Duração: 1H 10.00 H

1º Teste de Instrumentação

Nome: Mariana Silva Azorodo Número: A81675 MIEBIOM

1-Na medição da função respiratória usam-se vários sensores. Coloque uma cruz se o

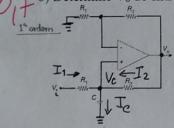
sensor tem a performance indicada ou se usa esse parâmetro

| | Maior Resolução | Eletrónica complexa | Sem alimentação | T influencia | Linear | Tem Dielétrico | λ=1550 nm |
|----------------|--------------------|------------------------|-----------------|-----------------|---------|-------------------|-----------|
| LVDT | | ×V | A | | XV | | |
| Piezoeléctrico | | | XV | | MINERAL | XV | |
| Extensómetro | | | 10 | XV | | | |
| Capacitivo | | | | | | | |
| FBG em FO | XV | ×V | MARKET STREET | X. V | XV | | X |

2- Explique como nos sensores óticos se reduz o ruído térmico? Épossível reduzir o ruído térmico (devido à excitação térmica dos eletrões) nos sensores óticos através do seu arrefecimento.

3-Na Figura temos um filtro.
a) Calcule a função de transferência, fo, fase e diga qual o tipo de filtro?

b) Determine V_o do filtro para um sinal V_i =1+sen(2 π t), se R1=R2=1/ π Ohms e C=1 F.



a)
$$I_1 = -I_2 + I_3$$

 $(=) \frac{V_1 - V_c}{R_1} = -\frac{V_c - 0}{Z_c} + \frac{V_c - V_o}{R_2}$

 $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_2} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_2} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_2} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2} + \frac{V_c - V_c}{R_2} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2} + \frac{V_c - V_c}{R_2} + \frac{V_c - V_c}{R_2}$ $I_{R_1} = \frac{V_c - V_c}{R_1} + \frac{V_c - V_c}{R_2} + \frac{V_c - V_c}{R$

$$(=) \frac{V_i}{V_o} = \left(1 - j(f/f_o) + \frac{R_1 - R_1 K}{R_2}\right) \times \frac{1}{K}$$

$$(=) \frac{V_o}{V_i} = \frac{K_z R_2}{1 - j(f/f_o) + \frac{R_1 - R_1 K}{R_2}}, \text{ com } K = 1 + \frac{R_z}{R_1}$$

Entar,
$$\frac{V_0}{V_i} = \frac{K}{1 - j(\ell | f_0) = 1}$$
 (=) $\frac{V_0}{V_i} = -\frac{K}{j(\ell | f_0)}$ => $\frac{1 + (j\ell) = \frac{V_0}{V_i} = +\frac{K}{j(\ell | f_0)}}{1 + \frac{K}{R_1}} = \frac{1 + \frac{R_2}{R_1}}{1 + \frac{K}{R_1}} = \frac{1 + \frac{K}{R_1}}{1 + \frac{K}{R_1}} = \frac{$

$$|H(j\beta)| = \frac{K}{(\beta/\beta_0)}$$

$$\angle \left[H(j\beta)\right] = \arctan\left(\frac{\operatorname{Im}\left(H(j\beta)\right)}{\operatorname{Ro}\left(H(j\beta)\right)} = \arctan\left(\frac{-\kappa/(\beta/\beta_0)}{O}\right) = \arctan\left(-\infty\right) = -\arctan\left(\infty\right) = -\frac{\pi}{2}$$

| H (jf) | de = | K | dB - 20 log 10 (f/fo) -> quando //fo = 1 (f=fo), | H (jf) | dB = | K | dB

14(je)/20A

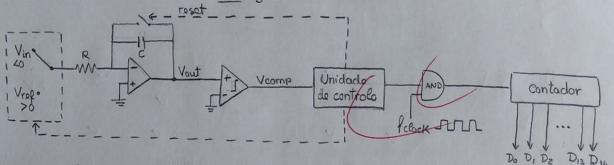
:. O filtro em quostar ó um passa-baixa (com ganho) de

b) como so truta de um filtro passa-buixo, este deixa passar a componente continua (f=0 Hz $\omega = 2\pi f \iff 2\pi = 2\pi f \iff f = 1 + 20$ $f_0 = \frac{1}{2\pi \times 1 \times 1} = \frac{1}{2} = 0.5 + 3$ $f_{0} = \frac{1}{2\pi \times 1 \times 1} = \frac{1}{2} = 0.5 + 3$ $f_{0} = \frac{1}{2\pi \times 1 \times 1} = \frac{1}{2} = 0.5 + 3$ $f_{0} = \frac{1}{2\pi \times 1 \times 1} = \frac{1}{2} = 0.5 + 3$ $f_{0} = \frac{1}{2\pi \times 1 \times 1} = \frac{1}{2} = 0.5 + 3$ $f_{0} = \frac{1}{2\pi \times 1 \times 1} = \frac{1}{2} = 0.5 + 3$ $f_{0} = \frac{1}{2\pi \times 1 \times 1} = \frac{1}{2} = 0.5 + 3$ $f_{0} = \frac{1}{2\pi \times 1 \times 1} = \frac{1}{2} = 0.5 + 3$ $f_{0} = \frac{1}{2\pi \times 1 \times 1} = \frac{1}{2} = 0.5 + 3$ $f_{0} = \frac{1}{2\pi \times 1 \times 1} = \frac{1}{2} = 0.5 + 3$ $f_{0} = \frac{1}{2\pi \times 1 \times 1} = \frac{1}{2} = 0.5 + 3$ $f_{0} = \frac{1}{2\pi \times 1 \times 1} = \frac{1}{2} = 0.5 + 3$ $f_{0} = \frac{1}{2\pi \times 1 \times 1} = \frac{1}{2} = 0.5 + 3$ H(jk) -> alinea anterior

: Vo = 1 + sen (217t - 1/2)

4-Considere o conversor Analógico-Digital Dupla Rampa com 15 bits de resolução.

a)Faça o desenho elétrico deste conversor e explique sumariamente o seu funcionamento e como calculava Vin digital.



Numa 1º fase, a tensão Vin é aplicada à entrada do conversor. Nesta fase o condensador, inicialmente descarreçado, carreça duranto um certo intervalo de tempo fixo (ΔTi). Sando Vin<0, ao ser integração o seu sinal troca, pelo que Vout >0 e, por isso, V+>V-. Logo o valor lógico à saída do compayador é "1" e a unidade de controlo comuta a tensão de entrada e faz resot.

Numa 2º fase, Vref é aplicada à intrada e, devido ao reset faito pela unidade de controlo, dá-se o discarregamento do condensador num intervalo de tempo variável (ATz). Sendo Vref>0, ao ser integrado Vout será pegativo e, consequentemente, V+<V-. Logo, o valor lógico a saúda é "O".

No 1° Rose: Vout, =
$$-\frac{1}{RC} \int_{t_1}^{t_2} V_{in} dt = -\frac{1}{RC} \cdot V_{i}(\Delta T_1)$$

No 2° Rose: Vout z = $-\frac{1}{RC} \int_{t_2}^{t_3} V_{rep} dt = -\frac{1}{RC} V_{rep} (\Delta T_2)$
Vout = Vout, + Vout z \longrightarrow Vout = 0 \Longrightarrow $-\frac{1}{RC} V_{in}(\Delta T_1) = -\frac{1}{RC} V_{rep} (\Delta T_2)$
 \Longrightarrow $V_{in} = V_{rep} \frac{\Delta T_2}{\Delta T_1}$

- b) Quais são os componentes que limitam a resolução deste conversor?

 O comparador, devido as tensões de offset, e o Vref limitam este conversor.
- c) Se a aplicação fosse em processamento de sinal muito rápido com 15 bits de resolução, usaria este ADC? Justifique e se a resposta é não, qual ADC usaria.

 Uma vez que a resolução de um ADC de dupla rampa é de 12-14 bits, isto torna-o inadequado para a aplicação desojada (15 bits). Apesar do ADC tipo floch ter um processamento rápido, a sua resolução é apenas de 5-6 bits. Por isso, o conversor ED de 1º ordem seria o ideal, pois tem uma resolução de 15-16 bits e o seu tempo de conversão é módio. Solienta-se que também seria possível usar um ED de 2º ordem, mos o seu processamento é mais lento que o de 1º ordem