

数字信号处理

Digital signal processing

第三章 离散傅里叶变换及快速算法 (2)

华中科技大学 自动化学院

- School of Automation.
- Huazhong University of Science and Technology

蔡超

caichao@hust.edu.cn

3.5.1、离散傅里叶变换的计算量

N 点有限长序列 $x(n)$

DFT :

$$X(k) = DFT[x(n)] = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_N^{nk}$$

IDFT :

$$x(n) = IDFT[X(k)] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) W_N^{-nk}$$

运算量

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

	复数乘法	复数加法
一个 $X(k)$	N	$N-1$
N 个 $X(k)$ (N 点 DFT)	N^2	$N(N-1)$

$$(a + jb)(c + jd) = (ac - bd) + j(ad + cb)$$

	实数乘法	实数加法
一次复乘	4	2
一次复加		2
一个 $X(k)$	$4N$	$2N+2(N-1)=2(2N-1)$
N 个 $X(k)$ (N 点 DFT)	$4N^2$	$2N(2N-1)$

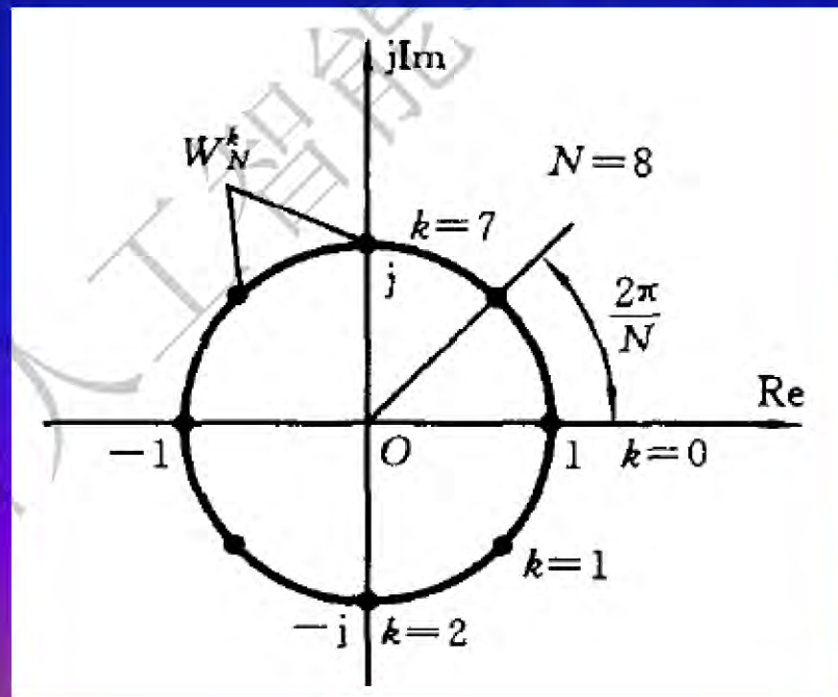
W_N^{nk} 的特性 $W_N^{nk} = e^{-j\frac{2\pi}{N}nk}$

周期性 $W_N^{k+rN} = W_N^k$

对称性 $(W_N^{nk})^* = W_N^{-nk} = W_N^{N-nk}$

特殊点: $W_N^0 = 1$ $W_N^{N/2} = -1$

$$W_N^{k+\frac{N}{2}} = W_N^{N/2} W_N^k = -W_N^k \quad W_N^2 = W_{N/2}^1$$



*FFT*算法的基本思想:

利用*DFT*系数的特性, 合并*DFT*运算中的某些项,
把长序列*DFT* \rightarrow 短序列*DFT*, 从而减少其运算量。

*FFT*算法分类:

- ◆ 时间抽选法

DIT: Decimation-In-Time

- ◆ 频率抽选法

DIF: Decimation-In-Frequency

3.5.2、按时间抽选的基-2FFT算法

1、算法原理

设序列点数 $N = 2^L$, L 为整数。

若不满足, 则补零

N 为 2 的整数幂的 FFT 算法称基-2FFT 算法。

将序列 $x(n)$ 按 n 的奇偶分成两组:

$$x(2r) = x_1(r) \quad r = 0, 1, \dots, N/2 - 1$$

$$x(2r+1) = x_2(r)$$

则 $x(n)$ 的DFT:

$$\begin{aligned} X(k) &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_N^{nk} = \sum_{\text{偶数 } n} x(n) W_N^{nk} + \sum_{\text{奇数 } n} x(n) W_N^{nk} \\ &= \sum_{r=0}^{N/2-1} x(2r) W_N^{2rk} + \sum_{r=0}^{N/2-1} x(2r+1) W_N^{(2r+1)k} \\ &= \sum_{r=0}^{N/2-1} x_1(r) (W_N^2)^{rk} + W_N^k \sum_{r=0}^{N/2-1} x_2(r) (W_N^2)^{rk} \end{aligned}$$

因为: $W_N^2 = W_{N/2}^1$, 所以:

$$\begin{aligned} &= \sum_{r=0}^{N/2-1} x_1(r) W_{N/2}^{rk} + W_N^k \sum_{r=0}^{N/2-1} x_2(r) W_{N/2}^{rk} \\ &= X_1(k) + W_N^k X_2(k) \quad k = 0, 1, \dots, N/2-1 \end{aligned}$$

再利用周期性求 $X(k)$ 的后半部分

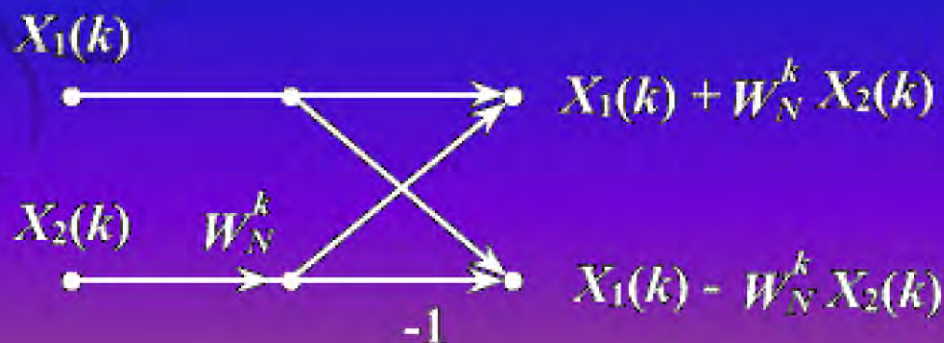
$\because X_1(k), X_2(k)$ 是以 $N/2$ 为周期的

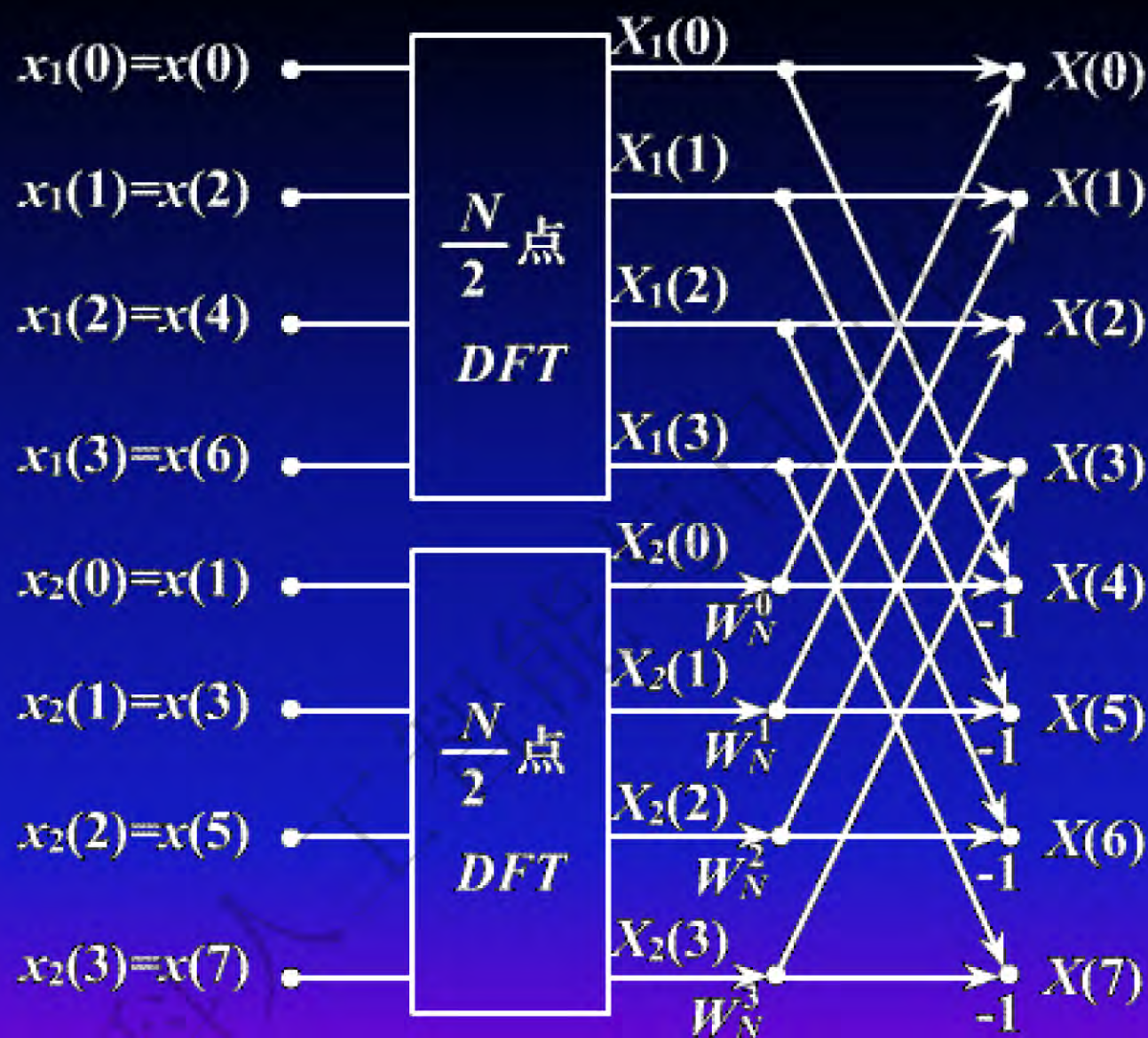
$$\therefore X_1\left(k + \frac{N}{2}\right) = X_1(k) \quad X_2\left(k + \frac{N}{2}\right) = X_2(k)$$

$$\text{又 } W_N^{k+\frac{N}{2}} = W_N^{N/2} W_N^k = -W_N^k$$

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

时间抽取算
法蝶形运算
流程图





按时间抽选，将一个 N 点DFT分解为两个 $N/2$ 点DFT

分解后的运算量:

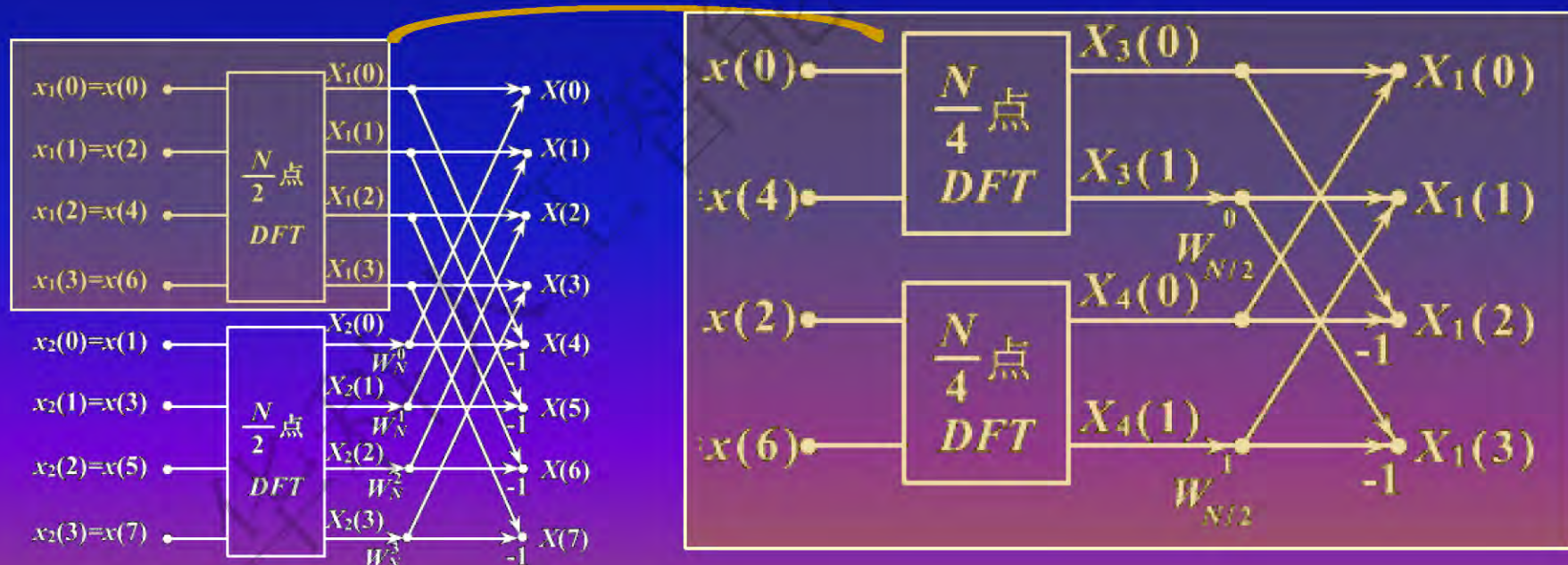
	复数乘法	复数加法
一个 $N/2$ 点DFT	$(N/2)^2$	$N/2(N/2-1)$
两个 $N/2$ 点DFT	$N^2/2$	$N(N/2-1)$
一个蝶形	1	2
$N/2$ 个蝶形	$N/2$	N
总计	$N^2/2 + N/2$ $\approx N^2/2$	$N(N/2-1) + N$ $\approx N^2/2$

运算量减少了近一半

$N/2$ 仍为偶数，进一步分解： $N/2 \rightarrow N/4$

$$\begin{cases} x_1(2l) = x_3(l) \\ x_1(2l+1) = x_4(l) \end{cases} \quad l = 0, 1, \dots, N/4 - 1$$

$$\begin{cases} X_1(k) = X_3(k) + W_{N/2}^k X_4(k) \\ X_1(k + \frac{N}{4}) = X_3(k) - W_{N/2}^k X_4(k) \end{cases} \quad k = 0, 1, \dots, \frac{N}{4} - 1$$



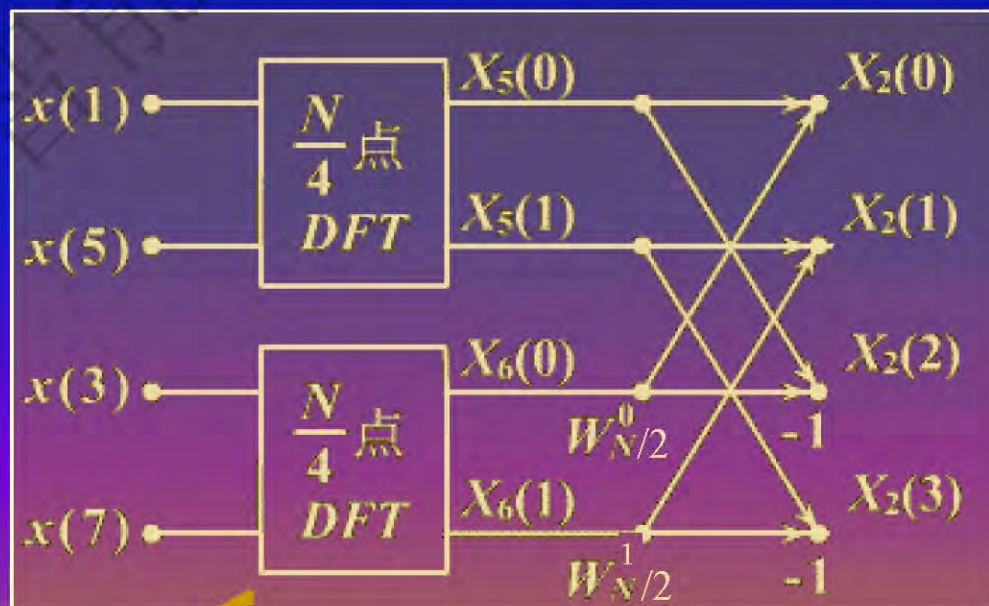
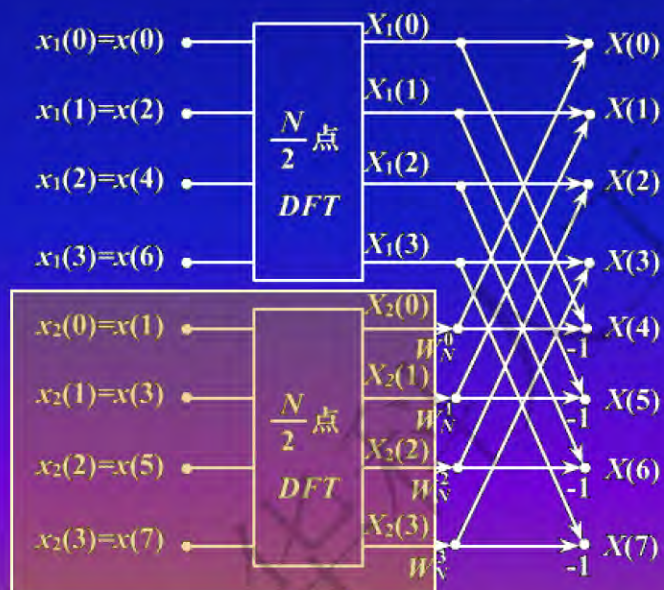
同理：

$$\begin{cases} X_2(k) = X_5(k) + W_{N/2}^k X_6(k) \\ X_2(k + \frac{N}{4}) = X_5(k) - W_{N/2}^k X_6(k) \end{cases} \quad k = 0, 1, \dots, \frac{N}{4} - 1$$

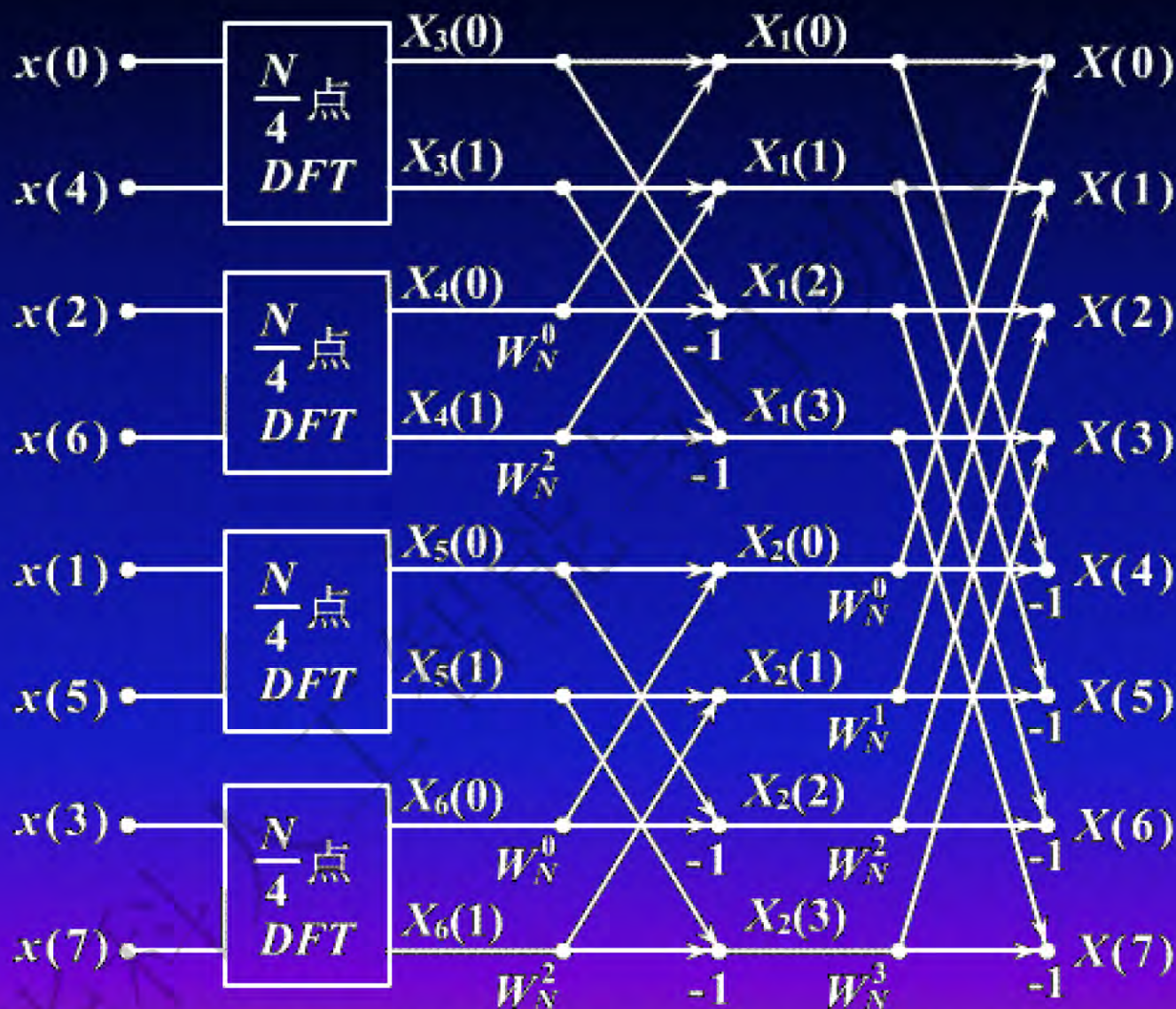
其中：

$$X_5(k) = DFT[x_5(l)] = DFT[x_2(2l)] \quad l = 0, 1, \dots, N/4 - 1$$

$$X_6(k) = DFT[x_6(l)] = DFT[x_2(2l+1)]$$



统一系数: $W_{N/2}^k \rightarrow W_N^{2k}$



按时间抽取，将一个N点DFT分解为四个N/4点DFT(N=8)

这样逐级分解，直到2点DFT

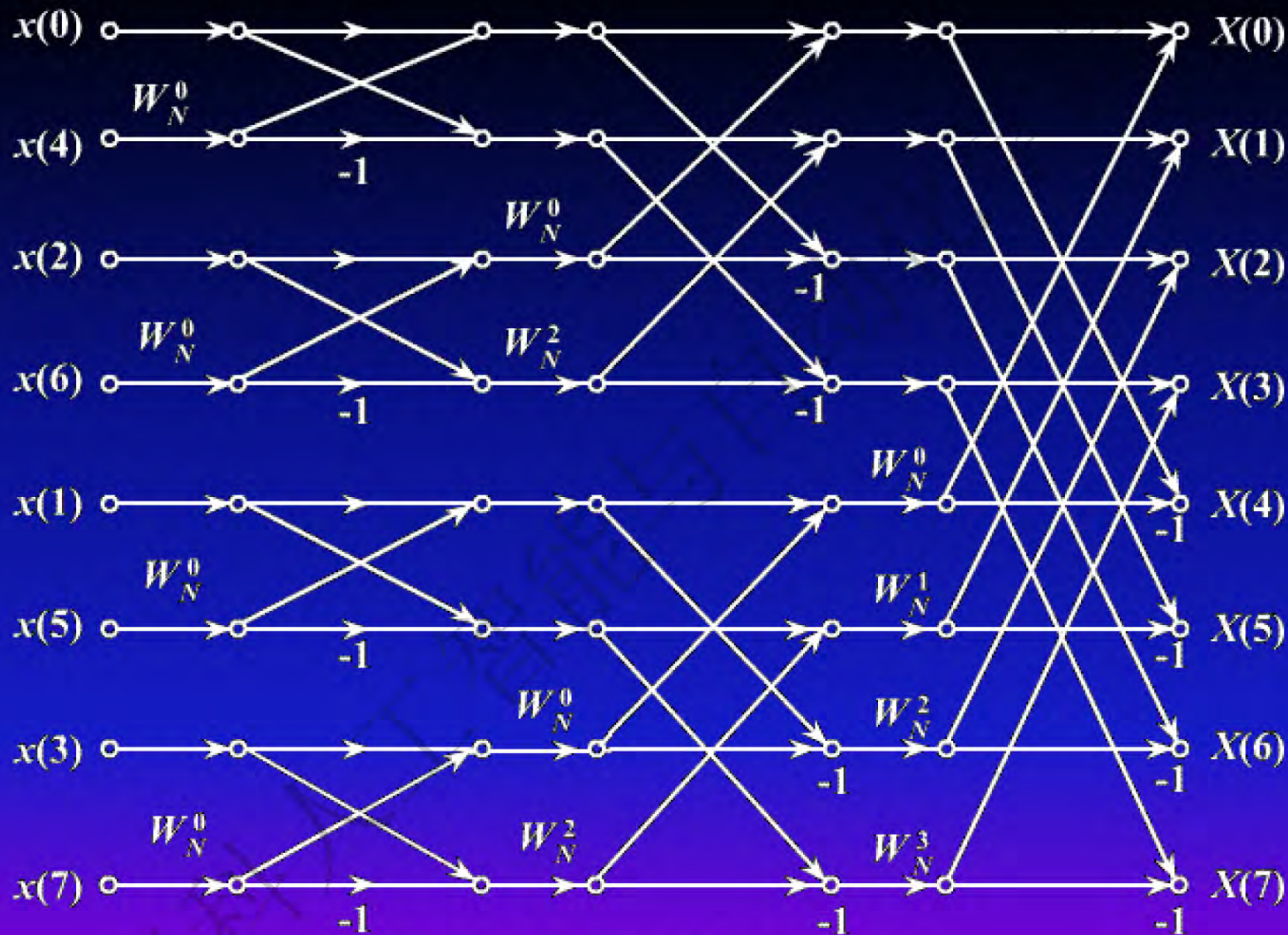
当 $N=8$ 时，即分解到 $X_3(k)$, $X_4(k)$, $X_5(k)$,
 $X_6(k)$, $k=0,1$

$$X_3(k) = \sum_{l=0}^{N/4-1} x_3(l) W_{N/4}^{lk} = \sum_{l=0}^1 x_3(l) W_{N/4}^{lk} \quad k=0,1$$

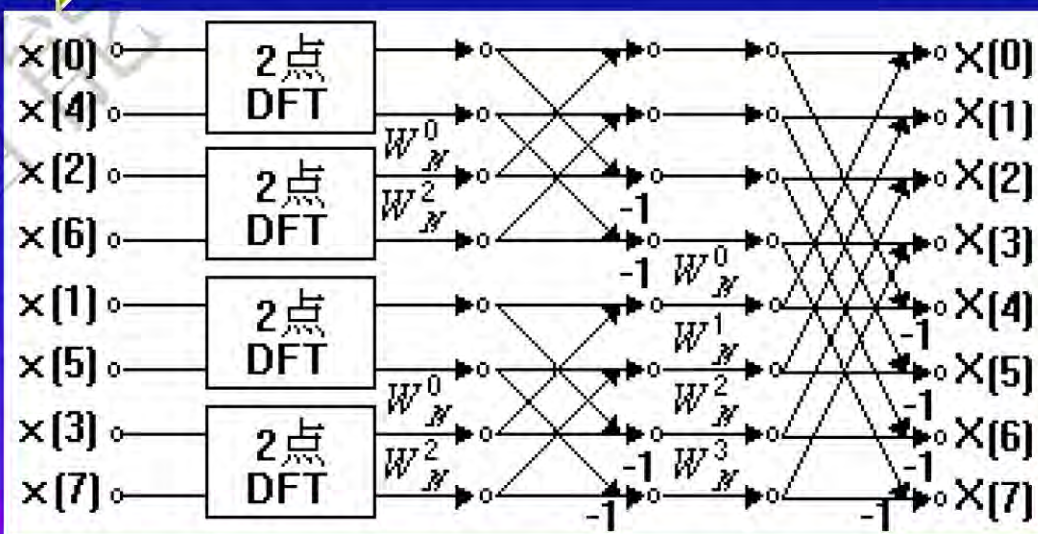
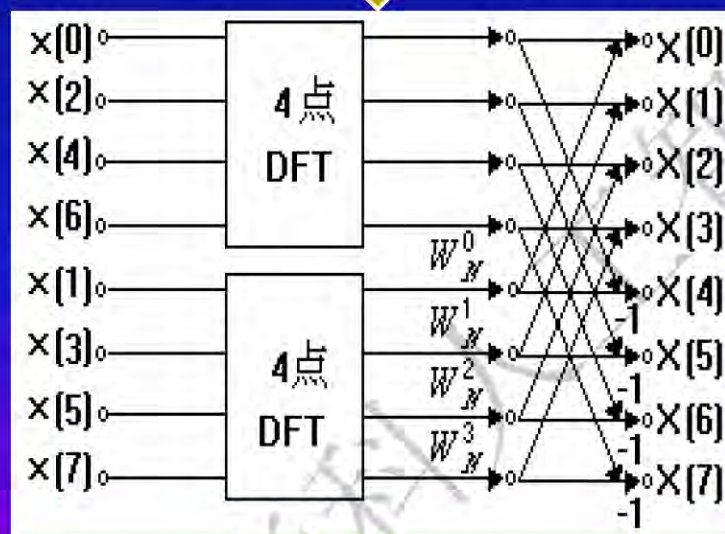
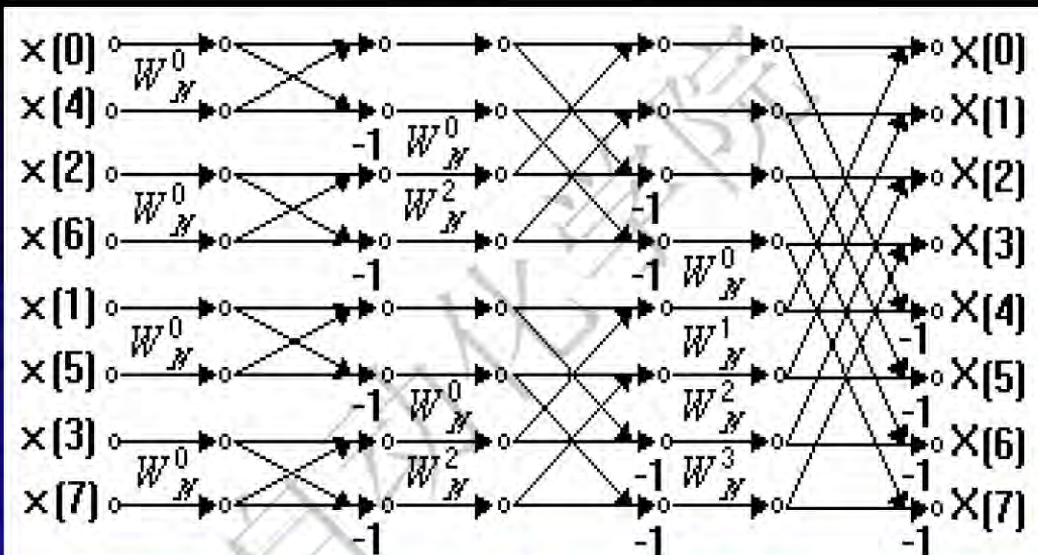
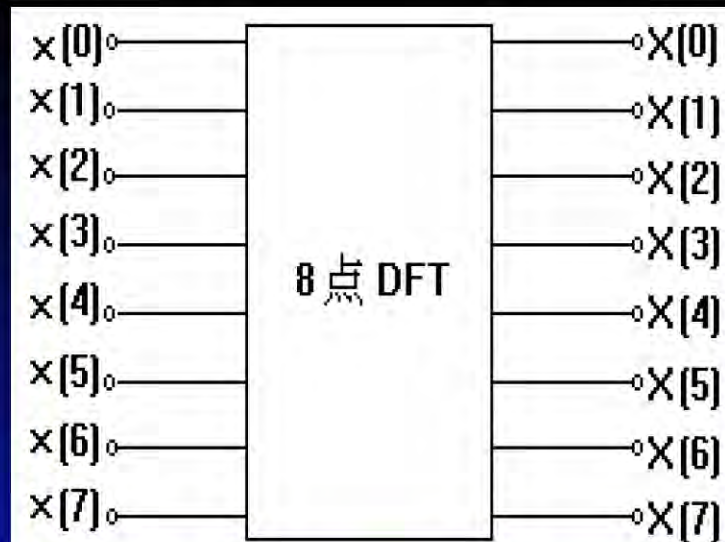
$$\begin{cases} X_3(0) = x_3(0) W_2^0 + W_2^0 x_3(1) = x(0) + W_{N/4}^0 x(4) \\ X_3(1) = x_3(0) W_2^0 + W_2^1 x_3(1) = x(0) - W_{N/4}^0 x(4) \end{cases}$$

$$X_4(k) = \sum_{l=0}^{N/4-1} x_4(l) W_{N/4}^{lk} = \sum_{l=0}^1 x_4(l) W_{N/4}^{lk} \quad k=0,1$$

$$\begin{cases} X_4(0) = x_4(0) W_2^0 + W_2^0 x_4(1) = x(2) + W_{N/4}^0 x(6) \\ X_4(1) = x_4(0) W_2^0 + W_2^1 x_4(1) = x(2) - W_{N/4}^0 x(6) \end{cases}$$



时间抽选的FFT流程图(N=8)



按时间抽取的分解过程及完整流图

2、运算量

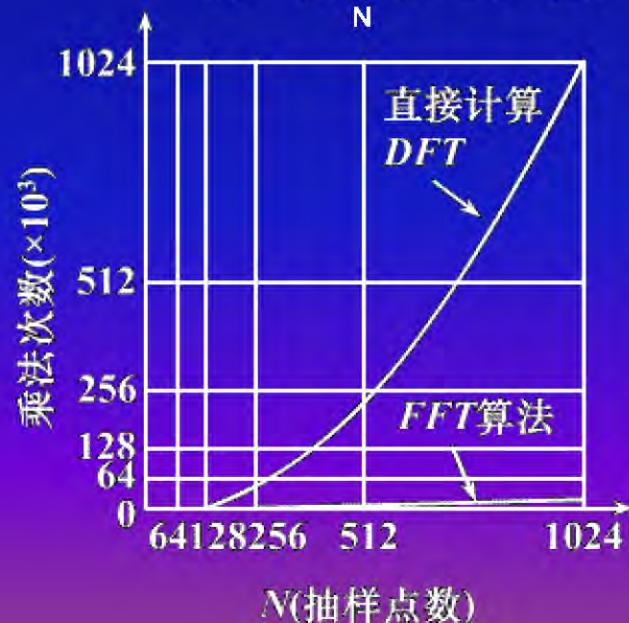
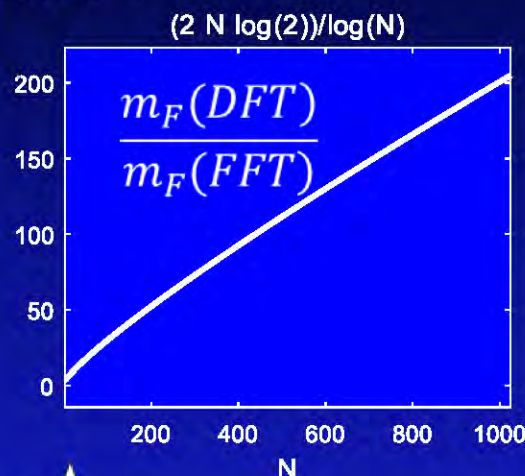
当 $N=2^L$ 时，共有 L 级蝶形，每级 $N/2$ 个蝶形，每个蝶形有1次复数乘法2次复数加法。

$$\text{复数乘法: } m_F = \frac{N}{2} L = \frac{N}{2} \log_2 N$$

$$\text{复数加法: } a_F = NL = N \log_2 N$$

比较DFT

$$\frac{m_F(DFT)}{m_F(FFT)} = \frac{N^2}{\frac{N}{2} \log_2 N} = \frac{2N}{\log_2 N}$$



3.5.3 算法特点

▣ FFT算法的特点

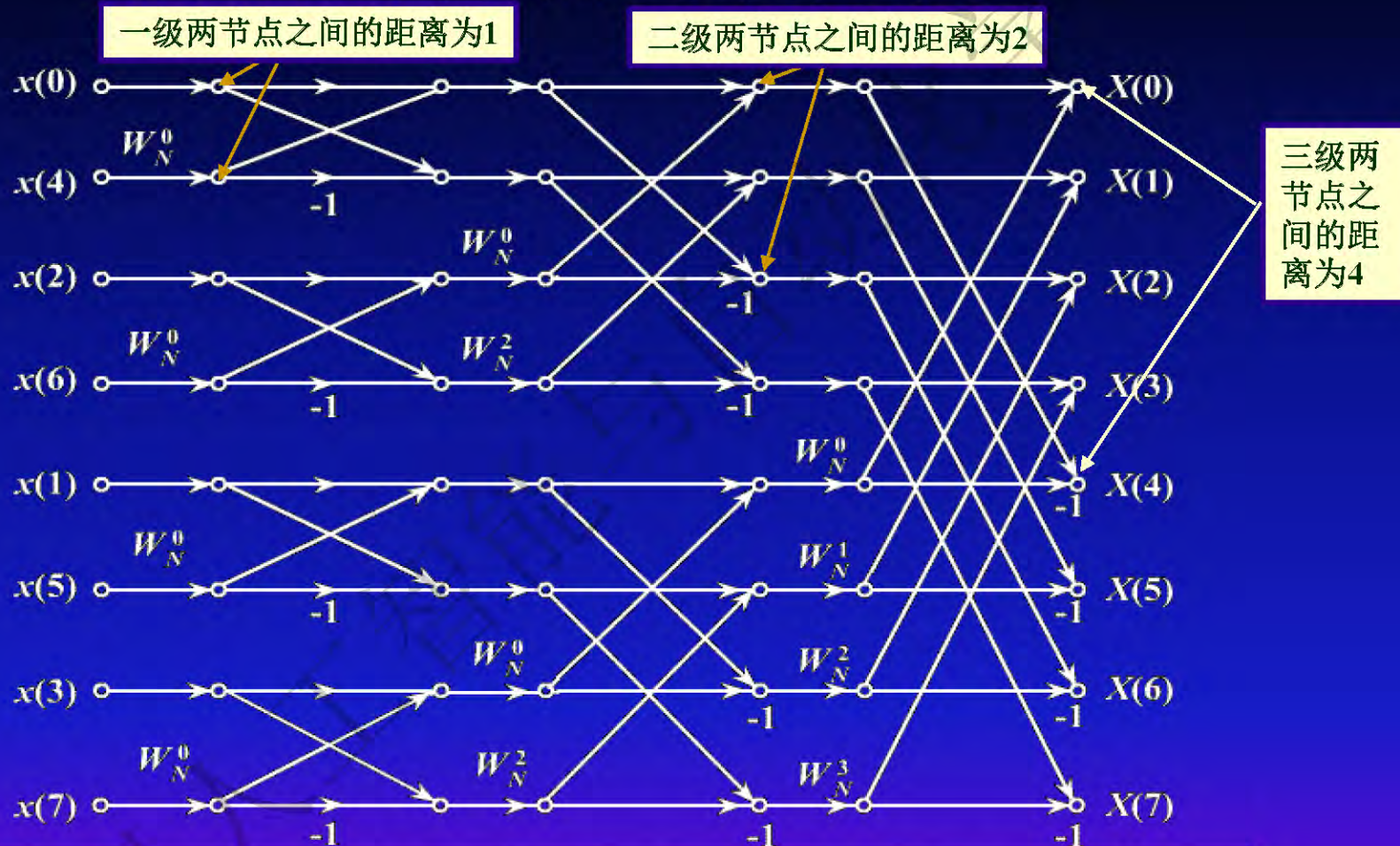
观察完整的FFT流程图能发现有两个特点：

倒码和原位运算

1) 倒位序 (倒码,变址) $x(n)$ $n = (n_2 n_1 n_0)_2$

倒位序 $\hat{n} = (n_0 n_1 n_2)_2$		自然序 $n = (n_2 n_1 n_0)_2$	
000	0	0	000
100	4	1	001
010	2	2	010
110	6	3	011
001	1	4	100
101	5	5	101
011	3	6	110
111	7	7	111

蝶形运算两节点之间的距离



规律: 对于共L级的蝶形而言, 其m级蝶形运算的节点间的距离为 2^{m-1}

2) 同址（原位）计算

对 $N=2^L$ 点FFT，输入倒位序，输出自然序
第 m 级运算：

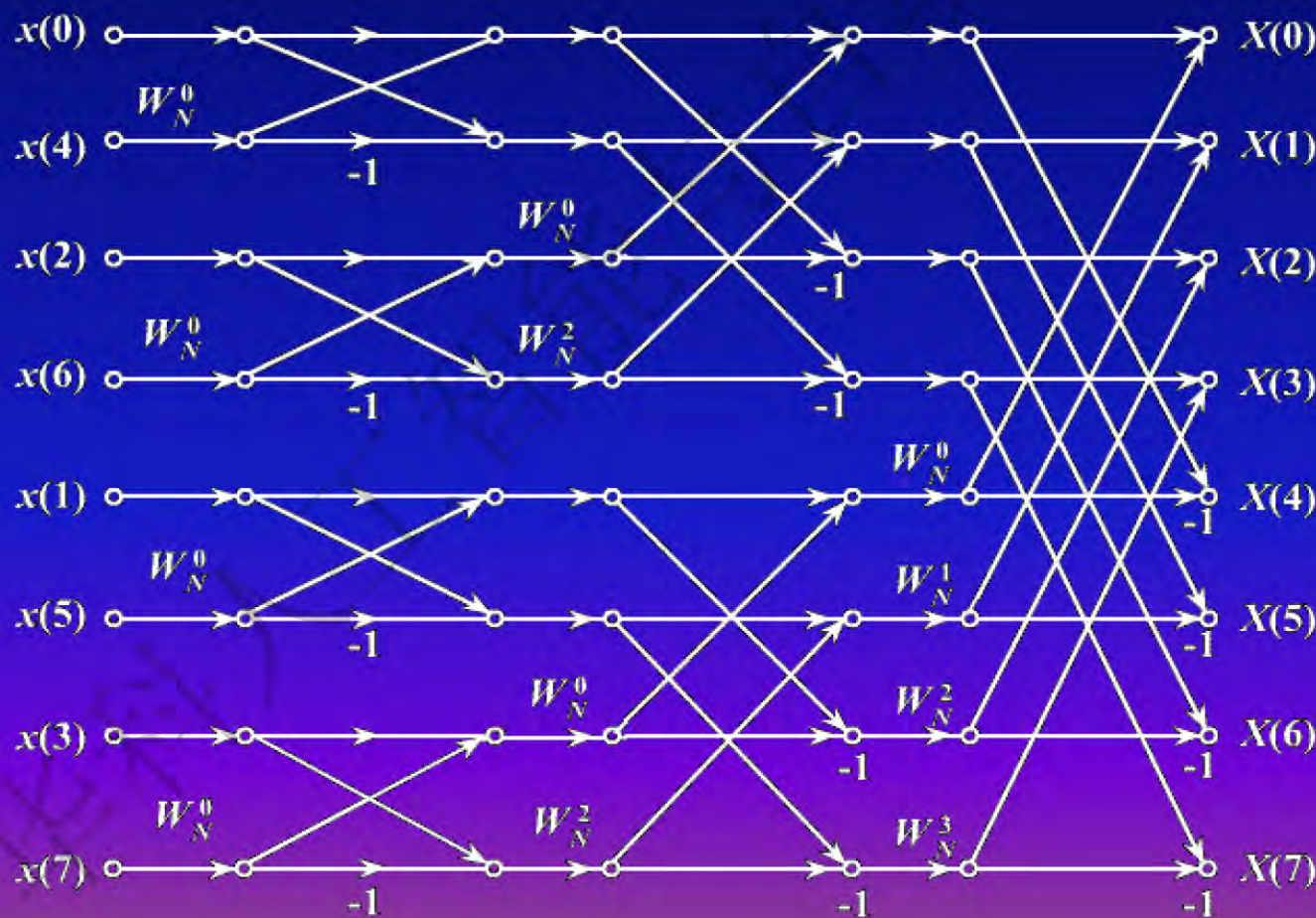
$$\begin{cases} X_m(k) = X_{m-1}(k) + X_{m-1}(k + 2^{m-1})W_N^r \\ X_m(k + 2^{m-1}) = X_{m-1}(k) - X_{m-1}(k + 2^{m-1})W_N^r \end{cases}$$

◆ 计算完一个蝶形后，所得输出数据可立即存入原输入数据所占用的存储单元。这种利用同一个存储单元存储蝶形计算输入、输出数据的方法称为原位计算。

◆ 采用原位计算，存储数据仅需 N 个存储单元，下一级的运算仍采用这种原位方式，只是进入蝶形结的组合关系有所不同。——节省存储单元，降低设备成本

$$W_N^r \text{ 的确定 } \begin{cases} X_m(k) = X_{m-1}(k) + X_{m-1}(k + 2^{m-1})W_N^r \\ X_m(k + 2^{m-1}) = X_{m-1}(k) - X_{m-1}(k + 2^{m-1})W_N^r \end{cases}$$

将上式 k 表示成 L 位二进制数，再乘以 2^{L-m} ，即将 L 位二进制数左移 $L-m$ 位，把右边空出的位置补零，结果为 r 的二进制数。 $r = (k)_2 \cdot 2^{L-m}$



3.5.5 、IFFT算法

比较:

$$IDFT: \quad x(n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) W_N^{-nk}$$

$$DFT: \quad X(k) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_N^{nk}$$

$$FFT: \quad W_N^{nk} \rightarrow W_N^{-nk} \quad \times \frac{1}{N} \rightarrow IFFT$$

$$\frac{1}{N} = \left(\frac{1}{2} \right)^L$$

3.7 利用FFT计算线性卷积

1、线性卷积的FFT算法

若 L 点 $x(n)$, M 点 $h(n)$,
则直接计算其线性卷积 $y(n)$

$$y(n) = \sum_{m=0}^{M-1} h(m)x(n-m)$$

需运算量乘法次数: $m_d = LM$

需运算量加法次数: $L(M-1)$ 或 $M(L-1)$

FFT法：以圆周卷积代替线性卷积

令 $N = 2^m \geq M + L - 1$

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

$$h(n) = \begin{cases} h(n) & 0 \leq n \leq M-1 \\ 0 & M \leq n \leq N-1 \end{cases}$$



则 $y(n) = x(n) * h(n) = x(n) \textcircled{N} h(n)$

1) $H(k) = FFT[h(n)]$ $N/2 * \log_2 N$

2) $X(k) = FFT[x(n)]$ $N/2 * \log_2 N$

3) $Y(k) = H(k)X(k)$ N

4) $y(n) = IFFT[Y(k)]$ $N/2 * \log_2 N$

$$m_F = N(1 + 3/2 * \log_2 N)$$

比较直接计算和FFT法计算的运算量

$$K_m = \frac{m_d}{m_F} = \frac{ML}{2N(1 + 3/2 * \log_2 N)}$$

讨论:

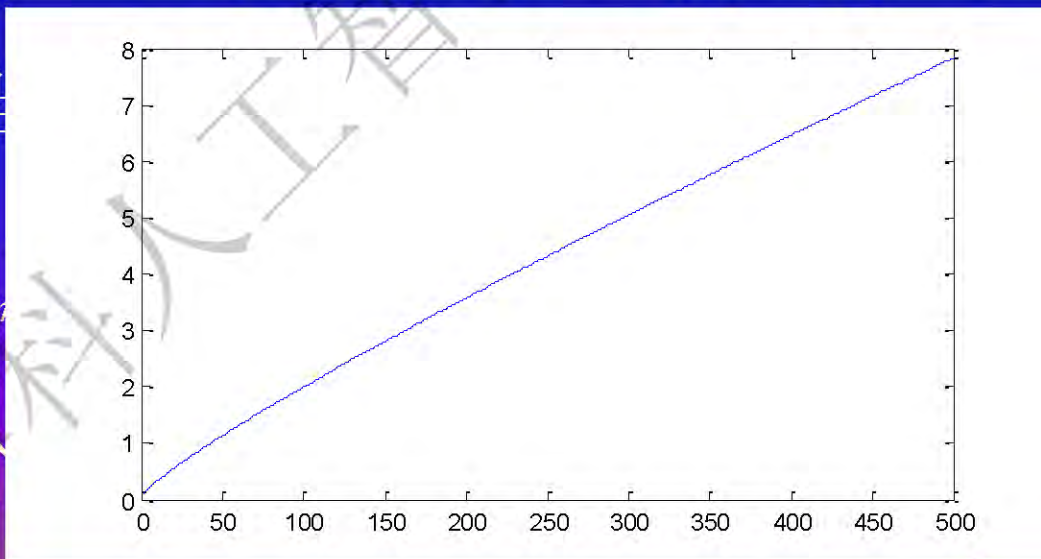
1) 当 $M \approx L$ 则 $N = M + L - 1 \approx 2M$

$$K_m = \frac{M^2}{4M[1 + 3/2 * (1 + \log_2 M)]} = \frac{M}{10 + 6\log_2 M}$$

2) 当

K_m

$L \uparrow$



L

叠相加法

叠保留法

1) 重叠相加法

对长序列 $x(n)$ 分段，每段 L 点，
 L 与 $h(n)$ 的长度 M 等数量级

$$x_i(n) = \begin{cases} x(n) & iL \leq n \leq (i+1)L-1 \\ 0 & \text{其它 } n \end{cases}$$

$$\text{则: } x(n) = \sum_{i=-\infty}^{\infty} x_i(n)$$

$$\text{令 } N = 2^m \geq M + L - 1$$

$$y(n) = \sum_i y_i(n)$$

$$= \sum_i [x_i(n) * h(n)]$$

$$= \sum_i [x_i(n) \textcircled{N} h(n)]$$



重叠相加法计算步骤

$$1) X_i(k) = FFT[x_i(n)]$$

$$2) H(k) = FFT[h(n)]$$

$$3) Y_i(k) = X_i(k) \cdot H(k)$$

$$4) y_i(n) = IFFT[Y_i(k)]$$

$$5) y(n) = \sum_i y_i(n)$$

◆ 作业:

◆ P155 3.13,3.16,3.18