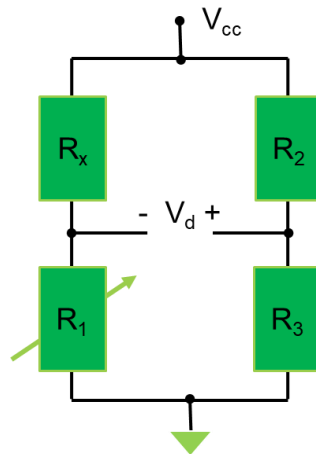


**APPELLO SU PIATTAFORMA RESPONDUS**

- ✗ Un ponte di Wheatstone è utilizzato per misurare una resistenza  $R_x$ . Lo schema utilizzato è il seguente:



Il ponte risulta in equilibrio con i seguenti valori di resistenza:

$$R_1 = (1.000 \pm 0.02) \text{ k}\Omega \quad R_2 = (2.000 \pm 0.02) \text{ k}\Omega \quad R_3 = (8.000 \pm 0.08) \text{ k}\Omega$$

Il valore di  $R_x$  è pari a:

- a)  $R_x = (250 \pm 10) \Omega$
- b)  $R_x = (4.00 \pm 0.01) \text{ k}\Omega$
- c)  $R_x = (4.00 \pm 0.02) \text{ k}\Omega$
- d)  $R_x = (8.00 \pm 0.01) \text{ k}\Omega$

Soluzione:  $R_x = \frac{R_2}{R_3} R_1 = \frac{2 \cdot 10^3}{8 \cdot 10^3} 1 \cdot 10^3 = 250 \Omega$

Inoltre l'incertezza vale  $\delta R_x = R_x \cdot \left( \frac{\delta R_1}{R_1} + \frac{\delta R_2}{R_2} + \frac{\delta R_3}{R_3} \right) = 250 \cdot (2\% + 1\% + 1\%) = 10 \Omega$

**La risposta corretta è la (a)**

- 2) Un segnale  $s(t)$ , ricavato da un generatore di funzioni ( $R_g = 50 \Omega$ ) ha la seguente espressione analitica:

$$s(t) = V_0 + V_1 \cdot \sin(2\pi f_1 t)$$

dove  $V_0 = 5 \text{ V}$ ,  $V_1 = 5 \text{ mV}$  e, infine,  $f_1 = 500 \text{ Hz}$ . Affinché l'ampiezza picco-picco della componente sinusoidale del segnale occupi completamente una divisione verticale dello schermo di un oscilloscopio

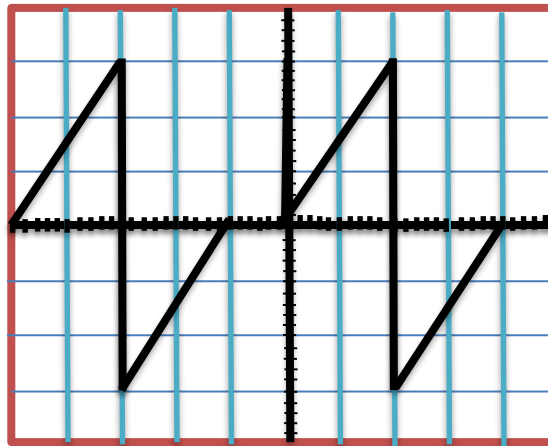
- a) Devo utilizzare una sonda da oscilloscopio perché altrimenti il cavo coassiale di collegamento, lungo circa 2 m, introdurrà un polo a frequenza troppo bassa
- b) Devo utilizzare una modalità di accoppiamento in DC in modo da poter eliminare la componente in continua del segnale  $s(t)$
- c) E' sufficiente impostare la sensibilità a 10 mV/DIV e posizionare la traccia del canale utilizzato nel centro dello schermo

**d) Nessuna delle risposte proposte è corretta**

Soluzione: Risposta (d) → vedere teoria

**APPELLO SU PIATTAFORMA RESPONDUS**

- 3) Il seguente segnale, vedi figura, ( $V_{\max} = 3 \text{ V}$ ,  $V_{\min} = -3 \text{ V}$ , periodo  $0.5 \text{ ms}$ ) è misurato per mezzo di un voltmetro a valor medio a doppia semionda senza condensatore in serie. Il voltmetro è di classe 2 con fondo scala di  $1 \text{ V}$ ,  $5 \text{ V}$ ,  $10 \text{ V}$ .



Considerando la sola incertezza strumentale, la lettura attesa è pari a:

- a)  $(2.7 \pm 0.2) \text{ V}$
- b)  $(1.3 \pm 0.1) \text{ V}$**
- c)  $(5.4 \pm 0.2) \text{ V}$
- d) Nessuna delle risposte proposte è corretta

La parte positiva ( $s(t) > 0 \text{ V}$ ) del segnale ha una durata di  $2/5$  di periodo

La parte negativa ( $s(t) < 0 \text{ V}$ ) del segnale ha una durata di  $2/5$  di periodo

Il segnale è pari a  $0 \text{ V}$  per  $1/5$  di periodo

La parte negativa è raddrizzata dal circuito non lineare presente nel voltmetro a doppia semionda

Il valor medio è dunque

$$v_m = \frac{1}{T} \left[ \frac{4}{5} T \cdot 3 \cdot \frac{1}{2} \right] = 1.2 \text{ V}$$

Poiché il voltmetro ha una costante strumentale di  $1.11$  la lettura sarà di

$$V_{\text{letto}} = 1.11 \times 1.2 = 1.3 \text{ V}$$

Il fondo scala utilizzato è di  $5 \text{ V}$  e, essendo lo strumento di classe 2, l'incertezza è pari a  $0.1 \text{ V}$

**La risposta corretta è la (b)**

- 4) Si vuole misurare una frequenza  $f_x$  di circa  $100 \text{ Hz}$  con un tempo di misura di  $T_m = 0.1 \text{ s}$ . Avete a disposizione un frequenzimetro a misura indiretta a periodo multiplo con  $M$  che può assumere valori pari a  $10^k$  con  $k = 0, 1, 2, 3, \dots, 6$ . Il frequenzimetro è dotato di un campione al quarzo a  $10 \text{ MHz}$  con incertezza di  $10 \text{ Hz}$ . Indicare quale affermazione è corretta

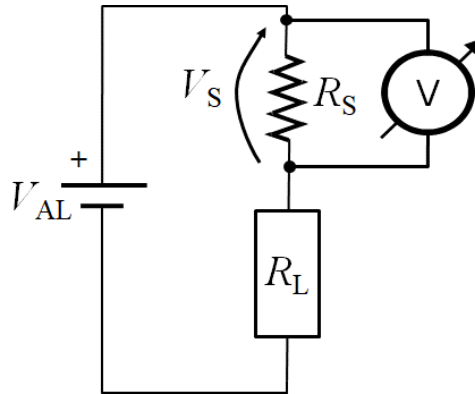
- a) Il frequenzimetro utilizza  $M = 100$  ( $k=2$ ) periodi del segnale da misurare, ottenendo una incertezza di quantizzazione di  $10 \text{ mHz}$
- b) Il frequenzimetro utilizza  $M = 10$  ( $k=1$ ) periodi del segnale da misurare, ottenendo una incertezza di quantizzazione di  $10 \text{ mHz}$
- c) Il frequenzimetro utilizza  $M = 10$  ( $k=1$ ) periodi del segnale da misurare, ottenendo una incertezza relativa di quantizzazione di  $10^{-6}$**
- d) Il frequenzimetro utilizza  $M = 10$  ( $k=1$ ) periodi del segnale da misurare, ottenendo una incertezza di quantizzazione di  $1 \text{ mHz}$

Soluzione: Dal momento che il periodo del segnale incognito è di circa  $10 \text{ ms}$  ed il tempo di misura è di  $100 \text{ ms}$  si ha che  $M = T_m / T_x = 10$

$$\left| \frac{\delta f}{f_x} \right|_q = \frac{1}{n} = \frac{T_c}{M T_x} = \frac{f_x}{M f_c} = \frac{100}{10 \cdot 10^7} = 10^{-6} \rightarrow \delta f_q = 10^{-6} \cdot 10^2 = 10^{-4} \text{ Hz} = 0.1 \text{ mHz}$$

**La risposta corretta è la (c)**

## ESERCIZIO



Nel circuito mostrato in figura, un voltmetro con portata 10 V e incertezza assoluta espressa come

$$\delta V = (0.1 \% \text{ lettura} + 0.05 \% \text{ portata}) V$$

è collegato in parallelo a un resistore campione  $R_S = (1.000 \pm 0.003) \Omega$ .

Sapendo che la tensione di alimentazione vale  $V_{AL} = (20.00 \pm 0.05) V$  e che la misura fornita dal voltmetro è  $V_S = 7.540 V$ , stimare le misure della resistenza  $R_L$  e della potenza  $P_L$  dissipata dalla stessa resistenza.

Si consideri trascurabile l'effetto di carico del voltmetro.

## Soluzione

### Modello di misura

Essendo trascurabile la corrente assorbita dal voltmetro, si può confondere  $I_S$  con  $I_L$ , per cui:

$$R_L = \frac{V_L}{I_L} = \frac{V_{AL} - V_S}{V_S / R_S} = R_S \cdot \frac{V_{AL} - V_S}{V_S}$$

Per lo stesso motivo, per quanto riguarda la potenza dissipata dalla resistenza  $R_L$  si può scrivere:

$$P_L = V_L \cdot I_L = (V_{AL} - V_S) \cdot \frac{V_S}{R_S}$$

### Stima del misurando

Sostituendo i valori numerici nei due modelli di misura si ottiene:

$$R_L = R_S \cdot \frac{V_{AL} - V_S}{V_S} = 1 \cdot \frac{20 - 7.54}{7.54} \approx 1.6525... \Omega$$

$$P_L = (V_{AL} - V_S) \cdot \frac{V_S}{R_S} = (20 - 7.54) \cdot \frac{7.54}{1} \approx 93.9484... W$$

### Stima dell'incertezza

Applicando la regola generale di propagazione dell'incertezza del modello deterministico, per la resistenza si ottiene:

$$\begin{aligned}\delta R_L &= \left| \frac{\partial R_L}{\partial R_S} \right| \cdot \delta R_S + \left| \frac{\partial R_L}{\partial V_{AL}} \right| \cdot \delta V_{AL} + \left| \frac{\partial R_L}{\partial V_S} \right| \cdot \delta V_S = \\ &= \left| \frac{V_{AL}}{V_S} - 1 \right| \cdot \delta R_S + \frac{R_S}{V_S} \cdot \delta V_{AL} + \frac{R_S \cdot V_{AL}}{V_S^2} \cdot \delta V_S\end{aligned}$$

mentre per la potenza si avrà:

$$\begin{aligned}\delta P_L &= \left| \frac{\partial P_L}{\partial R_S} \right| \cdot \delta R_S + \left| \frac{\partial P_L}{\partial V_{AL}} \right| \cdot \delta V_{AL} + \left| \frac{\partial P_L}{\partial V_S} \right| \cdot \delta V_S = \\ &= \left| \frac{(V_S - V_{AL}) \cdot V_S}{R_S^2} \right| \cdot \delta R_S + \frac{V_S}{R_S} \cdot \delta V_{AL} + \left| \frac{V_{AL}}{R_S} - 2 \cdot \frac{V_S}{R_S} \right| \cdot \delta V_S\end{aligned}$$

Le incertezze delle grandezze presenti nei modelli di misura sono ottenute a partire dai dati forniti:

$$\delta R_S = 0.003 \, \Omega; \quad \delta V_{AL} = 0.05 \, \text{V}$$

$$\delta V_S = 0.001 \cdot 7.54 + 0.0005 \cdot 10 = 0.00754 + 0.005 \approx 0.0125 \, \text{V}$$

Sostituendo i valori numerici nelle espressioni delle incertezze assolute, si ottiene infine:

$$\begin{aligned}\delta R_L &= 1.65 \cdot 0.003 + 0.133 \cdot 0.05 + 0.352 \cdot 0.0125 = \\ &= 0.00496 + 0.00663 + 0.00441 \approx 0.016 \, \Omega\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}\delta P_L &= 93.9 \cdot 0.003 + 7.54 \cdot 0.05 + 4.92 \cdot 0.0125 = \\ &= 0.282 + 0.377 + 0.062 \approx 0.72 \, \text{W}\end{aligned}$$

### Dichiarazione finale delle misure

$$\begin{aligned}R_L &= (1.653 \pm 0.016) \, \Omega \\ P_L &= (93.95 \pm 0.72) \, \text{W}\end{aligned}$$