

Elaborazione dei Segnali



**POLITECNICO
DI TORINO**

Dipartimento
di Elettronica
e Telecomunicazioni

Lezione 4

Analisi in frequenza di segnali
a tempo discreto: DTFT

Definizione di DTFT

- Una sequenza $x(n)$ può essere rappresentata nel dominio della frequenza in maniera analoga ai segnali a tempo continuo utilizzando la **trasformata di Fourier a tempo discreto**, definita come:

$$X(e^{j2\pi f}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) e^{-j2\pi f k} \quad \textbf{DTFT}$$

- Anche se il segnale di partenza è a tempo discreto, la DTFT è una funzione (complessa) dalla variabile continua f (frequenza numerica).
- Trasformata di Fourier di un segnale a tempo continuo:

$$X(f_a) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t) e^{-j2\pi f_a t} dt$$

Osservazioni

$$X(e^{j2\pi f}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) e^{-j2\pi f k}$$

DTFT

- La DTFT è una funzione periodica di periodo 1 rispetto alla frequenza numerica f :

$$\begin{aligned} X(e^{j2\pi f + j2\pi i}) &= \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) e^{-j2\pi f k - j2\pi i k} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) e^{-j2\pi f k} e^{-j2\pi i k} = \\ &= \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) e^{-j2\pi f k} = X(e^{j2\pi f}) \quad \forall i \text{ intero} \end{aligned}$$

- Spesso la DTFT è espressa in funzione della pulsazione discreta:

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) e^{-j\omega k}$$

- La DTFT è una funzione periodica di periodo 2π in ω .

Relazione con la trasformata di Fourier di un segnale analogico campionato



- Sia $x(t)$ un segnale analogico che viene campionato con una frequenza di campionamento $f_c = 1/T_c$:

$$x_c(t) = x(t) \cdot \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(t - kT_c) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(kT_c) \delta(t - kT_c)$$

- La trasformata di Fourier (FT) del segnale campionato si può esprimere come:

$$\begin{aligned} X_c(f_a) &= F \left\{ x(t) \cdot \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(t - kT_c) \right\} = F \{ x(t) \} * F \left\{ \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(t - kT_c) \right\} = \\ &= X(f) * \frac{1}{T_c} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta \left(f_a - k \frac{1}{T_c} \right) = \frac{1}{T_c} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} X \left(f_a - k \frac{1}{T_c} \right) \end{aligned}$$

oppure

$$X_c(f_a) = F \left\{ \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(kT_c) \cdot \delta(t - kT_c) \right\} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(kT_c) F \{ \delta(t - kT_c) \} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(kT_c) e^{-j2\pi kT_c f_a}$$

Relazione con la trasformata di Fourier di un segnale analogico campionato



□ DTFT:

$$X(e^{j2\pi f}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) e^{-j2\pi f k}$$

□ La trasformata di Fourier (FT) del segnale campionato:

$$X_c(f_a) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(kT_c) e^{-j2\pi k T_c f_a}$$

□ Le due trasformate coincidono se: $f = T_c f_a = \frac{f_a}{f_c}$

Inversione della DTFT

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) e^{-j\omega k}$$

- L'espressione precedente può essere interpretata come lo sviluppo in serie di Fourier della funzione periodica $X(e^{j\omega})$, dove i coefficienti della serie sono le proiezioni del segnale lungo i vettori della base di funzioni esponenziali :

$$x(k) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{+\pi} X(e^{j\omega}) e^{j\omega k} d\omega$$

Inversione della DTFT

$$x(k) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{+\pi} X(e^{j\omega}) e^{j\omega k} d\omega$$

- Questo è proprio il prodotto scalare della funzione lungo le funzioni della base dei segnali di Fourier, valutato sul periodo $(-\pi, \pi]$, e diviso per il supporto 2π considerato.
- Con il cambio di variabile $f = \frac{\omega}{2\pi}$ otteniamo l'analogia espressione in f:

$$x(k) = \int_{-\frac{1}{2}}^{+\frac{1}{2}} X(e^{j2\pi f}) e^{j2\pi f k} df$$

IDTFT

Verifica dell'inversione

$$\begin{aligned}\int_{-\frac{1}{2}}^{+\frac{1}{2}} X(e^{j2\pi f}) e^{j2\pi f k} df &= \int_{-\frac{1}{2}}^{+\frac{1}{2}} \left[\sum_n x(n) e^{-j2\pi f n} \right] e^{j2\pi f k} df = \\&= \sum_n x(n) \int_{-\frac{1}{2}}^{+\frac{1}{2}} e^{-j2\pi f(n-k)} df = \sum_n x(n) \frac{1}{-j2\pi(n-k)} e^{-j2\pi f(n-k)} \bigg|_{-\frac{1}{2}}^{+\frac{1}{2}} = \\&= \sum_n x(n) \frac{1}{j2\pi(n-k)} \left(e^{j\pi(n-k)} - e^{-j\pi(n-k)} \right) = \\&= \sum_n x(n) \frac{\sin(\pi(n-k))}{\pi(n-k)} = \sum_n x(n) \text{sinc}(n-k) = x(k)\end{aligned}$$

Condizioni di esistenza

- La serie

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k)e^{-j\omega k}$$

converge in modo uniforme a una soluzione se l'argomento è sommabile in modulo, cioè se:

$$\sum_{k=-\infty}^{+\infty} |x(k)| < \infty$$

- Questa condizione di esistenza è sufficiente (ma non necessaria) e garantisce che:

$$|X(e^{j\omega})| < \infty \quad \forall \omega$$

Condizioni di esistenza

□ Infatti:

$$\left| X(e^{j\omega}) \right| = \left| \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) e^{-j\omega k} \right| \leq \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \left| x(k) e^{-j\omega k} \right| = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} |x(k)| < \infty$$

□ E' facile dimostrare che una sequenza sommabile in modulo ha energia finita:

$$E_x = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} |x(k)|^2 \leq \left(\sum_{k=-\infty}^{+\infty} |x(k)| \right)^2 < \infty$$

□ Note:

- Assolutamente sommabile implica esistenza DTFT
- Assolutamente sommabile implica energia finita ma non viceversa

Esempio 1

$$x(n) = a^n u(n) \text{ con } |a| < 1$$

□ Verifichiamo l'esistenza:
$$\sum_{k=-\infty}^{+\infty} |x(k)| = \sum_{k=0}^{+\infty} |a|^k = \frac{1}{1-|a|} < \infty$$

■ dove abbiamo usato la formula:
$$\sum_{k=0}^{+\infty} r^k = \frac{1}{1-r}$$

valida per ogni numero complesso r tale che $|r| < 1$.

□ Calcoliamo la DTFT:

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) e^{-j\omega k} = \sum_{k=0}^{+\infty} a^k e^{-j\omega k} = \sum_{k=0}^{+\infty} (ae^{-j\omega})^k = \frac{1}{1-ae^{-j\omega}}$$

Esempio 2

- ❑ Calcolare la DTFT della sequenza $x(n)=\{1,0,3,-2\}$
- ❑ La sequenza $x(n)$ si può rappresentare tramite combinazione di delta numeriche:

$$x(n) = \delta(n) + 3\delta(n-2) - 2\delta(n-3)$$

- ❑ Applicando la definizione:

$$\begin{aligned} X(e^{j2\pi f}) &= \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) e^{-j2\pi f k} = \\ &= \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(k) e^{-j2\pi f k} + 3 \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(k-2) e^{-j2\pi f k} - 2 \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(k-3) e^{-j2\pi f k} = \\ &= 1 + 3e^{-j4\pi f} - 2e^{-j6\pi f} \end{aligned}$$

Proprietà della DTFT

Tabella proprietà DTFT

Proprietà	$x(n), y(n)$	DTFT $X(e^{j2\pi f})$
Linearità	$a_1 x(n) + a_2 y(n)$	$a_1 \cdot X(e^{j2\pi f}) + a_2 \cdot Y(e^{j2\pi f})$
Ribaltamento	$x(-n)$	$X(e^{-j2\pi f})$
Ritardo	$x(n - N)$	$X(e^{j2\pi f}) e^{-j2\pi f N}$
Modulazione	$e^{j2\pi f_0 n} \cdot x(n)$	$X(e^{j2\pi(f - f_0)})$
Derivata in frequenza	$n \cdot x(n)$	$\frac{j}{2\pi} \frac{dX(e^{j2\pi f})}{df}$
Convoluzione	$x(n) * y(n) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) y(n - k)$	$X(e^{j2\pi f}) \cdot Y(e^{j2\pi f})$
Prodotto	$x(n) \cdot y(n)$	$X(e^{j2\pi f}) * Y(e^{j2\pi f}) = \int_{-\frac{1}{2}}^{\frac{1}{2}} X(e^{j2\pi \eta}) Y(e^{j2\pi(f - \eta)}) d\eta$

$$x(-n) \longrightarrow X(e^{-j2\pi f})$$

□ Dimostrazione:

$$z(n) = x(-n)$$

$$Z(e^{j2\pi f}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} z(k) e^{-j2\pi f k} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(-k) e^{-j2\pi f k}$$

■ Con la sostituzione di variabile $i = -k$, si ottiene:

$$Z(e^{j2\pi f}) = \sum_{i=-\infty}^{+\infty} x(i) e^{j2\pi f i} = X(e^{-j2\pi f})$$

$$x(n - N) \quad \longrightarrow \quad X(e^{j2\pi f})e^{-j2\pi f N}$$

□ Dimostrazione:

$$\text{DTFT}[x(n - N)] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k - N)e^{-j2\pi f k}$$

■ Sostituendo k-N con n:

$$\begin{aligned} \text{DTFT}[x(n - N)] &= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x(n)e^{-j2\pi f (n+N)} = \\ &= e^{-j2\pi f N} \cdot \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x(n)e^{-j2\pi f n} = X(e^{j2\pi f})e^{-j2\pi f N} \end{aligned}$$

Traslazione in frequenza (modulazione)

$$e^{j2\pi f_0 n} \cdot x(n) \quad \Rightarrow \quad X(e^{j2\pi(f-f_0)})$$

□ Dimostrazione:

$$\begin{aligned} \text{DTFT}[e^{j2\pi f_0 n} \cdot x(n)] &= \sum_{k=-\infty}^{+\infty} e^{j2\pi f_0 k} \cdot x(k) e^{-j2\pi f k} = \\ &= \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) e^{-j2\pi(f-f_0)k} = X(e^{j2\pi(f-f_0)}) \end{aligned}$$

Derivata in frequenza

$$n \cdot x(n) \rightarrow \frac{j}{2\pi} \frac{dX(e^{j2\pi f})}{df}$$

□ Dimostrazione:

■ La derivata rispetto a f della DTFT di $x(n)$ è:

$$\begin{aligned} \frac{dX(e^{j2\pi f})}{df} &= \frac{d}{df} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) e^{-j2\pi f k} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) \frac{d}{df} e^{-j2\pi f k} = \\ &= \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) (-j2\pi k) e^{-j2\pi f k} = -j2\pi \sum_{k=-\infty}^{+\infty} k x(k) e^{-j2\pi f k} = \\ &= -j2\pi \cdot DTFT[n \cdot x(n)] \end{aligned}$$

Convoluzione lineare

$$x(n) * y(n) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k)y(n-k) \quad \longrightarrow \quad X(e^{j2\pi f}) \cdot Y(e^{j2\pi f})$$

□ Dimostrazione:

$$\begin{aligned} \text{DTFT}[x(n) * y(n)] &= \text{DTFT}\left[\sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k)y(n-k)\right] = \\ &= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \left[\sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k)y(n-k)\right] e^{-j2\pi f n} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) \left[\sum_{n=-\infty}^{+\infty} y(n-k) e^{-j2\pi f n}\right] = \\ &= \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) \left[\sum_{i=-\infty}^{+\infty} y(i) e^{-j2\pi f (i+k)}\right] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) e^{-j2\pi f k} \sum_{i=-\infty}^{+\infty} y(i) e^{-j2\pi f i} = \\ &= X(e^{j2\pi f}) \cdot Y(e^{j2\pi f}) \end{aligned}$$

$$x(n) \cdot y(n) \quad \longrightarrow \quad X(e^{j2\pi f}) * Y(e^{j2\pi f}) = \int_{-\frac{1}{2}}^{\frac{1}{2}} X(e^{j2\pi\eta}) Y(e^{j2\pi(f-\eta)}) d\eta$$

□ Dimostrazione:

$$z(n) = x(n) \cdot y(n)$$

$$Z(e^{j2\pi f}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} z(k) e^{-j2\pi f k} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) y(k) e^{-j2\pi f k}$$

■ Sostituisco a $x(k)$ la sua espressione tramite IDTFT:

$$x(k) = \int_{-\frac{1}{2}}^{\frac{1}{2}} X(e^{j2\pi\eta}) e^{j2\pi\eta k} d\eta$$

$$Z(e^{j2\pi f}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} y(k) \left(\int_{-\frac{1}{2}}^{+\frac{1}{2}} X(e^{j2\pi\eta}) e^{j2\pi\eta k} d\eta \right) e^{-j2\pi f k}$$

- Sommatorie e integrali sono operatori lineari → posso invertire l'ordine:

$$\begin{aligned} Z(e^{j2\pi f}) &= \int_{-\frac{1}{2}}^{+\frac{1}{2}} X(e^{j2\pi\eta}) \left(\sum_{k=-\infty}^{+\infty} y(k) e^{j2\pi\eta k} e^{-j2\pi f k} \right) d\eta = \\ &= \int_{-\frac{1}{2}}^{+\frac{1}{2}} X(e^{j2\pi\eta}) \left(\sum_{k=-\infty}^{+\infty} y(k) e^{-j2\pi(f-\eta)k} \right) d\eta = \\ &= \int_{-\frac{1}{2}}^{+\frac{1}{2}} X(e^{j2\pi\eta}) Y(e^{j2\pi(f-\eta)}) d\eta \end{aligned}$$

Proprietà di simmetria della DTFT

Segnale $x(n) \in \mathbb{R}$	DTFT $X(e^{j2\pi f})$
$x(n)$	$X(e^{j2\pi f}) = X_R(e^{j2\pi f}) + j X_I(e^{j2\pi f})$
$x(n)$	$X(e^{j2\pi f}) = X^*(e^{-j2\pi f})$
$x(n)$	$ X(e^{j2\pi f}) = X(e^{-j2\pi f}) $
$x(n)$	$\varphi(X(e^{j2\pi f})) = -\varphi(X(e^{-j2\pi f}))$
$x(n)$ pari	$X(e^{j2\pi f}) = X_R(e^{j2\pi f})$
$x(n)$ dispari	$X(e^{j2\pi f}) = j X_I(e^{j2\pi f})$

- ❑ A causa della periodicità della DTFT, se la funzione è simmetrica rispetto all'asse $f=0$, lo è anche rispetto a $f=1/2$ (e in generale $f=k/2$, con K intero).
- ❑ La DFTF di sequenze reali e pari è una funzione reale e pari.

Esempio 3

□ DTFT di $x(n) = \left(\frac{1}{3}\right)^n u(n)$

□ In precedenza, abbiamo ottenuto:

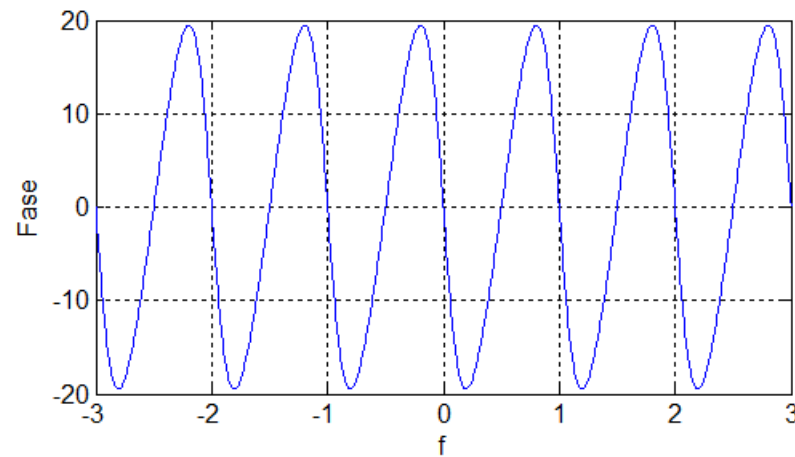
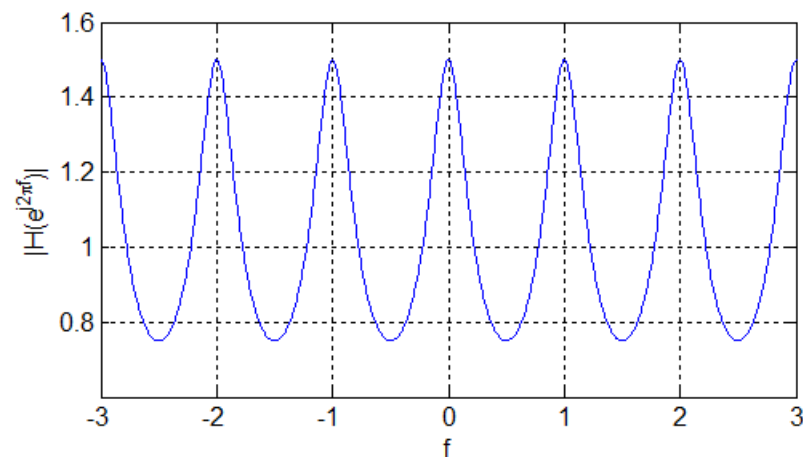
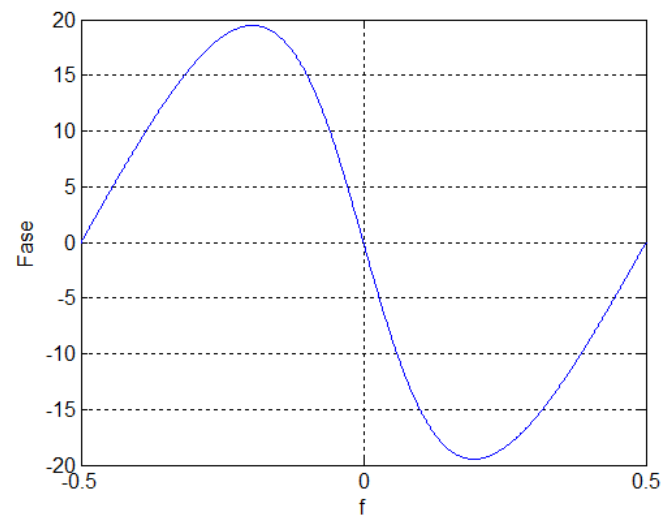
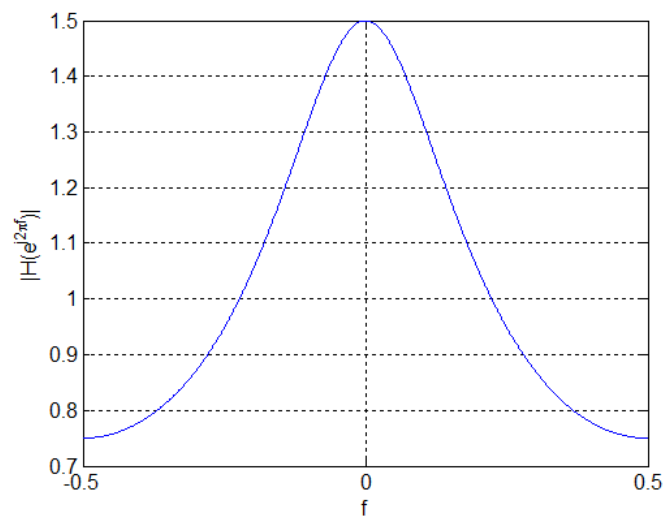
$$a^n u(n) \rightarrow \frac{1}{1 - ae^{-j\omega}} \quad \text{per } |a| < 1$$

□ Quindi:

$$\left(\frac{1}{3}\right)^n u(n) \rightarrow \frac{1}{1 - \frac{1}{3}e^{-j\omega}}$$

□ $x(n)$ è reale \rightarrow DTFT con modulo pari e fase dispari

Esempio 3



DTFT notevoli

Sequenza delta e sequenza costante

$$x(n) = \delta(n)$$

$$X(e^{j2\pi f}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k) e^{-j2\pi f k} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(k) e^{-j2\pi f k} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(k) = 1$$

$$x(n) = 1$$

$$\begin{aligned} X(e^{j2\pi f}) &= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x(n) e^{-j2\pi f n} = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} e^{-j2\pi f n} = \\ &= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(f - n) \quad \Rightarrow \quad X(e^{j2\pi f}) = \delta(f) \quad f \in \left[-\frac{1}{2}, \frac{1}{2}\right] \end{aligned}$$

Sequenze sinusoidali ed esponenziali

$$x(n) = e^{j2\pi f_0 n}$$

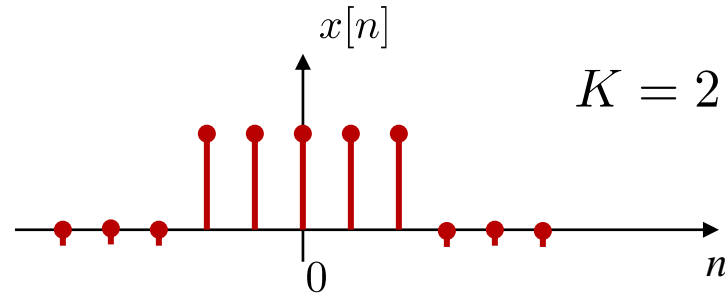
$$\begin{aligned} X(e^{j2\pi f}) &= \sum_{k=-\infty}^{+\infty} e^{j2\pi f_0 k} e^{-j2\pi f k} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} e^{-j2\pi(f-f_0)k} = \\ &= \text{DTFT}[1]_{f-f_0} = \delta(f-f_0) \end{aligned}$$

$$\cos(2\pi f_0 n) = \frac{e^{j2\pi f_0 n} + e^{-j2\pi f_0 n}}{2} \quad \Rightarrow \quad \text{DTFT}[\cos(2\pi f_0 n)] = \frac{1}{2} [\delta(f-f_0) + \delta(f+f_0)]$$

$$\sin(2\pi f_0 n) = \frac{e^{j2\pi f_0 n} - e^{-j2\pi f_0 n}}{2j} \quad \Rightarrow \quad \text{DTFT}[\sin(2\pi f_0 n)] = \frac{1}{2j} [\delta(f-f_0) - \delta(f+f_0)]$$

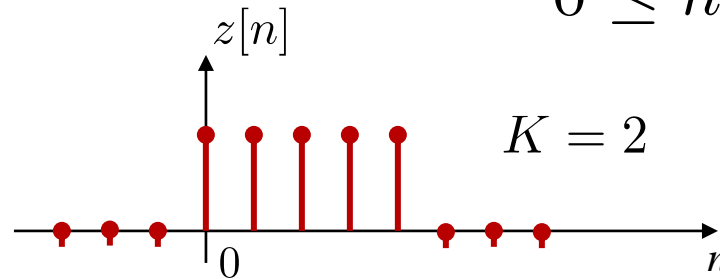
Funzione porta

$$x[n] = p_{2K+1}[n] = \begin{cases} 1 & |n| \leq K \\ 0 & |n| > K \end{cases}$$



□ Consideriamo il segnale:

$$z[n] = x[n - K] \quad 0 \leq n \leq 2K$$



Funzione porta

$$Z(e^{j2\pi f}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} z[k]e^{-j2\pi f k} = \sum_{k=0}^{2K} e^{-j2\pi f k}$$

□ Ricordando che: $a + ar + ar^2 + ar^3 + \dots + ar^{n-1} = \sum_{k=0}^{n-1} ar^k = a \frac{1 - r^n}{1 - r},$

□ Si ottiene:

$$\begin{aligned} \sum_{k=0}^{2K} e^{-j2\pi f k} &= \frac{1 - e^{-j2\pi f(2K+1)}}{1 - e^{-j2\pi f}} \\ &= \frac{e^{-j\pi f(2K+1)}(e^{+j\pi f(2K+1)} - e^{-j\pi f(2K+1)})}{e^{-j\pi f}(e^{+j\pi f} - e^{-j\pi f})} \end{aligned}$$

$$Z(e^{j2\pi f}) = \frac{\sin(\pi f(2K + 1))}{\sin(\pi f)} e^{-j2\pi f K}$$

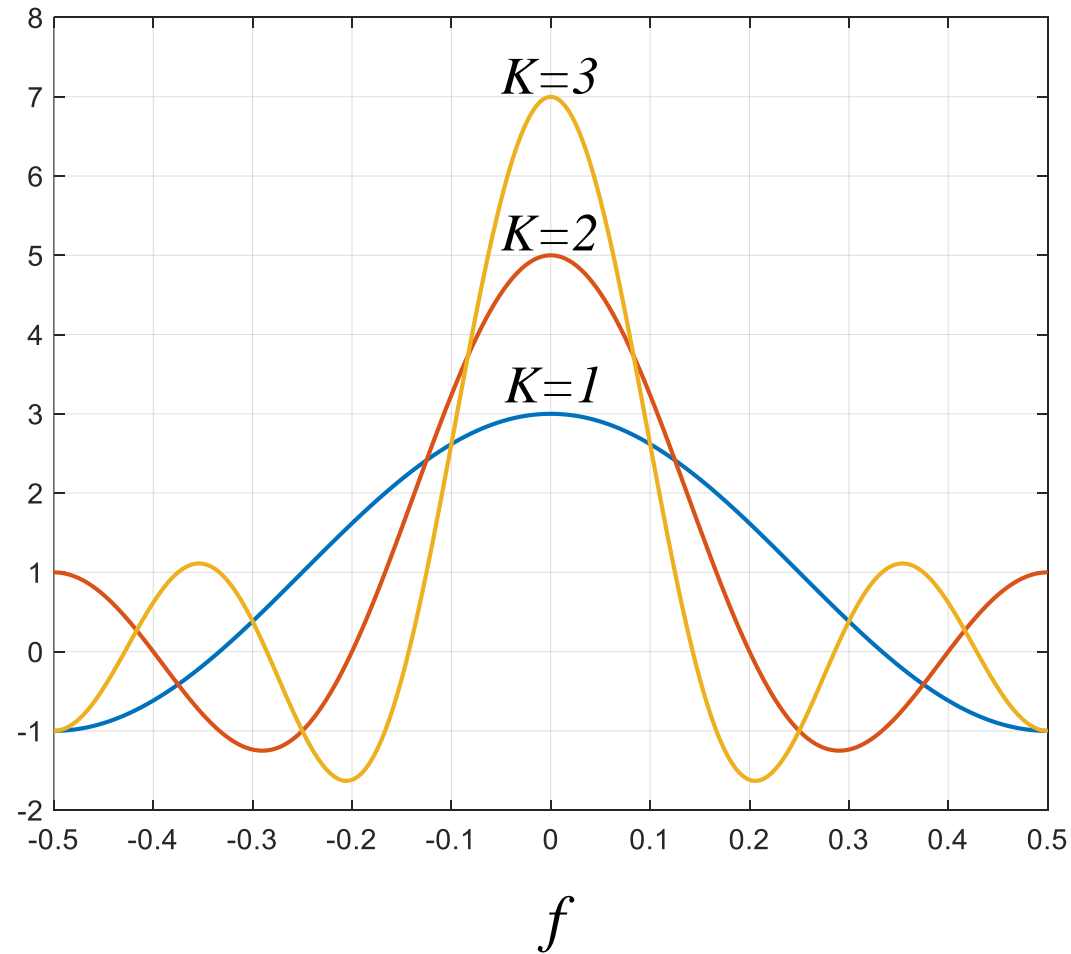
Funzione porta

$$x[n] = z[n + K]$$

$$X(e^{j2\pi f}) = Z(e^{j2\pi f})e^{j2\pi f K} = \frac{\sin(\pi f(2K + 1))}{\sin(\pi f)}$$

- Si noti che a differenza del dominio a tempo continuo la DTFT della porta a tempo discreto è una funzione periodica di periodo 1

Funzione porta



$$X(e^{j2\pi f}) = \frac{\sin(\pi f (2K + 1))}{\sin(\pi f)}$$

Funzione “sinc”

- E' possibile dimostrare che la DTFT della sequenza:

$$x[k] = \frac{\sin\left(\pi \frac{k}{N}\right)}{\pi \frac{k}{N}} = \text{sinc}\left(\frac{k}{N}\right)$$

è una porta di ampiezza $1/N$:

$$X\left(e^{j2\pi f}\right) = N p_{\frac{1}{N}}(f)$$

- Per dimostrarlo, calcoliamo la trasformata inversa della funzione

.

$$N p_{\frac{1}{N}}(f)$$

Funzione “sinc”

- La trasformata inversa si calcola come:

$$x[k] = \int_{-\frac{1}{2}}^{\frac{1}{2}} X(e^{j2\pi f}) e^{j2\pi f k} df$$

da cui

$$x[k] = \int_{-\frac{1}{2N}}^{\frac{1}{2N}} N e^{j2\pi f k} df$$

$$x[k] = \frac{N}{j2\pi k} e^{j2\pi f k} \Big|_{-\frac{1}{2N}}^{\frac{1}{2N}} = N \frac{e^{j\pi \frac{k}{N}} - e^{-j\pi \frac{k}{N}}}{j2\pi k}$$

$$x[k] = \frac{\sin\left(\pi \frac{k}{N}\right)}{\pi \frac{k}{N}} = \text{sinc}\left(\frac{k}{N}\right)$$