

The background of the slide features a large, faint, circular seal of Zhejiang University. The seal contains the university's name in both Chinese characters (浙江大学) and English (ZHEJIANG UNIVERSITY) around a central emblem.

# 数字信号处理

邓振淼

中山大学电子与通信工程学院

**2019-8-28**



# 快速傅里叶变换(FFT)

- 引言
- 基2 FFT算法
- 进一步减小运算量的措施
- 其他快速算法简介



# 引言

- 1965年库利(J. W. Cooley)和图基(J. W. Tukey)发表了著名的 “An algorithm for the machine calculation of complex Fourier series. Math. Comp., Vol. 19 (April 1965), pp. 297–301” →FFT
- 1984年，法国的P. Dohamel和H. Hollmann提出分裂基快速算法，运算效率进一步提升。



# 快速傅里叶变换(FFT)

- 引言
- 基2 FFT算法
- 进一步减小运算量的措施
- 其他快速算法简介



# 降低运算量的途径

- 把 $N$ 点DFT分解为几个较短的DFT，可使乘法次数大大减少，另外，利用旋转因子 $W_N^{kn}$ 的周期性、对称性和可约性来减少DFT的运算次数。

$$W_N^{m+lN} = e^{-j\frac{2\pi}{N}(m+lN)} = e^{-j\frac{2\pi}{N}m} = W_N^m \quad \rightarrow \text{周期性}$$

$$W_N^{-m} = W_N^{N-m} \text{ 或 } [W_N^{N-m}]^* = W_N^m, \quad W_N^{m+\frac{N}{2}} = -W_N^m \quad \rightarrow \text{对称性}$$

$$W_N^m = W_{N/n}^{m/n}, \quad N/n \text{ 和 } m/n \text{ 为整数。} \quad \rightarrow \text{可约性}$$

- 利用这些性质提出：基2-FFT、基4-FFT、分裂基FFT、DHT等快速傅立叶变换算法
- 基2-FFT分为时域抽取法FFT (DIT-FFT) 和频域抽取法 (DIF-FFT)。



# 基2 DIT-FFT

- 设序列 $x(n)$ 的长度为 $N$ ，且满足 $N = 2^M$ ， $M$ 为自然数。按 $n$ 的奇偶把分解为两个 $N/2$ 点的子序列

$$x_1(r) = x(2r), r = 0, 1, \dots, \frac{N}{2} - 1$$

$$x_2(r) = x(2r + 1), r = 0, 1, \dots, \frac{N}{2} - 1$$

- 求其DFT为

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

- 因为 $W_N^{2kr} = e^{-j\frac{2\pi}{N}2kr} = e^{-j\frac{2\pi}{N/2}kr} = W_{N/2}^{kr}$

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

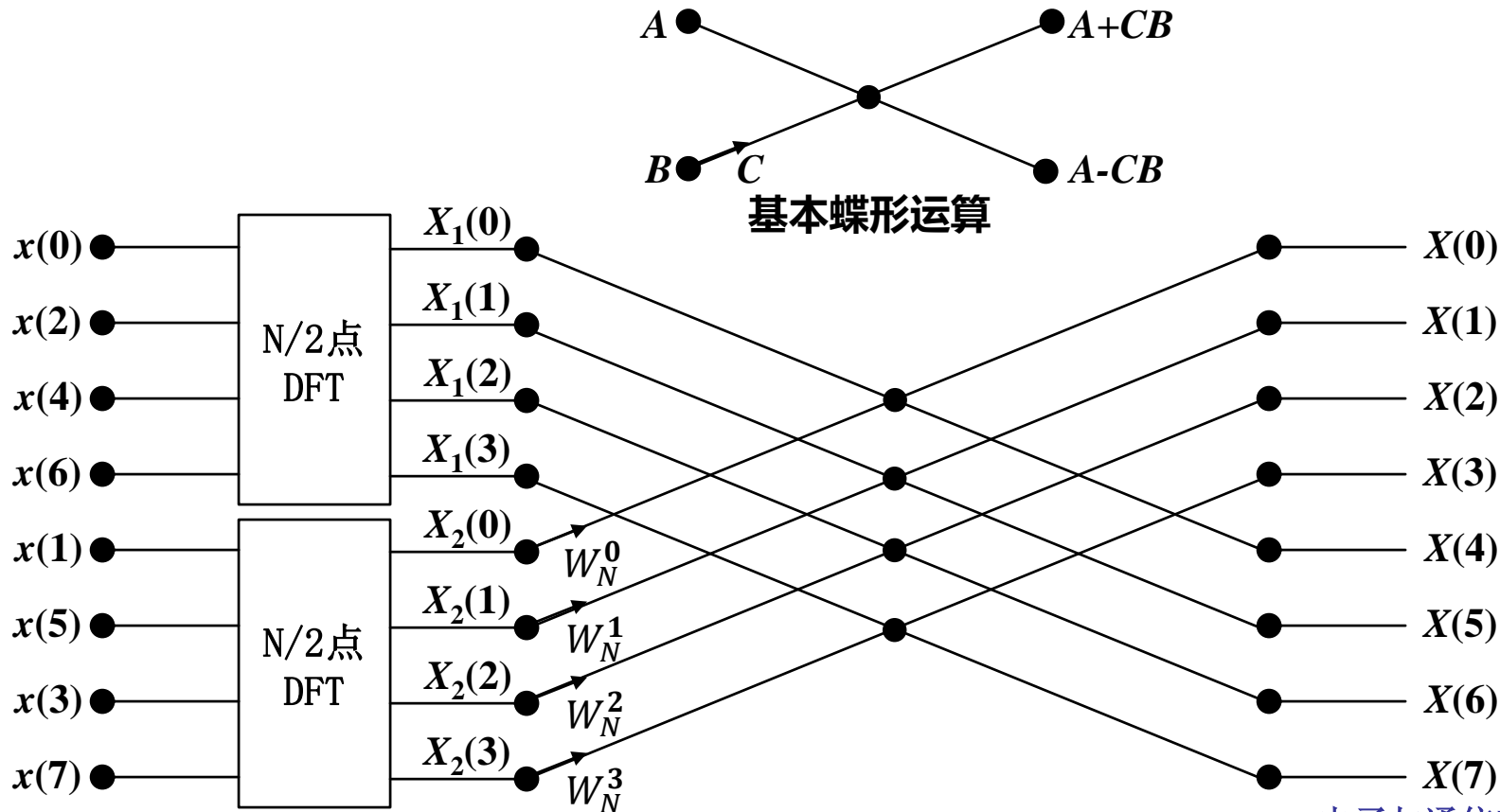


# 基2 DIT-FFT

➤ 由于 $X_1(k)$ 和 $X_2(k)$ 以 $N/2$ 为周期，且 $W_N^{k+N/2} = -W_N^k$ ，因此

$$X(k) = X_1(k) + W_N^k X_2(k), k = 0, 1, \dots, N/2 - 1$$

$$X(k + N/2) = X_1(k) - W_N^k X_2(k), k = 0, 1, \dots, N/2 - 1$$



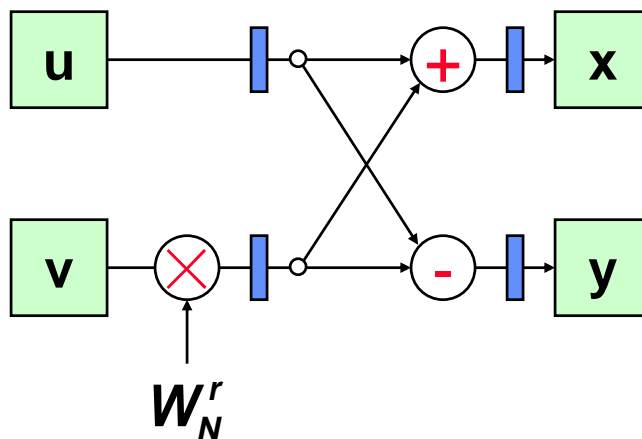


# 计算量分析-复蝶形运算

➤ 一个蝶形包含:

- 1个复加
- 1个复减
- 1个复常数乘法

大小	16	8192	$\Delta$
I/O	448	229K	
蝶形	32	53K	
乘法			
加法			
移位	0	0	





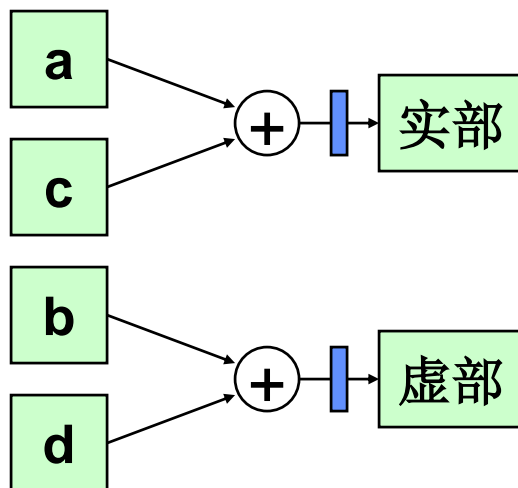


# 计算量分析- 复数加法

➤ 复数加法把实部和虚部分析相加：

$$(a + jb) + (c + jd) = (a + c) + j(b + d)$$

↑  
2个加法  
↑



大小	16	8192	Δ
I/O	448	229K	
蝶形乘法	32	53K	
加法	128	213K	
移位	0	0	



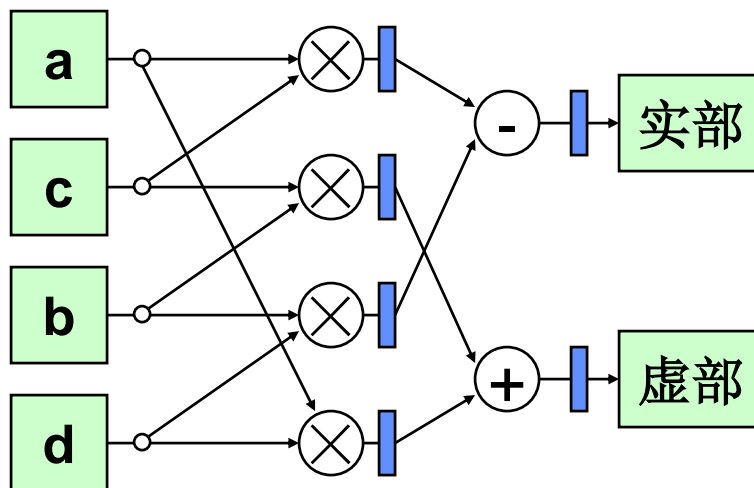
# 计算量分析- 复数乘法

➤ 复数乘法的FOIL方法:

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



4次乘法和两次加法



大小	16	8192	$\Delta$
I/O	448	229K	
蝶形	32	53K	
乘法	128	213K	
加法	192	320K	
移位	0	0	



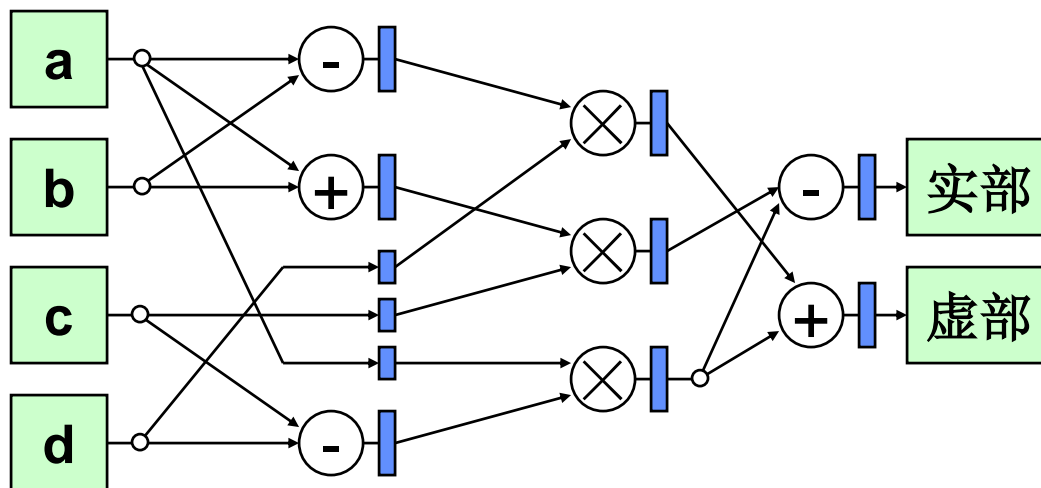
# 计算量分析- 高效的复数乘法

➤ 另一种复乘需要更少的乘法：

$$(ad + bc) = c(a + b) - a(c - d)$$

$$(ac - bd) = d(a - b) + a(c - d)$$

3次乘法和5次加法



大小	16	8192	$\Delta$
I/O	448	229K	
蝶形	32	53K	
乘法	96	159K	75%
加法	288	480K	150%
移位	0	0	



# 基2 DIT-FFT

- 一个蝶形运算，包括一个复数乘法和两次复数加法。
- 经过一次分解， $N$ 点DFT需要计算两个 $N/2$ 点DFT和 $N/2$ 个蝶形运算。
- 一个 $N/2$ 点DFT需要 $(N/2)^2$ 次复数乘法和 $N/2(N/2-1)$ 次复数加法。所以总的复数乘法次数为

$$2 \overset{\text{DFT}}{\boxed{\left(\frac{N}{2}\right)^2}} + \overset{\text{蝶形}}{\boxed{\frac{N}{2}}} = \frac{N(N+1)}{2} \Big|_{N \gg 1} \approx \frac{N^2}{2}$$

- 总的复数加法次数为

$$\overset{\text{DFT}}{\boxed{N \left(\frac{N}{2} - 1\right)}} + \overset{\text{DFT}}{\boxed{\frac{2N}{2}}} = \frac{N^2}{2}$$

- 经过一次分解，运算量减小近一半！



## 基2 DIT-FFT

➤ 分别将 $x_1(r)$ 和 $x_2(r)$ 分解成两个点子序列，即

$$x_3(l) = x_1(2l)$$

$$x_5(l) = x_2(2l)$$

$$x_4(l) = x_1(2l + 1)$$

$$x_6(l) = x_2(2l + 1)$$

➤ 其中 $l = 0, 1, \dots, \frac{N}{4} - 1$ 。从而可得

$$X_1(k) = X_3(k) + W_{N/2}^k X_4(k)$$

$$X_1\left(k + \frac{N}{4}\right) = X_3(k) - W_{N/2}^k X_4(k)$$

$$X_2(k) = X_5(k) + W_{N/2}^k X_6(k)$$

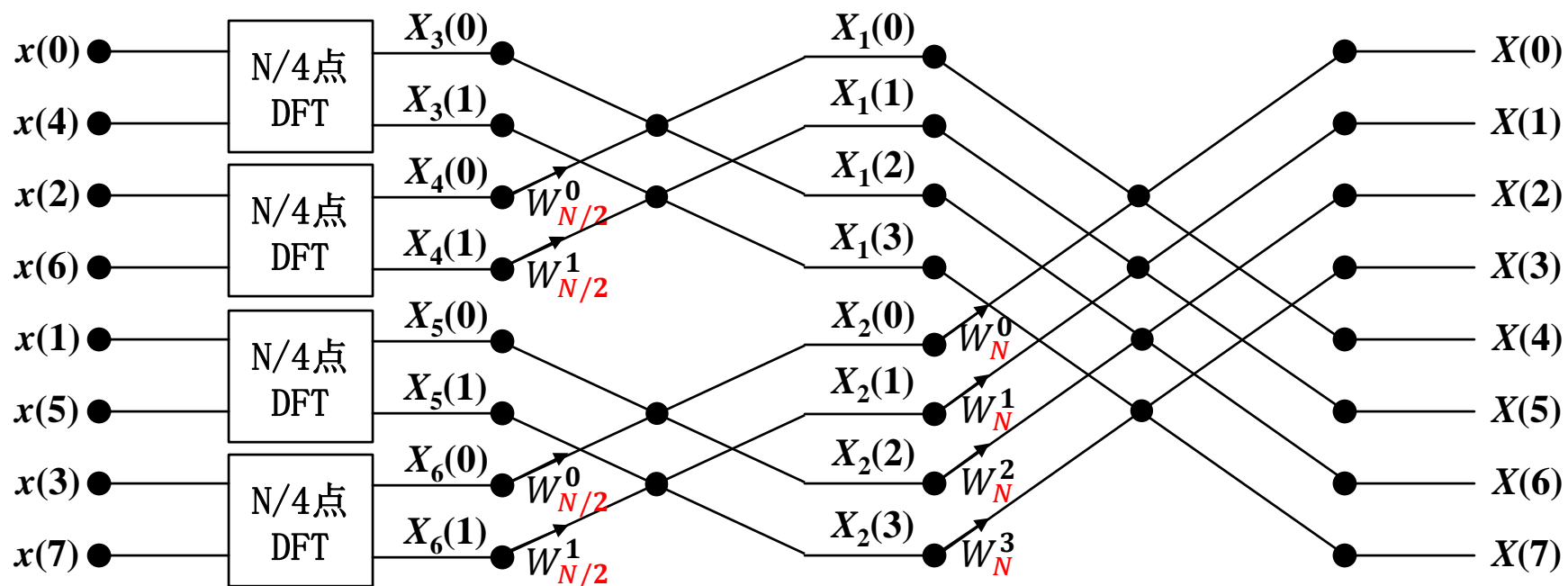
$$X_2\left(k + \frac{N}{4}\right) = X_5(k) - W_{N/2}^k X_6(k)$$

$$\text{➤ } X_3(k) = \sum_{l=0}^{N/4-1} x_3(l) W_{N/4}^{kl} = \text{DFT}[x_3(l)]_{N/4}$$

$$\text{➤ } X_4(k) = \text{DFT}[x_4(l)]_{N/4}, \quad X_5(k) = \text{DFT}[x_5(l)]_{N/4}, \quad X_6(k) = \text{DFT}[x_6(l)]_{N/4}$$

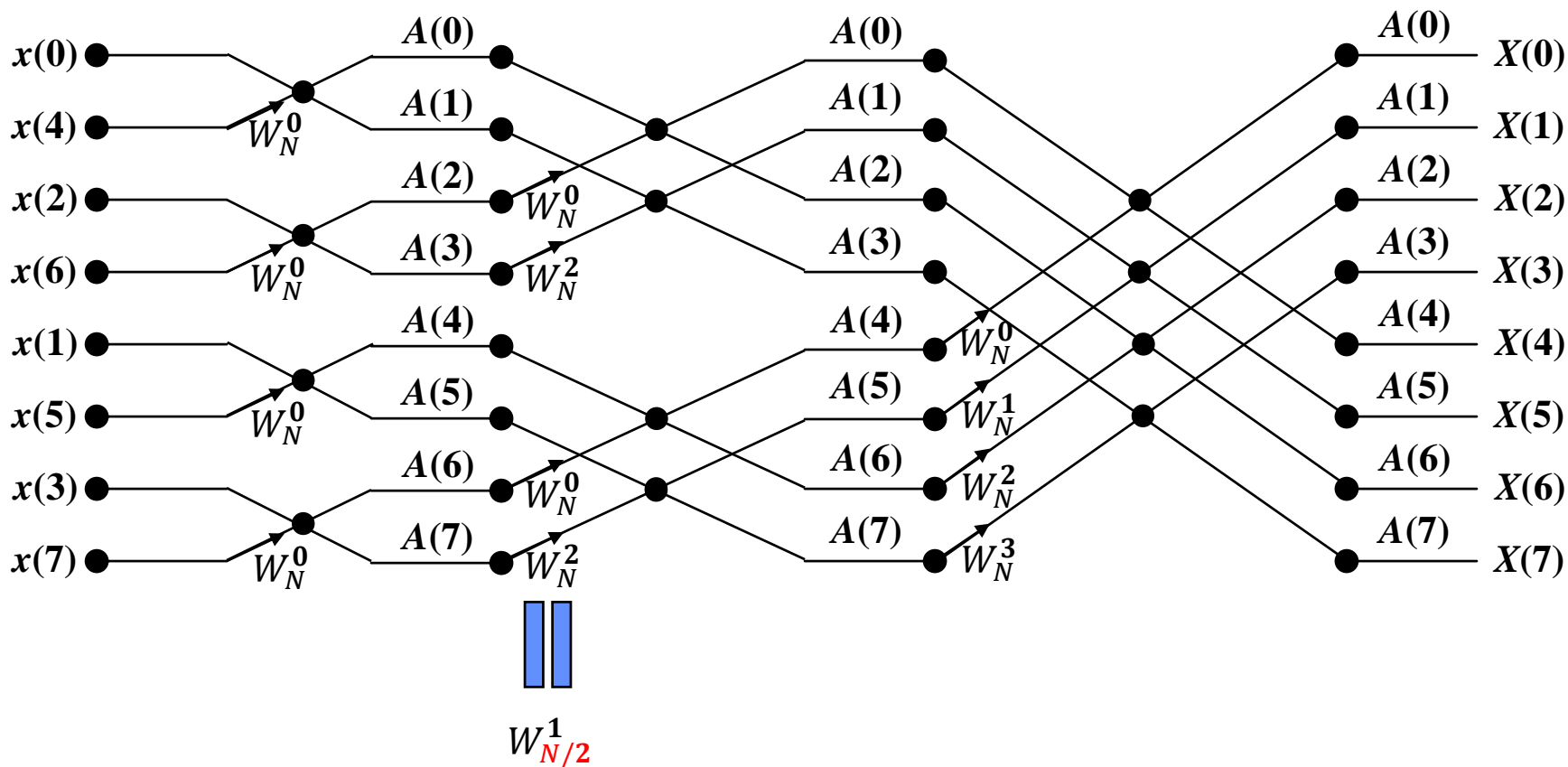


# 8点DFT二次抽取分解运算流图





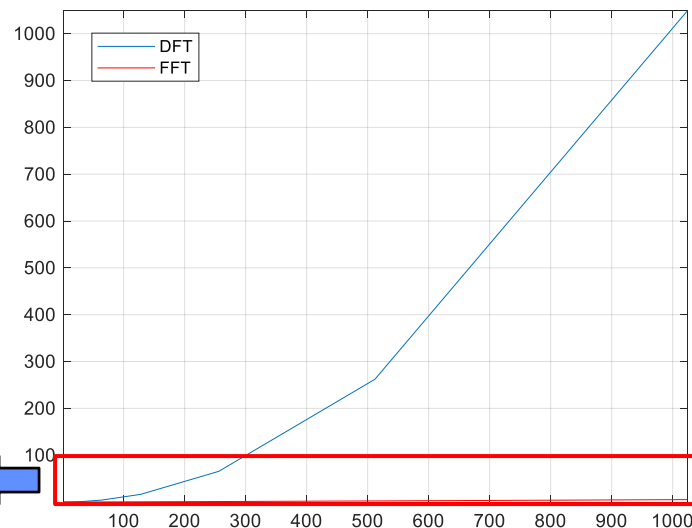
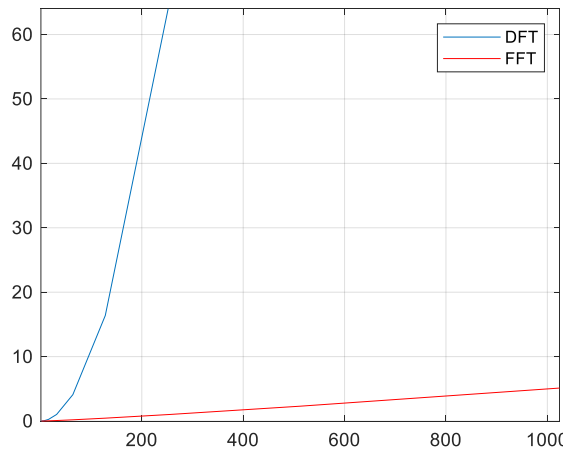
# 8点DFT运算流图





# DIT-FFT与DFT运算量比较

- DIT-FFT的复数乘法次数为 $C_M = \frac{N}{2} M = \frac{N}{2} \log_2^N$ ，复数加法次数为 $C_A = NM = N \log_2^N$ 。其中 $M = \log_2^N$ 。
- 直接计算DFT的复乘次数为 $N^2$ ，复数加法次数为 $N(N-1)$ 。
- 加速比： $R = \frac{N^2}{\frac{N}{2} \log_2^N}$
- $N = 1024$ 时， $R = 204.8$ 倍。



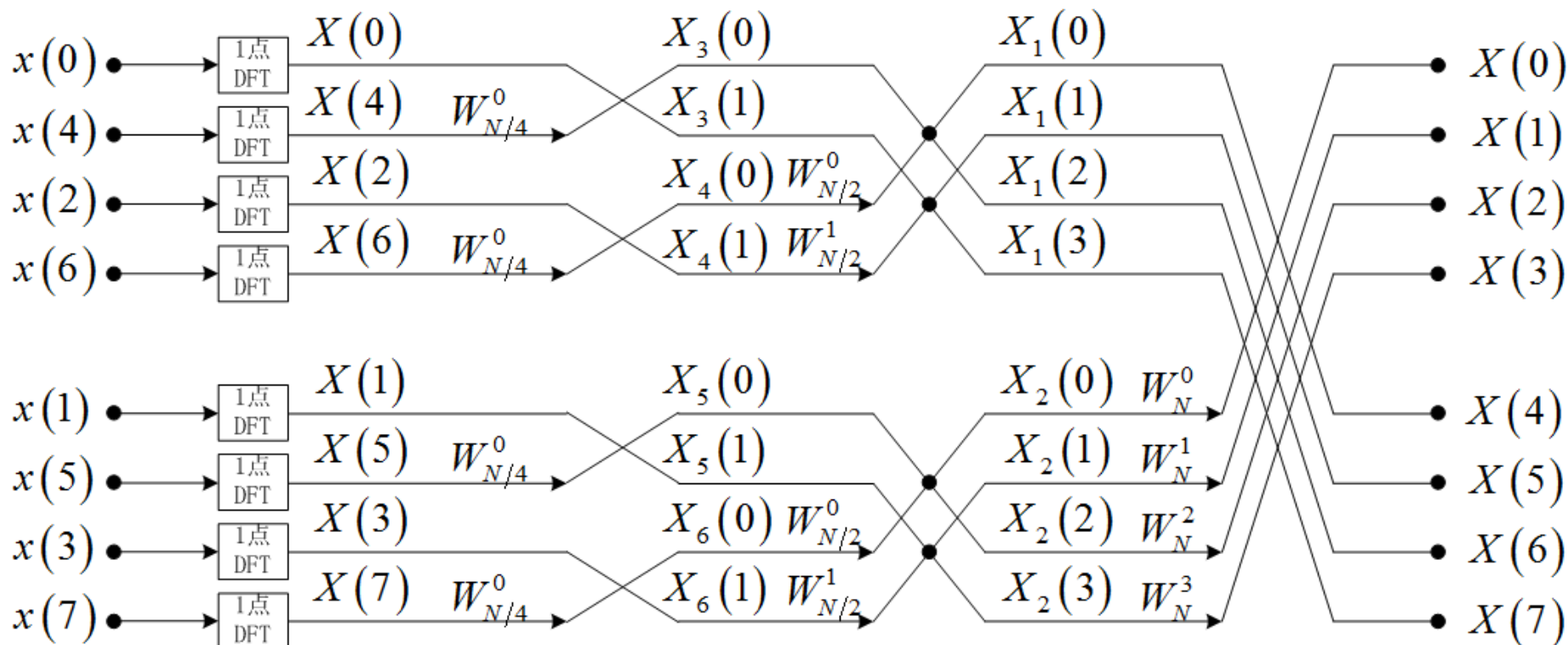
书上的图貌似不准确？！





# DIT-FFT运算规律

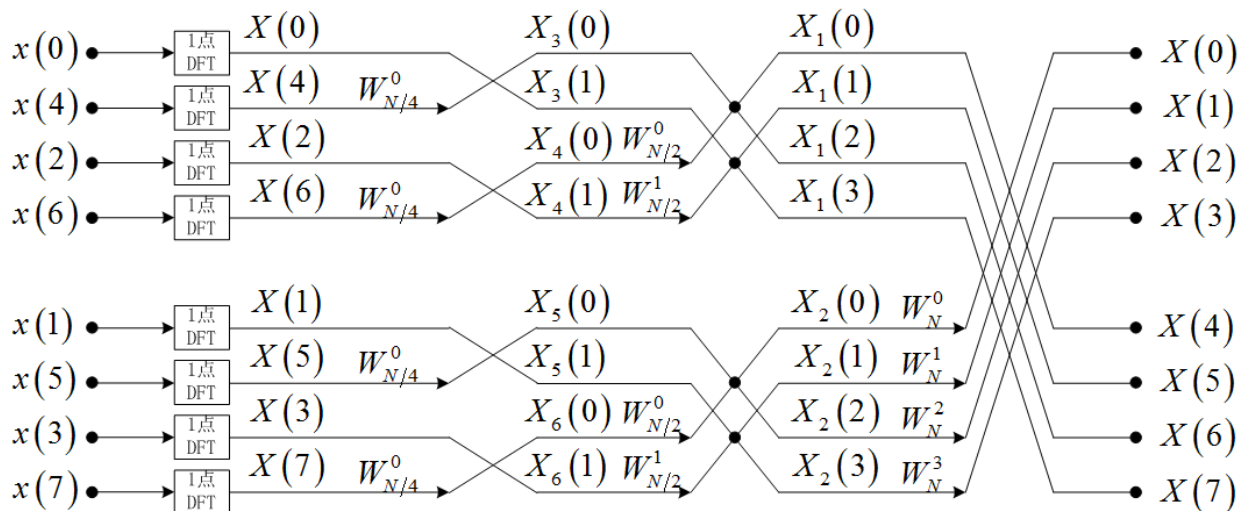
► 原位计算：运算过程无需增加新的存储单元





# DIT-FFT运算规律

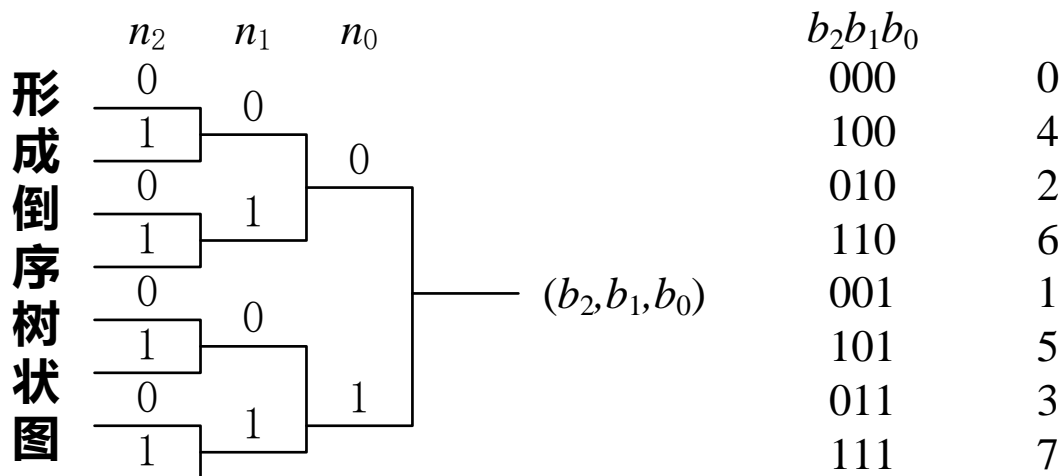
## ➤ 旋转因子的变化规律和蝶形节点间距



- 第1级蝶形运算旋转因子为 $W_N^0$ ，蝶形节点间距为1
- 第2级蝶形运算旋转因子为 $W_N^0, W_N^{N/4}$ ，蝶形节点间距为2
- 第3级蝶形运算旋转因子为 $W_N^0, W_N^{N/8}, W_N^{2N/8}, W_N^{3N/8}$ ，蝶形节点间距为4
- 第 $M$ 级蝶形运算旋转因子为 $W_N^0, W_N^1, \dots, W_N^{N/2-1}$ ，蝶形节点间距为 $N/2$



# 序列的倒序

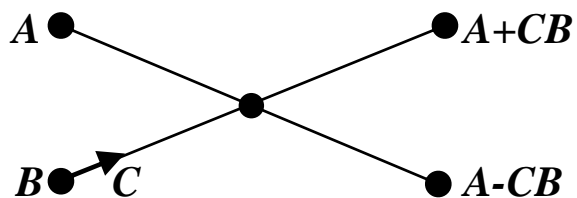


倒序和顺序对照表

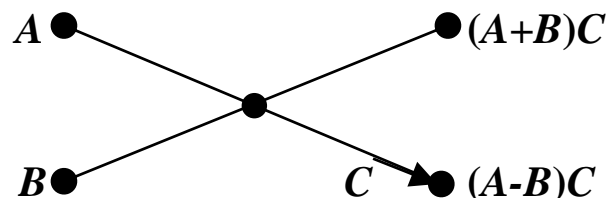
顺序		倒序	
十进制数I	二进制数	二进制数	十进制数J
0	000	000	0
1	001	100	4
2	010	010	2
3	011	110	6
4	100	001	1
5	101	101	5
6	110	011	3
7	111	111	7



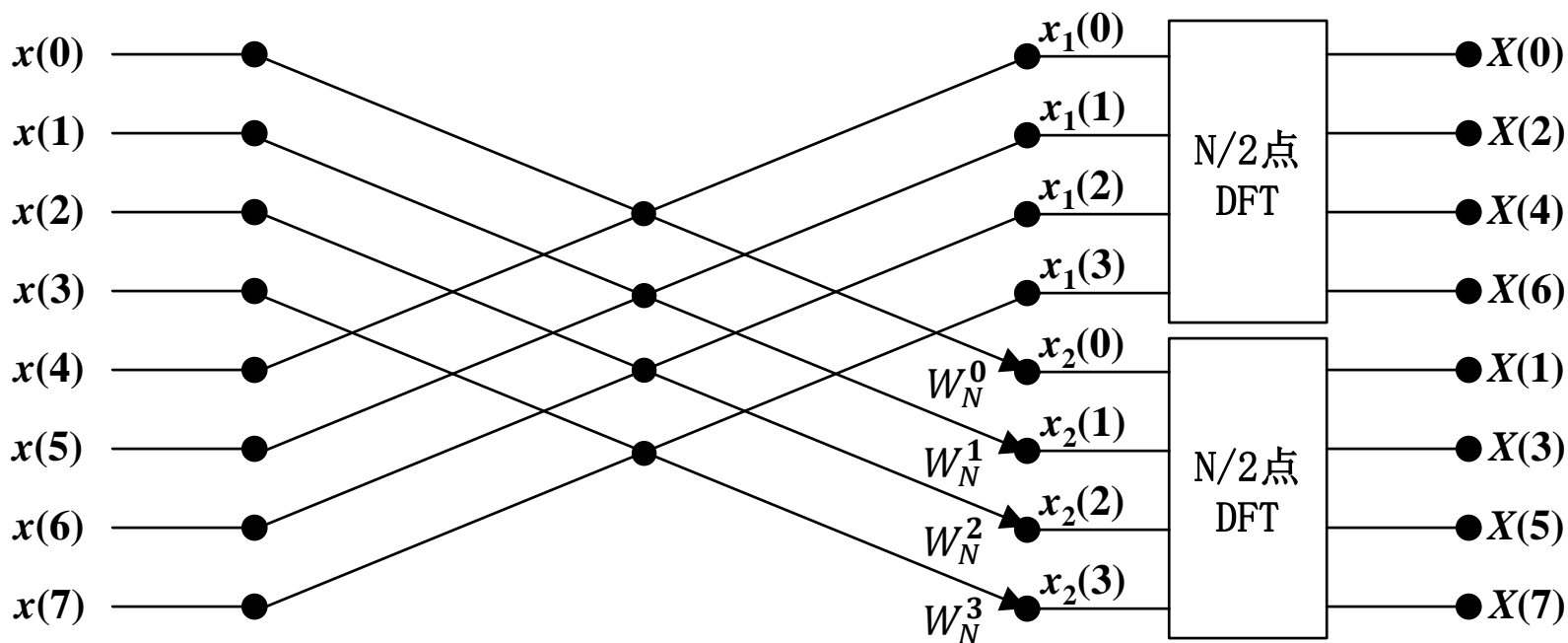
# 频域抽取DIF-FFT



时域抽取基本蝶形运算

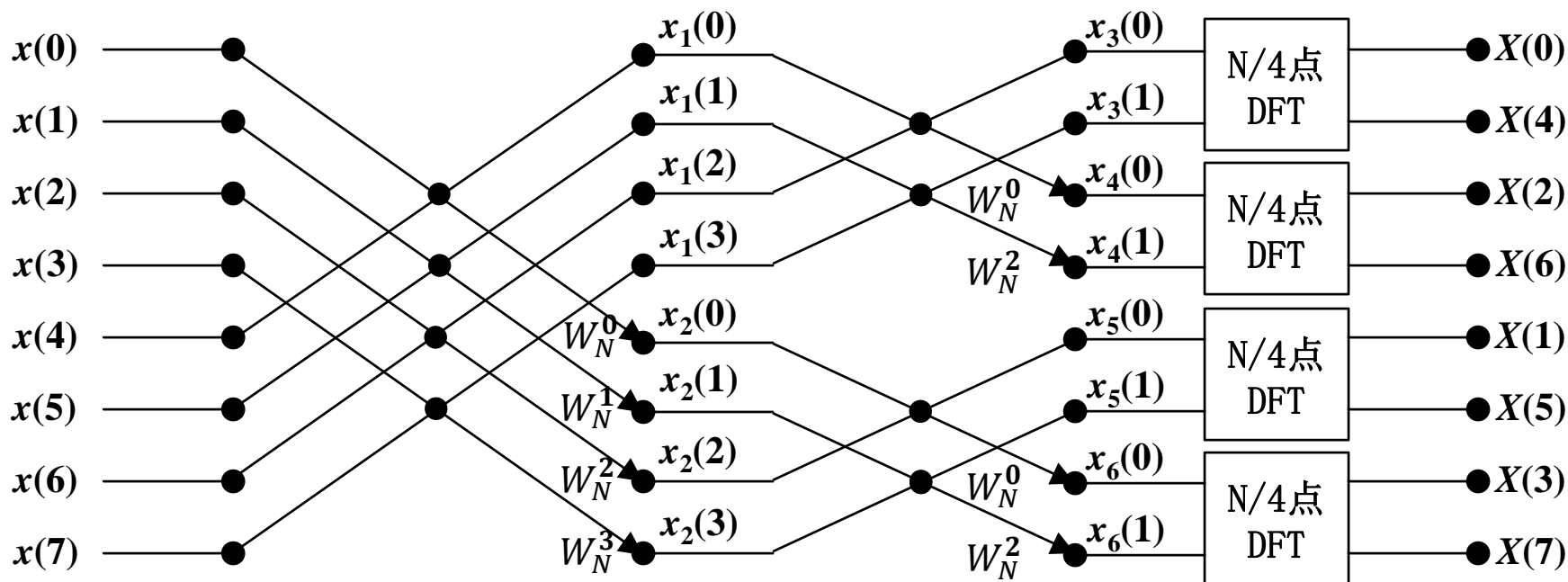


频域抽取基本蝶形运算



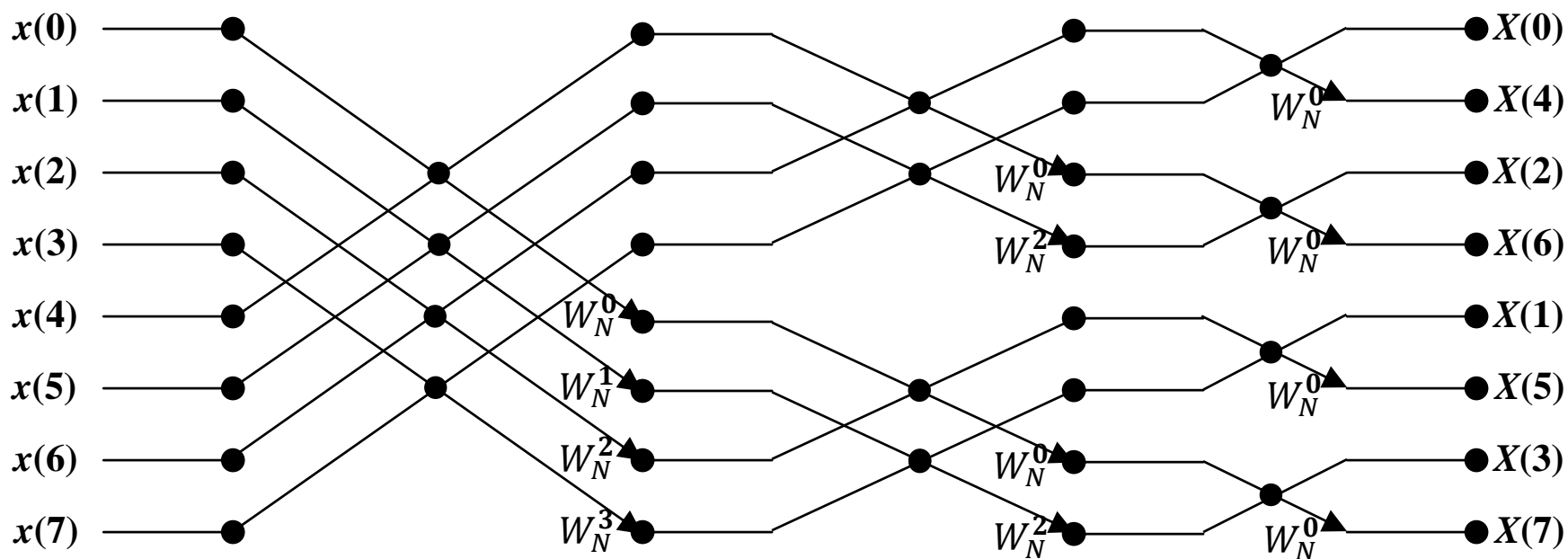


# DIF-DFT二次抽取分解运算流图





# 8点DIF-DFT运算流图



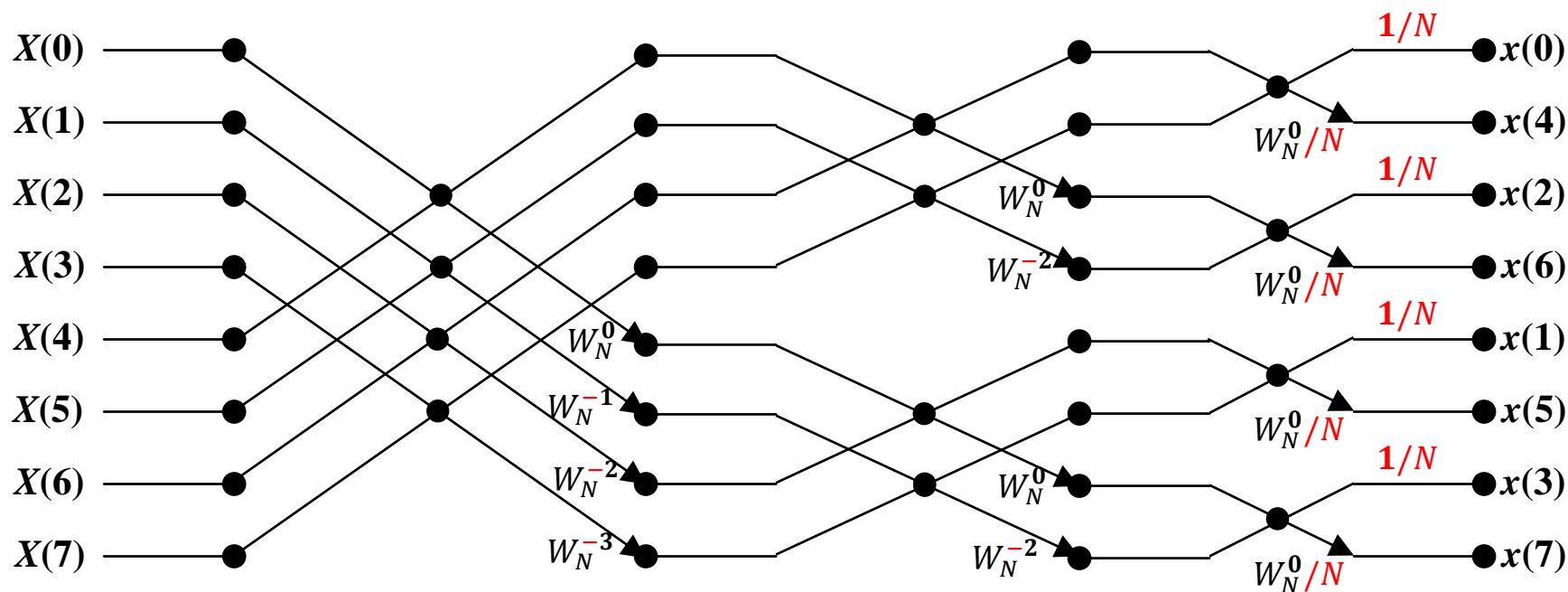


- 仔细观察基2DIF-FFT运算流图和基2DIT-FFT运算流图会发现，将频域抽取法的运算流图**反转**，并将输入变输出，输出变输入，正好得到时域抽取法的运算流图。（实际上我做PPT时，就是直接在PPT里反转一下就得到了☺）
- 按频域抽取算法与按时域抽取算法是两种**等价**的FFT算法，此外，在基2FFT的基础上，还有变形基2FFT运算流图，原理类似。



# IDFT 高效算法

➤ 旋转因子指数变极性法:  $W_N^{kn}$  变成  $W_N^{-kn}$ , 再乘以系数  $1/N$ 。



➤ 直接调用FFT子程序:

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





# 用MATLAB编写自己的FFT代码

```
function [A] = myfft(A,M)
N=2^M; LH=N/2; J=LH; N1=N-2;
for I=1:1:N1 %完成输入的倒序
    if I<J %I=1时, A(2)和A(5)对换
        T=A(I+1);
        A(I+1)=A(J+1);
        A(J+1)=T;
    end
    K=LH;
    while J>=K
        J=J-K;
        K=K/2;
    end
    J=J+K;
end
```

[myfft.m](#)



# 用MATLAB编写自己的FFT代码

```
for L=1:1:M    %第L级蝶形
    B=2^(L-1);
    for J=0:B-1
        p=J*2^(M-L); %旋转因子系数
        for k=J:2^L:N-1    %计算蝶形
            T=A(k+1)+A(k+B+1)*exp(-1i*2*pi*p/N);
            A(k+B+1)=A(k+1)-A(k+B+1)*exp(-1i*2*pi*p/N);
            A(k+1)=T;
        end
    end
end
end
end
```



# 用MATLAB编写自己的FFT代码

```
N=1024;  
sig=randn(1,N)+1i*randn(1,N);  
tic  
for i=1:1000  
    fft(sig);  
end  
toc  
  
tic  
for i=1:1000  
    myfft(sig, 10);  
end  
toc
```

**FFT\_Test.m**

**运行结果:**

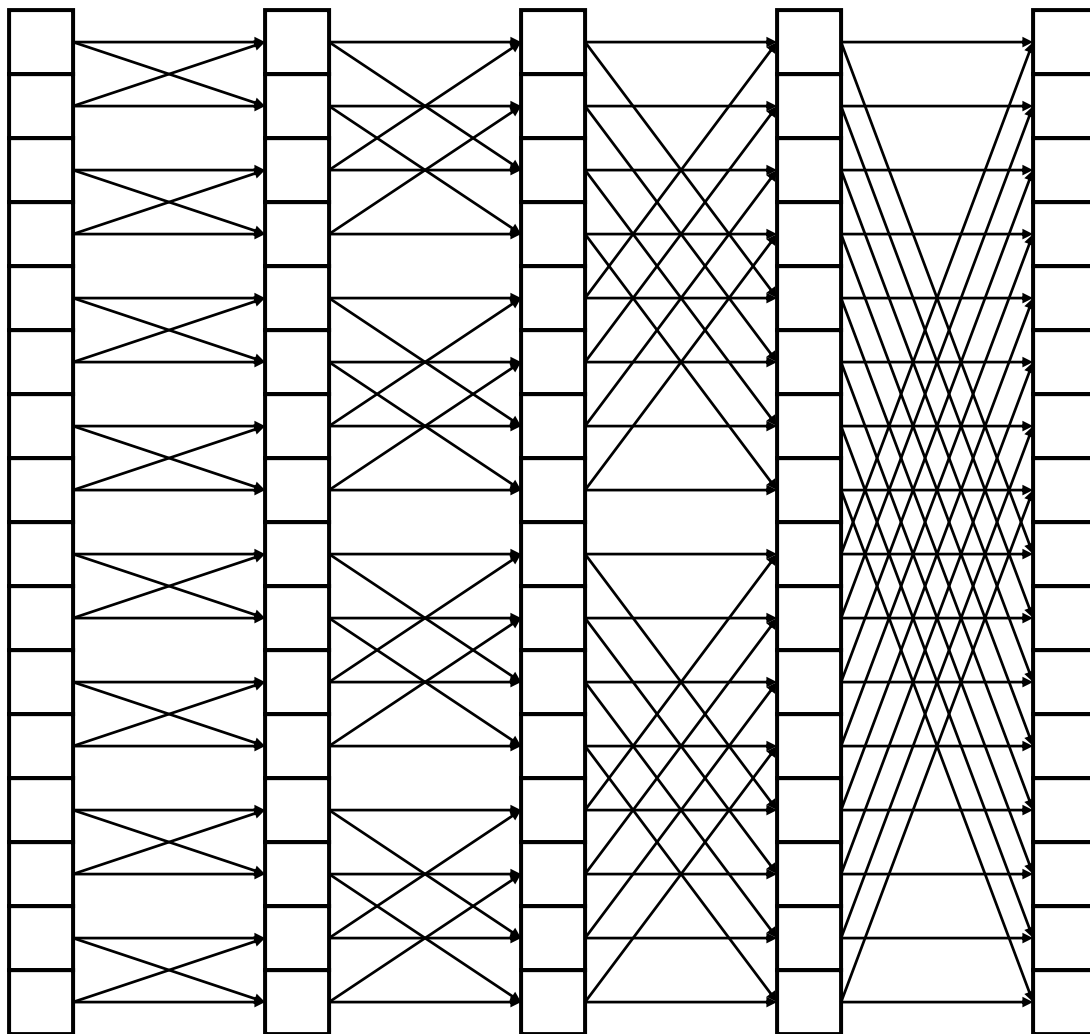
**FFT\_Test**

**时间已过 0.013525 秒。**

**时间已过 3.143415 秒。**



# FPGA里FFT的基本并行结构



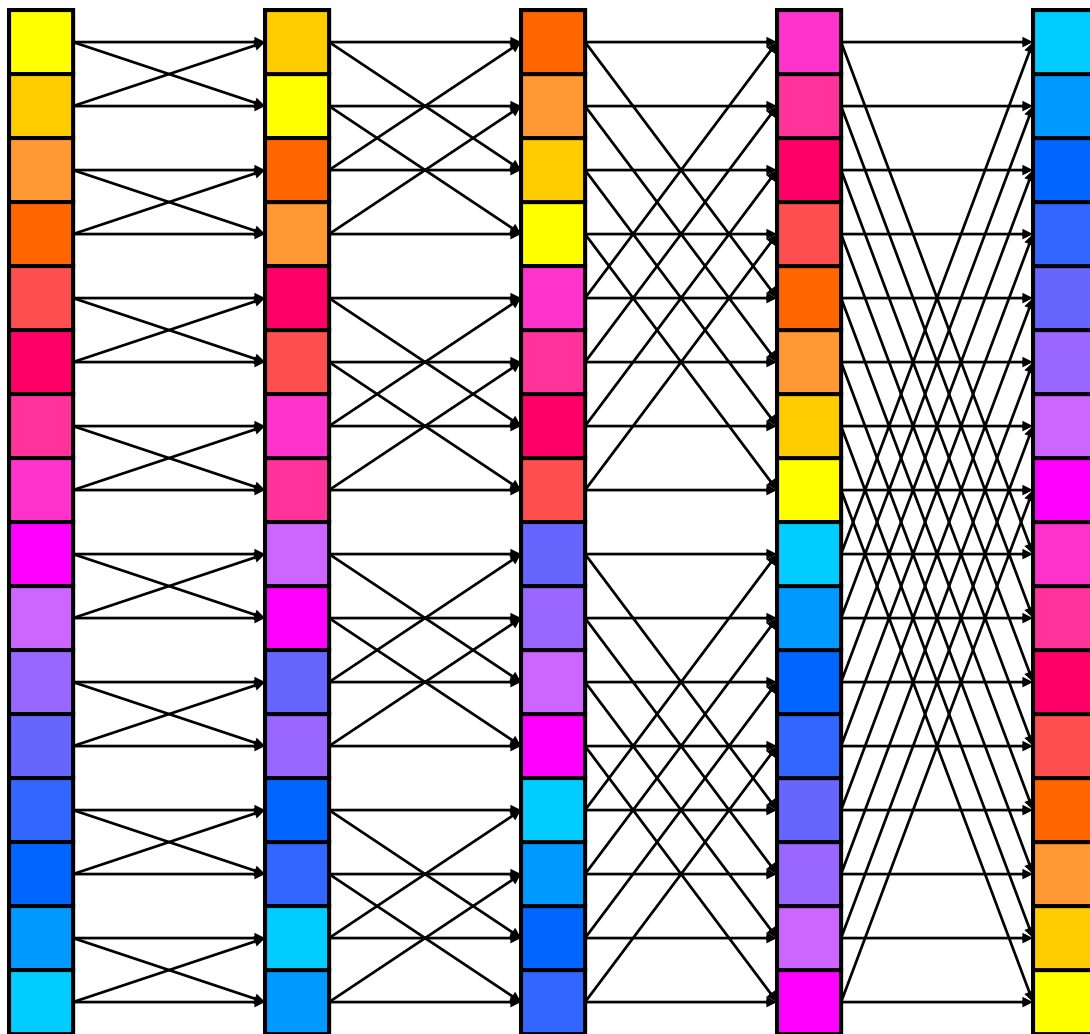
大小	16	8192	$\Delta$
I/O	448	229K	
蝶形	32	53K	
乘法			
加法			
移位	0	0	

## 并行FFT

- 蝶形结构
- 与直接计算DFT相比，移除了冗余计算



# FPGA里FFT的并行流水线结构



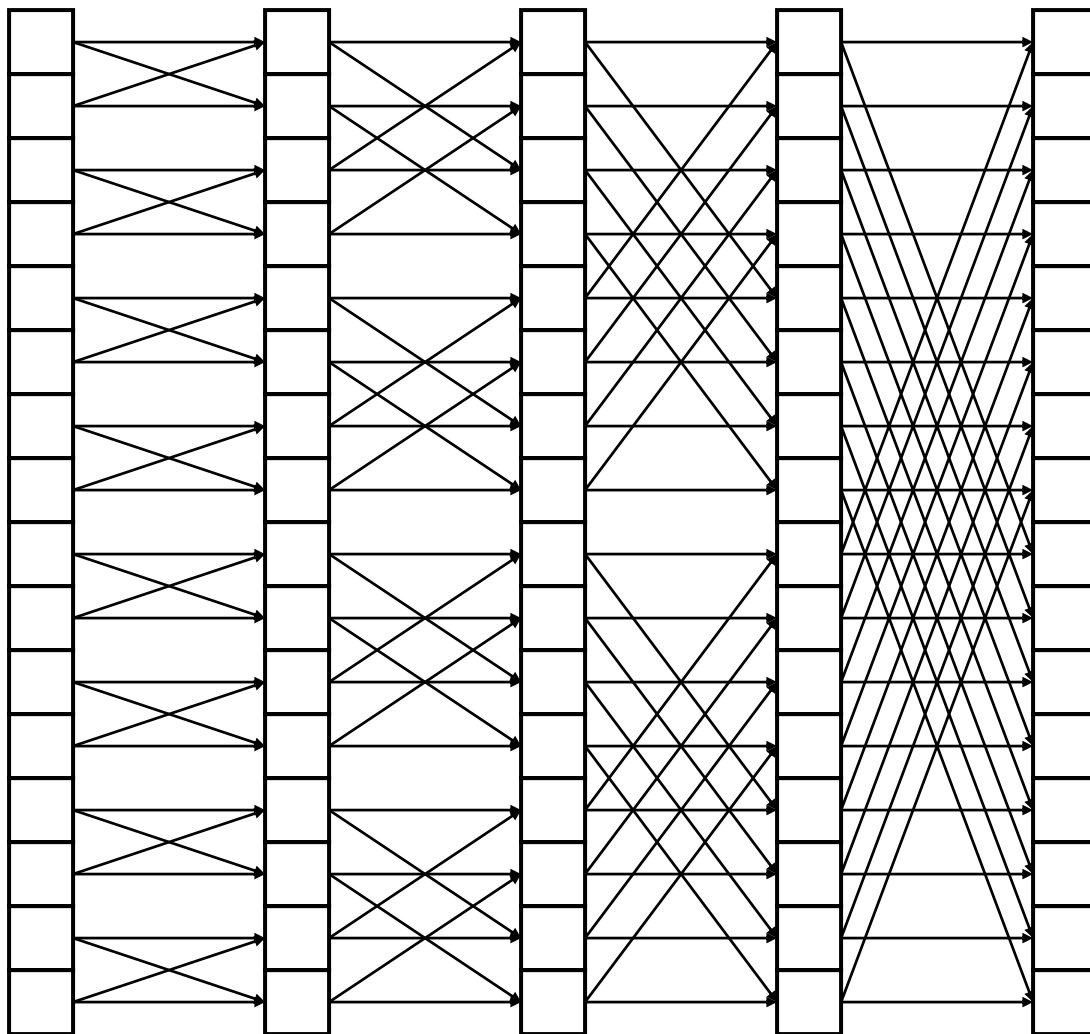
大小	16	8192	$\Delta$
I/O	448	229K	
蝶形	32	53K	
乘法	96	159K	
加法	288	480K	
移位	0	0	

Pipelined版本

- 受到I/O的限制，实际上无法实现。8192点输入管脚需要65606个！
- 100%有效性



# FPGA里FFT的串行输入



大小	16	8192	$\Delta$
I/O	28	28	.01%
蝶形	32	53K	
乘法	96	159K	
加法	288	480K	
移位	0	0	

A serial versI/On

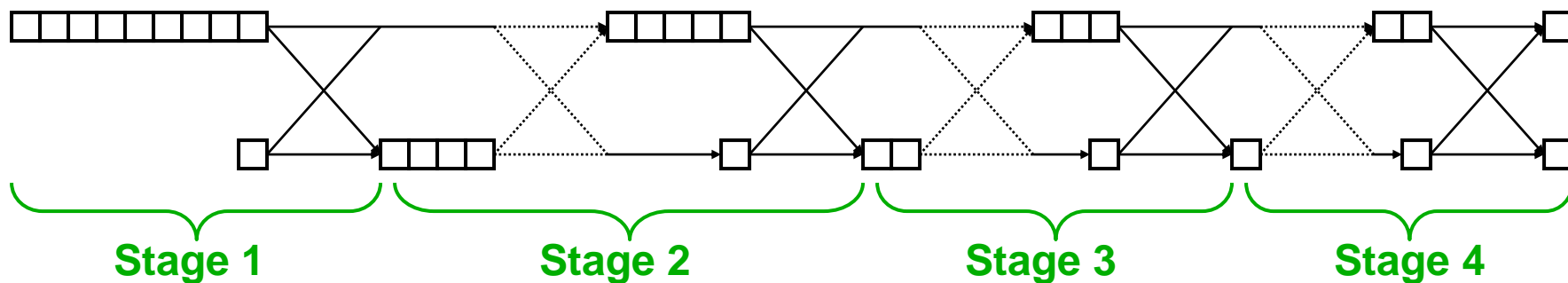
- I/O速率与A/D匹配
- 6.25%的有效性



# FPGA里FFT的串行架构

- 并行结构可以分解为
  - 每一层一个蝶形
  - 每个样本只占用一个时钟周期
  - 同样的延时和速率
  - 设计更有效

大小	16	8192	$\Delta$
I/O	28	28	
蝶形	4	13	.03%
乘法	12	39	.03%
加法	36	117	.03%
移位	22	12K	



50%的有效性

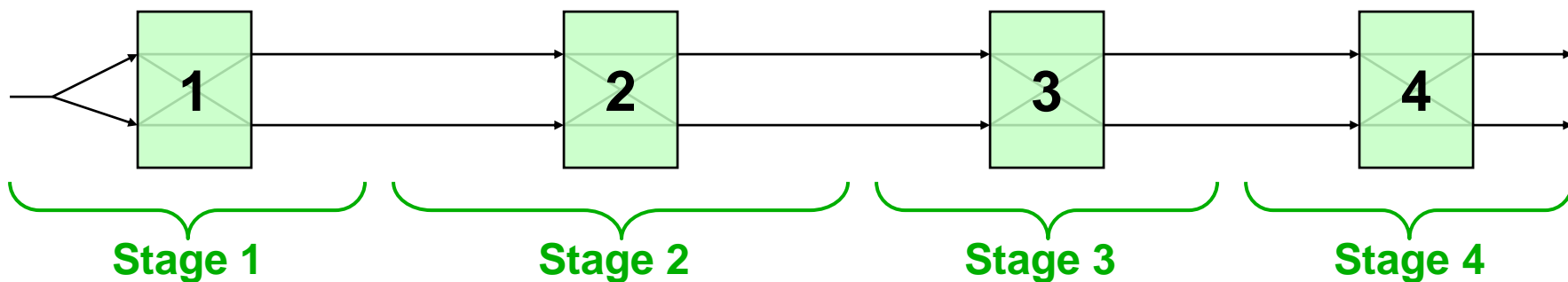


# 高层视角

➤ 用一个包含下述组件的单元代替复杂的结构：

- FIFOs
- 蝶形
- 交换网络

大小	16	8192	$\Delta$
I/O	28	28	
蝶形	4	13	
乘法	12	39	
加法	36	117	
移位	22	12K	



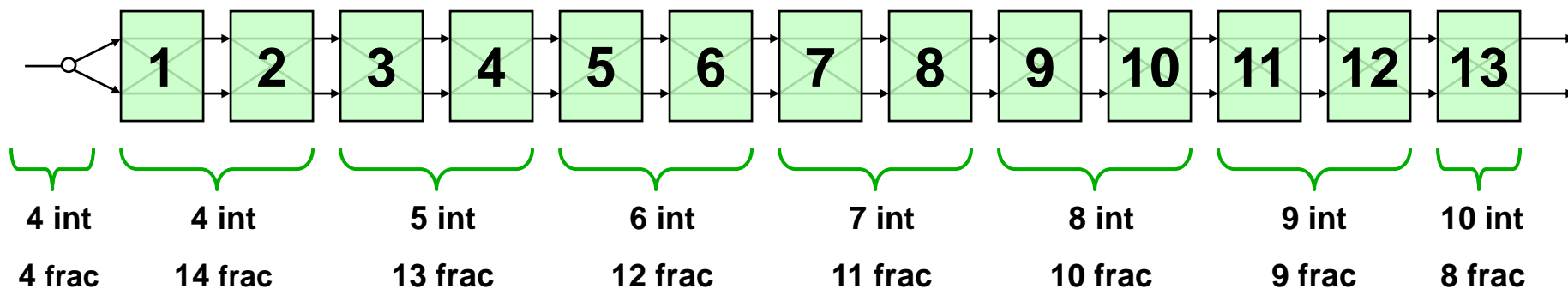




# 8192点FFT结构

- 需要13层
- 定点计算
- 通过高速动态范围以提高精度
- 溢出替换为饱和值

大小	16	8192	$\Delta$
I/O	28	28	
蝶形	4	13	
乘法	12	39	
加法	36	117	
移位	22	12K	



$$\begin{array}{c} 0110.0101 \\ \hline 6 + \frac{5}{16} \end{array}$$

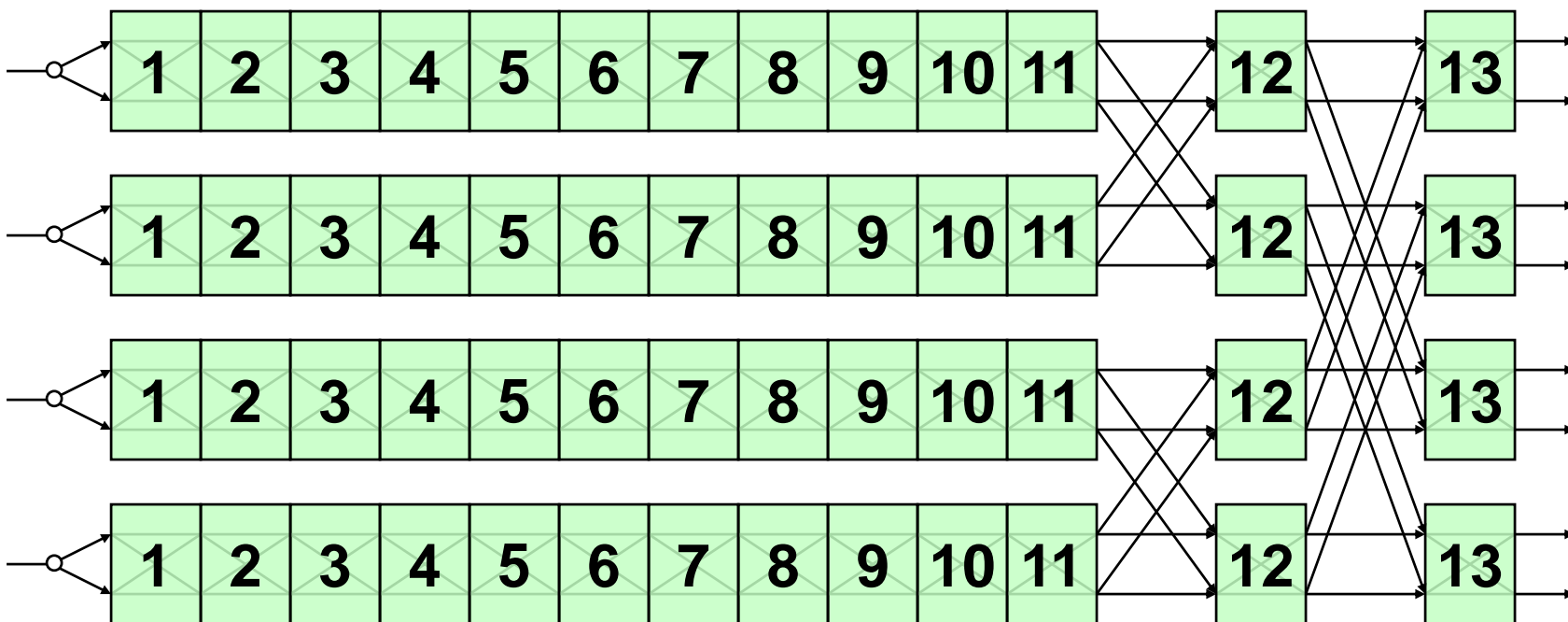


# 提高并行度

增加更多的并行通道

- 乘法器速率150 MHz
- I/Q组件产生600 MSPS的数据
- 通过并行实现实时处理

大小	16	8192	$\Delta$
I/O	112	112	400%
蝶形	16	52	400%
乘法	48	156	400%
加法	144	468	400%
移位	16	12K	100%





# 快速傅里叶变换(FFT)

- 引言
- 基2 FFT算法
- 进一步减小运算量的措施
- 其他快速算法简介





# 快速傅里叶变换(FFT)

- 引言
- 基2 FFT算法
- 进一步减小运算量的措施
- 其他快速算法简介





# 作业

1. 课后习题P116-121: 1, 5



谢谢！