Міністерство освіти і науки України

Національний технічний університет України «Київський Політехнічний Інститут імені Ігоря Сікорського»

KEOA

Звіт

3 виконання лабораторної роботи №3 з дисципліни «Аналогова електроніка»

Виконав:

студент групи ДК-92

Мануков I.C.

Перевірив:

доц. кафедри, кандидат технічних наук

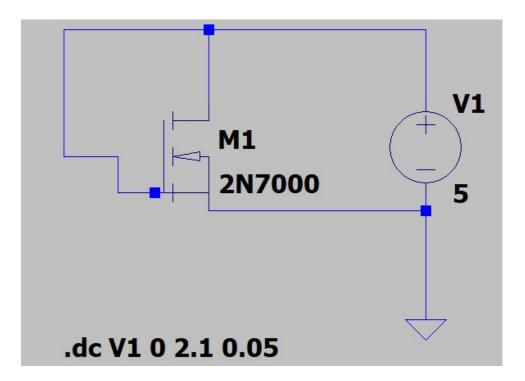
Короткий \in В.

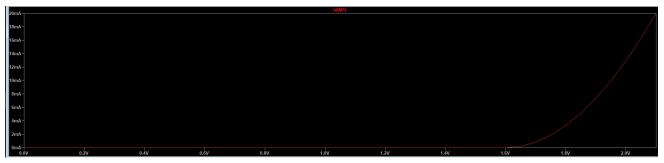
м. Київ

2021 p.

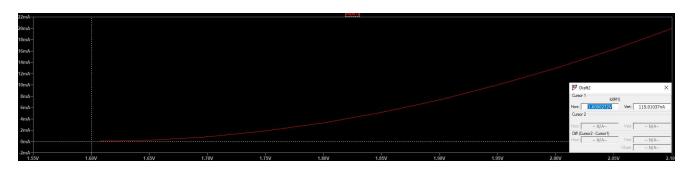
Дослідження залежності $I_c(U_{_{3B}})$ для n-канального польового МДН транзистора 2N7000

1. Було проведно симуляцію роботи моделі польового МДН транзистора 2N7000 в режимі лінійного підвищєння напруги затвор-виток та отримано таку залежність струму стоку:





Отримали такі результати:



U, B	I
1,55	1,59 пА
1,6	115 нА
1,65	211,8
	мкА
1,7	841 мкА
1,75	1,88 мА
1,8	3,3 мА
1,85	5,2 мА
1,9	7,4 мА
2	13 мА
2,1	20 мА

Для розрахунку порогової напруги оберемо струм стоку 5 мА, який протікає при напрузі на затворі 1,846 В.

Струм, що в 4 рази більший за нього, тобто, 20 мA, протікає при напрузі стоку 2,1B.

Тоді порогова напруга буде дорівнювати:

$$U_{\pi} = 2U_{_{3B1}} - U_{_{3B2}}$$

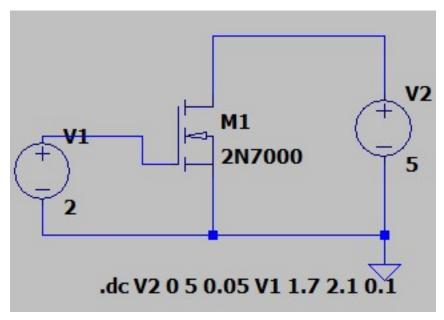
$$U_{\pi} = 2*1,846 - 2,1 = 1,592 \text{ B}$$

це відповідає графіку, який ми отримали.

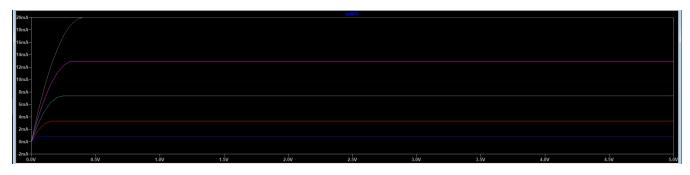
Якщо підставити отриману порогову напругу в формулу $I_c = \frac{b}{2} (U_{_{3B}} - U_{_{\Pi}})^2$, то можна отримати:

$$20 * 10^{-3} = \frac{b}{2}(2,1 - 1,592)^{2}$$
$$20 * 10^{-3} = \frac{b}{2}0,258$$
$$b = \frac{20 * 10^{-3} * 2}{0.258} = 155 * 10^{-3}$$

- 2. Дослідження залежності $I_c(U_{Bc})$ для n-канального польового МДН транзистора 2N7000
 - 2.1. Було проведено симуляцію наступної схеми:



Під час симуляції отримали такі характеристики:



Перевіримо, чи виконується умова досягнення струму насичення каналу при $Usc \ge Usb - Uп$ для проведеної симуляції:

 $I.U_{\scriptscriptstyle 3B}=1,7~B.$ Насичення досягнуто при $U_{\scriptscriptstyle BC}=110~{\rm mB}\geq 1,7~B-1,592~B=108~{\rm mB}$ $II.U_{\scriptscriptstyle 3B}=1,8~B.$ Насичення досягнуто при $U_{\scriptscriptstyle BC}=212~{\rm mB}\geq 1,8~B-1,592~B=208~{\rm mB}$

 $III.U_{3B}=1,9$ В. Насичення досягнуто при $U_{BC}=311$ В $\geq 1,9$ В -1,592 В =308 мВ $IV.U_{3B}=2$ В. Насичення досягнуто при $U_{BC}=408$ мВ ≥ 2 В -1,592 В =408 мВ $V.U_{3B}=2,1$ В. Насичення досягнуто при $U_{BC}=486$ мВ < 2.1 В -1,592 В =508 мВ

Умова виконується для початку отриманих значень. Похибки можуть бути пов'язані з деякою неточністю моделі транзистора у середі LTspise XVII.

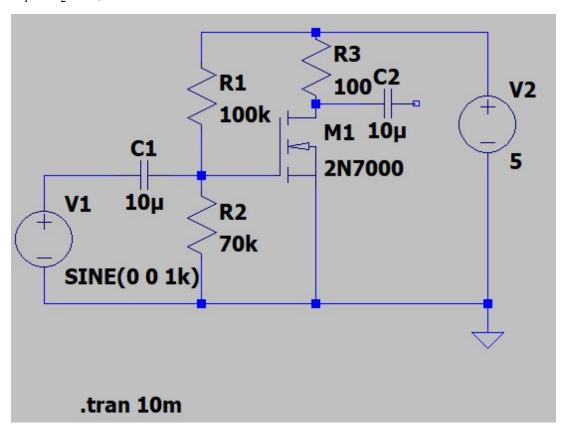
- 3. Дослідження підсилювача з загальним витоком на польовому МДН транзисторі 2N7000
- 3.1.Було проведено симуляцію схеми підсилювача з загальним витоком з наступними параметрами компонентів:

$$R_1 = 100 кОм$$

$$R_2 = 70 \ кОм$$

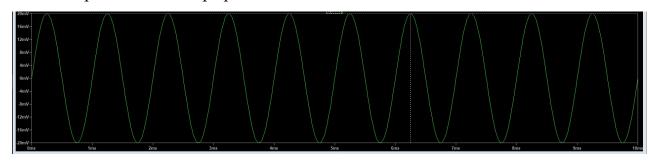
$$R_3 = 100 \text{ Om}$$

$$C_1 = C_2 = 10 \text{ мк}\Phi$$

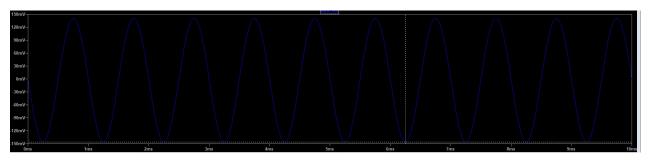


3.2.При відсутності вхідного сінусоідального сигналу отримали такі значення: $U_{_{3B0}} = 2,05 \; B, \; U_{_{Bc0}} = 3,3 \; B, \; I_c = 17 \; MA.$

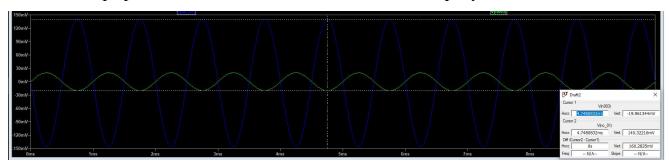
3.3.На вході підсилювача при синусоїдальному вхідному сигналі амплітудою 20 мВ отримали такий графік:



та такий, підсилений на виході:



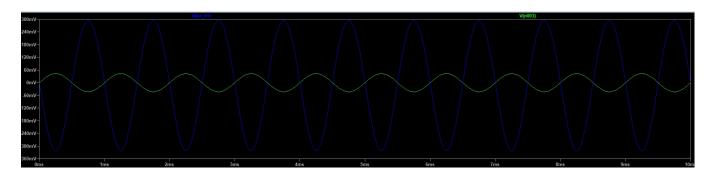
3 цих двох графіків видно, що сигнал зміщений на 180 градусів.



Амплітуда на вході $(U_{\text{вх}})$ дорівнює -20 мВ, а на виході $(U_{\text{вих}})$ — 140 мВ, отже коефіцієнт підсилення розрахуємо за наступною формулою:

$$K = \frac{U_{\text{BUX}}}{U_{\text{RX}}} = \frac{140}{20} = -7$$

3.4. Для знаходження максимальної амплітуди вхідного сигналу напругу на вході підвищували до тих пір, поки на виході не з'явились нелінійні спотворення. Із кроком у 0,1 мВ, починаючи з 20 мВ, такою напругою виявилась напруга у 44 мВ. Спотворення виглядали так:



3.5.Для експериментального визначення передавальної провідності робочу точку транзистора змістили на 0.17~B шляхом включення до резистору R_2 послідовно додатковий резистор на $10~{\rm кOm}$. Струм спокою виріс з $17~{\rm mA}$ до $30,53~{\rm mA}$.

Тоді $\Delta U_{3B} = 0.17 \text{ B}$, а $\Delta I_{c} = 13.53 \text{ мA}$.

$$g_{\rm m} = \frac{\Delta I_{\rm c}}{\Delta U_{\rm ap}} = \frac{13,53 * 10^{-3}}{0,17} = 78 \text{ mC}$$

Також можна розрахувати як:

$$g_{\rm m} = b(U_{_{3B0}} - U_{_{\Pi}}) = 155 * 10^{-3} * 0.46 = 72 \text{ MC}$$

Похибку можна вважати за похибку округлення.

3.6.Зі знайденої передавальної провідності можна знайти теоретичний коефіцієнт підсилення за напругою:

$$K_U = \frac{U_{\text{BMX}}}{U_{\text{RX}}} = -g_m R_3 = -72 * 10^{-3} * 100 = -7.2$$

Майже рівне експериментальному значенню. Усі похибки можна вважати неточністю моделі у середі LTspise XVII та похибкою округлення.

Висновки

У цій лабораторній роботі провели експериментальне дослідження поведінки польового транзистору в різних режимах роботи. Розрахували та знайшли практично коефіцієнт в, коефіцієнт підсилення, порогову напругу та передавальну провідність. Відзняли статичну вихідну та передавальну характеристики. Також було складено схему підсилювача з загальним витоком і досліджено його роботу при різних вхідних параметрах. Отримані результати свідчать про коректність математичних моделей роботи транзистора із деякою погрішністю.