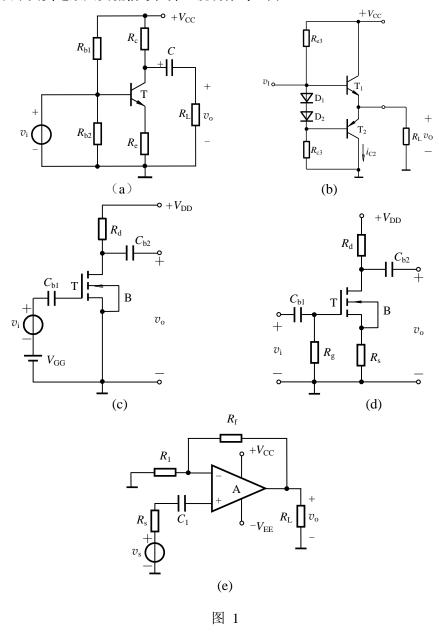
2015年秋

1. (10 分)

在图 1 所示的电路中,所有电容对交流小信号可视为短路。确定下面的电路是 否可以不失真地放大交流信号,并且说明你的理由。



共13页,第1页

2. (21 分)

在图 2 所示的共源极放大电路中, MOSFET 的参数为: $\lambda=0$, $V_{TN}=2V$, $K_n=1$ mA/ V^2 。

- (1) 求 I_{DQ} 、 V_{GSQ} 和 V_{DSQ} ;
- (2) 画出电路的小信号模型等效电路;
- (3) 求跨导 g_m 和小信号电压增益 $A_v=v_o/v_i$ 的值;
- (4) 求输入电阻 R_i 和输出电阻 R_o 的值;
- (5) 如果和 R_s 并联连接一个电容 C_b ,如图中的虚线所示,判断小信号电压增益 A_v 、输入电阻 R_i 和输出电阻 R_o 将变大、变小或是不变;
 - (6) 求电容 C_{C1} 和 C_{C2} 单独作用时的截止频率的表达式。

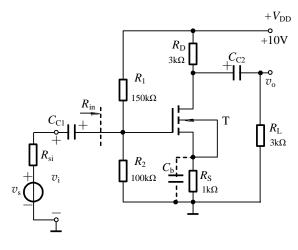


图 2

3. (9+6=15 分)

3.1 电路如图 3-1 所示。假设所有运算放大器均为理想的, 求 v_{O1} 、 v_{O2} 和 v_{O} 的值。

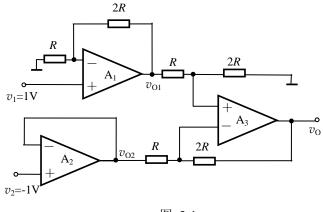


图 3-1

- 3.2 电路如图 3-2 所示。图中运算放大器为 NE5532, 其几个电气参数如表 3-2 所示。对于下面的计算, 我们取它的典型值, 也就是表中的 TYP 值。
 - (1) 求最坏情况下($R_3=0$), 也就是当 $v_1=0$ 时, v_0 的最大值;
 - (2) 如何补偿这个偏移,也就是当 v_i =0 时,如何让 v_0 的值最小。

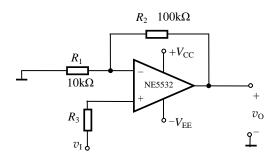


图 3-2

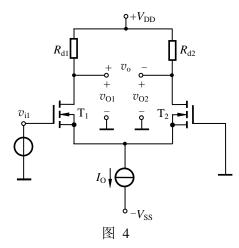
表 3-2 NE5532 的几个电气参数

PARAMETER		TEST CONDITIONS†		NE5532, NE5532A SA5532, SA5532A			UNIT
				MIN	TYP	MAX	1
VIO	Input offset voltage	V _O = 0	T _A = 25°C		0.5	4	mV
			T _A = Full range [‡]			5	
lio	Input offset current	T _A = 25°C			10	150	nA
		T _A = Full range [‡]				200	
IB	Input bias current	T _A = 25°C			200	800	nA
		T _A = Full range‡				1000	

4. (10 分)

电路如图 4 所示,假定 $V_{DD} = V_{SS} = 5V$, $R_{d1} = R_{d2} = R_{d} = 10$ k Ω ,对 MOSFET 管 T_1 和 T_2 , $K_n = 2.5$ mA/ V^2 , $\lambda = 0$, $I_0 = 0.2$ mA,并且电流源为理想电流源。

- (1) $R I_{D1Q}$, I_{D2Q} ;
- (2) 当电路为双端输出时, 求此时的差模电压增益 Azd;
- (3) 当电路从 T_2 单端输出时,求此时的差模电压增益 $A_{vd2}=v_{o2}/v_{i1}$,共模电压增益 A_{vc2} 和共模抑制比 $K_{\rm CMRR}$ 。

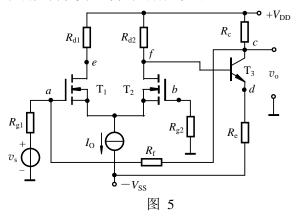


得分

5. (12 分)

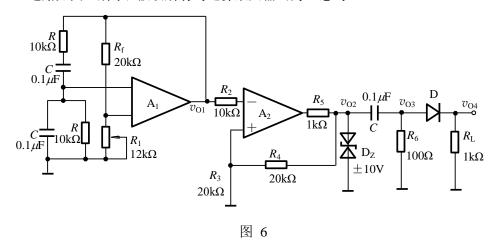
电路如图 5 所示。

- (1) 确定反馈的组态和极性, 你必须在图中标出瞬时极性;
- (2) 如果满足深度负反馈条件,即 |1+AF|>>1,求闭环增益的表达式;
- (3) 如果想要增加电路的输入电阻,不增加和减少任何的元器件,不改变任何元器件的参数,只是改变反馈的组态,说明如何改变电路,说明你的理由。



6. (16 分)

电路如图 6 所示; 假设所有的运算放大器均为理想的。

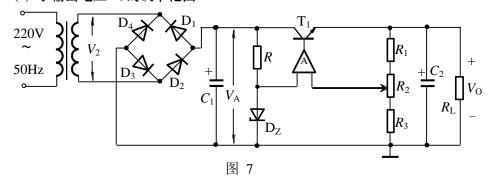


- (1) 为了使电路能够振荡,确定图中的运算放大器 A₁ 的同相输入端"+"和反相输入端"-";
 - (2) 确定 voi 的振荡频率;
 - (3) 确定电路起振时电阻 R₁ 的取值范围;
 - (4) 画出 v₀₂ 对 v₀₁ 的电压传输特性曲线,注意标明关键参数的值;
- (5) 如果 v_{o1} =10sin ωt V,定量地画出 v_{o1} 和 v_{o2} 的波形,并且定性地画出 v_{o3} 和 v_{o4} 的波形。

7. (8 分)

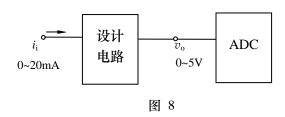
某正电压的稳压电路如图 7 所示,齐纳二极管的稳定电压 V_Z =6V,且图中 V_A =20V, R_1 = 500 Ω , R_2 = 1k Ω , R_3 = 1k Ω 。

- (1) 图中有两处错误,找到并改正;
- (2) 为了使输出直流电压尽可能稳定,在图中标出运算放大器 A 的同相输入端 "+"和反相输入端 "-";
 - (3) 求输出电压 V。的调节范围。



8. (8 分)

某水质传感器, 其输出信号为电流信号, 幅度从 0mA 到 20mA,但后续电路的 ADC (模拟到数字转换器) 芯片的输入必须为电压信号, 其幅度必须为 $0\sim+5V$,如图 8 所示。请使用运算放大器和一些电阻, 并且电阻的阻值必须在 $1k\Omega$ 到 $100k\Omega$.之间。设计一个信号调理电路实现这个功能。



参考公式

$$\begin{split} &i_{\mathrm{D}} = I_{\mathrm{S}}(e^{\frac{v_{\mathrm{D}}}{V_{\mathrm{T}}}} - 1) & r_{\mathrm{D}} = \frac{V_{T}}{I_{\mathrm{D}}} & i_{\mathrm{D}} = K_{\mathrm{n}}(v_{\mathrm{GS}} - V_{\mathrm{TN}})^{2} \\ &i_{\mathrm{D}} \approx 2K_{\mathrm{n}}(v_{\mathrm{GS}} - V_{\mathrm{TN}}) \; v_{\mathrm{DS}} & K_{\mathrm{n}} = \frac{K_{\mathrm{n}}'}{2} \cdot \frac{W}{L} = \frac{\mu_{\mathrm{n}}C_{\mathrm{ox}}}{2} \left(\frac{W}{L}\right) \\ &i_{\mathrm{D}} = K_{\mathrm{n}}(v_{\mathrm{GS}} - V_{\mathrm{TN}})^{2} (1 + \lambda v_{\mathrm{DS}}) & r_{\mathrm{ds}} = [\lambda K_{\mathrm{n}}(v_{\mathrm{GS}} - V_{\mathrm{TN}})^{2}]^{-1} = \frac{1}{\lambda I_{\mathrm{D}}} \\ &g_{\mathrm{m}} = 2K_{\mathrm{n}}(V_{\mathrm{GSQ}} - V_{\mathrm{TN}}) = 2\sqrt{K_{\mathrm{n}}I_{\mathrm{DQ}}} = \frac{2}{V_{\mathrm{TN}}} \sqrt{I_{\mathrm{DO}}I_{\mathrm{D}}} & R_{\mathrm{o}} = R//r_{\mathrm{ds}} / \frac{1}{g_{\mathrm{m}}} \\ &r_{\mathrm{be}} = 200 + (1 + \beta) \frac{26(\mathrm{mV})}{I_{\mathrm{EQ}}(\mathrm{mA})} \\ &f_{\mathrm{L2}} = \frac{g_{\mathrm{m}}}{2\pi C_{\mathrm{s}}} & f_{\mathrm{H}} = \frac{1}{2\pi R_{\mathrm{si}}'C}, & C = C_{\mathrm{gs}} + (1 + g_{\mathrm{m}}R_{\mathrm{L}}')C_{\mathrm{gd}}, & R_{\mathrm{si}}' = R_{\mathrm{si}} / / R_{\mathrm{g}} \\ &A_{\mathrm{vd1}} = -\frac{1}{2}g_{\mathrm{m}}(r_{\mathrm{ds}} / / R_{\mathrm{d}}) & A_{\mathrm{vc1}} = -\frac{g_{\mathrm{m}}(r_{\mathrm{ds}} / / R_{\mathrm{d}})}{1 + g_{\mathrm{m}}(2r_{\mathrm{o}})} & K_{\mathrm{CMR1}} \approx g_{\mathrm{m}}r_{\mathrm{o}} \\ &A_{\mathrm{vd1}} = -\frac{\beta R_{\mathrm{c}}}{2r_{\pi}} & A_{\mathrm{vc1}} = \frac{-\beta R_{\mathrm{c}}}{r_{\pi} + (1 + \beta)} 2r_{\mathrm{o}} & K_{\mathrm{CMR1}} \approx \frac{\beta r_{\mathrm{o}}}{r_{\pi}} \\ &R_{\mathrm{ic}} = \frac{1}{2}[r_{\pi} + (1 + \beta)(2r_{\mathrm{o}})] \\ &V_{\mathrm{O}} = (1 + R_{\mathrm{f}} / R_{\mathrm{I}}) \bigg[V_{\mathrm{IO}} + I_{\mathrm{IB}}(R_{\mathrm{I}} / / R_{\mathrm{f}} - R_{\mathrm{2}}) + \frac{1}{2}I_{\mathrm{IO}} \left(R_{\mathrm{I}} / / R_{\mathrm{f}} + R_{\mathrm{2}}\right) \bigg] \\ &A_{\mathrm{f}} = \frac{A}{1 + AF} \\ &V_{\mathrm{L}} = (1.1 \sim 1.2) \; V_{\mathrm{2}} \qquad I_{\mathrm{L}} = \frac{0.9 V_{\mathrm{2}}}{R_{\mathrm{L}}} \\ &\tilde{F}_{V} = \frac{\mathrm{j} \omega RC}{(1 - \omega^{2} R^{2} C^{2}) + \mathrm{j} \beta \omega RC} & \dot{F}_{V} = \frac{1}{3 + \mathrm{j} \left(\frac{\omega}{\omega_{\mathrm{c}}} - \frac{\omega_{\mathrm{o}}}{\omega_{\mathrm{o}}}\right)} \end{aligned}$$