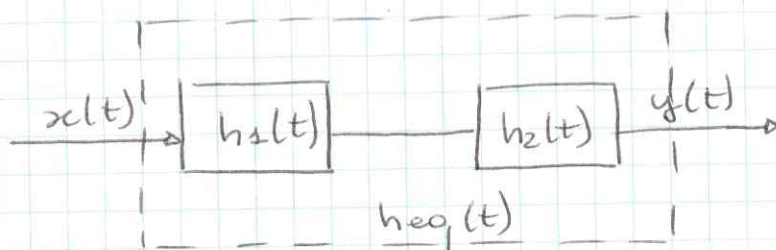


Es. 1 - Siano dati 2 sistemi LTI in serie.

Il primo è caratterizzato da una risposta impulsiva $h_1(t) = 2e^{it} \left(\frac{t-1}{2} \right)$, il secondo da $h_2(t) = 2e^{it} \left(\frac{t+1}{2} \right) - 2e^{it} \left(\frac{t-1}{2} \right) + \delta(t-3)$.

- 1) si calcolino la risposta in freq. $H_{eq}(f)$ e le risposte impulsive $h_{eq}(t)$ equivalenti dell'intero sistema.
- 2) si faccia il grafico di $h_{eq}(t)$.
- 3) si calcoli l'uscita del sistema corrispondente al segnale di ingresso $x(t) = 3\cos(2\pi t + \theta_0) + 4\sin(12\pi t)$

1)



$$h_{eq}(t) = h_1(t) \otimes h_2(t), \quad \text{da cui}$$

$$H_{eq}(f) = H_1(f) H_2(f)$$

$$H_1(f) = \mathcal{F}[h_1(t)] = 2 \operatorname{sinc}(2f) e^{-j2\pi f}$$

$$H_2(f) = \mathcal{F}[h_2(t)] = 2 \operatorname{sinc}(2f) e^{j2\pi f} - 2 \operatorname{sinc}(2f) e^{-j2\pi f} + e^{-j6\pi f}$$

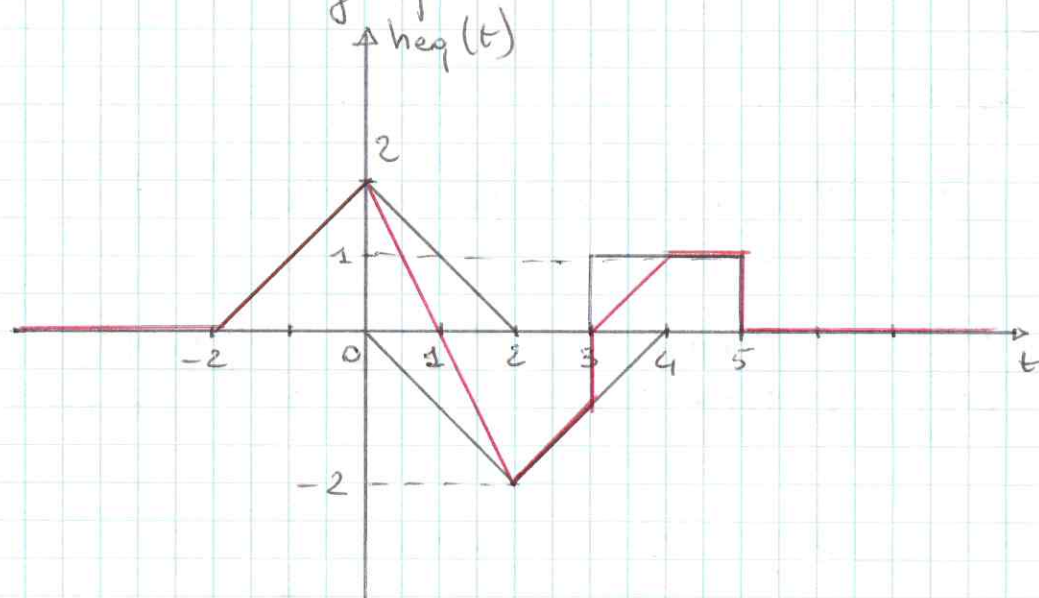
$$H_{eq}(f) = 4 \operatorname{sinc}^2(2f) - 4 \operatorname{sinc}^2(2f) e^{-j4\pi f} + 2 \operatorname{sinc}(2f) e^{-j8\pi f}$$

Per ricavare $h_{eq}(t)$ antitrasformiamo:

$$h_{eq}(t) = \mathcal{F}^{-1} [H_{eq}(f)] =$$

$$= 2 \operatorname{tr}\left(\frac{t}{4}\right) - 2 \operatorname{tr}\left(\frac{t-2}{4}\right) + \operatorname{rect}\left(\frac{t-4}{2}\right)$$

2) Facciamo il grafico



3) $x(t) = 3 \cos(2\pi t + \theta_0) + 4 \sin(12\pi t)$

\uparrow
 $f_0 = 1 \text{ Hz}$

\uparrow
 $f_1 = 6 \text{ Hz}$

E' noto che:

$$y(t) = 3 |H(1)| \cos(2\pi t + \theta_0 + \angle H(1))$$

$$+ 4 |H(6)| \sin(12\pi t + \angle H(6))$$

Dobbiamo calcolare $H(1)$ e $H(6)$. Poiché $\operatorname{sinc}(2f)$ è nullo sia per f_0 che per f_1 , $y(t) = 0$.

Es. 2 - Se è data la seguente equaz. alle differenze:

$$y(n) - 0.7y(n-1) + 0.1y(n-2) = x(n) + x(n-1)$$

- 1) Si trovano la risposta impulsiva e la risposta in frequenza del sistema causale.
- 2) Si trovi la risposta al gradino unitario $u(n)$.

1) Trasformiamo:

$$Y(z) - 0.7z^{-1}Y(z) + 0.1z^{-2}Y(z) = X(z) + z^{-1}X(z)$$

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{1+z^{-1}}{1-0.7z^{-1}+0.1z^{-2}} = \frac{z(z+1)}{z^2-0.7z+0.1}$$

Troviamo i poli. $z^2 - 0.7z + 0.1 = 0$

$$z_{1/2} = \frac{0.7 \pm \sqrt{0.7^2 - 0.4}}{2} \begin{matrix} 0.2 \\ 0.5 \end{matrix}$$

$$\Rightarrow H(z) = \frac{z(z+1)}{(z-0.2)(z-0.5)}$$

Frazione impropria

$$\frac{H(z)}{z} = \frac{A}{z-0.2} + \frac{B}{z-0.5}$$

$$A = \left. \frac{z+1}{z-0.5} \right|_{z=0.2} = -4$$

$$B = \left. \frac{z+1}{z-0.2} \right|_{z=0.5} = \frac{1.5}{0.3} = 5$$

$$H(z) = -\frac{4z}{z-0.2} + \frac{5z}{z-0.5}$$

Antitrasformiamo per ricavare $h(n)$ (il sistema è causale)

$$h(n) = -4(0.2)^n u(n) + 5(0.5)^n u(n)$$

$$2) Y(z) = \frac{z}{z-1}$$

$$\Rightarrow Y(z) = \frac{z^2(z+1)}{(z-0.2)(z-0.5)(z-1)}$$

Frazione impropria

$$\frac{Y(z)}{z} = \frac{A}{z-0.2} + \frac{B}{z-0.5} + \frac{C}{z-1}$$

$$A = \left. \frac{z(z+1)}{(z-0.5)(z-1)} \right|_{z=0.2} = 1$$

$$B = \left. \frac{z(z+1)}{(z-0.2)(z-1)} \right|_{z=0.5} = -5$$

$$C = \left. \frac{z(z+1)}{(z-0.2)(z-0.5)} \right|_{z=1} = 5$$

$$\Rightarrow Y(z) = \frac{z}{z-0.2} - \frac{5z}{z-0.5} + \frac{5z}{z-1}$$

Antitrasformiamo (sequenza causale)

$$y(n) = (0.2)^n u(n) - 5(0.5)^n u(n) + 5u(n)$$

Risposte in frequenza del sistema

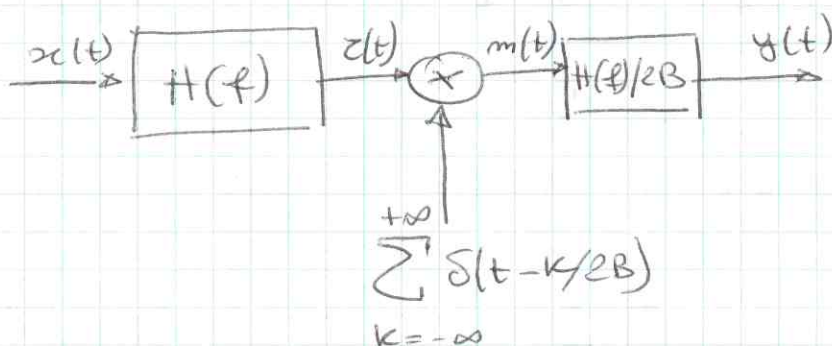
Il sistema converge per $|z| > 0.5$

La circonferenza di raggio unitario fa parte della zona di convergenza. Dunque $\bar{H}(f) = H(z)|_{z=e^{j2\pi fT}}$

$$\bar{H}(f) = \frac{e^{j2\pi fT} (e^{j2\pi fT} + 1)}{(e^{j2\pi fT} - 0.2)(e^{j2\pi fT} - 0.5)}$$

File B

Es. 1 - Sia dato il segnale $x(t) = 3e^{-3t}u(t)$ all'ingresso del sistema della figura seguente,



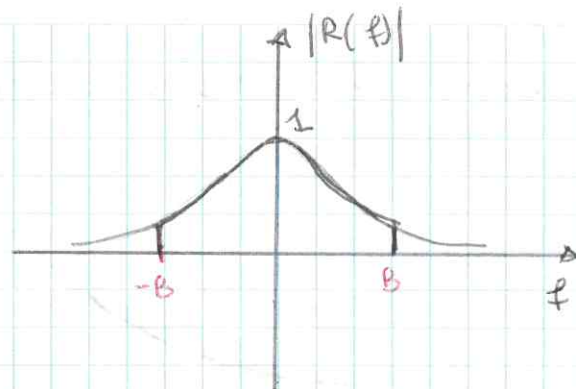
dove $H(f)$ è un filtro ideale passa-basso di banda B .

- 1) Si calcoli e si disegni il modulo dello spettro del segnale dopo il campionatore.
- 2) Si calcoli l'energia del segnale $z(t) = y(t) - z(t)$.

$$1) \quad H(f) = \text{rect}\left(\frac{f}{2B}\right) \quad X(f) = \frac{3}{3 + j2\pi f}$$

$$R(f) = X(f)H(f) = \frac{3}{3 + j2\pi f} \text{rect}\left(\frac{f}{2B}\right)$$

$$|R(f)| = \frac{3}{\sqrt{9 + 4\pi^2 f^2}} \operatorname{rect}\left(\frac{f}{2B}\right)$$



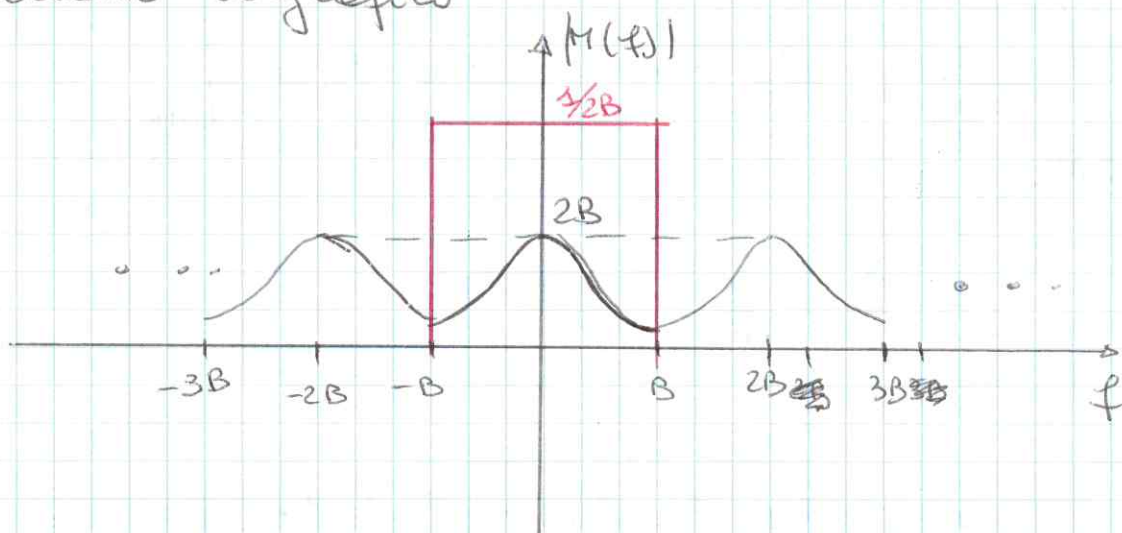
$$M(f) = 2B \sum_{n=-\infty}^{+\infty} R(f - 2nB)$$

Non c'è aliasing poiché la frequenza di campion. è la freq. di Nyquist $f_c = 2B$. Per cui

$$|M(f)| = 2B \sum_{n=-\infty}^{+\infty} |R(f - 2nB)| =$$

$$= 2B \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \frac{3}{\sqrt{9 + 4\pi^2 (f - 2nB)^2}} \operatorname{rect}\left(\frac{f - 2nB}{2B}\right)$$

Facciamo il grafico

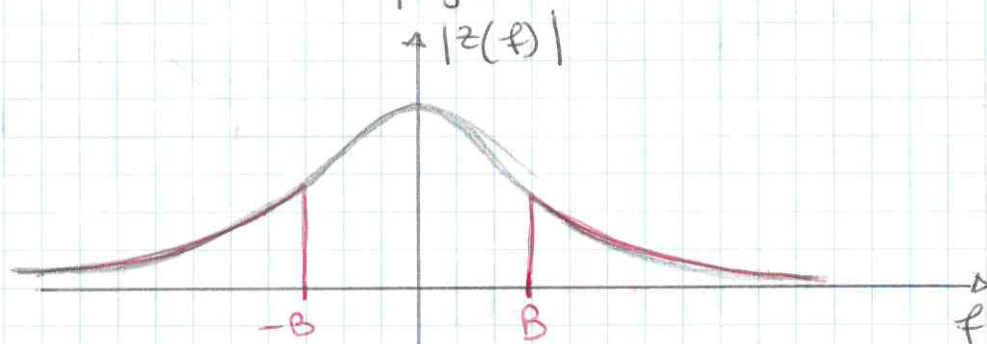


$$2) Y(f) = M(f) \frac{H(f)}{2B} = \frac{3}{3 + j2\pi f} \operatorname{rect}\left(\frac{f}{2B}\right) = R(f)$$

Si può osservare che

$$z(f) = Y(f) - R(f) = -\frac{3}{3 + j2\pi f} \left[u(f - B) + u(-f - B) \right]$$

come mostrato in figura.



Per calcolare l'energia di $z(t)$ possiamo utilizzare il teorema di Parseval.

$$E_z = \int_{-\infty}^{+\infty} |z(f)|^2 df = 2 \int_B^{+\infty} \frac{9}{9 + 4\pi^2 f^2} df$$

Facciamo il cambio di variabile $x = \frac{2\pi f}{3}$

$$E_z = 2 \int_{\frac{2\pi B}{3}}^{+\infty} \frac{1}{1+x^2} \frac{3}{2\pi} dx = \frac{3}{\pi} \operatorname{arctg} x \Big|_{\frac{2\pi B}{3}}^{+\infty}$$

$$= \frac{3}{2} - \frac{3}{\pi} \operatorname{arctg} \frac{2\pi B}{3}$$

Es. 2 Sia data la funzione di trasferimento del sistema causale

$$H(z) = \frac{\left(z - \frac{4}{5}\right)}{\left(z - \frac{1}{4}\right)\left(z + \frac{4}{5}\right)}$$

- 1) Si scrive l'equaz. alle differenze che caratterizza il sistema.
- 2) Si individuano le zone di convergenza e si scrive la risposta impulsiva.
- 3) Si scrive la risposta in freq. del sistema e si dice se è un passo-basso, passo-alto o passo-bande.

1) Da $H(z)$ si ricave

$$H(z) = \frac{z^{-1} - \frac{4}{5}z^{-2}}{1 + \frac{11}{20}z^{-1} - \frac{1}{5}z^{-2}}$$

$$\Rightarrow y(n) = -\frac{11}{20}y(n-1) + \frac{1}{5}y(n-2) + x(n-1) - \frac{4}{5}x(n-2)$$

2) la zona di convergenza del sistema causale è
 $|z| > \frac{4}{5}$

Poiché $H(z)$ è una frazione propria si può scrivere

$$H(z) = \frac{A}{z - \frac{1}{4}} + \frac{B}{z + \frac{4}{5}}$$

$$A = \frac{z - \frac{4}{5}}{z + \frac{4}{5}} \Big|_{z = \frac{1}{4}} = -\frac{11}{21}$$

$$B = \frac{z - \frac{4}{5}}{z - \frac{1}{4}} \Big|_{z = -\frac{4}{5}} = \frac{32}{21}$$

$$\Rightarrow h(n) = -\frac{11}{21} \left(-\frac{4}{5}\right)^{n-1} u(n-1) + \frac{32}{21} \left(\frac{1}{4}\right)^{n-1} u(n-1)$$

3) Poiché $|z|=1$ fa parte della zona di convergenza $\bar{H}(f) = H(z)|_{z=e^{j2\pi fT}}$

$$\bar{H}(f) = \frac{e^{j2\pi fT} - \frac{4}{5}}{(e^{j2\pi fT} - \frac{1}{4})(e^{j2\pi fT} + \frac{4}{5})}$$

Calcoliamone il modulo

$$\begin{aligned} |\bar{H}(f)| &= \frac{\sqrt{(\cos 2\pi fT - \frac{4}{5})^2 + \sin^2 2\pi fT}}{\sqrt{[(\cos 2\pi fT - \frac{1}{4})^2 + \sin^2 2\pi fT][(\cos 2\pi fT + \frac{4}{5})^2 + \sin^2 2\pi fT]}} \\ &= \frac{\sqrt{\frac{41}{25} - \frac{8}{5} \cos 2\pi fT}}{\sqrt{(\frac{17}{16} - \frac{1}{2} \cos 2\pi fT)(\frac{41}{25} + \frac{8}{5} \cos 2\pi fT)}} \end{aligned}$$

Poiché il polo più ^{lontano} vicino all'origine è a $f = \pm \frac{1}{2T}$ il sistema è un passa-alto.

Verifichiamolo:

$$|\bar{H}(0)| = \frac{4}{27\sqrt{3}}$$

$$|\bar{H}(\pm \frac{1}{4T})| = \frac{4}{\sqrt{17}}$$

$$|\bar{H}(\pm \frac{1}{2T})| = \frac{36}{5}$$

