \tilde{x}_3(n) &= \tilde{x}_1(n) \tilde{\otimes} \tilde{x}_2(n) = \sum_{m=0}^{N-1} \tilde{x}_1(m) \tilde{x}_2(n-m) \end{aligned} \quad \text{周期卷积}$$



$$\begin{aligned}
\therefore X_3(k) &= \tilde{X}_3(k)R_N(k) \\
&= \tilde{X}_1(k)\tilde{X}_2(k)R_N(k) \\
&= X_1(k)X_2(k) \\
\downarrow & \qquad \qquad \downarrow \\
x_3(n) &= \tilde{x}_3(n)R_N(n) = \sum_{m=0}^{N-1} \tilde{x}_1(m)\tilde{x}_2(n-m)R_N(n) \\
&= \sum_{m=0}^{N-1} x_1(m)x_2((n-m))_N R_N(n) \\
&= x_1(n) \otimes x_2(n)
\end{aligned}$$

$$\therefore X_1(k)X_2(k) \xleftrightarrow{DFT} x_1(n) \otimes x_2(n) \quad \text{圆周卷积}$$



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

(2) 频域圆周卷积

$$x_1(n)x_2(n) \xleftrightarrow{DFT} \frac{1}{N} X_1(k) \otimes X_2(k)$$

time

$$x_3(n) = x_1(n) \otimes x_2(n)$$

DFT \Updownarrow IDFT

$$X_3(k) = X_1(k)X_2(k)$$

frequency

$$X_3(k) = \frac{1}{N} X_1(k) \otimes X_2(k)$$

DFT \Updownarrow IDFT

$$x_3(n) = x_1(n)x_2(n)$$



(3) 线性卷积、周期卷积与圆周卷积的关系

考虑 **L** 点和 **M** 点序列 $y_1(n)$ 和 $y_2(n)$ ，两者线性卷积为：

$$y_3(n) = y_1(n) * y_2(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} y_1(m)y_2(n-m)$$

将 $y_1(n)$ 和 $y_2(n)$ 均以 **N** 为周期，延拓成两个周期序列，分别记为 $\tilde{x}_1(n)$ 和 $\tilde{x}_2(n)$ ，对应的周期卷积为：

$$\tilde{x}_3(n) = \tilde{x}_1(n) \tilde{*} \tilde{x}_2(n) = \sum_{m=0}^{N-1} \tilde{x}_1(m)\tilde{x}_2(n-m)$$

令 $\tilde{x}_1(n)$ 和 $\tilde{x}_2(n)$ 的主值序列分别为 $x_1(n)$ ， $x_2(n)$ (**N**点“有限长”序列)



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

则 $x_1(n)$ 和 $x_2(n)$ 的 N 点圆周卷积定义为 $\tilde{x}_3(n)$ 的主值序列:

$$\begin{aligned} x_3(n) &= x_1(n) \circledast x_2(n) = \tilde{x}_3(n) R_N(n) \\ &= \left[\sum_{m=0}^{N-1} \tilde{x}_1(m) \tilde{x}_2(n-m) \right] R_N(n) \\ &= \sum_{m=0}^{N-1} x_1(m) [x_2((n-m))_N R_N(n)] \\ &= \sum_{p=-\infty}^{\infty} y_3(n + pN) \end{aligned}$$

↑
圆周反转和圆周平移!!

两个长度可能并不等的序列分别以同样周期 N 延拓后所作之周期卷积为两者未延拓前之线性卷积的周期为 N 的延拓, 若满足

$$N \geq L + M - 1$$

则周期卷积之主值序列即圆周卷积与线性卷积内容完全相同!

Conclusion

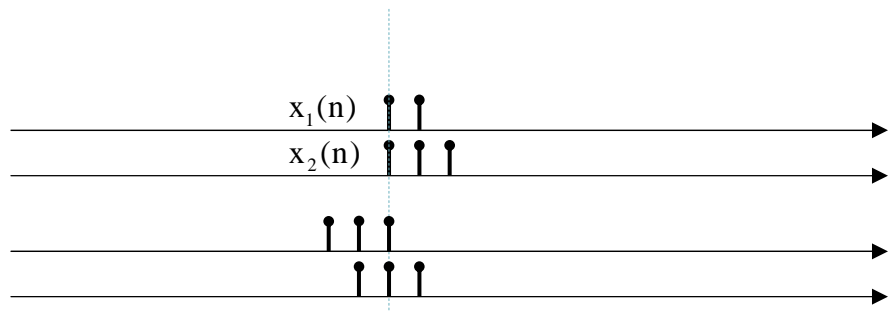


- 周期卷积是线性卷积以**N**为周期的周期延拓
- 圆周卷积是周期卷积的主值序列
- 圆周卷积和线性卷积相等的条件:

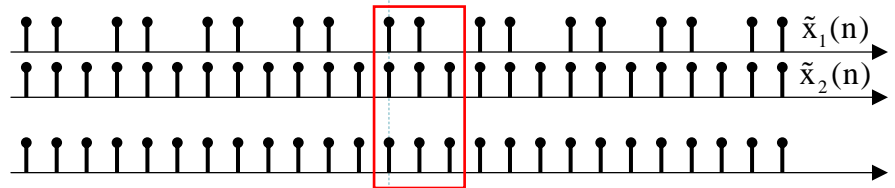
$$N \geq L+M-1$$



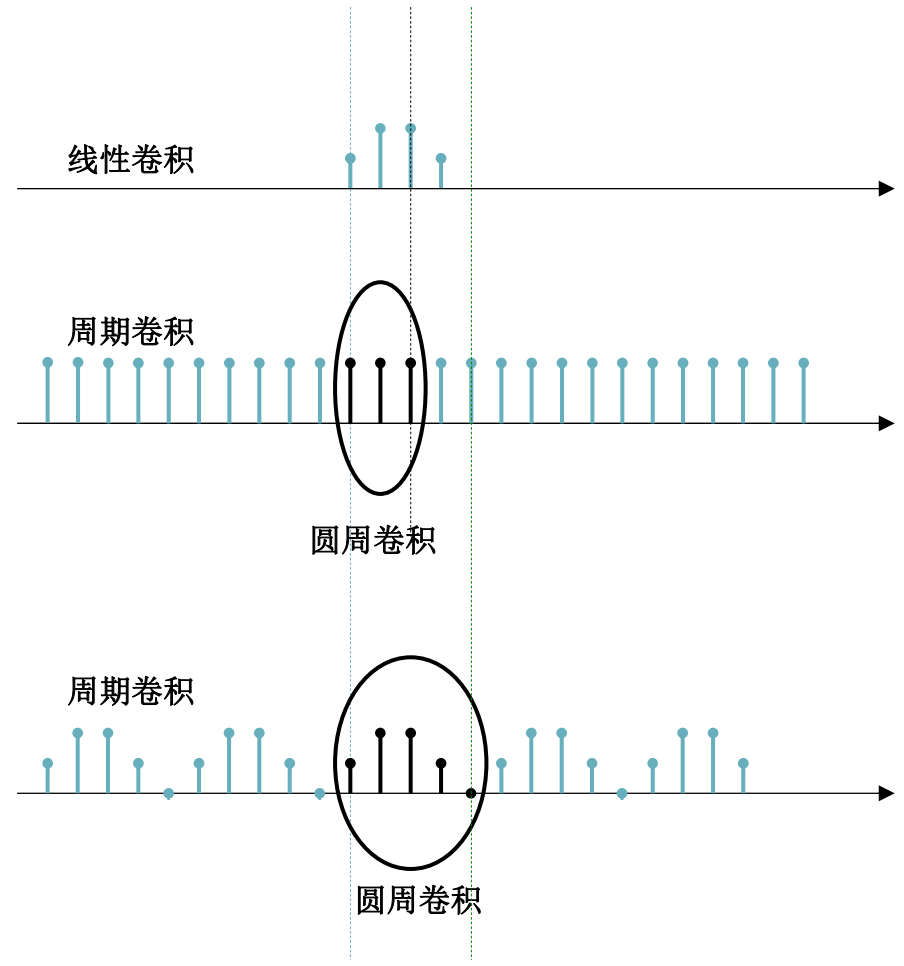
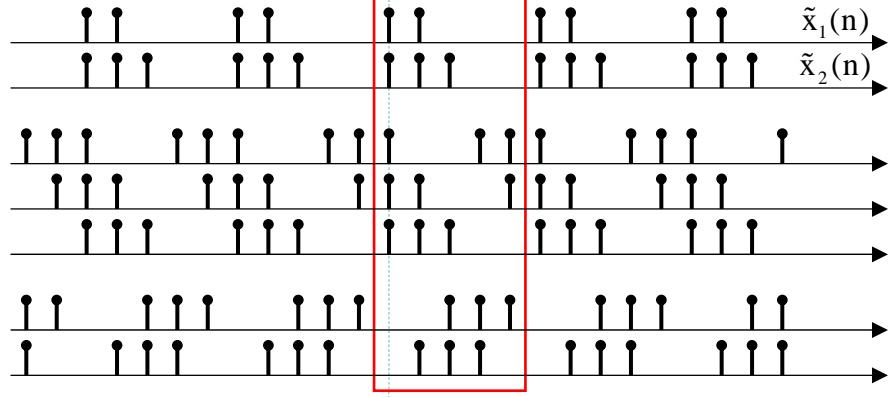
数字信号处理 (Digital Signal Processing)



周期为3



周期为5



圆周卷积在信号处理中的应用：计算序列的线性卷积

快速卷积法

基于圆周卷积定理，可以利用**DFT**计算两个有限长序列的线性卷积，后面将会看到，**DFT**可以快速计算，由此可以快速计算线性卷积：

1.补零:将两个序列补零，使得**DFT**点数为两者线性卷积的点数；

$$x(n) \rightarrow x'(n) = \begin{cases} x(n) & 0 \leq n \leq N-1 \\ 0 & N \leq n \leq L-1 \end{cases}$$

$$h(n) \rightarrow h'(n) = \begin{cases} h(n) & 0 \leq n \leq M-1 \\ 0 & M \leq n \leq L-1 \end{cases} \quad L \geq N + M - 1$$



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

2.DFT: 对补零后的两序列分别作**DFT**，将结果相乘

$$X'(k) = DFT[x'(n)]$$

$$H'(k) = DFT[h'(n)]$$

3.IDFT: 对2中相乘结果作**IDFT**，即为原序列的线性卷积

$$x(n) * h(n) = IDFT[X'(k)H'(k)]$$
$$(x'(n) \otimes h'(n)) \quad 0 \leq n \leq L-1$$



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

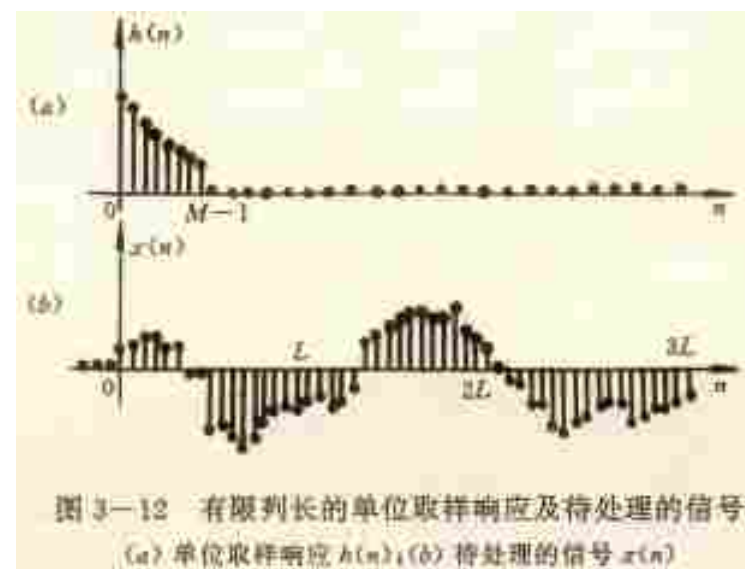
如果 $N \gg M$?

重叠保留/相加法

将 $x(n)$ 分解成几段之和, 每段长为 L 点

重叠相加: 两序列 $h(n)$, $x_k(n)$ 补零到 $L+M-1$ 点, 每段卷积最后 $M-1$ 点和下一段前 $M-1$ 点重叠相加。

重叠保留: 不补零, $x(n)$ 分段时相邻两段有 $M-1$ 个点重叠, 每段和 $h(n)$ 圆周卷积的前 $M-1$ 点舍去。



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

重叠相加法图示

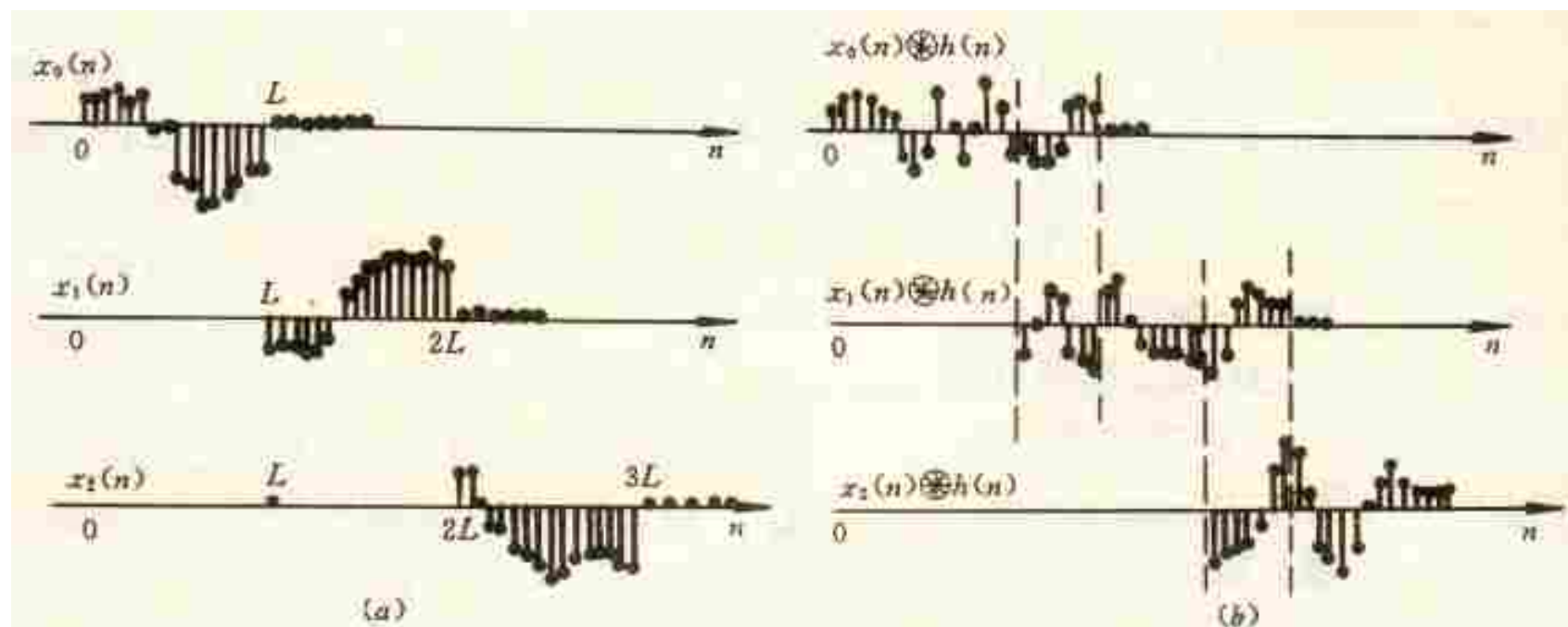
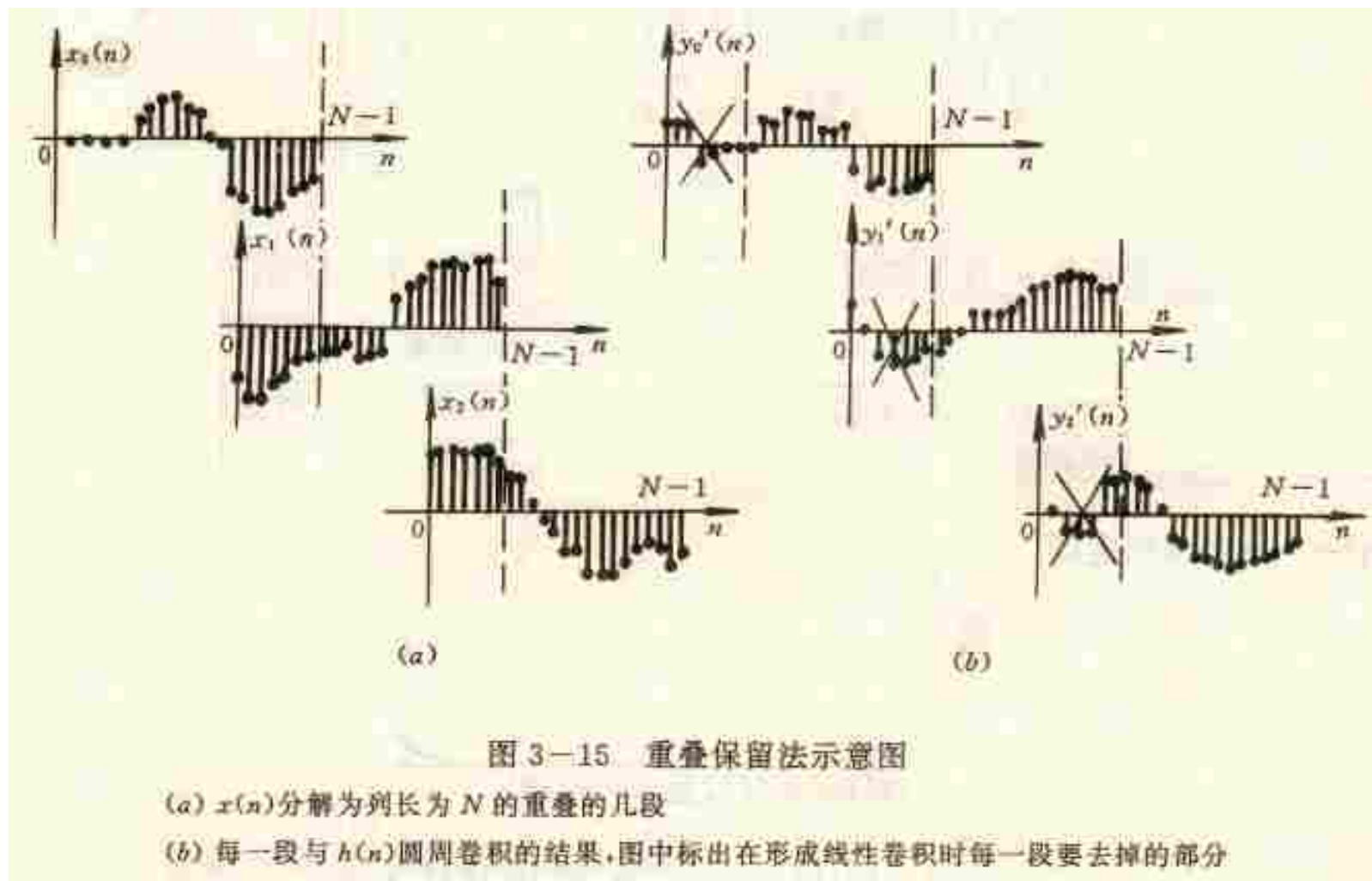


图 3-13 重叠相加法图形

(a) 将 $x(n]$ 分解为长度为 L 的不重叠的几段 (b) 每段 $x_i(n]$ 和 $h(n]$ 卷积的结果

数字信号处理 (Digital Signal Processing)

重叠保留法图示



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

10. 圆周（循环）相关定理

$$X(k) = X_1^*(k) X_2(k)$$



$$x(n) = x_1^*(-n) \otimes x_2(n)$$

$$\because \tilde{X}_1^*(K) \xleftrightarrow{DFS} \tilde{x}_1^*(-n)$$

$$= \sum_{m=0}^{N-1} x_2(m) x_1^*((m-n))_N R_N(n)$$

$$= \sum_{l=0}^{N-1} x_2((n+l))_N x_1^*((l))_N R_N(n)$$

$$\text{其中 } l \stackrel{\Delta}{=} m - n - pN$$

$$= \sum_{l=0}^{N-1} x_1^*(l) x_2((l+n))_N R_N(n)$$



11. 帕斯维尔 (Parseval) 定理 (能量定理)

$$\forall x(n) \leftrightarrow X(k)$$

$$\text{则 } \sum_{n=0}^{N-1} x^2(n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} |X(k)|^2$$

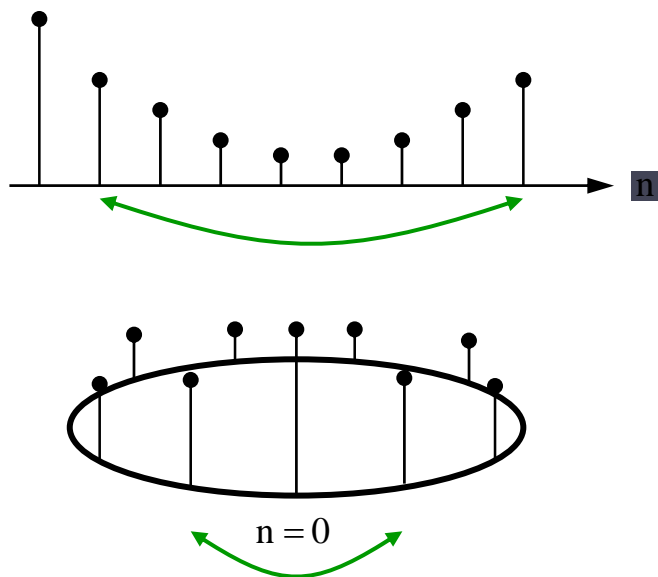


12. DFT的对称性

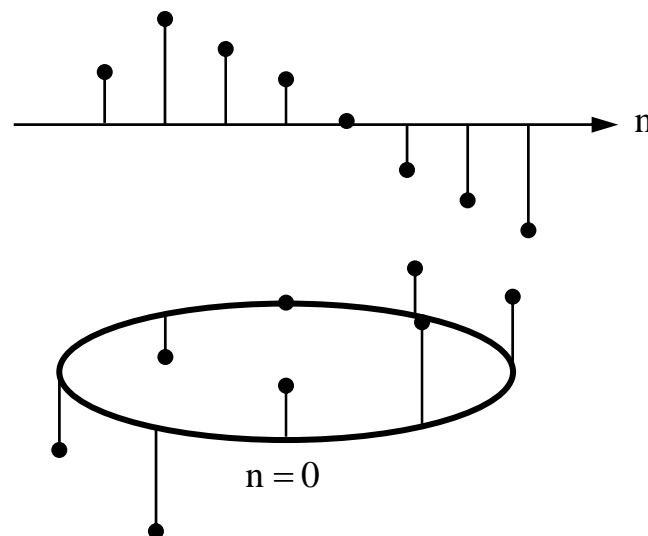
什么是圆周对称？

- (1) 回溯周期序列：主值序列 (2D)
- (2) 圆周分析：圆周投影保持 2π 周期性 (3D)
- (3) 圆周对称 = 周期化后对称

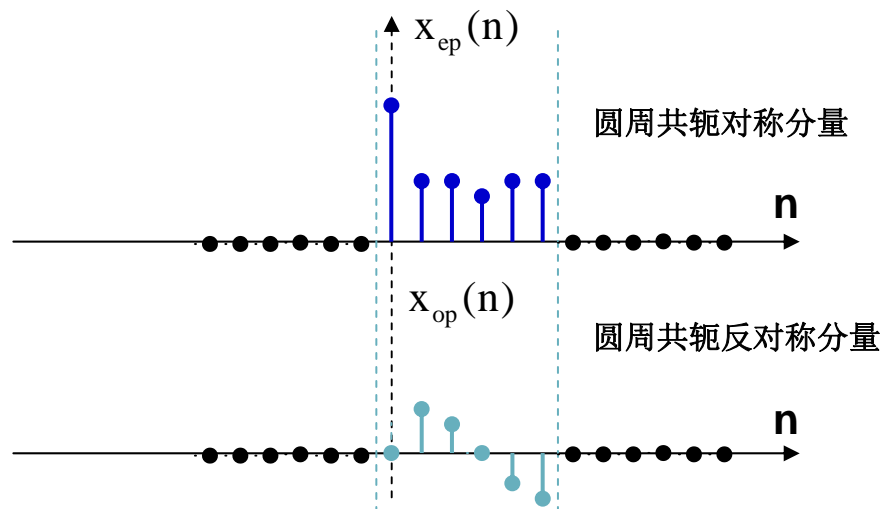
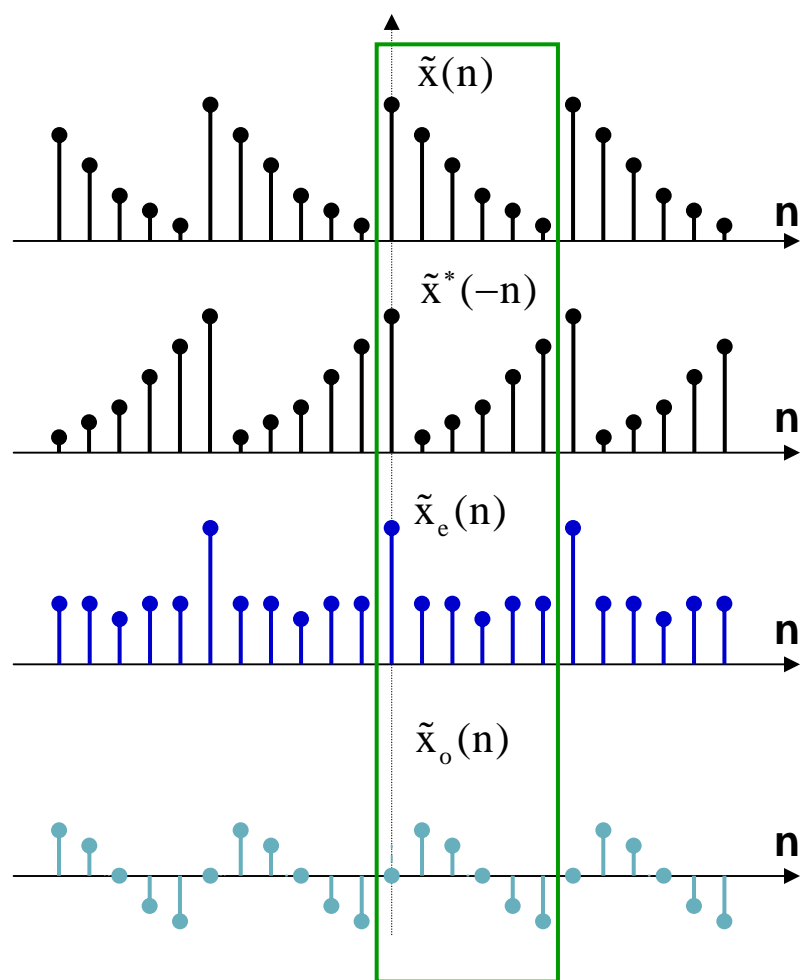
$x(n) = x(N - n)$ 圆周偶对称



$x(n) = -x(N - n)$ 圆周奇对称



数字信号处理 (Digital Signal Processing)



$$\tilde{x}(n) = \tilde{x}_e(n) + \tilde{x}_o(n)$$

$$x(n) = \tilde{x}(n)R_N(n) = x_{ep}(n) + x_{op}(n)$$

$$\tilde{x}_e(n) = \frac{1}{2}[\tilde{x}(n) + \tilde{x}^*(-n)]$$

$$\tilde{x}_o(n) = \frac{1}{2}[\tilde{x}(n) - \tilde{x}^*(-n)]$$

圆周反转共轭

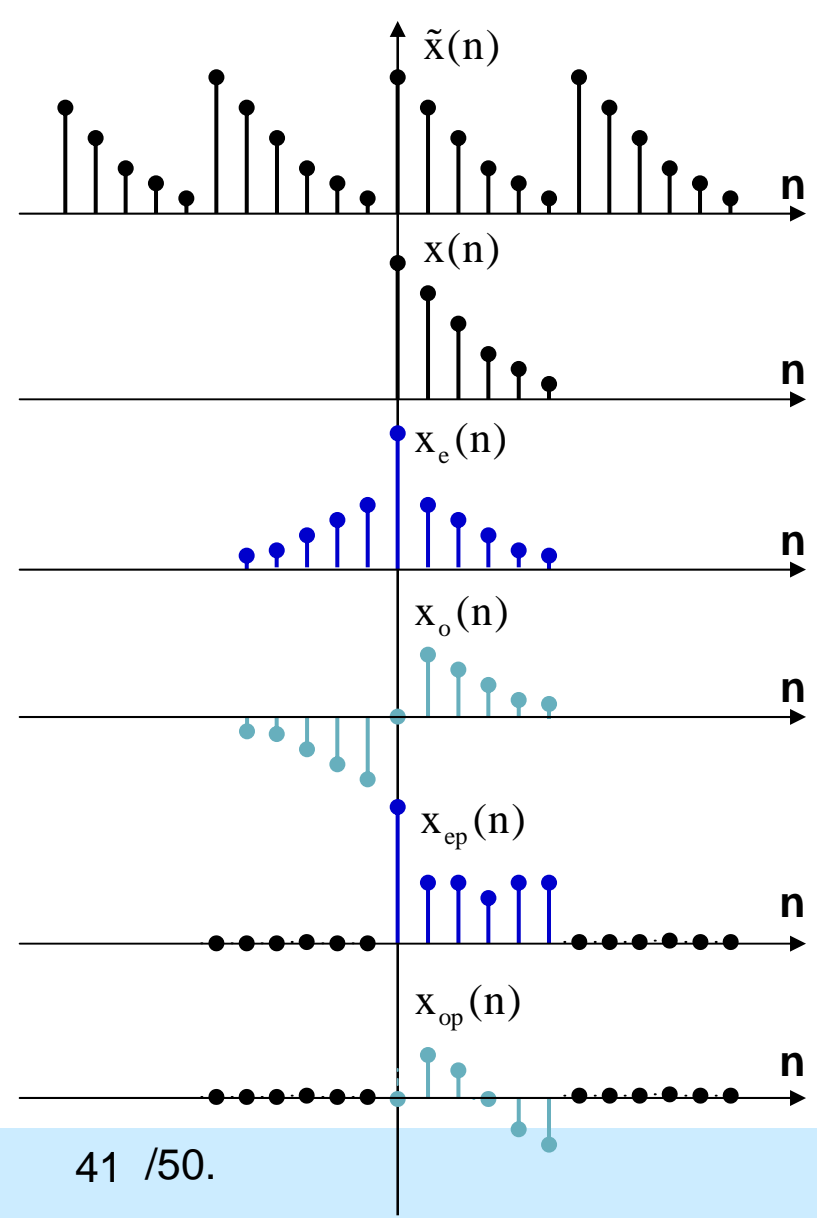
$$x_{ep}(n) = \tilde{x}_e(n)R_N(n) = \frac{1}{2}[x(n) + x^*(-n)]$$

$$x_{op}(n) = \tilde{x}_o(n)R_N(n) = \frac{1}{2}[x(n) - x^*(-n)]$$

序列的对称分解



数字信号处理 (Digital Signal Processing)



$$x(n) = x_{ep}(n) + x_{op}(n)$$

$$x(n) = x_e(n) + x_o(n)$$

普通平移

$$x_{ep}(n) = [x_e(n) + x_e(n - N)]R_N(n)$$

N点序列 2N-1序列

$$x_{op}(n) = [x_o(n) + x_o(n - N)]R_N(n)$$

有限长序列共轭对称分量，共轭反对称分量

↓
周期序列共轭对称分量，共轭反对称分量

↓
有限长序列圆周共轭对称分量，圆周共轭反对称分量

奇偶序列的DFT

$$x(n) = -x(-n) = -x((-n))_N R_N(n) \quad \text{奇序列}$$

\Rightarrow

$$X(k) = -X(-k) = -X((N-k))_N R_N(k) \quad \text{奇对称}$$

$$x(n) = x(-n) = x((-n))_N R_N(n) \quad \text{偶序列}$$

\Rightarrow

$$X(k) = X(-k) = X((-k))_N R_N(k) \quad \text{偶对称}$$



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

共轭复序列的DFT

$$\text{DFT}[x^*(n)] = X^*((-k))_N R_N(k) = X^*(-k)$$

$$\begin{aligned}\text{DFT}[x^*(n)] &= \sum_{n=0}^{N-1} x^*(n) W_N^{nk} R_N(k) = \left[\sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_N^{-nk} \right]^* R_N(k) \\ &= X^*((-k))_N R_N(k) = \left[\sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_N^{(N-k)n} \right]^* R_N(k)\end{aligned}$$

$$\text{DFT}[x^*((-n))_N R_N(n)] = \text{DFT}[x^*(-n)] = X^*(k)$$

$$\begin{aligned}\text{DFT}[x^*((-n))_N R_N(n)] &= \sum_{n=0}^{N-1} x^*((-n))_N R_N(n) W_N^{nk} = \left[\sum_{n=0}^{N-1} x((-n))_N W_N^{-nk} \right]^* = \left[\sum_{m=0}^{-N+1} x((m))_N W_N^{mk} \right]^* \\ &= \left[\sum_{n=0}^{N-1} x((n))_N W_N^{nk} \right]^* = \left[\sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_N^{nk} \right]^* = X^*(k)\end{aligned}$$



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

复数序列的DFT

$$x(n) = x_{\text{ep}}(n) + x_{\text{op}}(n)$$

DFT

$$X(k) = X_R(k) + jX_I(k)$$

$$x(n) = x_R(n) + jx_I(n)$$

$$X(k) = X_{\text{ep}}(k) + X_{\text{op}}(k)$$

$$x_{\text{ep}}(n) = \tilde{x}_e(n)R_N(n) = \frac{1}{2}[x(n) + x^*(-n)] = \frac{1}{2}[x(n) + \tilde{x}^*(-n)R_N(n)]$$

$$x_{\text{op}}(n) = \tilde{x}_o(n)R_N(n) = \frac{1}{2}[x(n) - x^*(-n)] = \frac{1}{2}[x(n) - \tilde{x}^*(-n)R_N(n)]$$

$$\text{DFT}[x^*(-n)] = \text{DFT}[\tilde{x}^*(-n)R_N(n)] = X^*(k)$$

$$\text{DFT}[x^*(n)] = X^*(-k) = \tilde{X}^*(-k)R_N(k)$$



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

虚序列的DFT

$$x(n) = jx_I(n) \xrightarrow{\text{DFT}} X(k) = X_{op}(k)$$

$$\text{Re}[X_{op}(k)] = -\text{Re}[X_{op}(-k)]$$

$$\text{Im}[X_{op}(k)] = \text{Im}[X_{op}(-k)]$$

实序列的DFT

$$x(n) = x_R(n) \xrightarrow{\text{DFT}} X(k) = X_{ep}(k)$$

$$\text{Re}[X_{ep}(k)] = \text{Re}[X_{ep}(-k)]$$

$$|X_{ep}(k)| = |X_{ep}(-k)|$$

$$\text{Im}[X_{ep}(k)] = -\text{Im}[X_{ep}(-k)]$$

$$\arg[X_{ep}(k)] = -\arg[X_{ep}(-k)]$$

上述两种情况不论哪一种都只要知道一半数目的 $X(k)$ ，利用对称性质就可得到另一半数目的 $X(k)$ 。在 **DFT** 运算中利用这个特点，可以提高运算效率。



把两个实数序列 $x_1(n)$ 和 $x_2(n)$ 组合为单一的复序列 $x(n)$,
当算出复序列 $X(k)$ 后, 可以将 $X(k)$ 分成两个独立的
分量 $X_{ep}(k)$ 和 $X_{op}(k)$, 它们分别对应于 $x_1(n)$ 和 $x_2(n)$ 的**DFT**。
在一次计算中可以得到两个独立信号的变换。



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

$x(n)$	$X(k)$
偶序列	偶序列
奇序列	奇序列
实	实部为偶，虚部为奇
虚	实部为奇，虚部为偶
实偶	实偶
实奇	虚奇
虚偶	虚偶
虚奇	实奇
实部为偶，虚部为奇	实
实部为奇，虚部为偶	虚



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

DFT 可看作一组滤波器

$$X(k) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_N^{kn}, \quad k = 0, 1, 2, \dots, N-1$$

$$x(n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) W_N^{-kn}, \quad n = 0, 1, \dots, N-1$$

$$x_N = \begin{bmatrix} x(0) \\ x(1) \\ \vdots \\ x(N-1) \end{bmatrix}, \quad X_N = \begin{bmatrix} x(0) \\ x(1) \\ \vdots \\ x(N-1) \end{bmatrix}$$

$$W_N = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & \dots & 1 \\ 1 & W_N & W_N^2 & \dots & W_N^{N-1} \\ 1 & W_N^2 & W_N^4 & \dots & W_N^{2(N-1)} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & W_N^{N-1} & W_N^{2(N-1)} & \dots & W_N^{(N-1)(N-1)} \end{bmatrix}$$

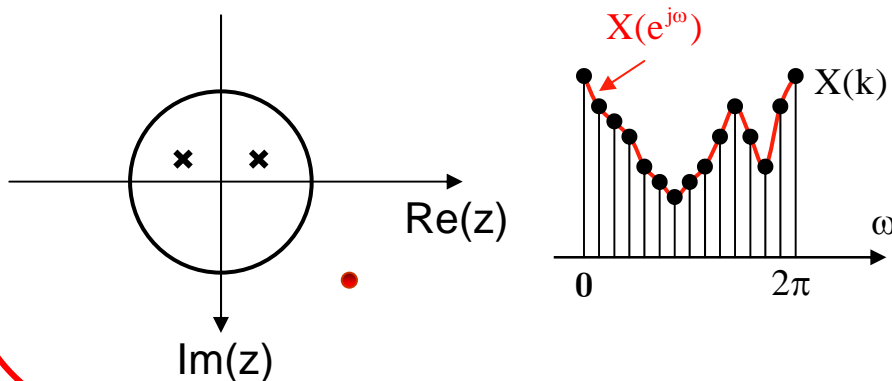
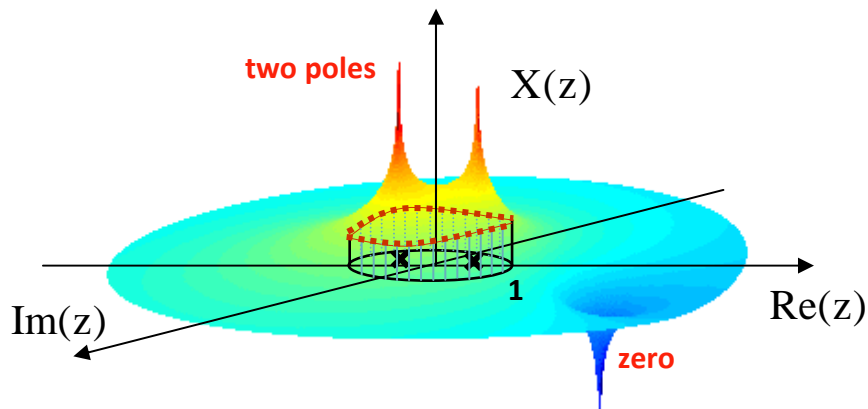
DFT是**x(n)** 序列的线性变换

$$X_N = W_N x_N$$



数字信号处理 (Digital Signal Processing)

DFT与Z变换、DTFT的关系 (ZT \rightarrow DTFT \rightarrow DFT)



$$\begin{aligned} X(z_k) &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n)z^{-n} \Big|_{z=z_k=W_N^{-k}} \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n)e^{-j\omega n} \Big|_{\omega=2\pi k/N} \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n)W_N^{nk} \\ &= \text{DFT}[x(n)] \\ &= X(k) \end{aligned}$$