

21/06/2010 | P1

QUADRO DEI DATI

$$C_S = 400 \text{ pF}$$

$$A_q = 10 \text{ pC/N}$$

$$S_v^{1/2} = 12 \text{ mV}/\sqrt{\text{Hz}}$$

$$S_i^{1/2} = 0,01 \text{ pA}/\sqrt{\text{Hz}}$$

$$f_c = 100 \text{ Hz}$$

$$f_{pa} = 20 \text{ MHz}$$

$$T_A = 10 \text{ ms}$$

a) Filtro passivo ottimo

i) - Forze applicate



ii) - Segnale sul sensore

$$V_S = \frac{Q}{C_S} 1(t)$$



- Rumore

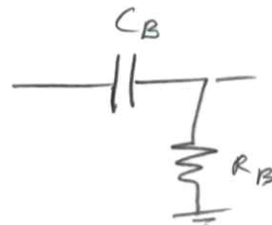
$$S_S = S_V + \frac{S_i}{\omega^2 C^2}$$

$$T_{nc} = \frac{S_V^{1/2} C_S}{S_i^{1/2}} = 480 \mu s$$

$$f_{nc} = \frac{1}{2\pi T_{nc}} = 332 \text{ Hz}$$

Filtro sbiancanti

$$H_B = \frac{j\omega T_{nc}}{1 + j\omega T_{nc}}$$



$$C_B R_B = T_{nc}$$

• In uscita del filtro sbiancanti

segnale $V_B = 1(t) \frac{Q}{C_S} e^{-t/T_{nc}}$



rumore $S_B = S_V$

• Filtro adattato (matched filter)

$$W_M(\tau) = \frac{1}{T_{nc}} e^{-\tau/T_{nc}} \propto V_B(\tau)$$

In uscita del filtro adattato

$$\begin{aligned} V_M &= \int_{-\infty}^{\infty} V_B(\tau) W_M(\tau) d\tau = \\ &= \frac{Q}{C_S} \frac{1}{T_{nc}} \int_0^{\infty} e^{-2\tau/T_{nc}} d\tau = \frac{Q}{2C_S} \end{aligned}$$

Rumore

$$\sqrt{V_{n,opt}^2} = \frac{S_V^{1/2}}{\sqrt{4T_{nc}}} = 0,27 \mu V$$

21/06/2010

P1-2

$$V_{n, \min} = \frac{Q_{m, \text{opt}}}{2 C_S} = \sqrt{v_{n, \text{opt}}^2}$$

$$Q_{m, \text{opt}} = 2 C_S \sqrt{v_{n, \text{opt}}^2} = 2,16 \cdot 10^{-16} \text{ C}$$

$$= 2,16 \cdot 10^{-9} \text{ pC}$$

e quindi

$$F_{m, \text{opt}} = \frac{Q_{m, \text{opt}}}{A_q} = 21,6 \text{ pN}$$

(in termini di forza peso $\approx 2,2 \text{ pF}$)

b) Approssimazione del filtro ottimo con filtro a parametri costanti

- Esaminando le f. peso del filtro ottimo (in tempo e/o in frequenza) si vede che si può approssimare con un filtro passabasso

- Utilizziamo un passabasso a 1 polo semplice

$$H = \frac{1}{1 + j\omega T_F}$$

$$h(t) = \frac{1}{T_F} e^{-t/T_F} \longrightarrow w_F(\tau) = \frac{1}{T_F} e^{-\tau/T_F} 1(-\tau)$$

Il segnale in uscita è dato dalla convoluzione

$$u(t) = \frac{Q}{C_S} e^{-t/T_{nc}} * \frac{1}{T_F} e^{-t/T_F}$$

e il rumore è

$$\sqrt{v_n^2} = \frac{S_v^{1/2}}{\sqrt{4 T_F}}$$

21/06/2010

PI-3-

- Scegliamo T_F considerando gli effetti sui
spuri e rumore

- $T_F \ll T_{nc}$ NON va bene, il rumore è elevato

esempio: scelta di T_F

$$\sqrt{\frac{N_n^2}{N_{n,opt}^2}} = \sqrt{\frac{T_{nc}}{T_F}} \gg 1$$

anche se il picco del segnale è $\approx \frac{Q}{C_S} > \frac{Q}{2C_S}$

- $T_F \gg T_{nc}$ NON va bene, il rumore è ridotto

esempio: scelta di T_F

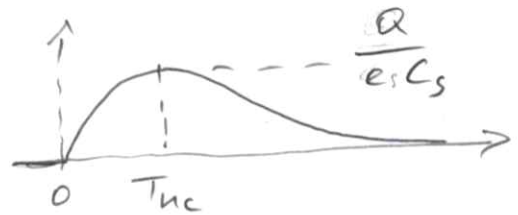
$$\sqrt{\frac{N_n^2}{N_{n,opt}^2}} = \sqrt{\frac{T_{nc}}{T_F}} \ll 1$$

ma il picco del segnale anche più ridotto

$$\frac{Q}{C_S} \frac{T_{nc}}{T_F} \ll \frac{Q}{2C_S}$$

- Scegliamo $T_F = T_{nc}$

$$u(t) = \frac{Q}{C_S} \frac{t}{T_{nc}} e^{-t/T_{nc}}$$



$$\sqrt{N_n^2} = \frac{S_V^{1/2}}{\sqrt{4T_{nc}}} = \sqrt{N_{n,opt}^2}$$

$$\max[u(t)] = u(T_{nc}) = \frac{Q}{e C_S}$$

$$S/N = 1 \text{ pu}$$

$$\frac{Q_{in}}{e C_S} = \sqrt{N_n^2} = \sqrt{N_{n,opt}^2}$$

21/06/2010

P1-4

$$Q_{m,op} = e C_s \sqrt{v_n^2} = e C_s \sqrt{v_{n,opt}^2} = 2,93 \cdot 10^{-4} \text{ pC}$$

che al confronto con l'ottimo risulta

$$Q_m = \frac{e}{2} Q_{m,op} = 1,36 Q_{m,op}$$

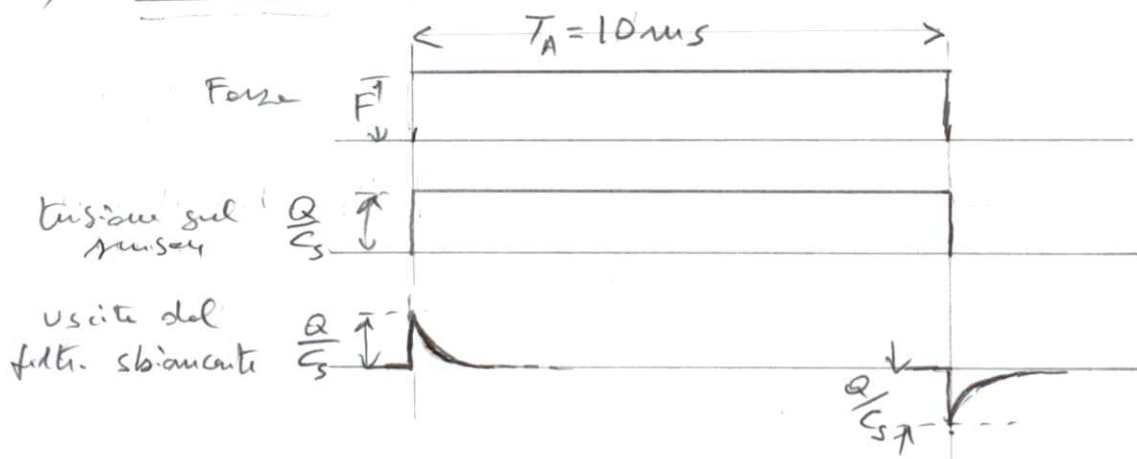
cioè peggiori del 36% -

Lei... minimi forze misurabili risulta quindi

$$F_m = 1,36 F_{m,op} = 29,4 \text{ pN}$$

(ovvero in peso 2,94 pfg)

c) Forze applicate per 10 ms e poi tolte



Il filtri sbiancanti non cambia

ma il segnale di uscite ha un secondo impulso esponenziale alla fine di T_A , con polarità negativa

Le funzioni $w_m(\tau)$ ha ora queste forme -

Si ottiene usando i filtri descritti in (a) e (b), ma eseguendo dopo la misura del primo impulso (come detto in (a) e (b)) anche una misura del secondo impulso e sottraendo la seconda misura dalla prima. Nota: il rumore nelle due misure è correlato

27/06/2010

P1-5-

- il segnale misurato redoppia!!

- il rumore (velocità efficace) aumenta di $\sqrt{2}$

Quindi

$\left(\frac{S}{N}\right)$ aumenta $\times \sqrt{2}$

Q_m si riduce $\times \sqrt{2}$

F_m si riduce $\times \sqrt{2}$

(a) Filtraggio ottimo

$$Q'_{m,opt} = 1,53 \cdot 10^{-4} \text{ pC}$$

$$F'_{m,opt} = 15,3 \text{ } \mu\text{N}$$

(b) Filtraggio passabasso

$$T_F = T_{nc}$$

$$Q'_m = 2,07 \cdot 10^{-4} \text{ pC}$$

$$F'_m = 20,7 \text{ } \mu\text{N}$$

(d) Rumore $1/f$ in corrente.

$$S'_i = S_i + \frac{K}{f} = S_i + S_i f_c \frac{1}{f}$$

Esaminiamo il filtraggio che subisce il rumore di corrente sotto per studio $1/f$

• azione delle capacità del sensore C_s :

filtri passabasso con polo a $\omega = 0$ produce

$$\text{Spettro di corrente} \times \frac{1}{\omega^2 C_s^2}$$

21/06/2010

PI - 6-

• azioni del filtro sbiancante:

- cancella con lo zero il polo a $\omega = 0$

- inserisce il suo polo a $\omega_p = \frac{1}{T_{nc}}$ (con $T_{nc}^2 = \frac{S_v C_s^2}{S_i}$)

produce così

$$\text{Spettro di corrente} \times \frac{1}{\omega^2 C_s^2} \times \frac{\omega^2 T_{nc}^2}{1 + \omega^2 T_{nc}^2}$$

Quindi la componente $1/f$ esce dal filtro

sbiancante avendo subito solo un filtraggio

possibile $\frac{1}{1 + \omega^2 T_{nc}^2}$ e nessun filtraggio possibl.

• Nei casi (a) e (b) abbiamo aggiunto un ulteriore
filtra possibile e nessun filtro possibl.

Quindi per limitare il contributo da $1/f$ occorre

ora aggiungere un passalto, ma con taglio

$f_i \ll f_{nc}$ per non rovinare il filtraggio

rispetto alle altre componenti di rumore -

Scoprendo p.es. $f_i = f_{nc} / 30 \approx 10 \text{ Hz}$

si ha un contributo di rumore $1/f$

$$\sqrt{N_{n, 1/f}^2} = \sqrt{S_v f_c} \sqrt{\ln\left(\frac{f_{nc}}{f_i}\right)} = 120 \text{ nV} \sqrt{\ln 30} = 0,4 \text{ } \mu\text{V}$$

Quindi con le componenti $1/f$ si arriva in totale a

$$\sqrt{0,4^2 + 0,27^2} = 0,6 \text{ } \mu\text{V}$$

cioè 2,22 volte maggior di 0,27 μV

21/06/2010 [PI 7-

Nel caso (C) abbiamo già introdotto un
filtraggio passante con $f_c = \frac{1}{T_A} = 100 \text{ Hz}$
dato che facciamo la differenza tra due
misure intervallate di T_A .

Partendo nel caso (C) si ha come rumore:

1) Contributo delle componenti "sbiancate":

$$\sqrt{2 \frac{S_V}{4T_{nc}}} = \sqrt{2} \frac{S_V^{1/2}}{\sqrt{4T_{nc}}} = \sqrt{2} \cdot 0,27 = 0,38 \mu\text{V}$$

2) Contributo delle componenti $1/f$

$$\sqrt{S_V f_c} \sqrt{\ln\left(\frac{f_c}{f_i}\right)} = 120 \mu\text{V} \sqrt{\ln\left(\frac{332}{100}\right)} = 0,131 \mu\text{V}$$

Quindi con le componenti $1/f$ si arriva in totale a

$$\sqrt{0,131^2 + 0,38^2} = 0,55 \mu\text{V}$$

cioè il 4,44 volte maggiore di $0,38 \mu\text{V}$,