

PROBLEMA 1

Quadro dati e note

Segnale: impulso rettangolare, ampiezza V_p da misurare, durata $T_p = 50 \mu s$

Rumore: bianco a banda larga. Limite di banda dato da un polo semplice con costante di tempo $T_h = 50 ns$ (cioè un polo a frequenza $f_h \approx 3,2 MHz$)

$$\sqrt{S_{V,u}} = 50 nV / \sqrt{Hz} \text{ unilatera}$$

f_s frequenza di campionamento da scegliere; $T_s = 1/f_s$ intervallo tra i campioni

(A) FILTRO OTTIMO

Con rumore bianco: la funzione peso ottima ha forma eguale al segnale

$$w_{op}(t) = \frac{1}{T_p} \text{ per } 0 < t < T_p$$

In uscita:

segnale $s_y = V_p$ rumore $\sqrt{n_{y,op}^2} = \frac{\sqrt{S_{V,u}}}{\sqrt{2T_p}}$ rapporto $\left(\frac{S}{N}\right)_{op} = \frac{V_p}{\sqrt{S_{V,u}}} \sqrt{2T_p}$

ampiezza minima misurabile $V_{Pmin,op} = \sqrt{n_{y,op}^2} = \frac{\sqrt{S_{V,u}}}{\sqrt{2T_p}} = 5 \mu V$

Prima del filtraggio:

segnale $s_y = V_p$ rumore $\sqrt{n_x^2} = \frac{\sqrt{S_{V,u}}}{\sqrt{4T_h}}$ rapporto $\left(\frac{S}{N}\right)_x = \frac{V_p}{\sqrt{S_{V,u}}} \sqrt{4T_h}$

Dunque il filtro ottimo migliora il S/N del fattore

$$\sqrt{\frac{n_x^2}{n_{y,op}^2}} = \sqrt{\frac{T_p}{2T_h}} = \sqrt{500} \approx 22,4$$

Il filtraggio ottimo è realizzabile in pratica con un Gated Integrator GI.

(B) FILTRAGGIO DI CAMPIONI DISCRETI IN TEMPO

Suddividiamo T_p in N intervalli di tempo di durata T_s

$$N = \frac{T_p}{T_s}$$

Campioniamo al centro di ogni T_s e facciamo la somma dei campioni T_p in luogo della integrazione continua sul tempo T_p . Diamo peso $1/N$ a ogni campione per avere funzione peso normalizzata a 1 per la continua.

Con campioni di rumore incorrelati si ha in uscita

segnale $s_y = V_P$ rumore $\sqrt{\overline{n_{y,s}^2}} = \frac{\sqrt{\overline{n_x^2}}}{\sqrt{N}} = \frac{1}{\sqrt{N}} \frac{\sqrt{S_{V,u}}}{\sqrt{4T_h}}$ rapporto $\left(\frac{S}{N}\right)_s = V_P \frac{\sqrt{4T_h}}{\sqrt{S_{V,u}}} \sqrt{N}$

ovvero mettendo in evidenza la frequenza di campionamento $f_s = 1/T_s$

$$\left(\frac{S}{N}\right)_s = V_P \frac{\sqrt{4T_h}}{\sqrt{S_{V,u}}} \sqrt{f_s T_P} = V_P \frac{\sqrt{4T_h}}{\sqrt{S_{V,u}}} \sqrt{\frac{T_P}{T_s}}$$

Vediamo che il S/N migliora al crescere della frequenza di campionamento f_s e potremmo pensare di ottenere un risultato migliore di quello del filtraggio continuo usando f_s abbastanza elevata da avere

$$f_s T_P > \frac{T_P}{2T_h} \quad \text{e cioè utilizzando} \quad T_s < 2T_h$$

Questa deduzione è sbagliata, perchè in queste condizioni la formula utilizzata non è corretta in quanto non è più vero che i campioni di rumore sono incorrelati.

(C) SCELTA DELLA FREQUENZA DI CAMPIONAMENTO BASANDOSI SU APPROSSIMAZIONE TRIANGOLARE DELLA AUTOCORRELAZIONE DEL RUMORE

Il rumore in uscita da un filtro si calcola utilizzando le funzioni di autocorrelazione del filtro $k_{ww}(\tau)$ e del rumore $R_{nn}(\tau)$

$$\overline{n_y^2} = \int_{-\infty}^{\infty} k_{ww}(\tau) R_{nn}(\tau) d\tau$$

La funzione peso del filtraggio con campionamento e somma di campioni è una sequenza di $\delta(\tau)$ con peso $1/N$ spaziate di T_s su tutto l'intervallo T_P . La sua autocorrelazione $k_{ww}(\tau)$ è una sequenza di $\delta(\tau)$ estesa su tutto l'intervallo $-T_P < \tau < T_P$ con spaziatura T_s e peso digradante linearmente da $1/N$ per la $\delta(\tau)$ centrale fino a 0 per le δ estreme.

L'autocorrelazione del rumore a larga banda limitato da un filtraggio con polo semplice a costante di tempo $T_h = 50\text{ns}$ (cioè un polo a frequenza $f_h \approx 3,2\text{MHz}$) ha forma eguale alla autocorrelazione di questo filtraggio passabasso. La approssimiamo con una autocorrelazione di forma triangolare $R_{nn,a}(\tau)$ avente i parametri principali eguali a quelli della autocorrelazione vera $R_{nn}(\tau)$:

- valore massimo = $\overline{n_x^2}$ rumore in ingresso
- larghezza a metà altezza $2T_n$ (T_n è detto tempo di autocorrelazione del rumore) tale che l'area della autocorrelazione eguaglia la densità spettrale (bilatera)

$$\overline{n_x^2} \cdot 2T_n = S_{V,b} = \frac{S_{V,u}}{2}$$

Ricordando che

$$\overline{n_x^2} = \frac{S_{V,u}}{4T_h}$$

vediamo che il tempo di autocorrelazione T_n è uguale alla costante di tempo del polo T_h

$$T_n = T_h$$

Con l'approssimazione a triangolo si considera che sia

$$R_{m,a}(T_s) = 0 \quad \text{per } T_s \geq 2T_n = 2T_h$$

e si deduce quindi che la massima frequenza di campionamento per cui non si ha correlazione tra i campioni di rumore corrisponde al minimo intervallo di campionamento $T_{s,\min}$

$$T_{s,\min} = 2T_n$$

utilizzando questo $T_{s,\min}$ otteniamo

$$\overline{n_{y,ap}^2} = \int_{-\infty}^{\infty} k_{ww}(\tau) R_{m,a}(\tau) d\tau = \overline{n_x^2} \cdot \frac{1}{N}$$

e cioè

$$\overline{n_{y,ap}^2} = \overline{n_x^2} \cdot \frac{2T_n}{T_p} = \frac{S_{V,u}}{2T_p} = \overline{n_{y,op}^2}$$

Dunque utilizzando $T_{s,\min} = 2T_n$ il rumore risulta eguale a quello del filtro ottimo. Anche il segnale in uscita è eguale e quindi otteniamo S/N eguale all'ottimo.

Si verifica facilmente che diminuendo ulteriormente l'intervallo di campionamento T_s il rumore rimane costante al livello qui valutato.

In conclusione, usando l'approssimazione triangolare si trova che per arrivare a un risultato equivalente al filtro ottimo è sufficiente alzare la frequenza di campionamento f_s fino al limite dato dal tempo di autocorrelazione

$$f_{s,\max} = \frac{1}{2T_n}$$

(D) REVISIONE CRITICA DEL RISULTATO APPROSSIMATO TENENDO CONTO DELLA VERA FUNZIONE DI AUTOCORRELAZIONE DEL RUMORE

D1 – Valutazione qualitativa

La stima del rumore effettuata con approssimazione triangolare della funzione di autocorrelazione è chiaramente ottimistica. Infatti la funzione di autocorrelazione vera del rumore non si annulla per $|\tau| \geq 2T_n$, ma prosegue positiva. Pertanto nel calcolo del rumore si aggiungono altri termini positivi dovuti ad altre δ della $k_{ww}(\tau)$ oltre a quello della δ centrale

$$\overline{n_y^2} = \int_{-\infty}^{\infty} k_{ww}(\tau) R_{m}(\tau) d\tau = \overline{n_x^2} \cdot \frac{1}{N} + \text{altri contributi}$$

In particolare utilizzando la frequenza di campionamento vista $f_{s,\max} = 1/2T_n$ il rumore ottenuto è maggiore di quello ottenuto con il filtro ottimo e quindi il S/N è peggiore.

D2 – Valutazione quantitativa

Sappiamo che con limitazione di banda dovuta a un filtraggio passabasso con un polo semplice, la funzione di autocorrelazione del rumore è

$$R_{m}(\tau) = \overline{n_x^2} \exp\left(-\left|\frac{\tau}{T_h}\right|\right) = \overline{n_x^2} \exp\left(-\left|\frac{\tau}{T_n}\right|\right)$$

Considerando significativi per il calcolo del rumore i valori di R_{nn} fino a $1/100$ del massimo, la parte significativa di R_{nn} è contenuta nell'intervallo

$$|\tau| < 5T_n$$

e poichè

$$5T_n \ll T_p$$

con buona approssimazione il peso delle δ della k_{ww} contenute in questo intervallo può essere considerato costante ed eguale a quello $1/N$ della δ centrale.

Calcoliamo ora con la vera R_{nn} il rumore ottenuto con campionamento a frequenza $f_{s,\max} = 1/2T_n$, tenendo conto che le δ della k_{ww} sono a: $\tau=0$, $\tau = \pm 2T_n$, $\tau = \pm 4T_n$, $\tau = \pm 6T_n$

$$\overline{n_y^2} = \int_{-\infty}^{\infty} k_{ww}(\tau) R_{nn}(\tau) d\tau = \overline{n_x^2} \cdot \frac{1}{N} + \overline{n_x^2} e^{-2} \cdot \frac{2}{N} + \overline{n_x^2} e^{-4} \cdot \frac{2}{N} + \overline{n_x^2} e^{-6} \cdot \frac{2}{N} \dots$$

Pertanto risulta

$$\begin{aligned} \overline{n_y^2} &= \frac{\overline{n_x^2}}{N} [1 + 2e^{-2} + 2e^{-4} + \dots] = \frac{\overline{n_x^2}}{N} \{2[1 + e^{-2} + e^{-4} + \dots] - 1\} = \\ &= \frac{\overline{n_x^2}}{N} \left\{ \frac{2}{1 - e^{-2}} - 1 \right\} = \frac{\overline{n_x^2}}{N} \cdot \frac{1 + e^{-2}}{1 - e^{-2}} \end{aligned}$$

Si conclude che questo rumore risulta notevolmente maggiore di quello dato dal filtro ottimo

$$\overline{n_y^2} = 2,16 \cdot \frac{\overline{n_x^2}}{N} = 2,16 \cdot \overline{n_x^2} \cdot \frac{2T_n}{T_p} = 2,16 \cdot \frac{S_{V,u}}{2T_p} = 2,16 \cdot \overline{n_{y,op}^2}$$

Si può verificare che con il filtro a media di campioni si avvicina progressivamente il risultato del filtro ottimo aumentando la frequenza di campionamento, cioè diminuendo l'intervallo di campionamento T_s fino a renderlo piccolo rispetto a T_n . Il calcolo si può svolgere agevolmente procedendo in modo analogo a quanto sopra delineato.