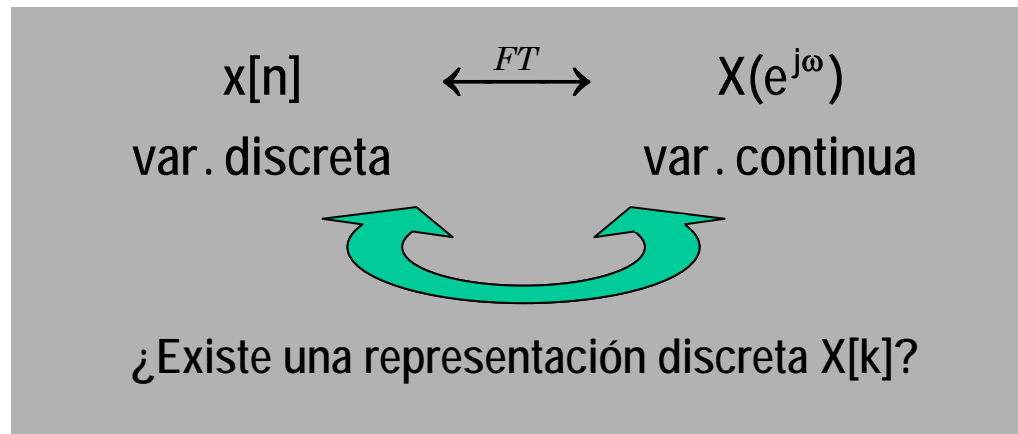


2.2: Transformada Discreta de Fourier

- ◆ Definición y ejemplo
- ◆ Inversión
- ◆ Enventanado en tiempo
- ◆ Muestreo en frecuencia
- ◆ Propiedades de la DFT



Transformada Discreta de Fourier: definición

◆ Definición

- sea $x_N[n]$ tal que $x_N[n]=0 \ \forall n<0$ y $\forall n\geq N$

$$x_N[n] \xrightarrow{DFT_N} X_N[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x_N[n] e^{-j\frac{2\pi}{N}kn} \quad 0 \leq k \leq N-1$$

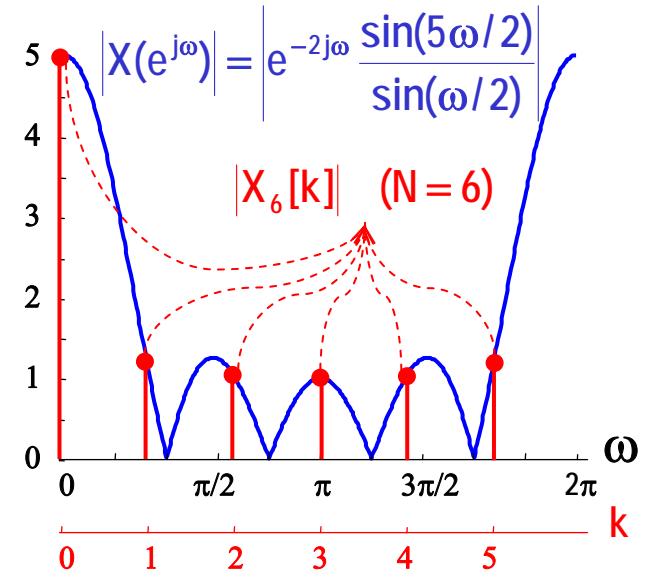
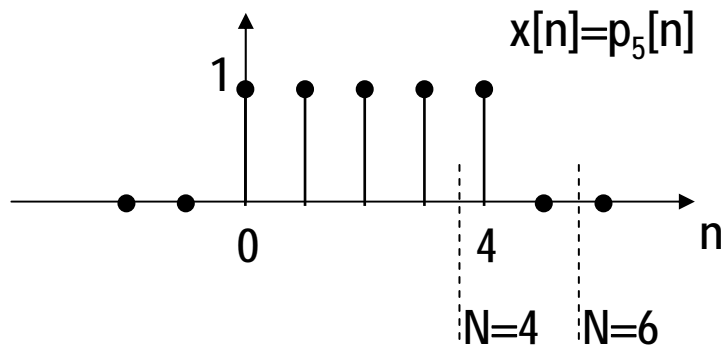
◆ Relación de la DFT con la Transformada de Fourier

$$x_N[n] \xrightarrow{FT} X_N(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_N[n] e^{-j\omega n} = \sum_{n=0}^{N-1} x_N[n] e^{-j\omega n}$$
$$\Rightarrow X_N[k] = X_N(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{N}k}$$

- DFT es la versión muestreada a intervalos $\omega=2\pi/N$ de la FT en el periodo $[0, 2\pi[$ (cierto siempre que todas las muestras de $x_N[n]$ sean nulas fuera de $n = 0 \dots N-1$)

Transformada Discreta de Fourier: ejemplo

◆ Pulso de L=5 muestras



$$N=6: \quad X_6[k] = \sum_{n=0}^4 e^{-j\frac{2\pi}{6}kn} = e^{-j\frac{2\pi}{6}2k} \frac{\sin(\frac{2\pi}{6}\frac{5}{2}k)}{\sin(\frac{2\pi}{6}\frac{1}{2}k)} = X(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{6}k} \quad 0 \leq k \leq 5$$

$$N=4: \quad X_4[k] = \sum_{n=0}^3 e^{-j\frac{2\pi}{4}kn} = \begin{cases} 4 & k=0 \\ 0 & \text{resto} \end{cases} \neq X(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{4}k} \quad 0 \leq k \leq 3$$

Inversión de la DFT

◆ DFT inversa

$$X_N[k] \xrightarrow{DFT_N^{-1}} x_N[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X_N[k] e^{j\frac{2\pi}{N}kn} \quad 0 \leq n \leq N-1$$

demostración

$$\frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X_N[k] e^{j\frac{2\pi}{N}kn} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \left(\sum_{m=0}^{N-1} x_N[m] e^{-j\frac{2\pi}{N}km} \right) e^{j\frac{2\pi}{N}kn} = \sum_{m=0}^{N-1} x_N[m] \overbrace{\frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} e^{j\frac{2\pi}{N}k(n-m)}}^{(1)} \rightarrow (2)$$

y, puesto que (1) puede expresarse en función de un tren de deltas $t_N[n] \equiv \sum_{r=-\infty}^{\infty} \delta[n-rN]$

$$(1) \rightarrow \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} e^{j\frac{2\pi}{N}k(n-m)} = \frac{1}{N} \cdot \frac{1 - e^{j2\pi(n-m)}}{1 - e^{j\frac{2\pi}{N}(n-m)}} = \begin{cases} 1 & n-m = rN \\ 0 & n-m \neq rN \end{cases} = \sum_{r=-\infty}^{\infty} \delta[n-m-rN] = t_N[n-m]$$

entonces:

$$(2) \rightarrow \sum_{m=0}^{N-1} x_N[m] t_N[n-m] = x_N[n] * t_N[n] = \sum_{r=-\infty}^{\infty} x_N[n-rN] = x_N[n] \quad \text{en } 0 \leq n \leq N-1$$

$\tilde{x}_N[n]$

Enventanado en tiempo

- ◆ En el cálculo de la DFT sólo se emplean N muestras de la secuencia original:
 $0 \leq n \leq N-1$

$$x[n] \xrightarrow{DFT_N} X[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j\frac{2\pi}{N}kn} \quad 0 \leq k \leq N-1$$

lo que supone un enventanado implícito de $x[n]$ mediante un pulso rectangular

- ◆ Para una señal cualquiera, $x[n]$:

- si todas las muestras no nulas de $x[n]$ están en $[0, N-1]$ (caso particular)

$$X[k] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\omega n} \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{N}k} = X(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{N}k}$$

- si $x[n]$ presenta muestras no nulas fuera del intervalo $[0, N-1]$ (caso general)

$$X[k] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_N[n] e^{-j\omega n} \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{N}k} = X_N(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{N}k}$$

donde $x_N[n] = x[n] \cdot p_N[n]$
 es la secuencia enventanada

$$x_N[n] \xleftrightarrow{FT} X_N(e^{j\omega})$$

Muestreo en frecuencia

- ◆ Si se muestrea la TF

$$X'[k] \equiv X(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{N}k} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\frac{2\pi}{N}kn}$$

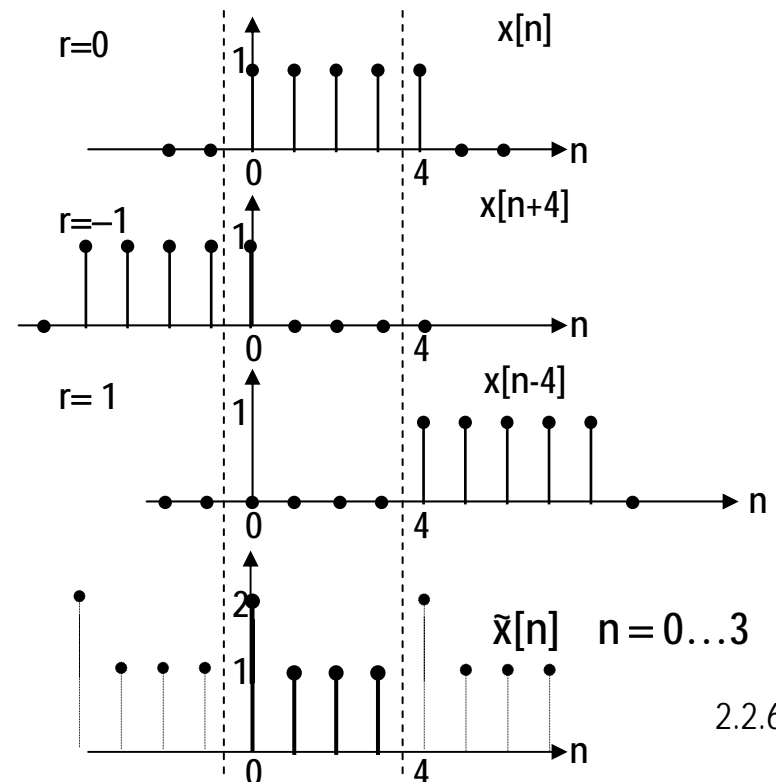
entonces,

$$\begin{aligned} \tilde{x}[n] &= DFT_N^{-1}\{X'[k]\} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X'[k] e^{j\frac{2\pi}{N}kn} \\ &= \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \left(\sum_{m=-\infty}^{\infty} x[m] e^{-j\frac{2\pi}{N}km} \right) e^{j\frac{2\pi}{N}kn} = \\ &= \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[m] \underbrace{\frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} e^{j\frac{2\pi}{N}k(n-m)}}_{\sum_{r=-\infty}^{\infty} \delta[n-m-rN] = t_N[n-m]} = \\ &= \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[m] t_N[n-m] = x[n] * t_N[n] \\ &= \sum_{r=-\infty}^{\infty} x[n-rN] \quad 0 \leq n \leq N-1 \\ &\text{(periodificación)} \end{aligned}$$

- ◆ Por ejemplo, sean $x[n] = p_5[n]$ y $N = 4$:

$$X'[k] = X(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{4}k} \neq X[k]$$

$$DFT_N^{-1}\{X'[k]\} = \sum_{r=-\infty}^{\infty} x[n-4r] \quad 0 \leq n \leq 3$$



Resumen relación FT \leftrightarrow DFT

- ◆ Por tanto, solamente si $x[n]=0$ para $n<0$ y $n>N-1$, se cumple:

$$\begin{aligned} DFT_N \{x[n]\} &= X(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{N}k} \quad k = 0 \dots N-1 \\ DFT_N^{-1} \left\{ X(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{N}k} \right\} &= x[n] \quad n = 0 \dots N-1 \end{aligned}$$

- ◆ En caso contrario,

$$\begin{aligned} DFT_N \{x[n]\} &= X_N(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{N}k} = X(e^{j\omega}) \oplus_{2\pi} V(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{N}k} \quad k = 0 \dots N-1 \\ DFT_N^{-1} \left\{ X(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{N}k} \right\} &= \sum_{r=-\infty}^{\infty} x[n-rN] \quad n = 0 \dots N-1 \end{aligned}$$

siendo $x_N[n]$ la secuencia enventanada por un ventana (pulso) de N muestras,

$X_N(e^{j\omega})$ su transformada de Fourier y

$V(e^{j\omega})$ la transformada de la ventana rectangular de N muestras

- ◆ Siempre

$$DFT_N^{-1} \{ DFT_N \{x[n]\} \} = x[n] \quad n = 0 \dots N-1$$

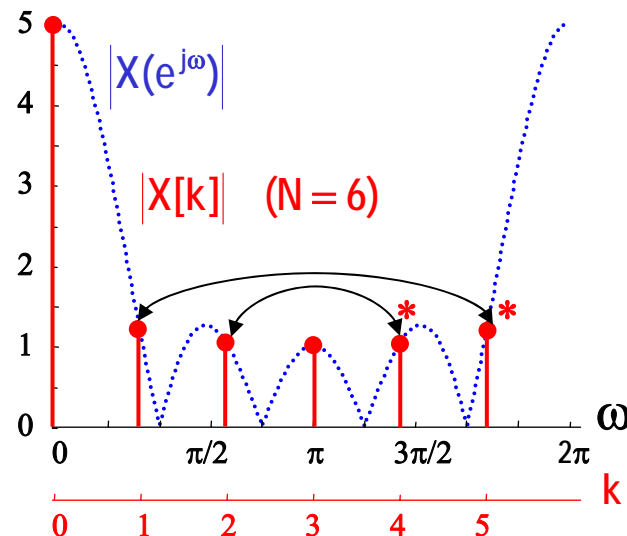
Propiedades de la DFT (I)

Suponemos $x[n]=0$ $n<0, n>N-1$

(en caso contrario, las propiedades siguientes aplican a $x_N[n]=x[n]\cdot p_N[n]$)

◆ Linealidad $ax_1[n] + bx_2[n] \xleftrightarrow{DFT_N} aX_1[k] + bX_2[k] \quad \forall a, b, x_1, x_2$

◆ Simetría $x[n] \text{ real} \xleftrightarrow{DFT_N} \begin{cases} X[0] \text{ real} \\ X[k] = X^*[N-k] \quad k=1, \dots, N-1 \end{cases}$



Propiedades de la DFT (II)

◆ Retardo circular

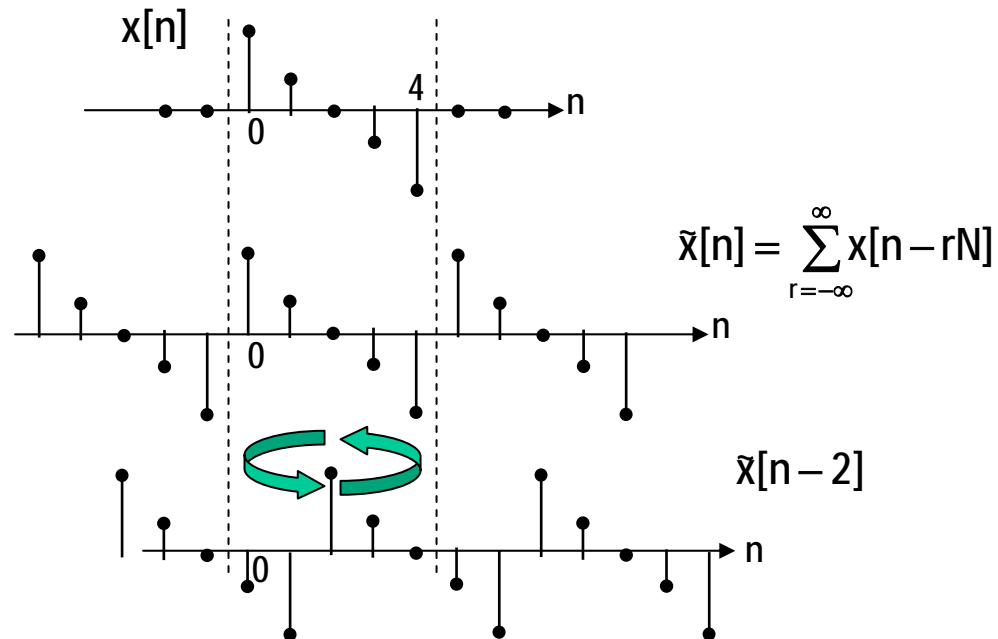
$$\tilde{x}[n-m] \xleftrightarrow{DFT_N} X[k]e^{-j\frac{2\pi}{N}km}$$

$$n = 0, \dots, N-1 \quad k = 0, \dots, N-1$$

Ejemplo (N=5)

(periodificación)

(retardo)



◆ Modulación

$$e^{j\frac{2\pi}{N}mn}x[n] \xleftrightarrow{DFT_N} \tilde{X}[k-m]$$

$$n = 0, \dots, N-1 \quad k = 0, \dots, N-1$$

Propiedades de la DFT (III)

◆ Convolución circular $x_1[n] \circledcirc x_2[n] \xleftrightarrow{DFT_N} X_1[k] \cdot X_2[k]$

- El símbolo \circledcirc denota “convolución circular” y se refiere al resultado de periodificar la convolución (lineal) de $x_1[n]$ y $x_2[n]$:

$$y[n] = x_1[n] * x_2[n]$$

$$x_1[n] \circledcirc x_2[n] \equiv \tilde{y}[n] = \sum_{r=-\infty}^{\infty} y[n - rN]$$

- Si la longitud de la convolución lineal $y[n]$ es $L \leq N$, las repeticiones $y[n - rN]$ no se solapan y la convolución circular coincide con la convolución lineal en $0 \leq n \leq N-1$
- Si $L > N$, las $L - N$ primeras muestras de la convolución circular no coinciden con $y[n]$
- Cálculo alternativo: $x_1[n] \circledcirc x_2[n] = \sum_{m=0}^{N-1} x_1[m] \tilde{x}_2[n - m]$

◆ Enventanado $x_1[n] \cdot x_2[n] \xleftrightarrow{DFT_N} \frac{1}{N} X_1[k] \circledcirc X_2[k]$

Resumen

