TRANSFORMADA DISCRETA DE FOURIER

Introdução

- A transformada discreta de Fourier é a transformada de Fourier de uma sequência de comprimento (ou tamanho) finito.
 - Ela corresponde a amostras igualmente espaçadas em frequência da T. F. de uma sequência.
 - · a frequência também é discreta: wk
 - > abreviação: DFT ou TDF
- No cálculo da TDF substitui-se a função complexa ejwn por:

$$e^{jw_k n} = e^{j(2\pi/N)nk}$$
 ou seja $w_k = \frac{2\pi}{N}k$

Primeiramente vamos estudar a série discreta de Fourier (SDF), depois passaremos à transformada discreta de Fourier (TDF).

Série discreta de Fourier

- Seja uma sequência periódica x_p(n) = x_p(n+kN).
 - ➤ Como x_p(n) é periódica: ela não tem transformada z.
 - Pode-se representar x_p(n) pela série discreta de Fourier.
- A série consiste da soma ponderada de N valores de uma função exponencial complexa com frequências múltiplas da fundamental 2π/N.
 - > Considere a seguinte exponencial complexa:

$$e_k(n) = e^{j(2\pi/N)nk}$$
 $e^{-k} = (2\pi/N)k$

- $ightharpoonup e_k(n)$ é periódica em k, com período N, isto é, $e_n(n) = e_N(n)$:
 - $e_k(n) = e_{N+k}(n) ..., k = 0,1, ..., N-1.$
- > ek(n) formam uma base ortogonal para sequências periódicas.

A série discreta Fourier de x(n) é definida como uma combinação linear das exponenciais complexas tais que:

$$x_p(n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X_p(k) e^{j(2\pi/N)nk}$$

cálculo dos coeficientes X_p(k):

$$\sum_{n=0}^{N-1} x_p(n) e^{-j(2\pi/N)nr} = \sum_{n=0}^{N-1} \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X_p(k) e^{j(2\pi/N)(k-r)n}$$

> trocando a ordem das somatórias tem-se:

$$\sum_{n=0}^{N-1} x_p(n) e^{-j(2\pi/N)nr} = \sum_{k=0}^{N-1} X_p(k) \left\{ \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} e^{j(2\pi/N)(k-r)n} \right\}$$

$$como: \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} e^{-j(2\pi/N)nr} = \begin{cases} 1, & r = mN \\ 0, & c.c. \end{cases}$$
 então

$$\Rightarrow \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} e^{-j(2\pi/N)(k-r)n} = 1, \quad r = k \qquad ou \qquad 0, \quad r \neq k$$

> utilizando esta relação na equação anterior tem-se:

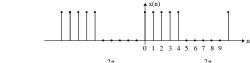
$$X_p(k) = \sum_{n=0}^{N-1} x_p(n)e^{-j(2\pi/N)nk}$$

- Note que:
 - $X_p(k)$ é periódica com período N.
 - Pode ser interpretada como uma sequência finita de tamanho N.

Representação:

$$x_p(n) \longleftrightarrow X_p(k)$$
 $e^{-j(2\pi/N)} = W_N$

exemplo 1: calcular a SDF da sequência abaixo.



$$X(k) = \sum_{n=0}^{4} W_{10}^{nk} = \sum_{n=0}^{4} e^{-j\frac{2\pi}{10}nk} = \frac{1 - e^{-j\pi k}}{10} = \frac{1 - e^{-j\pi k}}{-j\frac{2\pi}{10}k} = e^{-j\frac{2\pi}{5}k} \frac{sen(\pi k/2)}{sen(\pi k/10)}$$

$$k = 0, 1, 2, \dots, 9$$

marcelo bi

> OBSERVAÇÃO:

• Para o primeiro período desta sequência a transformada z é:

$$X(z) = \frac{1 - z^{-5}}{1 - z^{-1}}$$

• No círculo unitário, isto é, fazendo z = ejw tem-se:

$$X(e^{jw}) = e^{-j2w} \frac{sen5w/2}{senw/2}$$

Admitindo: w_k = 2πk/N, com N = 10, tem-se:

$$X(w_k) = e^{-j\frac{2\pi}{5}k} \frac{sen(\pi k/2)}{sen(\pi k/10)}$$

marcelo bi

convolução periódica

- Sejam duas sequências periódicas, x_{p1}(n) e x_{p2}(n), com período N.
 - Pergunta-se: qual é a sequência, x_{p3}(n), cuja DFS é: X_{p3}(k) = Xp1(k)Xp2(k)?

$$\left. \begin{array}{l} X_{p1}(k) = \sum_{m=0}^{N-1} x_{p1}(m) W_N^{mk} \\ X_{p2}(k) = \sum_{r=0}^{N-1} x_{p2}(r) W_N^{rk} \end{array} \right\} \Rightarrow X_{p1}(k) X_{p2}(k) = \sum_{m=0}^{N-1} \sum_{r=0}^{N-1} x_{p1}(m) x_{p2}(r) W_N^{(m+r)k}$$

substituindo e trocando as ordens das somatórias tem-se que: →

 $x_{p3}(n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X_{p1}(k) X_{p2}(k) W_N^{-nk}$

marcelo b

$$x_{p3}(n) = \sum_{m=0}^{N-1} x_{p1}(m) \sum_{r=0}^{N-1} x_{p2}(r) \left[\frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} W_N^{-k(n-m-r)} \right]$$

$$W_N^{-k(n-m-r)} = 1, \quad n-m = n$$

o termo entre colchetes vale: 1, para r = n - m, e vale zero caso contrário. Assim:

$$x_{p3}(n) = \sum_{m=0}^{N-1} x_{p1}(m) x_{p2}(n-m)$$

a equação acima nos mostra que x_{p3}(n) é obtida de um modo muito similar à convolução entre sequências não periódicas.

- Como x₁(n) e x₂(n) são periódicas e a somatória é realizada em um período, x₁(n) também é periódica, com período N.
- > Este tipo de operação é chamada de convolução periódica.
- Com uma simples mudança no índice da somatória pode-se mostrar que:

$$x_{p3}(n) = \sum_{m=0}^{N-1} x_{p2}(m)x_{p1}(n-m)$$

Transformada discreta de Fourier

 Considere uma sequência de tamanho finito x(n), n = 0, 1, ..., N - 1. O par da transformadas discreta de Fourier é definido como:

$$\begin{cases} X\left(k\right) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_N^{kn} & \qquad \text{equação de análise} \\ W_N = e^{-j2\pi/N} \\ x(n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) W_N^{-kn} & \qquad \text{equação de síntese} \end{cases}$$

- ❖ OBSERVAÇÕES:
 - > x(n): amostras tomadas a cada nT segundos do sinal contínuo.
 - \succ X(k): são calculadas em frequências múltiplas de $\Omega_0 = 2\pi/NT$.
 - X(k) é periódica => O primeiro período é o que interessa.
 - · Cuidado na interpretação dos resultados

exemplo 2: Determine a TDF de x(n) = {1,1,1,1,1,0,0,0,0,0}

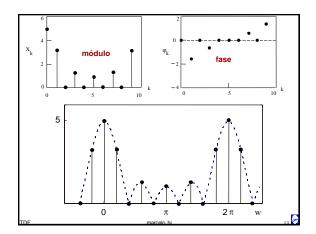
N = 10 =>
$$X(k) = \sum_{n=0}^{9} x(n) W_{10}^{nk} = \sum_{n=0}^{4} e^{-j\frac{2\pi nk}{10}}$$

como:
$$\sum_{n=0}^{N-1} ar^n = \frac{a(1-r^N)}{1-r}$$
 então:

$$X(k) = \frac{1 - e^{-j2\pi k/12}}{1 - e^{-j2\pi k/10}} = \frac{e^{-j\frac{\pi}{2}k}}{e^{-j\frac{\pi}{10}k}} \cdot \frac{e^{j\frac{\pi}{2}k} - e^{-j\frac{\pi}{2}k}}{e^{-j\frac{\pi}{10}k} - e^{-j\frac{\pi}{10}k}}$$

$$X(k) = e^{-j\frac{2\pi k}{5}} \frac{sen(k\pi/2)}{sen(k\pi/10)}$$
 $k = 0, 1..., 9$

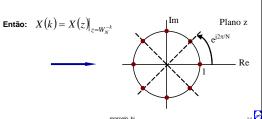
marc



Interpretação da TDF através da transformada z

A TDF de uma sequência finita x(n) pode ser interpretada como sendo as amostras regularmente espaçadas da transformada z no círculo unitário.

Como:
$$X(z)=\sum_{n=0}^{N-1}x(n)z^{-n}$$
 , admitindo: $z=e^{j(2\pi/N)k}=W_N^{-k}$



Propriedades da TDF

1. Linearidade

$$x_3(n) = ax_1(n) + bx_2(n) \Leftrightarrow X_3(k) = aX_1(k) + bX_2(k)$$

- A duração de x₃(n) é a máxima entre x₁ e x₂.
- > A sequência de tamanho menor deve ser preenchida com zeros

2. Deslocamento circular de uma sequência

> Seja x(n) uma sequência finita tal que: $x_1(n) = x((n+M))$.

$$X_1(k) = W^{-kM} X(k)$$

3. Teorema de Parseval

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

4. Propriedades de simetria:

$$\begin{split} & x^*(n) \longleftrightarrow X^*(-k) \\ & x_e(n) = \frac{1}{2} \Big[x(n) + x^*(-n) \Big] \longleftrightarrow \operatorname{Re}\{X(k)\} \\ & x_o(n) = \frac{1}{2} \Big[x(n) - x^*(-n) \Big] \longleftrightarrow j \operatorname{Im}\{X(k)\} \end{split}$$

$$x(n): real \to \begin{cases} \operatorname{Re}\{X(k)\} \to par \\ \operatorname{Im}\{X(k)\} \to impar \\ |X(k)| \to par \\ Fase\{X(k)\} \to impar \end{cases}$$

$$X(k) = X^*(N - k),$$
 $k = 1, 2, ..., N - 1$

5. Convolução circular e linear

- Na TDF os sinais, no tempo e na frequência são admitidos periódicos.
- ➤ Considere duas sequências x₁(n) e x₂(n) de comprimento N.
- > Qual é a sequência $x_3(n)$ tal que: $X_3(k) = X_1(k)X_2(k)$?
- Define-se a convolução circular entre duas sequências de tamanho N.

$$x_3(n) = \sum_{m=0}^{N-1} x_1(m)x_2((n-m)) = \sum_{m=0}^{N-1} x_2(m)x_1((n-m))$$

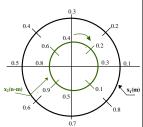
- > A quantidade entre parênteses (n m) é calculada via módulo N.
- exemplo de convolução circular

n	0	1	2	3	4	5	6	7
x ₁ (n)	0.1	0.2	0.3	0.4	0.5	0.6	0.7	8.0
x2(n)	0.3	0.1	0.5	0.9	0.8	0.6	0.4	0.2

marcelo bi

cálculo da convolução circular

- No círculo interno coloca-se, no sentido horário, x₂(n-m).
- No círculo externo coloca-se, no sentido anti-horário, x₁(m).
- As amostras correspondentes ao mesmo raio são multiplicadas e os produtos somados.
- Os outros valores da convolução são obtidos rotacionando o círculo interno no sentido horário.
- O processo é repetido até que a primeira amostra do círculo interno chegue a sua posição original.



marcelo

exemplo: convolução circular

$$\text{sejam:} \quad x_1 \Big(n \Big) = x_2 \Big(n \Big) = \begin{cases} 1, & 0 \leq n < L-1 \\ 0, & c.c. \end{cases}$$

Estabelecendo N=L, as TDFs das sequências acima serão:

$$X_1(k) = X_2(k) = \sum_{n=0}^{N-1} w_N^{kn} = \begin{cases} N, & k=0\\ 0, & c.c. \end{cases}$$

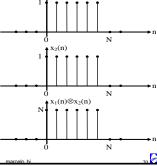
Multiplicando X₁(k) por X₂(k) tem-se:

$$Z(k) = X_1(k)X_2(k) = \begin{cases} N^2, & k = 0\\ 0, & c.c. \end{cases}$$

 A TDF inversa da equação acima resultará na convolução circular entre x₁(n) e x₂(n), isto é: $z(n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} Z(k) W_N^{nk} = \frac{1}{N} Z(0) = N, \quad n = 0, 1, \dots, N-1$

figura ao lado:

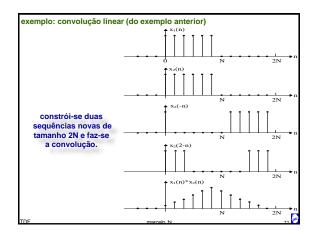
- Observe que o resultado acima não é a convolução linear entre x₁(n) e x₂(n).
- Para a obtenção da convolução linear é necessário acrescentar zeros às sequências, como será visto em seguida.



 A convolução linear entre duas sequências de tamanho N e M, é uma sequência de tamanho N+M-1.

obtenção da convolução linear

- ❖ Primeiramente se forma duas novas sequências de tamanho N+M-1.
- Acrescenta-se zeros nas duas sequências para formar duas novas sequências de tamanho N+M-1.
- Em seguida faz-se a convolução circular a partir destas duas novas
- No exemplo anterior, acrescenta-se N-1 zeros nas duas sequências, de modo que ambas fiquem com comprimento 2N-1 e em seguida faz-se a convolução circular.
- Como resultado tem-se a convolução linear entre as duas sequências originais.

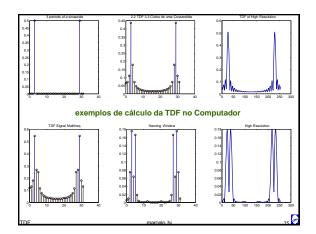


Convolução linear utilizando DFT (FFT)

- ❖ Considere duas sequências de tamanho N₁e N₂.
- Forma-se duas sequências novas de tamanho N₁ + N₂ -1 acrescentando zeros.
- Calcula-se a DFT das duas sequências X₁(k) e X2 (k).
- Calcula-se o produto X₃(k) = X₁(k).X2 (k).
- ❖ Calcula-se a DFT inversa x₃(n).
- ❖ X₃(n) é a convolução linear entre as duas sequências originais.
- Como a DFT é calculada através de algoritmos de FFT, o procedimento acima é rápido.

Exemplos de cálculo da TDF no computador

- Para um sinal senoidal
- Para um sinal composto de dois tons senoidais



exemplo de análise espectral

Considere um sinal composto por dois tons senoidais com frequências de 100 e 300 Hz, amostrados à taxa de 1000Hz, e que se tem disponível 100ms deste sinal.

A FFT necessita de dados de tamanho igual a uma potência de 2. Se o tamanho do vetor não for uma potência de 2, então deverão ser acrescentados zeros ao sinal, como é o caso deste exemplo. A função fft faz isso automaticamente fornecendo-se um segundo argumento Nfft como é mostrado abaixo:

 OBS: A fft é simétrica em torno de 1+Nfft/2 e Fftx(1) é o componente DC.

Escalamento para a fft não ser função do tamanho do sinal

Mx = Mx/N;

Criação do vetor frequência f para saída gráfica

f = (0:Nfft-1)/Nfft; f = f*fs; plot (f,Mx); title('3. - Análise Espectral'); xlabel('frequência [Hz]'); ylabel('Escalar');

