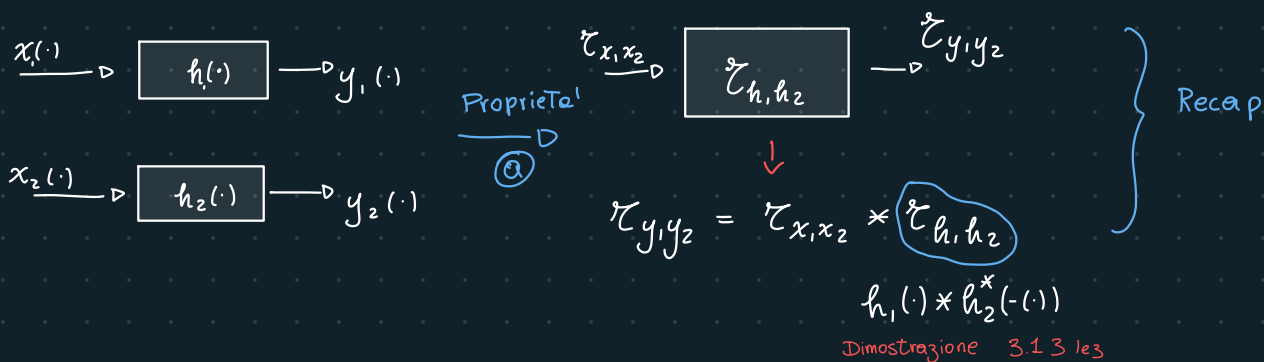


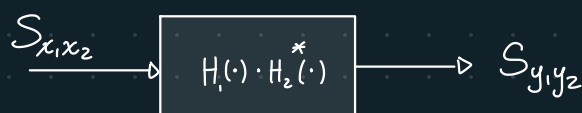


Legami input-output per le Densità Spettrali



1) $\mathcal{T}_{h_1, h_2}(\cdot) = h_1 * h_2^*(-\cdot)$

Equation: $\Rightarrow \mathcal{T}_{y_1, y_2} = [h_1 * h_2^*(-\cdot)] * \mathcal{T}_{x_1, x_2} \xLeftrightarrow{\text{F.T.}} S_{y_1, y_2} = [H_1(\cdot) \cdot H_2^*(\cdot)] \cdot S_{x_1, x_2}$

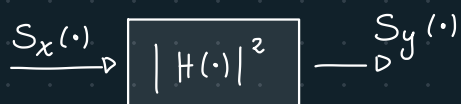


Caso particolare 1:



Equation: $\mathcal{T}_y(\cdot) = \mathcal{T}_h(\cdot) * \mathcal{T}_x(\cdot) \xLeftrightarrow{h(\cdot) * h^*(-\cdot)} S_y(\cdot) = \underbrace{[H(\cdot) \cdot H^*(\cdot)]}_{|H(\cdot)|^2} \cdot S_x(\cdot)$

Equation: $\Rightarrow \mathcal{T}_y(\cdot) = \mathcal{T}_h(\cdot) * \mathcal{T}_x(\cdot) \xLeftrightarrow{} S_y(\cdot) = |H(\cdot)|^2 \cdot S_x(\cdot)$



Caso particolare 2: Densità spettrali non mutue

$$H_1 = H_2 \Rightarrow H_1(\cdot) \cdot H_2^*(\cdot) = |H(\cdot)|^2$$

Quindi: $S_y(\cdot) = |H(\cdot)|^2 \cdot S_x(\cdot)$

Caso 3: Densità Spettrali mutue

Abbiamo $S_{xy}(\cdot) = \underbrace{S_x(\cdot)}_{\substack{\uparrow\downarrow \\ \mathcal{S}_x(\cdot)}} \cdot \underbrace{H^*(\cdot)}_{\substack{\uparrow\downarrow \\ h^*(-(\cdot))}}$ $\Leftrightarrow \mathcal{S}_{xy} = \mathcal{S}_x(\cdot) * h(\cdot) = \mathcal{S}_x(\cdot) * [h(\cdot) * h^*(-(\cdot))]$

Analogamente $\rightarrow S_{yx}(\cdot) = S_x(\cdot) \cdot H(\cdot)$

Esempio: Rumore termico

Il Rumore termico ha uno SPETTRO BIANCO: ha tutte le componenti spettrali aventi TUTTE LA STESSA AMPIEZZA

$$S_w(f) \approx \frac{kT}{2}$$

Costante di Boltzmann
Temperatura
Rumore

Densità Spettrale
del Rumore

Poniamo $\frac{kT}{2} = \frac{N_0}{2}$ per frequenze $< 10^{12} \text{ Hz}$
costante

↳ Tradotto per $f < 10^{12} \text{ Hz}$ lo spettro
È COSTANTE!

Se il Rumore ha Densità Spettrale del tipo S_w , quale sarà la funzione di Autocorrelazione del rumore bianco?

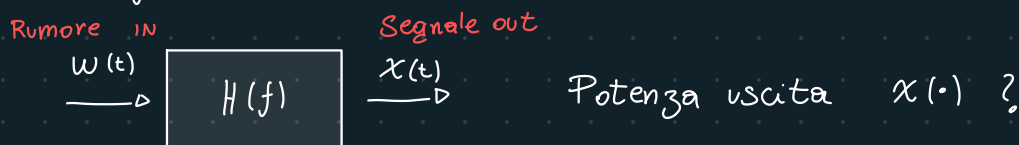
Sappiamo che $\mathcal{F}_x(\cdot) \Leftrightarrow S_x(\cdot) \Rightarrow S_w(f) \Leftrightarrow \mathcal{F}_w(\tau)$

Visto che lo spettro per $f < \frac{N_0}{2} = \text{const} \Rightarrow S_w(f) = A$ cost

quale è quel segnale che trasformato ci dà uno SPETTRO COSTANTE?

$$A \underset{\text{tempo}}{\mathcal{F}(t)} \Leftrightarrow A \underset{\text{Freq}}{\mathcal{F}(f)} \Rightarrow S_w(f) \Leftrightarrow \frac{N_0}{2} \mathcal{F}(t)$$

Come Calcolare la Potenza in uscita ad un sistema LTI avente una risposta in frequenza (come un filtro) $H(\cdot)$



Se in uscita abbiamo $x(t)$ allora:

$$S_x(f) = S_w |H(f)|^2 \Leftrightarrow \mathcal{F}_x(\tau) \quad \text{inoltre} \quad \mathcal{F}_x(0) = P_x$$

Quindi: Calcolare la potenza a partire dal rumore, $H(f)$ ed uscita

1. $S_x(f) = S_w |H(f)|^2$

2. $S_x(f) = S_w |H(f)|^2 \Leftrightarrow \mathcal{F}_x(\tau)$

3. $\tau = 0 \Rightarrow P_x = \mathcal{F}_x(\tau)$

→ Calcoliamo la Potenza del Rumore

$$1. S_x = |H(f)|^2 \cdot \overset{S_w}{\left(\frac{N_0}{2} \right)}$$

$$2. S_x = |H(f)|^2 \cdot \overset{S_w}{\left(\frac{N_0}{2} \right)} \iff \tau_x(\tau) = \int_{-\infty}^{+\infty} \frac{N_0}{2} \cdot |H(f)|^2 \cdot e^{j2\pi f\tau} df$$

$$3. \text{ Per } \tau=0 \rightarrow \tau_x(0) = \underbrace{\frac{N_0}{2} \int_{-\infty}^{+\infty} |H(f)|^2 df}_{\text{Potenza di } x} = P_x = \cancel{2} \cdot \frac{N_0}{\cancel{2}} \int_{\underset{0}{0}}^{+\infty} |H(f)|^2 df$$

⇒ Esprimiamo il tutto in termini di Banda equivalente di rumore:

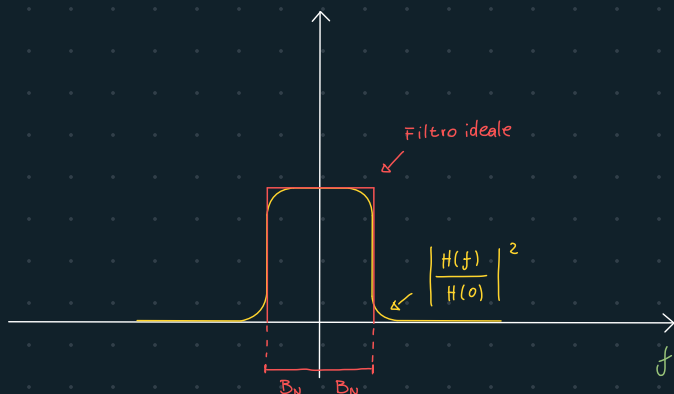
$$B_N = \int_0^{+\infty} \left| \frac{H(f)}{H(f_0)} \right|^2 df = \frac{1}{|H(f_0)|^2} \int_0^{+\infty} |H(f)|^2 df$$

$H(f_0)$ è H nel massimo
Inoltre $H(f_0)$ è cost

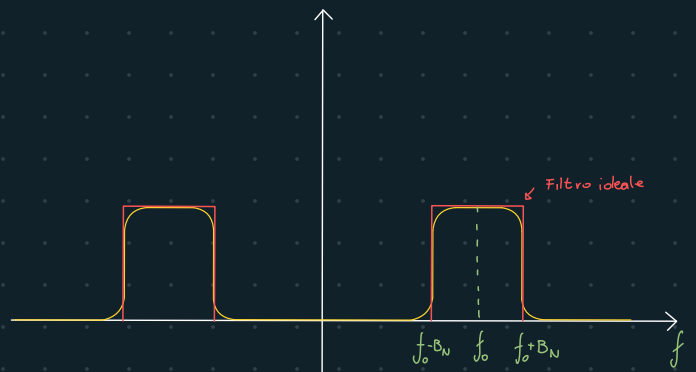
→ Possiamo scrivere la banda come:

$$P_x = N_0 \underbrace{\int_0^{+\infty} |H(f)|^2 df}_{B_N \cdot |H(f_0)|^2} = N_0 \cdot |H(f_0)|^2 \cdot B_N$$

Cosa vuol dire in pratica?
Sistemi passa Basso:



Sistemi Passa Alto



Banda equivalente di rumore a partire dalla risposta impulsiva

$$\text{Se } B_N = N_0 \int_0^{+\infty} |H(f)|^2 df$$

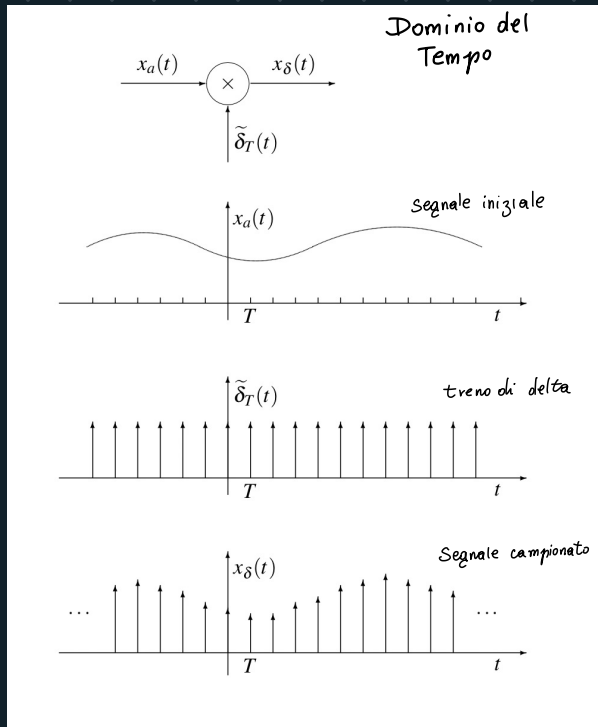
$$\text{e } H(f) \Longleftrightarrow h(t)$$

$$\Longmapsto H(f) = \int_{-\infty}^{+\infty} h(t) \cdot e^{-j2\pi f_0 t} dt$$

$$\Rightarrow 2 B_N = \frac{\int_{-\infty}^{+\infty} |h(t)|^2 dt}{\left| \int_{-\infty}^{+\infty} h(t) \cdot e^{-j2\pi f_0 t} dt \right|^2}$$

Banda eq di rumore
in termini di
risposta impulsiva

Campionamento dei Segnali



- Continuo

Periodo $f = \frac{1}{T}$

$$x_\delta(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \underbrace{x(kT) \cdot \delta(t - kT)}_{\substack{\text{Prop. delta} \\ x(t - kT) \cdot \delta(t - kT)}}$$

→ Il segnale continuo diventa una sequenza una volta campionato.

Siamo interessati a scoprire quando da una sequenza dei campioni è possibile ricostruire il segnale iniziale

Campionamento Ideale

Nel dominio della frequenza abbiamo

$$x_\delta(t) \xrightarrow{FT} \underbrace{\mathcal{F}_T[x(t)]}_{X_\delta(f)} = \frac{1}{T} \sum_{m=-\infty}^{+\infty} X(f - \frac{m}{T}) = \underbrace{f_c}_{\substack{\text{frequenza di} \\ \text{campionamento}}} \sum_{m=-\infty}^{+\infty} X(f - m f_c)$$

Condizione di NYQUIST

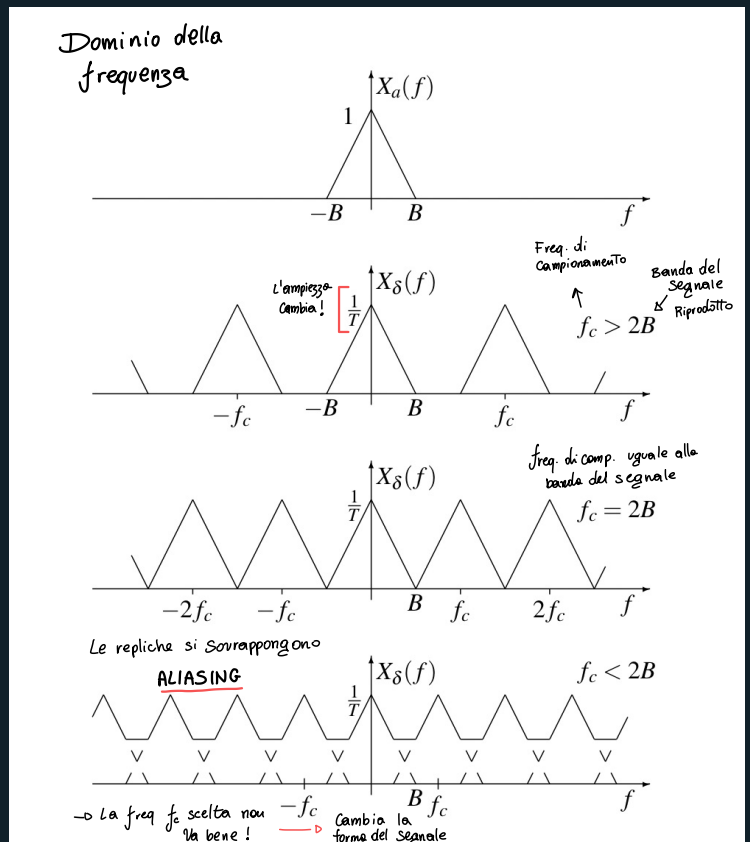
Affinché il segnale possa essere ricostruito a partire dalla sua versione campionata, dobbiamo avere:

$$f_c \geq 2B$$

Equivale a dire

$$\frac{1}{T} \geq 2B$$

→ Siccome T proviene dal campionamento, durante quella fase dobbiamo stare attenti a prendere un PERIODO DI CAMPIONAMENTO tale che, appunto $\frac{1}{T} \geq 2B$



Esercizio 1:

$$X(f) = \Delta\left(\frac{f}{2B}\right), \quad h(t) = -\frac{1}{2}\delta(t) + \delta\left(t - \frac{T}{2}\right) - \frac{1}{2}\delta(t-T) \quad \text{Calcolare } y(t) = ?$$

$$y(t) = x(t) * h(t) \xLeftrightarrow{\text{F.T.}} Y(f) = X(f) \cdot H(f)$$

Procedimento 1: $X(f) \Leftrightarrow x(t), \quad y(t) = x(t) * h(t)$

Passo 1:

$$A \Delta\left(\frac{f}{T}\right) \Leftrightarrow AT \operatorname{sinc}^2(fT) \Rightarrow A \Delta\left(\frac{f}{T}\right) \Leftrightarrow AT \operatorname{sinc}^2(tT)$$

$$\Rightarrow X(f) = \Delta\left(\frac{f}{2B}\right) \Leftrightarrow 2B \operatorname{sinc}^2(t2B) \quad x(t)$$

passo 2: $y(t) = x(t) * h(t) = 2B \operatorname{sinc}^2(t2B) * \left[-\frac{1}{2}\delta(t) + \delta\left(t - \frac{T}{2}\right) - \frac{1}{2}\delta(t-T)\right]$

ci ricordiamo delle prop della δ

$$\begin{cases} x(t) * \delta(t - T_0) = x(t - T_0) \\ x(A \cdot t) * \delta(t - T_0) = x[A(t - T_0)] \end{cases}$$

\Rightarrow Applichiamo le prop. $\Rightarrow y(t) = -B \operatorname{sinc}^2[2B \cdot (t-0)] + 2B \operatorname{sinc}^2\left[2B\left(t - \frac{T}{2}\right)\right] - B \operatorname{sinc}^2[2B(t-T)]$

$$= -B \operatorname{sinc}^2(2B) + 2B \operatorname{sinc}^2\left[2B\left(t - \frac{T}{2}\right)\right] - B \operatorname{sinc}^2[2B(t-T)]$$

Procedimento 2: $h(t) \Leftrightarrow H(f), \quad Y(f) = X(f) \cdot H(f), \quad Y(f) \Leftrightarrow y(t)$

Passo 1: Sappiamo che $A\delta(t) \Leftrightarrow A$, $x(t - T_0) \Leftrightarrow X(f) \cdot e^{j2\pi f T_0}$

$$h(t) \Leftrightarrow -\frac{1}{2} + 1 \cdot e^{j2\pi f \frac{T}{2}} - \frac{1}{2} \cdot 1 \cdot e^{-j2\pi f T} = H(f)$$

$$\Rightarrow Y(f) = \Delta\left(\frac{f}{2B}\right) \cdot \left[-\frac{1}{2} + e^{j\pi f T} - \frac{1}{2} e^{-j2\pi f T}\right] = -\frac{1}{2} \Delta\left(\frac{f}{2B}\right) + \Delta\left(\frac{f}{2B}\right) e^{j\pi f T} - \frac{1}{2} \Delta\left(\frac{f}{2B}\right) e^{-j2\pi f T}$$

Sappiamo che

$$X(f) \cdot e^{-j2\pi f T_0} \Leftrightarrow x(t - T_0)$$

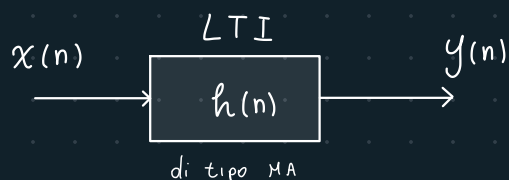
$$-\frac{1}{2} 2B \operatorname{sinc}^2[2B(t-0)]$$

$$-\frac{1}{2} 2B \operatorname{sinc}^2[2B(t-T)]$$

$$A \Delta\left(\frac{f}{T}\right) \Leftrightarrow A \cdot T \operatorname{sinc}^2(t \cdot T)$$

Quindi: $y(t) = -B \operatorname{sinc}^2[2Bt] + 2B \operatorname{sinc}^2\left[2B\left(t - \frac{T}{2}\right)\right] - B \operatorname{sinc}^2[2B(t-T)]$

Esercizio 2:



$$y(n) = 0.7x(n) + 0.2x(n-1) + ax(n-2)$$

Q: trovare il valore di a per cui si annulla il guadagno in continua

$$\rightarrow H(0) = 0$$

Passaggio 1:

$$Y(v) = 0.7X(v) + 0.2X(v) \cdot e^{-j2\pi v} + aX(v) \cdot e^{-j2\pi v 2}$$

$$\text{Siccome } Y(v) = H(v) \cdot X(v) \Rightarrow H(v) = \frac{Y(v)}{X(v)}$$

$$\Rightarrow H(v) = \frac{0.7\cancel{X(v)} + 0.2\cancel{X(v)}e^{-j2\pi v} + a\cancel{X(v)}e^{-j2\pi v 2}}{\cancel{X(v)}} = \frac{7}{10} + \frac{2}{10}e^{-j2\pi v} + ae^{-j4\pi v}$$

Dove si annulla il guadagno equivale a chiederci: $H(0) = 0$ per quali valori di a ?

$$\Rightarrow H(0) = \frac{7}{10} + \frac{2}{10} + a = 0 \Rightarrow a = -\left(\frac{7}{10} + \frac{2}{10}\right) = a = -\frac{9}{10}$$

Q₂: Calcolare il modulo di $H(v)$

$$\rightarrow |H(v)| = \sqrt{|H(v)|^2} = \sqrt{H(v) \cdot H(v)^*}$$

Step 1:

$$H(v) \cdot H(v)^* = \underbrace{\left(\frac{7}{10} + \frac{2}{10}e^{-j2\pi v} + ae^{-j4\pi v}\right)}_{H(v)} \cdot \underbrace{\left(0.7 + \frac{2}{10}e^{j2\pi v} + ae^{j4\pi v}\right)}_{H^*(v)}$$

$$= \frac{49}{100} + \frac{14}{10}e^{j2\pi v} + \frac{7}{10}ae^{j4\pi v} + \frac{14}{10}e^{-j2\pi v} + \frac{4}{100} + \frac{2}{10}ae^{j2\pi v} + \frac{7}{10}ae^{-j2\pi v} + \frac{2}{10}ae^{j2\pi v} + \frac{2}{10}ae^{-j2\pi v} + a^2$$

Termini noti

$$= \left(\frac{53}{10} + a^2\right) + \left(\frac{14}{10}e^{j2\pi v} + \frac{14}{10}e^{-j2\pi v}\right) + \left(\frac{7}{10}ae^{j4\pi v} + \frac{7}{10}ae^{-j4\pi v}\right) + \left(\frac{2}{10}ae^{j2\pi v} + \frac{2}{10}ae^{-j2\pi v}\right)$$

$$\rightarrow \text{Trasformiamo in cos: } \frac{14}{10} \left[\cos(2\pi v) + j\sin(2\pi v) + \cos(2\pi v) - j\sin(2\pi v) \right] = \frac{14}{10} \cdot 2 \cos(2\pi v)$$

$$= \left(\frac{53}{10} + a^2\right) + \frac{14}{5} \cos(2\pi v) + \frac{7}{5}a \cos(2\pi v) + \frac{2}{5}a \cos(2\pi v)$$

$$\Rightarrow |H(v)| = \sqrt{\left(\frac{53}{10} + a^2\right) + \frac{14}{5} \cos(2\pi v) + \frac{7}{5}a \cos(2\pi v) + \frac{2}{5}a \cos(2\pi v)}$$

