

Chapter 5 DFS

南台科大 趙春棠

function [Xk] = dfs(xn,N)

% Computes Discrete Fourier Series Coefficients

% Xk = DFS coeff. array over $0 \leq k \leq N-1$

% xn = One period of periodic signal over $0 \leq n \leq N-1$

n=[0:1:N-1]; k= [0:1:N-1];

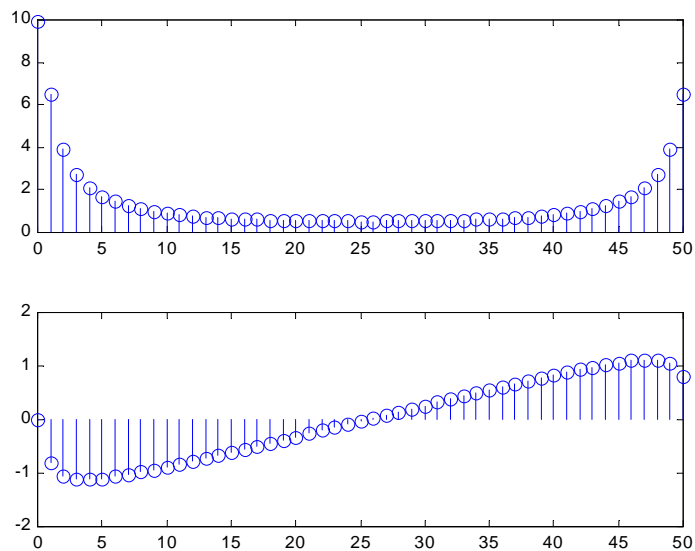
WN = exp(-j*2*pi/N); % Wn factor

nk = n'*k; % creates a N by N matrix of nk values

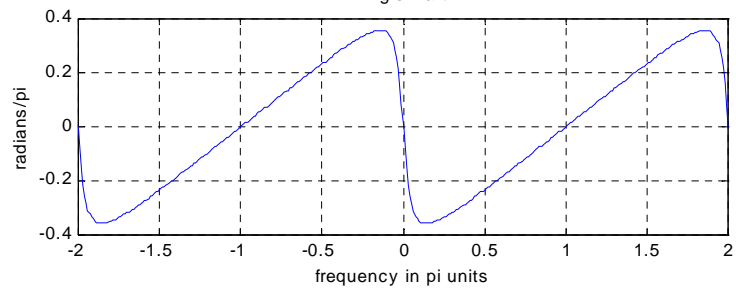
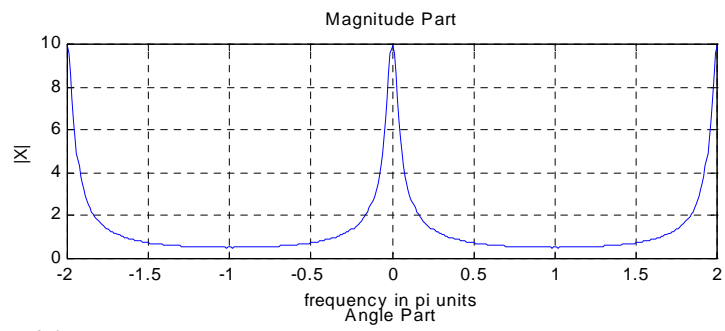
WNNk = WN.^ nk; % DFS matrix

Xk = xn * WNNk; % row vector for DFS coefficients

Matlab: n=0:50; x=(0.9).^n; [Xk] = dfs(x,51); magXk=abs(Xk); angXk=angle(Xk);
subplot(2,1,1); stem(n,magXk); subplot(2,1,2); stem(n,angXk);



比較： **Matlab:** n=0:50; x=(0.9).^n; [X]=plot_dft(x,n);



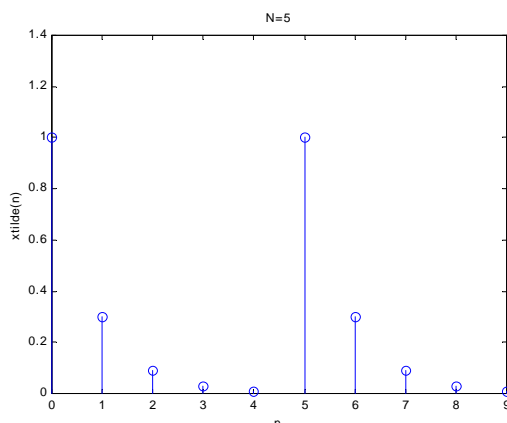
頻率取樣

例： $x(n)=(0.3)^n u(n)$; $X(z)=\frac{1}{1-0.3z^{-1}}$

$x=[1.0000 \quad 0.3000 \quad 0.0900 \quad 0.0270 \quad 0.0081 \quad 0.0024 \quad 0.0007$
 $0.0002 \quad 0.0001 \quad 0.0000 \quad 0.0000 \dots]$

* 在 $X(z)$ 單位圓上取 5 點，並作 IDFT

```
Matlab: b=[1]; a=[1 -0.3]; N=5; k=0:1:N-1; w=2*pi*k/N;
Xk=freqz(b,a,w); xn=real(idfs(Xk,N)); %本例中，經 idfs(Xk,N)為實數
xtilde = xn'*ones(1,2); xtilde = (xtilde(:))'; % Periodic sequence
pn=0:9; stem(pn,xtilde);
xlabel('n'); ylabel('xtilde(n)'); title('N=5')
```



* 分析：

以上程式輸出 $\tilde{x}(n)=[1.0024 \quad 0.3007 \quad 0.0902 \quad 0.0271 \quad 0.0081]$

事實上， $\tilde{x}(n)$ 與 $x(n)$ 的關係如下：

$$\tilde{x}(n) = \sum_{r=-\infty}^{\infty} x(n-rN) = \dots + x(n+N) + x(n) + x(n-N) + \dots$$

應證如下：

$$\begin{aligned} \tilde{x}(0) &= x(0)+x(5)+x(10)+\dots = 1.0000+0.0024+0.0000+\dots = 1.0024 \\ \tilde{x}(1) &= x(1)+x(6)+x(11)+\dots = 0.3000+0.0007+0.0000+\dots = 0.3007 \\ \tilde{x}(2) &= x(2)+x(7)+x(12)+\dots = 0.0900+0.0002+0.0000+\dots = 0.0902 \\ \tilde{x}(3) &= x(3)+x(8)+x(13)+\dots = 0.0270+0.0001+0.0000+\dots = 0.0271 \\ \tilde{x}(4) &= x(4)+x(9)+x(14)+\dots = 0.0081+0.0000+0.0000+\dots = 0.0081 \end{aligned}$$

註：1. 以上的例子是以一個無限長度的 $x(n)$ ，將其作 $X(z)$ 為例。若 $x(n)$ 為有限長度，以上公式亦成立

2. 觀察 $\tilde{x}(n)$ 與 $x(n)$ 之間的誤差，提供給我們今後 $x(n)$ 該取幾點做參考。似乎直接看 $x(n)$ 的訊號大小，也大概可看出。

DFT 與 DTFT 及 DFS

* **DFT** 其實與 **DFS** 的理論是一模一樣的，只不過原本週期性(週期 N)的離散訊號($x((n))_N$)，如今只需簡化討論 $0 \leq n \leq (N-1)$ 的範圍內 ($x(n)$) 即可，即所謂的 **N-point sequence**，進一步連 **DFT $X(k)$** 亦然。

* $x((n))_N = x(n \bmod N)$

function m = mod(n,N)

% Compute m = (n mod N) index

m = rem(n,N);

m = m+N;

m = rem(m,N);

說明：目的在使 $\tilde{x}(n) = x((n))_N$ 能以 $x(n)$ 表示即可

例：

rem(12,7)

5

rem(-12,7)

-5

mod(12,7)

5

mod(-12,7)

2

利用 mod 可得知若一個週期為 7 的序列 $\tilde{x}(n)$ ，則 $\tilde{x}(12) = x(5)$ ，而 $\tilde{x}(-12) = x(2)$

* 在 $0 \leq n \leq (N-1)$ 的範圍內，**DFS** 與 **DFT** 是相同的

function[Xk]=dft(xn,N) 與 function[Xk]=dfs(xn,N) 程式內容完全相同

function[Xk]=idft(xn,N) 與 function[Xk]=idfs(xn,N) 程式內容完全相同

* **Zero-padding operation**

以 $x_1(n) = [1 \ 1 \ 1 \ 1]$ 以及 $x_2(n) = [1 \ 1 \ 1 \ 1 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0]$ 為例

此時若將 $x_1(n)$ 及 $x_2(n)$ 作 **DTFT**，所得的 $X(e^{j\omega})$ 是相同的哦！

而在前述 **DFS** 的研討中，可推得知若將 $x_1(n)$ 作 **DFT**，可得四點的 $X_4(k)$ ，此四點即相當於在 $X(e^{j\omega})$ 的 $0 \sim 2\pi$ 間取四點

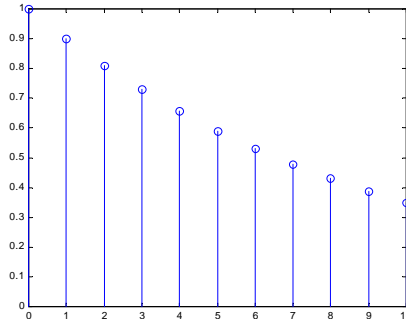
同理，若將 $x_2(n)$ 作 **DFT**，將可得八點的 $X_8(k)$ ，此八點即相當於在 $X(e^{j\omega})$ 的 $0 \sim 2\pi$ 間取八點

如此看來，如果想利用 **DFT** 取代 **DTFT**，而得到 $0 \sim 2\pi$ 間適當的取樣數，以增加精確度，則當 $x(n)$ 序列點數太少時，可利用以上 **zero-padding** 方法，得到適當的結果

DFT N-point Sequence

例： $x[n] = [0.9^0 \ 0.9^1 \ 0.9^2 \ 0.9^3 \ 0.9^4 \ \dots \ 0.9^{10}]$;

技巧： 由於 DFT 的輸入 $x(n)$ 只考慮 $0 \leq n \leq (N-1)$ 的範圍內，但以下的推導，請利用「週期性」先將訊號擴展，經運算後，再取 $0 \leq n \leq (N-1)$ 的範圍

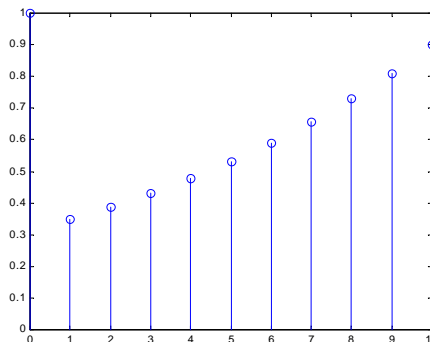


(Matlab: `n=0:10; x=0.9.^n; stem(n,x);`)

* $x((-n))_N$

先將以上 $x(n)$ 訊號週期性展開 \Rightarrow 取 $x(-n) \Rightarrow$ 取 N 點 ($0 \leq n \leq (N-1)$)

Matlab: `n=0:10; x=0.9.^n; y=x(mod(-n,11)+1); stem(n,y);`



註：n =	0	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10
-n =	0	-1	-2	-3	-4	-5	-6	-7	-8	-9	-10
mod(-n,11)=	0	10	9	8	7	6	5	4	3	2	1

註： 有關 $DFT[x((-n))_N]$ 略

* $x(n)$ 分解為「循環-奇」與「循環-偶」兩部分

function [xec, xoc] = circevod(x)

% signal decomposition into circular-even and circular-odd parts

if any(imag(x) ~= 0)

error('x is not a real sequence')

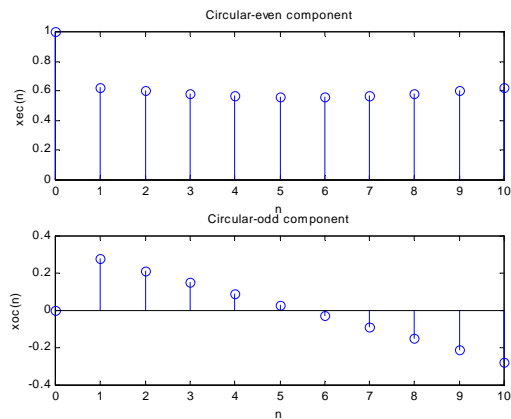
end

N = length(x); n = 0:(N-1);

xec = 0.5*(x + x(mod(-n,N)+1));

xoc = 0.5*(x - x(mod(-n,N)+1));

Matlab: `n=0:10; x=0.9.^n; [xec,xoc]=circevod(x);`
`subplot(2,1,1); stem(n,xec); title('Circular-even component'); xlabel('n'); ylabel('xec(n)');`
`xa=0.*n; hold on; plot(n,xa,'k'); hold off;`
`subplot(2,1,2); stem(n,xoc); title('Circular-odd component');`
`xlabel('n'); ylabel('xoc(n)');` `hold on; plot(n,xa,'k');` `hold off;`



*** Circular shift of a sequence**

function `y = cirshift(x,m,N)`

if `length(x) > N`

`error('N must be >= the length of x')`

end

`x = [x zeros(1,N-length(x))];`

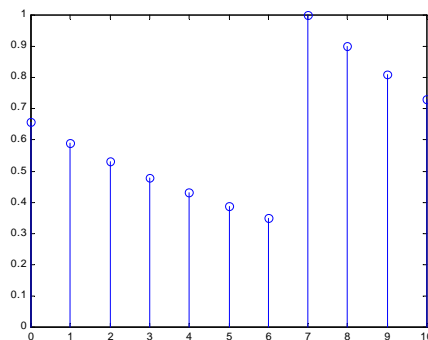
`n = [0:1:N-1];`

`n = mod(n-m,N);`

`y = x(n+1);`

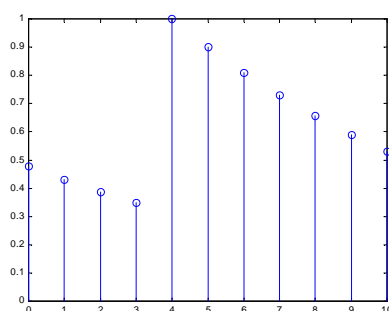
例： $x(n)$ 向左循環移位 4 次得 $x((n+4))_{11}R_{11}(n)$

Matlab: `n=0:10; x=0.9.^n; y=cirshift(x,-4,11); stem(n,y);`



例： $x(n)$ 向右循環移位 4 次得 $x((n+4))_{11}R_{11}(n)$

Matlab: `n=0:10; x=0.9.^n; y=cirshift(x,4,11); stem(n,y);`



Circular convolution

例： $x_1=[1\ 3\ 2]$; $N_1=3$ 點

$x_2=[2\ 3\ 1\ 4\ 1]$; $N_2=5$ 點 $\max(N_1,N_2)=5$; $N_1+N_2-1=7$

function $y = \text{circonvt}(x_1,x_2,N)$

% N-point circular convolution between x1 and x2: (time-domain)

if $\text{length}(x_1) > N$

error('N must be \geq the length of x1')

end

% Check for length of x2

if $\text{length}(x_2) > N$

error('N must be \geq the length of x2')

end

$x_1=[x_1\ \text{zeros}(1,N-\text{length}(x_1))]$;

$x_2=[x_2\ \text{zeros}(1,N-\text{length}(x_2))]$;

$m = [0:1:N-1]$;

$x_2 = x_2(\text{mod}(-m,N)+1)$;

$H = \text{zeros}(N,N)$;

for $n = 1:1:N$

$H(n,:) = \text{cirshift}(x_2,n-1,N)$;

end

$y = x_1 * H$;

例： $x_1=[1\ 3\ 2]$; $x_2=[2\ 3\ 1\ 4\ 1]$; $y = \text{circonvt}(x_1,x_2,4)$;

??? Error using ==> circonvt

N must be \geq the length of x2 * $N \geq \max(N_1,N_2)$ 必須成立

例 A： $x_1=[1\ 3\ 2]$; $x_2=[2\ 3\ 1\ 4\ 1]$; $y = \text{circonvt}(x_1,x_2,5)$;

$y =$ 13 11 14 13 15

例 B： $x_1=[1\ 3\ 2]$; $x_2=[2\ 3\ 1\ 4\ 1]$; $y = \text{circonvt}(x_1,x_2,6)$;

$y =$ 4 9 14 13 15 11

例 C： $x_1=[1\ 3\ 2]$; $x_2=[2\ 3\ 1\ 4\ 1]$; $y = \text{circonvt}(x_1,x_2,7)$;

$y =$ 2 9 14 13 15 11 2

例 D： $x_1=[1\ 3\ 2]$; $x_2=[2\ 3\ 1\ 4\ 1]$; $y = \text{circonvt}(x_1,x_2,8)$;

$y =$ 2 9 14 13 15 11 2 0

例 E： $x_1=[1\ 3\ 2]$; $x_2=[2\ 3\ 1\ 4\ 1]$; $y = \text{conv}(x_1,x_2)$;

$y =$ 2 9 14 13 15 11 2

例 A 的變形： $x_1=[1\ 3\ 2]$; $x_2=[0\ 0\ 2\ 3\ 1]$; $y = \text{circonvt}(x_1,x_2,5)$;

$y =$ 9 2 2 9 14

以上做法為循環旋積的時域求解，以下示範頻域求解，亦即分別對 $x_1(n)$ 及 $x_2(n)$ 作 **DFT**，然後將 $X_1(k)$ 與 $X_2(k)$ 相乘後，取 **IDFT**

例 A : $x_1=[1\ 3\ 2\ 0\ 0]$; $x_2=[2\ 3\ 1\ 4\ 1]$; $X_1=\text{dft}(x_1,5)$; $X_2=\text{dft}(x_2,5)$;

$Y=X_1.*X_2$; $y=\text{idft}(Y,5)$;

結果 : $X_1 = \begin{matrix} 6.0000 & 0.3090 - 4.0287i & -0.8090 + 0.1388i & -0.8090 - 0.1388i \\ & 0.3090 + 4.0287i & & \end{matrix}$

$X_2 = \begin{matrix} 11.0000 & -0.8090 - 0.1388i & 0.3090 - 4.0287i & 0.3090 + 4.0287i \\ & -0.8090 + 0.1388i & & \end{matrix}$

$Y = \begin{matrix} 66.0000 & -0.8090 + 3.2164i & 0.3090 + 3.3022i & 0.3090 - 3.3022i \\ & -0.8090 - 3.2164i & & \end{matrix}$

$y = \begin{matrix} 13.0000 + 0.0000i & 11.0000 + 0.0000i & 14.0000 - 0.0000i \\ & 13.0000 - 0.0000i & 15.0000 - 0.0000i \end{matrix}$

與前述結果完全吻合

註 : 以上若 $x_1=[1\ 3\ 2]$; 將有誤，因為 $\text{dft}(x,N)$ 中， x 與 N 長度需相同

例 B : $x_1=[1\ 3\ 2\ 0\ 0\ 0]$; $x_2=[2\ 3\ 1\ 4\ 1\ 0]$; $X_1=\text{dft}(x_1,6)$; $X_2=\text{dft}(x_2,6)$;

$Y=X_1.*X_2$; $y=\text{idft}(Y,6)$;

$y = \begin{matrix} 4.0000 - 0.0000i & 9.0000 - 0.0000i & 14.0000 - 0.0000i & 13.0000 + 0.0000i \\ & 15.0000 + 0.0000i & 11.0000 + 0.0000i & \end{matrix}$

與前述結果完全吻合

例 C : $x_1=[1\ 3\ 2\ 0\ 0\ 0\ 0]$; $x_2=[2\ 3\ 1\ 4\ 1\ 0\ 0]$; $X_1=\text{dft}(x_1,7)$; $X_2=\text{dft}(x_2,7)$;

$Y=X_1.*X_2$; $y=\text{idft}(Y,7)$;

$y = \begin{matrix} 2.0000 - 0.0000i & 9.0000 - 0.0000i & 14.0000 + 0.0000i & 13.0000 + 0.0000i \\ & 15.0000 + 0.0000i & 11.0000 + 0.0000i & 2.0000 + 0.0000i \end{matrix}$

與前述結果完全吻合

例 D : $x_1=[1\ 3\ 2\ 0\ 0\ 0\ 0\ 0]$; $x_2=[2\ 3\ 1\ 4\ 1\ 0\ 0\ 0]$; $X_1=\text{dft}(x_1,8)$; $X_2=\text{dft}(x_2,8)$;

$Y=X_1.*X_2$; $y=\text{idft}(Y,8)$;

$y = \begin{matrix} 2.0000 - 0.0000i & 9.0000 - 0.0000i & 14.0000 - 0.0000i & 13.0000 + 0.0000i \\ & 15.0000 + 0.0000i & 11.0000 + 0.0000i & 2.0000 + 0.0000i \end{matrix}$

與前述結果完全吻合

結語 : 循環旋積可以用 **DFT** 及 **IDFT** 來作，然而不管是時域求解或是頻域求解，取的點數 N 太小是不行的，當 $N=(N_1+N_2-1)$ 時沒有誤差

Block convolution

前提： $x=[2\ 3\ 1\ 4\ 1\ -1\ 2\ 3\ 1\ 2]$; $h=[1\ 3\ 2]$;

$y=\text{conv}(x,h)$

$y = 2\quad 9\quad 14\quad 13\quad 15\quad 10\quad 1\quad 7\quad 14\quad 11\quad 8\quad 4$

$y=\text{circonvt}(x,h,12)$ 結果與上述相同

將 $x[n]$ 分段：每段取 6 點，每段輸出亦取六點

$x1=[0\ 0\ 2\ 3\ 1\ 4]$; $h=[1\ 3\ 2]$; $y1=\text{circonvt}(x1,h,6)$

$y1 = 14\quad 8\quad \underline{2\quad 9\quad 14\quad 13}$

$x2=[1\ 4\ 1\ -1\ 2\ 3]$; $h=[1\ 3\ 2]$; $y2=\text{circonvt}(x2,h,6)$

$y2 = 14\quad 13\quad \underline{15\quad 10\quad 1\quad 7}$

$x3=[2\ 3\ 1\ 2\ 0\ 0]$; $h=[1\ 3\ 2]$; $y3=\text{circonvt}(x3,h,6)$

$y3 = 2\quad 9\quad \underline{14\quad 11\quad 8\quad 4}$

分析：以 $x1$ ($N1=6$) 及 h ($N2=3$) 來說， $N=6=\max(N1,N2)$

故此時 $x1$ 與 h 作 6 點循環旋積所得的結果 $y1$ ，其中 $y1$ 的前 $M-1$ ($=2$) 點是錯誤的，故將 $y1$ 的前 2 點結果捨去， $y2$ 、 $y3$ 亦然。

註： $M=\min(N1,N2)=3$

function [y] = overlpsav(x,h,N)

% Overlap-Save method of block convolution

$Lenx = \text{length}(x)$; $M = \text{length}(h)$;

$M1 = M-1$; $L = N-M1$;

$h = [h\ \text{zeros}(1,N-M)]$;

%

$x = [\text{zeros}(1,M1), x, \text{zeros}(1,N-1)]$; % preappend (M-1) zeros

$K = \text{floor}((Lenx+M1-1)/(L))$; % # of blocks

$Y = \text{zeros}(K+1,N)$;

% convloution with succesive blocks

for $k=0:K$

$xk = x(k*L+1:k*L+N)$;

$Y(k+1,:) = \text{circonvt}(xk,h,N)$;

end

$Y = Y(:,M:N)$ ';

% discard the first (M-1) samples

$y = (Y(:))$ ';

利用以上 **overlpsav** 的做法：

$x=[2\ 3\ 1\ 4\ 1\ -1\ 2\ 3\ 1\ 2]$; $h=[1\ 3\ 2]$; $y=\text{overlpsav}(x,h,6)$;

$y = 2\quad 9\quad 14\quad 13\quad 15\quad 10\quad 1\quad 7\quad 14\quad 11\quad 8\quad 4$

FFT

* 使用 $X=\text{fft}(x,N)$ 計算 FFT，使用 $x=\text{ifft}(X,N)$ 計算 IFFT

- # `fft` 是以機器語言寫成，並無 `.m` 檔，
若 `x` 長度小於 `N` 則 `x` 會自動補零，成為 `N` 點序列
若使用 $X=\text{fft}(x)$ ，省略 `N`，則以 `x` 長度作為 `N`
- # `fft` 是根據 mixed-radix 演算法，
當 `N` 是 2 的次方時，採用快速基-2 FFT 演算法；
當 `N` 不是 2 的次方時，`N` 將被分解成質數因子並採用較慢速之混合-基演算法
當 `N` 是質數時，`fft` 回到原始 DFT 演算法

* FFT 的計算效率

```
Nmax=2048;
fft_time=zeros(1,Nmax);
for n=1:1:Nmax
    x=rand(1,n);
    t=clock; fft(x); fft_time(n)=etime(clock,t);
end
n=1:1:Nmax;
plot(n,fft_time, '.');
xlabel('N'); ylabel('Time in Sec');
title('FFT execution times');
```

以上程式執行有問題，總之 FFT 使 $O(N^2)$ 改進為 $O(N\log N)$

* 快速旋積

- # Matlab 的 `conv` 是利用 `filter` 函數（以 C 語言撰寫）來實現的。當 `N`<50 時，效率還好，
當 `N` 過大時，可利用 FFT 來加速計算，作法如下：

$$x1(n)*x2(n)=\text{IFFT}[\text{FFT}(x1(n))*\text{FFT}(x2(n))]$$

* 高速區段旋積

先前 `ovrlpsav` 函數是以 DFT 發展得出，如今可利用基-2 FFT 取代 DFT 而得高速重疊保留演算法

```
function [y] = hsolpsav(x,h,N)
```

```
% High-speed Overlap-Save method of block convolutions using FFT
```

```
N = 2^(ceil(log10(N)/loh(2)));
```

```
Lenx = length(x); M = length(h);
```

```
M1 = M-1; L = N-M1;
```

```
h = fft(h,N);
```

```
%
```

```
x = [zeros(1,M1), x, zeros(1,N-1)];
```

```
K = floor((Lenx+M1-1)/(L)); % # of blocks
```

```
Y = zeros(K+1,N);
```

```
for k=0:K;
    xk = fft(x(k*L+1:k*L+N));
    Y(k+1,:) = real(iff(xk.*h));
end
Y = Y(:,M:N)'; y = (Y(:))';
註：以上程式執行有問題
```