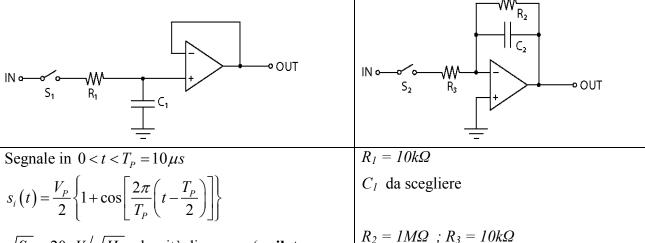
Problema 1



 $\sqrt{S_u} = 20nV/\sqrt{Hz}$ densità di rumore (**unilatera**, include il rumore delle resistenze) limitata da polo semplice con costante di tempo $T_n = 10ns$ in A) B) C); $T_{nL} = 2\mu s$ in D)

 $R_2 = IM\Omega$; $R_3 = I0k\Omega$ C_2 da scegliere

Misura della altezza V_P di impulsi a forma di coseno rialzato (un periodo di sinusoide tra due minimi, alzato in verticale della ampiezza della sinusoide) con rumore a banda larga di densità costante $\sqrt{S_u}$, limitato ad alta frequenza da un polo semplice come indicato. È disponibile un segnale sincronizzato con l'impulso e con eguale durata T_P .

- A) Calcolare anzitutto l'ampiezza minima misurabile $V_{Pmin,op}$ con il filtro ottimo. Dimensionare quindi le capacità dei circuiti indicati in modo che approssimino bene un Gated Integrator (cioè la funzione peso effettiva si scosti non più dello 1% da quella di un GI ideale). Calcolare l'ampiezza minima di impulso $V_{Pmin,GI}$ misurabile con GI di durata T_P e confrontarla con l'ottimo. Spiegare perchè conviene che l'ampiezza del segnale in uscita non sia molto piccola; calcolare per ciascuno dei due circuiti visti questa ampiezza e confrontarli.
- B) Considerare una situazione in cui l'impulso si ripete a frequenza costante f_R =100Hz con ampiezza V_P quasi costante, cioè che varia su intervalli di tempo oltre 10s. Spiegare perchè e come si possa sfruttare la ridondanza di informazione per migliorare il S/N. Dimensionare ciascuno dei due circuiti per effettuarlo correttamente e ricavare l'ampiezza minima misurabile V_{Pmin} dell'impulso di ingresso e la corrispondente ampiezza del segnale in uscita per ciascun filtro. Confrontare i risultati e spiegare in termini intuitivi le differenze riscontrate tra i due filtri.
- C) Considerare ora una situazione come in (B), ma con frequenza di ripetizione f_R che varia in modo non noto e non controllato tra 100Hz e 200Hz. Per ciascuno dei due circuiti visti in (B), spiegare se sia adatto a questo caso (eventualmente anche modificando il dimensionamento), e indicare cosa cambia per V_{Pmin} e per il segnale di uscita al variare di f_R .
- D) Considerare ora una situazione con frequenza di ripetizione dell'impulso costante $f_R=100Hz$, ma con rumore $\sqrt{S_u}$ limitato da polo con costante di tempo più lunga $T_{nL}=2\mu s$. Spiegare cosa rimane valido di quanto visto in B) per il calcolo di rumore e cosa invece deve essere modificato. Impostare quindi la parte del calcolo del rumore che va cambiata e discutere anzitutto in termini intuitivi se in questo caso il rumore filtrato risulti maggiore o minore di quello in B). Completare il calcolo per verificare la conclusione e ricavare quantitativamente il fattore di cui varia il rumore.

(NB: il testo prosegue a retro del foglio)

Problema 2

TERMOCOPPIA

tipo R (cioè Pt-Pt/Rh) produce tensione V_T con $dV_T/dT = 11 \mu V/^{\circ}C$

I due fili hanno resistenza 25 Ω/m e 50 Ω/m

CABINA DI CONTROLLO ELETTRONICA

L=20 m distanza dal termostato

 $V_{CM} \approx 40 \ V$ differenza di potenziale di massa tra termostato e cabina di controllo

OPERAZIONI E CONDIZIONI DI MISURA

 $T_C = 30$ min durata di un ciclo di misura

 $T_I = 3$ min di riposo tra i cicli

Nel ciclo la temperatura da misurare varia tra 200°C e 400°C.

Si deve rilevare le variazioni su tempi di 1s o più lunghi.

Il riferimento di temperatura è a T=25°C e viene monitorato con accuratezza ±0,2°C.

La temperatura della cabina di controllo elettronica può variare fino a ±4°C

Un termostato funziona con cicli operativi intercalati da intervalli di riposo. Il sensore impiegato e i dati della situazione sono qui sopra indicati. Varie cause possono determinare deviazioni nella misura della tensione di termocoppia V_T e occorre progettare l'apparato elettronico di misura in modo da limitarle tutte, precisamente si chiede di limitare **per ciascuna di queste cause l'errore** causato entro $\pm 0.5^{\circ}$ C

- A) Descrivere la configurazione circuitale di sensore e preamplificatore che intendete adottare spiegando le ragioni delle sue caratteristiche.
- B) Senza considerare per ora il rumore, indicare le cause che generano errore nella misura di temperatura e per ciascuna determinare le specifiche da porre all'elettronica per limitare l'errore come richiesto. Riassumere infine in un elenco le specifiche così determinate per l'elettronica
- C) Considerare ora di disporre di un preamplificatore che abbia caratteristiche soddisfacenti le specifiche determinate e come generatori di rumore riferiti all'ingresso

$$\sqrt{S_V} = 20 \text{ nV/Hz}^{1/2} \text{ bianca unilatera e}$$

$$\sqrt{S_i} = 0.02 \text{ pA/Hz}^{1/2} \text{ bianca unilatera}$$

Spiegare quale filtraggio adottate per limitare l'effetto del rumore e valutare il corrispondente errore nella misura di temperatura, verificando se sia entro il limite richiesto o no.

D) Considerare ora che per motivi di standardizzazione e compatibilità tecnologica con altri apparati elettronici occorra impiegare un preamplificatore con una sfavorevole caratteristica e cioè una forte componente 1/f nel rumore di tensione

$$\sqrt{S_V} = 20 \text{ nV/Hz}^{1/2}$$
 bianca unilatera e componente 1/f con frequenza d'angolo $f_{cv} = 1 \text{ MHz}$

Valutare anzitutto l'errore in una misura di temperatura eseguita con il filtraggio adottato in C) limitando il contributo 1/f con un CDS (Correlated Double Sampling) che utilizza l'intervallo di riposo tra due cicli operativi, verificando se sia entro il limite richiesto o no.

Spiegare quindi con quale diverso principio di trattamento del segnale e filtraggio del rumore si possa ridurre notevolmente l'errore dovuto al rumore 1/f. Indicare e spiegare i cambiamenti da introdurre nella configurazione dell'elettronica per realizzare il trattamento del segnale detto e il filtraggio da impiegare per recuperare il segnale. Valutare infine l'errore di temperatura dato dal rumore in queste condizioni, verificando se sia entro il limite richiesto o no.