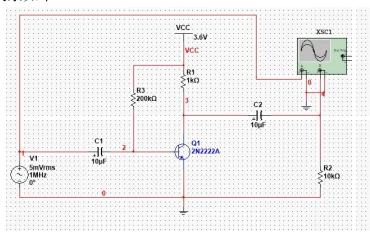
低噪声放大器实验(虚拟实验)

姓名 高佳峻 学号 04017419

(一) 1MHz LNA

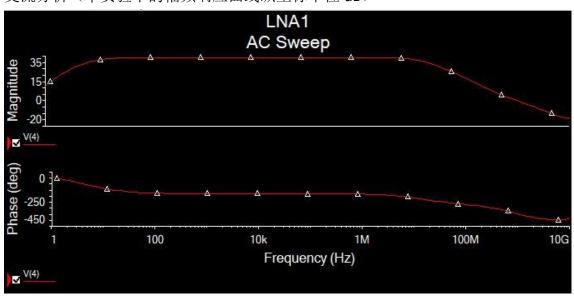
各节点对应关系如下



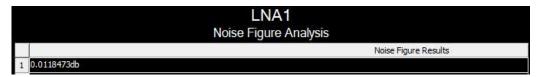
直流分析

	LNA1 DC Operating Point Analysis		
Variable	Operating point value	***	
1 V(1)	0.00000e+000		
2 V(2)	647.43203 m		
3 V(3)	1.80583		
4 V(4)	0.00000e+000		
5 V(vcc)	3.60000		

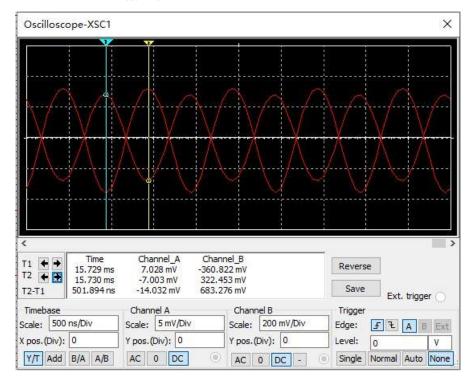
交流分析(本实验中的幅频响应曲线纵坐标单位 dB)



噪声分析:

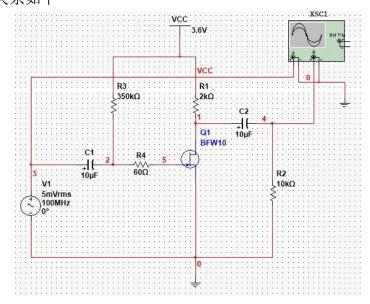


输出信号的波形与 LNA 输入信号的波形对比:



(二) 100MHz LNA

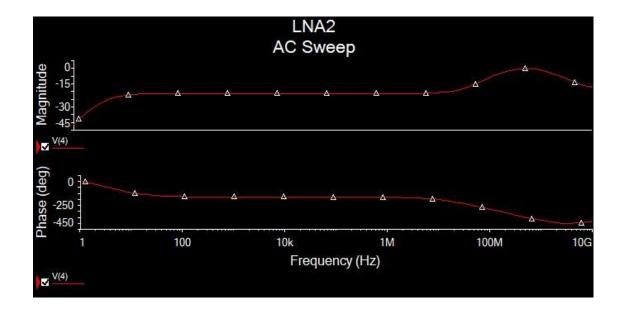
各节点对应关系如下



直流分析

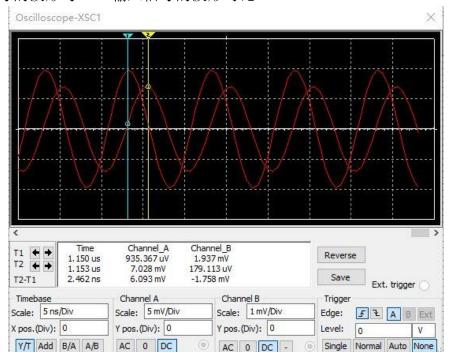
		LNA2 DC Operating Point Analysis		
	Variable	Operating point value	1000	
1	V(1)	294. 71247 m		
2	V(2)	639.56731 m		
3	V(3)	0.00000e+000		
4	V(4)	0.00000e+000		
5	V(5)	639.05981 m		
6	V(vcc)	3.60000		

交流分析



噪声分析

	LNA2
	Noise Figure Analysis
	Noise Figure Results
1 6.04149db	



输出信号的波形与 LNA 输入信号的波形对比

思考题:

(1) 比较 100MHz LNA 的输入信号频率为 100MHz 时,所获得的噪声系数与 1MHz LNA 的输入信号频率为 1MHz 相同幅度信号时的噪声系数的区别, 并对差异的原因进行探讨。

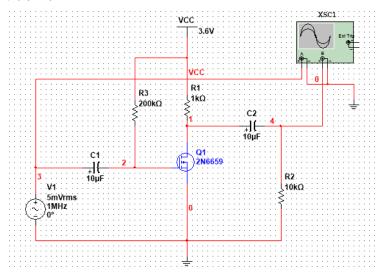
答: 输入信号频率为 100MHz 时获得的噪声系数比输入信号频率为 1MHz 时的噪声系数大。

原因可能是:

- ➤ 虽然两种电路所用的放大元件不同,但是都具有结电容 Cb'e(Cgs)与 Cb'c(Cgd),在高频电路中电容阻抗会减小,Cb'e(Cgs)端电压会减小; Cb'c(Cgd)减小,其跨接在放大器输入输出端之间会构成内部反馈电路,严重影响稳定性增加噪声。
- ▶ 信号频率变大时,电路中的热噪声功率变大,最终导致输出噪声功率变大, 因而噪声系数也会增大。
- ▶ 100MHz 时的信号带宽要大于 1MHz 时的信号带宽,输入频率越大,信道带宽越大,各种与之相应的非线性失真增多增大,导致噪声系数越大。
- (2) 将 1MHz LNA 中的 NPN 管换为 NMOS 管后,相关的仿真结果会有哪些不同,对其原因做出探讨。

答:选用 NMOS 代替 NPN 管进行相同的实验(此处选择 NMOS 管为 2N6659)

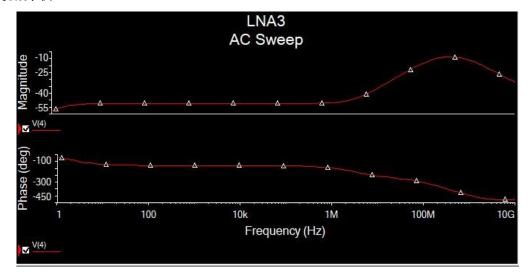
各节点对应关系如下



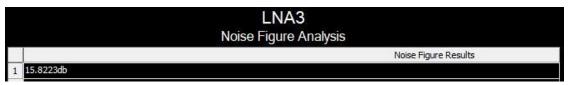
直流分析

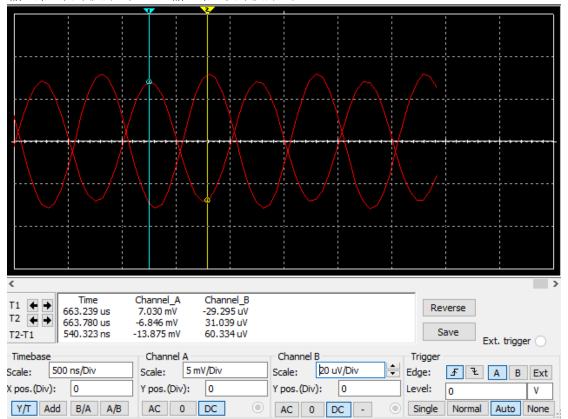
		LNA3 DC Operating Point Analysis		
	Variable	Operating point value		
1 V(1)		10.41644 m		
2 V(2)		3.60000		
3 V(3)		0.00000e+000		
4 V(4)		0.00000e+000		
5 V(vcc)		3.60000		

交流分析



噪声分析





输出信号的波形与 LNA 输入信号的波形对比

两者直流工作点存在较大差异,NMOS 管电路栅极电压要小于三极管电路的基极电压,这是由于在三极管电路中还存在电阻的分压作用,而 NMOS 电路中 Vcc 直接给到栅极。

交流分析时,大体来讲, NMOS 管的增益较小,因为场效应管是电压控制的组件,晶体管是电流控制的组件,NMOS 管抑制电流通过,NMOS 的跨导 gm 比晶体管的小很多,增大工作点电流,NMOS 管 gm 的增大也远比晶体三级管小; 在高频时,结电容与导线电阻带来的分压效应限制了双极性晶体管的增益,使其快速下降,而 NMOS 管受此影响较小,自身增益略有增大又逐渐下降。

同时 NMOS 管的噪声系数也远远高于晶体管的噪声系数,这是因为分析的 NMOS 基本上工作在饱和区,稳定性差,增益低,抗噪声淹没的能力差。