

运算放大器设计

电子科学与工程学院 刘时宜 201180078

实验日期: 2022 年 11 月 30 日

至 2022 年 12 月 26 日

指导老师: 张丽敏

点击目录、书签栏、以及行文中的图表标号的均可跳转至相应页面

目录

1 基本设计要求

本次设计的参数要求如表??所示:

$V_{dd} = 3.3\text{ V}$	$V_{ss} = 0\text{ V}$	$GB = 3\text{ MHz}$	$SR = 3\text{ V}\mu\text{s}^{-1}$
$\varphi_m = 45^\circ$	$0.4\text{ V} < V_{out} < 2.6\text{ V}$	$P_{diss} \leq 5\text{ mW}$	$A_v > 5000$
$ICMR = 1.25\text{ V to } 2.5\text{ V}$		$C_l = 10\text{ pF}$	

表 1.0.1: 设计指标要求

2 三极管基本参数测定及计算

2.1 NMOS 管

NMOS 参数测定电路图如图??所示。使用直流分析后打印模型参数 (Results - Print - Model Parameters) 以及直流工作点 (Results - Print - DC Operating Points) 即可得 NMOS 管的 T_{oxe} 、 μ_n 、 V_{th0} 、 g_{ds} , 利用公式

$$C_{oxe} = \frac{\epsilon_{ox}}{T_{oxe}}$$

$$K'_n = \mu_n \cdot C_{oxe}$$

$$g_{ds} = \lambda \cdot I_d$$

可得 C_{oxe} 、 K'_n 、 g_{ds} 三参数。以上测量以及计算所得的参数列在表??中。

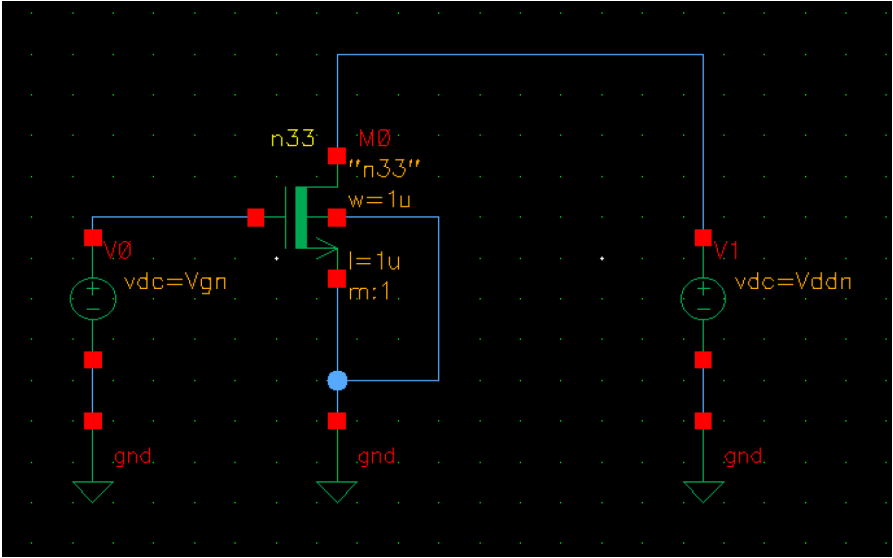


图 2.1.1: NMOS 管参数测量电路

T_{oxe}	6.65 nm
μ_n	350 cm ² /V · s
V_{th0}	695 mV
g_{ds}	336.983 nS
C_{ox}	5.192 68 mF/m ²
K'_n	181.744 mA/V ²
λ	0.05778

表 2.1.1: NMOS 管关键性能参数

2.2 PMOS 管

与 NMOS 管同理，测量电路图如??所示，测量以及计算所得的 PMOS 管关键参数列在表??中。

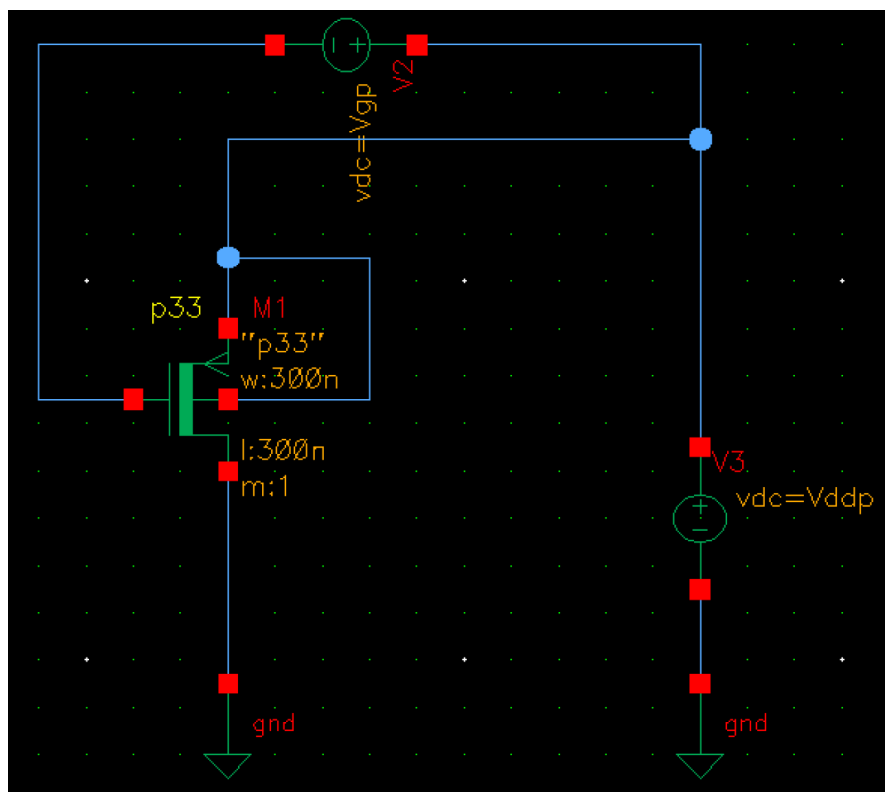


图 2.2.1: PMOS 管参数测量电路

T_{oxe}	6.62 nm
μ_n	92.5 cm ² /V · s
V_{th0}	-672 mV
g_{ds}	230.227 nS
C_{ox}	5.216 21 mF/m ²
K'_n	48.2499 mA/V ²
λ	0.05676

表 2.2.1: PMOS 管关键性能参数

3 设计参数的确定

3.1 理论计算

3.1.1 运算放大器主体

由于本次时间较为紧张，选用相对来讲更为简明的不带输出缓冲 (unbuffered) 的双级运算放大器结构。运算放大器整体结构如图??所示。

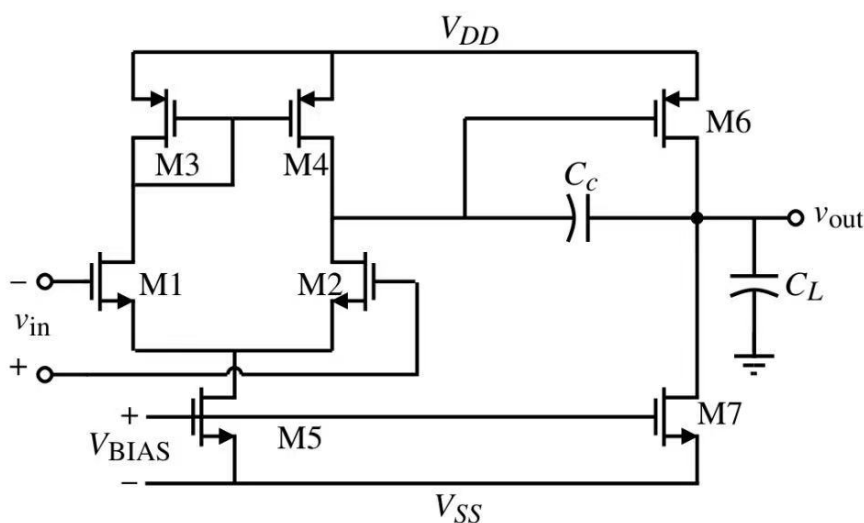


图 3.1.1: 选用的运算放大器整体结构

按顺序计算各参数如下：

- 选取沟道长度为 $1\mu\text{m}$
- 由 60° 的相位裕量条件，要求 $C_c > 0.22 C_L$ ，此处取 $C_c = 3.3\text{pF}$
- 由压摆率限制，得最小的 $I_5 = SR \cdot C_c = 9\mu\text{A}$ 。此处取 $I_5 = 10\mu\text{A}$
- 要求的输入最高共模电压 2.5V ，取 $V_{inc,max} = 3\text{V}$ ，由 $\frac{2I_3}{K'_p[V_{dd} - V_{inc,max} - V_{tp} + V_{th}]^2} = 0.3\text{V}$ 可得 $S_3 = S_4 = 2.138$
- 由 $g_{m1} = GB \cdot C_c$ ，可得在单位增益带宽限制下，最小的 $g_{m1} = 56.55\mu\text{S}$ 。取 $g_{m1} = g_{m2} = 80\mu\text{S}$ 。则可得 $S_1 = S_2 = \frac{g_{m2}^2}{K'_n I_5} = 3.52$ 。
- 在输入最小共模电压约束下， $V_{dsat5,max} = V_{inc,min} - V_{ss} - \sqrt{\frac{I_5}{K'_N S_1}} - V_{thn} = 0.43\text{V}$ 。取 $V_{dsat5} = 0.3\text{V}$ ，则有 $S_5 = \frac{2I_5}{K'_N V_{dsat5}^2} = 1.22$ 。

- g. 由相位裕量条件, $g_{m6} > 2.2g_{m2}\frac{C_L}{C_c}$, 此处取 $g_{m6} = 0.15 \text{ mS}$, 由偏置的平衡条件, 有 $V_{gs4} = V_{gs6}$, 则 $S_6 = S_4 \frac{g_{m6}}{g_{m4}} = 7.99$
- h. $I_6 = \frac{g_{m6}^2}{2K'_p S_6} = 29.182 \mu\text{A}$, 由镜像电流源电流关系, $S_7 = S_5 \frac{I_6}{I_5} = 3.56$
- i. 验证输出级的饱和压降满足输出范围要求
- j. 验证 $A_v = \frac{2g_{m2}g_{m6}}{I_5 I_6 (\lambda_p + \lambda_n)^2} = 6269.19$ 、 $P_{diss} = (I_5 + I_6)V_{dd} = 129.29 \mu\text{W}$ 均满足设计要求

3.1.2 偏置电流源

由于本次时间较为紧张, 且对于不含折叠共源共栅结构的运算放大器结构来说, 单级镜像电流源已经能够满足性能需求, 故采用如图??的电路结构。

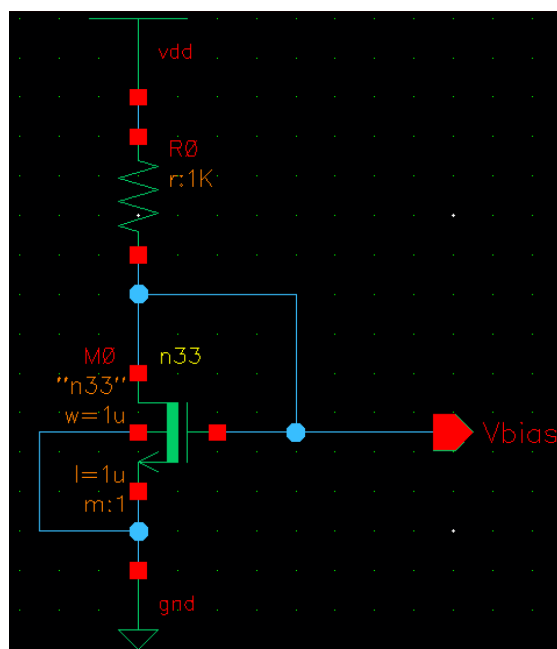


图 3.1.2: 偏置电流源结构

通过 I_5 , S_5 可以反推出 $V_{gs5} = 0.995 \text{ V}$ 。由

$$\begin{cases} I_d = \frac{1}{2} K'_N \cdot 1 \cdot (V_{gs} - V_{th})^2 \\ V_{gs} = V_{dd} - I_d \cdot R \end{cases} \quad (3.1.1)$$

可以解得 $I_d = 8.18 \mu\text{A}$, $R = 281.8 \text{ k}\Omega$

3.2 参数调整

3.2.1 仿真中遇到的问题

在 Cadence 中搭建电路并仿真后，主要遇到了以下问题：

- a. 推测可能是由于电路中存在其他寄生电容的原因，仿真时按照如上过程选取的一组参数无法达到 45° 相位裕量的要求。
- b. 可能是由于存在细微误差的原因，输出级未能处于正常偏置状态。

3.2.2 整体调整思路

针对以上问题，对电路参数做了以下调整：

- a. 增大 C_c ，保证充足的相位裕量。
- b. 增大 I_5 ，保证有足够的压摆率。
- c. 增大 S_1, S_2 ，抵消掉 I_5 增大带来的增益下降。
- d. 调整 S_3, S_4 ，使得差分级处于正常的偏置状态。
- e. 调整 S_6, S_7 ，增大增益并使输出级正常偏置。

3.3 参数确定

经过一系列结合仿真结果的调整后，最终确定设计如??所示，其中的各参数整理在表??中。

S_1	8
S_2	8
S_3	4
S_4	4
S_5	4
S_6	40
S_7	19.63
S_8	19.63
C_c	6 pF
R_0	169 k Ω

表 3.3.1: 设计参数

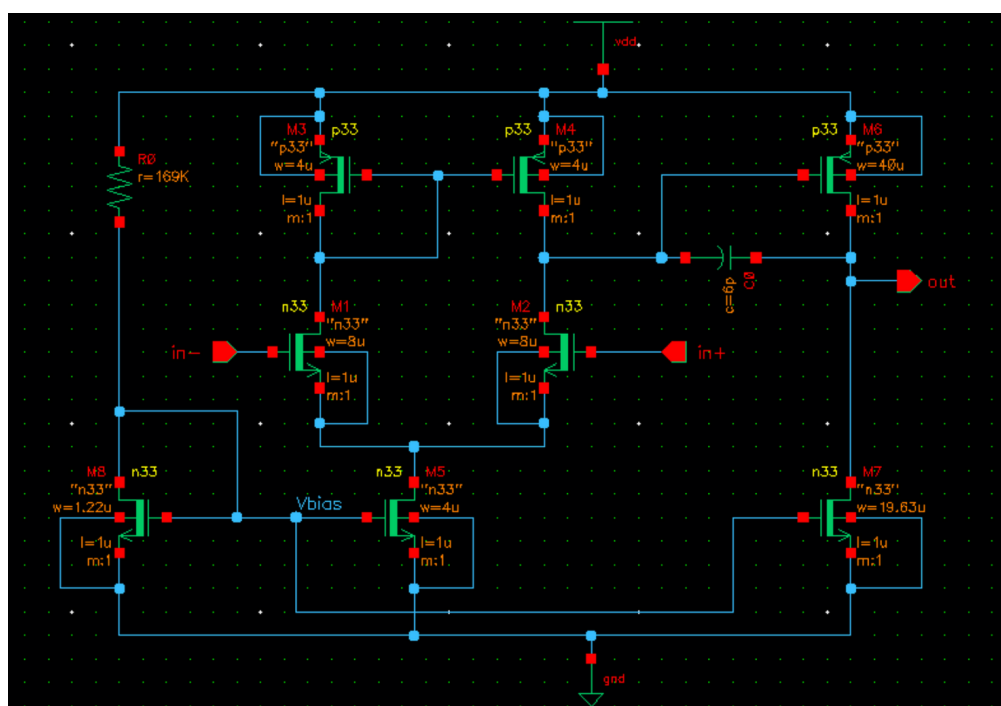


图 3.3.1: 运算放大器电路