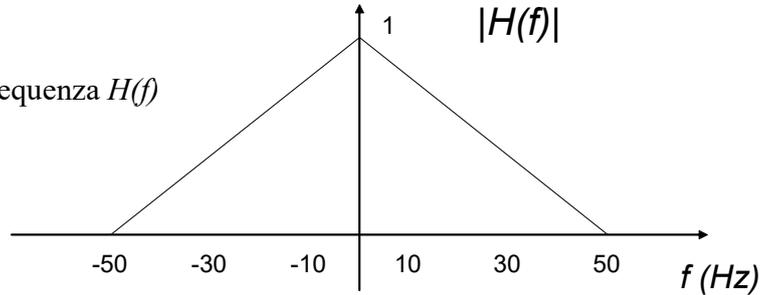


Segnali per le Comunicazioni (Dry test del 21/5/21)

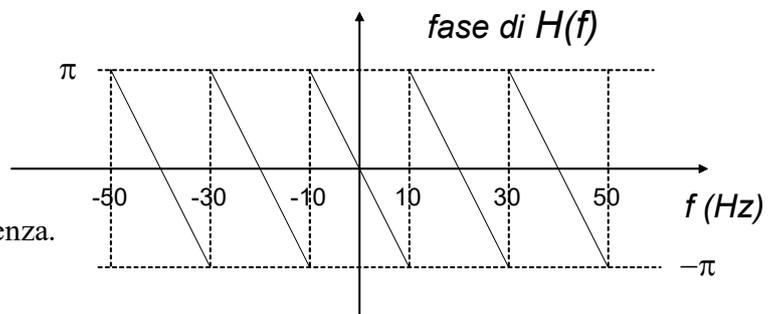
ESERCIZIO 1

Sia dato un sistema LTI con la risposta in frequenza $H(f)$ mostrata nella figura a lato.



a - Si calcoli l'espressione della risposta all'impulso $h(t)$ nel caso in cui la fase di $H(f)$ sia nulla.

b - Si calcoli l'espressione della risposta all'impulso $h(t)$ nel caso in cui la fase di $H(f)$ sia quella mostrata nel grafico.



c - Si trovi l'espressione dell'uscita $y(t)$ quando l'ingresso è $x(t) = 10 + \cos(50t)$ e se ne calcoli la potenza.

ESERCIZIO 2

Sia dato il segnale tempo-continuo $x(t)$ con la seguente trasformata di Fourier:

$$X(f) = \text{rect}\left(\frac{2f}{f_s}\right) - \frac{j}{2} \delta\left(f - \frac{3}{4}f_s\right) + \frac{j}{2} \delta\left(f + \frac{3}{4}f_s\right). \text{ Il segnale } x(t) \text{ viene campionato a passo } T = \frac{1}{f_s}$$

ottenendo la sequenza x_n .

a - Si traccino i grafici della trasformata di Fourier del segnale $x(t)$ e della sequenza x_n sia in frequenza f sia in frequenza normalizzata ϕ .

b - Si calcoli l'espressione del segnale tempo continuo ottenuto tramite filtro di ricostruzione ideale dal segnale $x_c(t)$ (campionato idealmente da $x(t)$).

ESERCIZIO 3

Si consideri la seguente sequenza lunga $N=100$ campioni $x_n = A \cos\left(2\pi \frac{n}{50}\right)(u_n - u_{n-100})$

a - Si scriva l'espressione della DFT della sequenza x_n .

b - Si calcoli l'energia della sequenza x_n .

c - Si calcoli l'espressione della seguente convoluzione circolare: $y_n = x_n \otimes \cos\left(2\pi \frac{n}{100}\right)(u_n - u_{n-100})$.

ESERCIZIO 4

Sia dato un processo casuale tempo-continuo $x(t)$ gaussiano a valor medio m_x e varianza σ_x^2 . Il

coefficiente di correlazione ha la seguente espressione: $\rho_x(\tau) = T \frac{\sin(\pi \tau / T)}{\pi \tau}$.

a - Si calcoli la potenza del processo $x(t)$ e del processo discreto x_n ottenuto campionando $x(t)$ con intervallo di campionamento T .

b - Il processo casuale x_n viene filtrato con la seguente risposta all'impulso

$h_n = -\frac{1}{4}\delta_{n+1} + \frac{1}{2}\delta_n - \frac{1}{4}\delta_{n-1}$. Si calcolino le espressioni dell'autocorrelazione e della densità spettrale di potenza del processo filtrato y_n .

SOLUZIONI

ESERCIZIO 1

a - La risposta all'impulso $h(t)$ si calcola come trasformata inversa della risposta in frequenza $H(f)$. Questa può essere vista come la convoluzione di due rettangoli uguali:

$$H(f) = \frac{1}{\sqrt{50}} \operatorname{rect}\left(\frac{f}{50}\right) * \frac{1}{\sqrt{50}} \operatorname{rect}\left(\frac{f}{50}\right)$$

La risposta all'impulso è data dal prodotto delle due trasformate inverse:

$$h(t) = \left(\frac{1}{\sqrt{50}} \frac{\sin \pi 50t}{\pi} \right)^2 = \frac{1}{50} \left(\frac{\sin \pi 50t}{\pi} \right)^2$$

Si verifica facilmente che, secondo la proprietà dei valori in zero, $h(0) = 50$ che coincide con l'area del triangolo che rappresenta la risposta in frequenza $H(f)$.

b - La risposta in frequenza è uguale a quella del punto precedente moltiplicata per $\exp\left\{-j2\pi f \frac{1}{20}\right\}$.

La risposta impulsiva risulta così ritardata di 50 ms. rispetto al caso precedente:

$$h(t) = \frac{1}{50} \left(\frac{\sin \pi 50\left(t - \frac{1}{20}\right)}{\pi\left(t - \frac{1}{20}\right)} \right)^2$$

c - La trasformata di Fourier dell'uscita $y(t)$ è data dal prodotto della trasformata dell'ingresso e della risposta in frequenza. La frequenza del coseno è $50/(2\pi)$ cioè circa 8 Hz, quindi:

$$\begin{aligned} Y(f) &= X(f)H(f) = \left[10\delta(f) + \frac{1}{2}\delta(f-8) + \frac{1}{2}\delta(f+8) \right] H(f) = \\ &= 10H(0)\delta(f) + \frac{1}{2}H(8)\delta(f-8) + \frac{1}{2}H(-8)\delta(f+8) \approx 10\delta(f) + \frac{21}{50}e^{-j\frac{4}{5}\pi}\delta(f-8) + \frac{21}{50}e^{j\frac{4}{5}\pi}\delta(f+8) \end{aligned}$$

da cui:

$$y(t) = 10 + \frac{21}{50}e^{-j\frac{4}{5}\pi} \exp\{j50t\} + \frac{21}{50}e^{j\frac{4}{5}\pi} \exp\{-j50t\} = 10 + \frac{21}{25} \cos\left(50t - \frac{4}{5}\pi\right)$$

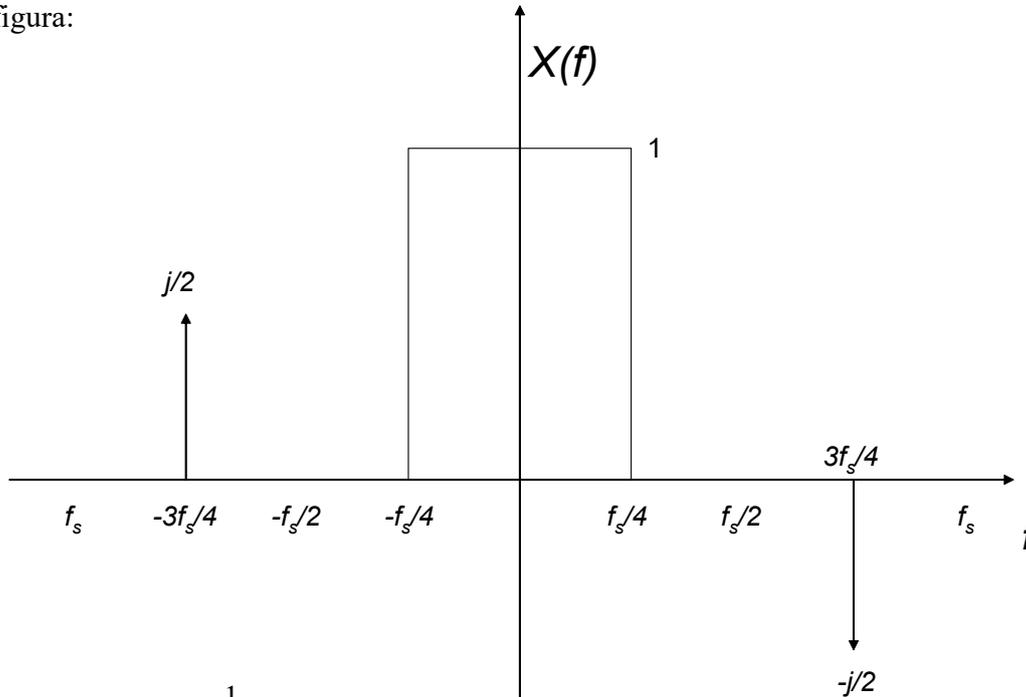
La potenza di $y(t)$, che è periodico di periodo $T = 1/50$, si calcola dalla definizione:

$$\begin{aligned} P_{y(t)} &= \frac{1}{T} \int_T |y(t)|^2 dt = 50 \int_{(1/50)} \left[10 + \frac{21}{25} \cos\left(50t - \frac{4}{5}\pi\right) \right]^2 dt = \\ &= 50 \int_{(1/50)} 100 + \left(\frac{21}{25}\right)^2 \cos^2\left(50t - \frac{4}{5}\pi\right) + \frac{84}{5} \cos\left(50t - \frac{4}{5}\pi\right) dt = 50 \int_{(1/50)} 100 + \left(\frac{21}{25}\right)^2 \cos^2\left(50t - \frac{4}{5}\pi\right) dt = 100 + \frac{1}{2} \left(\frac{21}{25}\right)^2 \end{aligned}$$

Quindi la potenza è uguale alla somma della potenza della costante più quella del coseno

ESERCIZIO 2

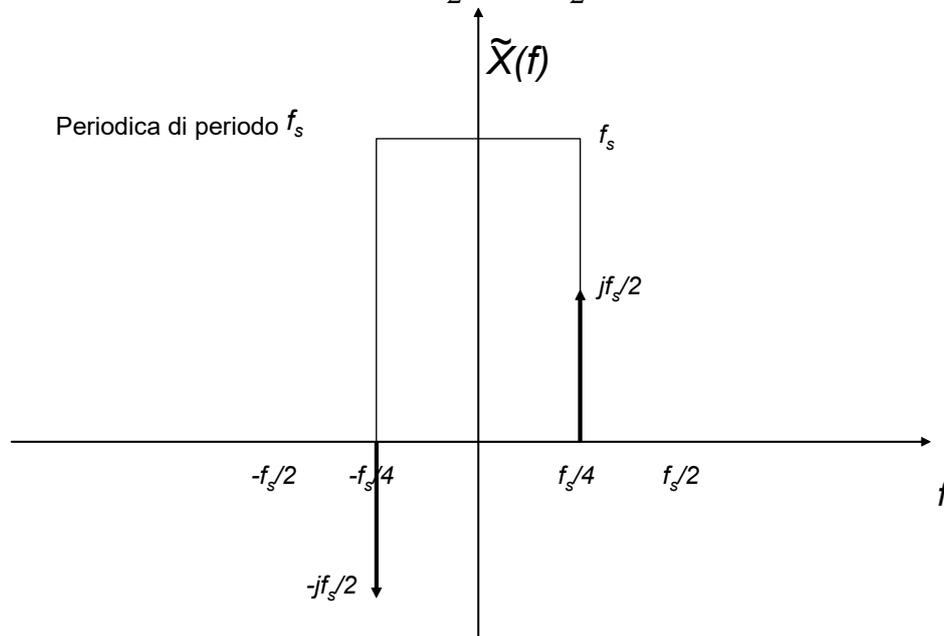
a - Il grafico della trasformata di Fourier $X(f)$ del segnale tempo continuo $x(t)$ e' mostrato nella seguente figura:



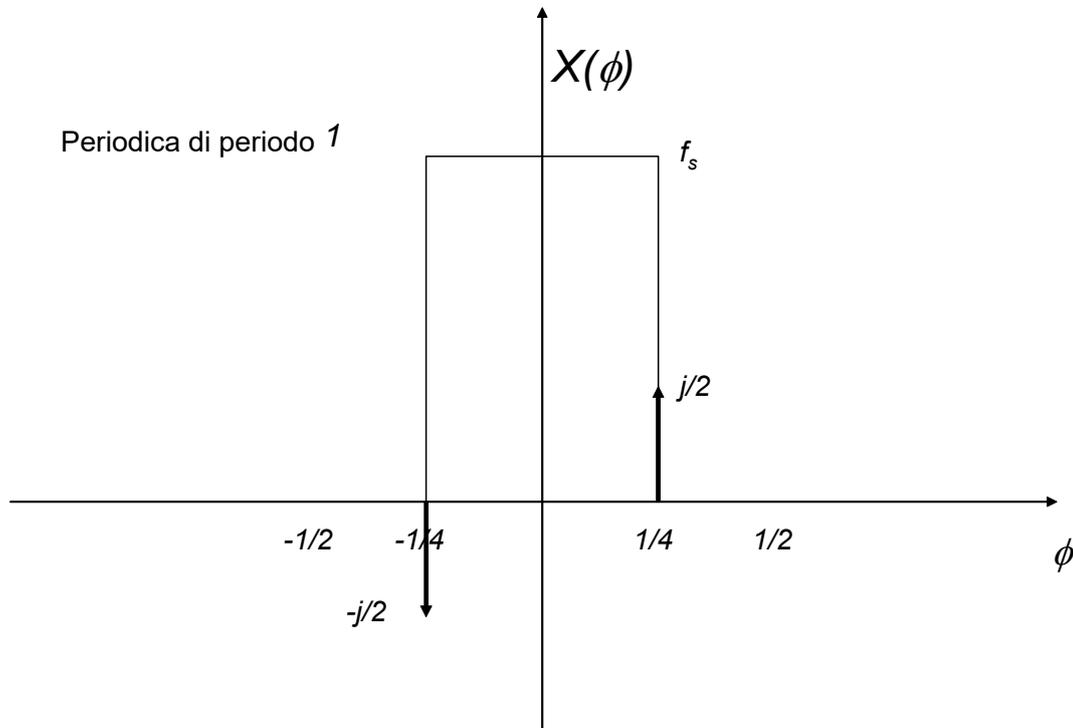
Campionando a passo $T = \frac{1}{f_s}$ si ottiene la sequenza x_n che ha la seguente trasformata periodica di periodo f_s :

$$\tilde{X}(f) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X\left(f - \frac{k}{T}\right) = f_s \sum_{k=-\infty}^{\infty} \text{rect}\left(\frac{2(f - kf_s)}{f_s}\right) - \frac{j}{2} \delta\left(f - kf_s - \frac{3}{4}f_s\right) + \frac{j}{2} \delta\left(f - kf_s + \frac{3}{4}f_s\right)$$

Il grafico della trasformata di x_n nell'intervallo $-\frac{f_s}{2} \leq f \leq \frac{f_s}{2}$ è dunque:



Passando alla frequenza normalizzata si ottiene il seguente grafico di $X(\phi)$ nell'intervallo $-\frac{1}{2} \leq \phi \leq \frac{1}{2}$



Si noti che passando dalla frequenza a quella normalizzata l'area degli impulsi è stata divisa per f_s in base alla nota proprietà di scalatura degli impulsi:

$$\delta(f) = \delta(f_s \phi) = \frac{1}{f_s} \delta(\phi)$$

b –La trasformata di Fourier del segnale tempo continuo ottenuto tramite filtro di ricostruzione ideale dal segnale $x_c(t)$ (campionato idealmente da $x(t)$) si ottiene moltiplicando $\tilde{X}(f)$ per un rettangolo di banda f_s e ampiezza $T = \frac{1}{f_s}$. Dunque la trasformata di Fourier del segnale ricostruito $y(t)$ ha la seguente espressione:

$$Y(f) = \text{rect}\left(\frac{2f}{f_s}\right) + \frac{j}{2} \delta\left(f - \frac{1}{4} f_s\right) - \frac{j}{2} \delta\left(f + \frac{1}{4} f_s\right)$$

Il segnale $y(t)$ si ottiene antitrasformando $Y(f)$:

$$y(t) = \frac{\sin \pi \frac{f_s}{2} t}{\pi t} - \frac{j}{2} \exp\left(-j\pi \frac{f_s}{2} t\right) + \frac{j}{2} \exp\left(j\pi \frac{f_s}{2} t\right) = \frac{\sin \pi \frac{f_s}{2} t}{\pi t} - \sin\left(\pi \frac{f_s}{2} t\right)$$

ESERCIZIO 3

a - La sequenza $x_n = A \cos\left(2\pi \frac{n}{50}\right)(u_n - u_{n-100})$ contiene 2 cicli esatti del coseno. La sua DFT avrà dunque la semplice espressione: $X_k = 50A\delta_{k-2} + 50A\delta_{k-98}$

b - L'energia della sequenza x_n si calcola immediatamente dalla relazione di Parseval che afferma:

$$E_x = \sum_{n=0}^{N-1} |x_n|^2 = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} |X_k|^2 = \frac{A^2}{100} (50^2 + 50^2) = 50A^2$$

c - La DFT della convoluzione circolare di 2 sequenze è data dal prodotto delle rispettive DFT. La sequenza $\cos\left(2\pi \frac{n}{100}\right)(u_n - u_{n-100})$ contiene un ciclo esatto del coseno. La sua DFT avrà dunque la semplice espressione: $50\delta_{k-1} + 50\delta_{k-99}$.

Moltiplicando le due DFT si ottiene una sequenza di 100 campioni nulli e dunque anche il segnale

$$y_n = x_n \otimes \cos\left(2\pi \frac{n}{100}\right)(u_n - u_{n-100}) \text{ sarà nullo.}$$

ESERCIZIO 4

a - La potenza di un processo casuale è uguale al suo valore quadratico medio. Quindi:

$$P_x = E[|x(t)|^2] = \sigma_x^2 + |m_x|^2 \text{ sia per il processo continuo che per quello discreto.}$$

L'autocovarianza del processo continuo si ricava immediatamente dalla definizione di coefficiente di correlazione:

$$\rho_x(\tau) = \frac{C_x(\tau)}{\sigma_x^2}$$

da cui si ottiene:

$$C_x(\tau) = \sigma_x^2 \rho_x(\tau) = \sigma_x^2 T \frac{\sin(\pi \tau / T)}{\pi \tau}$$

L'autocovarianza del processo discreto si ottiene campionando quella del processo continuo a passo T, ottenendo:

$$C_x[m] = \sigma_x^2 T \frac{\sin(\pi m T / T)}{\pi m T} = \sigma_x^2 \delta_m$$

Conseguentemente l'autocorrelazione del processo discreto ha la seguente espressione:

$$R_x[m] = \sigma_x^2 \delta_m + |m_x|^2$$

b - L'autocorrelazione dell'uscita è data da:

$$\begin{aligned} R_y[m] &= R_x[m] * h_m * h_{-m} = (\sigma_x^2 \delta_m + |m_x|^2) * \left(\frac{1}{16} \delta_{m+2} - \frac{1}{4} \delta_{m+1} + \frac{3}{8} \delta_m - \frac{1}{4} \delta_{m-1} + \frac{1}{16} \delta_{m-2} \right) = \\ &= \sigma_x^2 \left(\frac{1}{16} \delta_{m+2} - \frac{1}{4} \delta_{m+1} + \frac{3}{8} \delta_m - \frac{1}{4} \delta_{m-1} + \frac{1}{16} \delta_{m-2} \right) \end{aligned}$$

La densità spettrale di potenza è data dalla trasformata di Fourier dell'autocorrelazione e vale:

$$S_y(\phi) = \sigma_x^2 \left(\frac{1}{8} \cos(4\pi\phi) - \frac{1}{2} \cos(2\pi\phi) + \frac{3}{8} \right)$$