## Міністерство освіти і науки України Національний технічний університет України «Київський Політехнічний Інститут імені Ігоря Сікорського» Кафедра конструювання електронно-обчислювальної апаратури

## Звіт З виконання лабораторної роботи №3 з дисципліни "Аналогова схемотехніка"

Виконав:

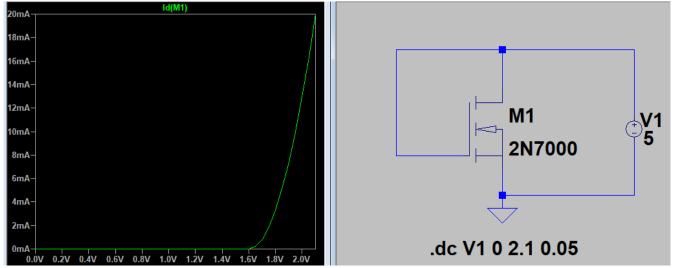
студент групи ДК-62

Гавуляк С.Р.

Перевірив:

доц. Короткий  $\in$  В.

1. Дослідження залежності Іс(Uзв) для n-канального польового МДН транзистора 2N7000



Було проведно симуляцію роботи моделі польового МДН транзистора 2N7000 в режимі лінійного підвищєння напруги затвор-виток та отримано таку залежність струму стоку: Для розрахунку порогової напруги оберемо струм стоку 4 мА, який протікає при напрузі на затворі 1.8В.

Струм, що в 4 рази більший за нього, тобто, 16 мA, протікає при напрузі стоку 2В. Тоді порогова напруга буде дорівнювати:

$$U_{\pi} = 2U_{\text{3B1}} - U_{\text{3B2}}$$
  
 $U_{\pi} = 2 * 1.8 - 2 = 1.6B,$ 

що цілком відповідає графіку залежності.

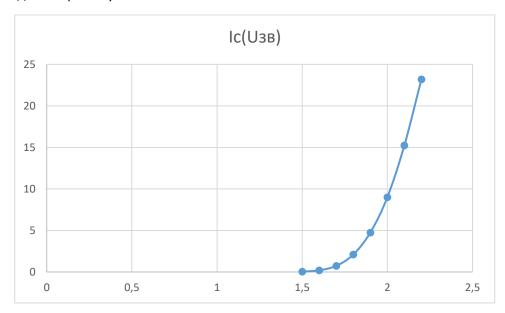
Якщо підставити отриману порогову напругу в формулу  $I_c = \frac{b}{2}(U_{3B} - U_{\Pi})^2$ , то можна отримати:

$$16 * 10^{-3} = \frac{b}{2} (2 - 1.6)^{2}$$
$$16 * 10^{-3} = \frac{b}{2} 0.16$$
$$b = \frac{16 * 10^{-3} * 2}{0.16} = 200 * 10^{-3}$$

b. Таку ж залежність було відзнято на реальному транзисторі. Отримали такі результати:

Uзв, В	Ic, MA
1,5	0,04
1,6	0,2
1,7	0,74
1,8	2,1
1,9	4,75
2	9
2,1	15,25
2,2	23,2

Наведемо отриману залежність:



3 залежності видно, що істотний струм стоку починає протікати при напрузі  $1,5 \div 1,6$ В, а залежність досить непогано апроксимується квадратичною функцією, що в цілому відповідає очікуванням.

Для експериментальних даних коефіцієнт b:

$$I_c = \frac{b}{2} (U_{3B} - U_{\Pi})^2$$

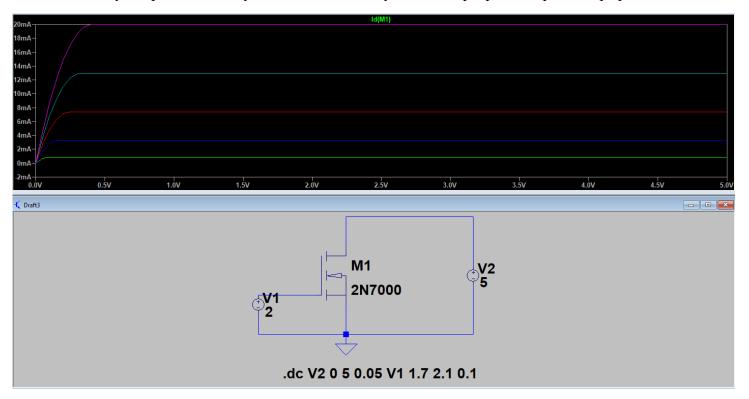
$$9 * 10^{-3} = \frac{b}{2} (2 - 1.6)^2$$

$$9 * 10^{-3} = \frac{b}{2} 0.16$$

$$b = \frac{9 * 10^{-3} * 2}{0.16} = 112.5 * 10^{-3}$$

Отримали величину одного порядку, тому модель можна вважати вірною. Відхилення можна пояснити так само: технологічні процеси у деяких транзисторів дають відхилення передавальної провідності до 5 разів.

2. Дослідження залежності Іс(Uвс) для n-канального польового МДН транзистора 2N7000 Було проведено симуляцію схеми та побудовано в програмі потрібний графік



## Для проведеної симуляції:

1.U3в = 1,7В. Насичення досягнуто при Uвс=  $0,109B \ge 1.7B - 1,59B = 0,11B$ 

2. Uзв = 1,8B. Насичення досягнуто при Uвс= 0.205B  $\geq 1.8$ B - 1.59B = 0.21B

3. Uзв = 1,9В. Насичення досягнуто при Uвс= 0.294B  $\approx 1.9$ B - 1.59B = 0.31B

4. Uзв = 2,0В. Насичення досягнуто при Uвс= 0.397В  $\approx 2.0$ В - 1.59В = 0.41В

5. Uзв = 2,1B. Насичення досягнуто при Uвс= 0.452мB < 2.1B - 1.59В = 0.51В

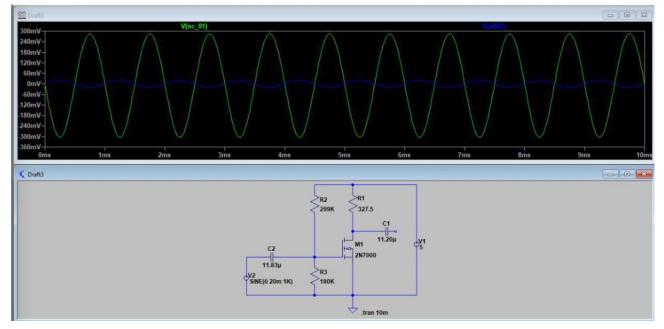
- 3. Дослідження підсилювача з загальним витоком на польовому МДН транзисторі 2N7000
  - а. Було проведено симуляцію схеми підсилювача з загальним витоком з наступними параметрами компонентів:

R1 = 327,5 Om

R2 = 299 кОм

R3 = 180 кОм

C1 = C2 = 10 мкФ



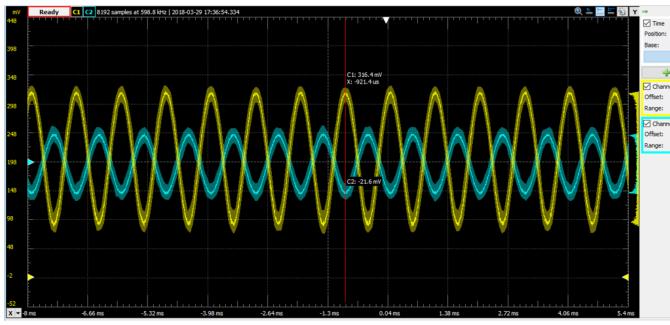
На виході підсилювача при синусоїдальному вхідному сигналі амплітудою 20 мВ нелінійних спотворень не відбувається, що свідчить про коректний підбір робочої точки.

Таку ж схему було складено в лабораторії та досліджено при таких же вхідних сигналах. Отримали наступні результати:

b. Для перевірки робочої точки напругу генератора сигналу виставили рівною нулю. Отримали такі параметри робочої точки спокою:

$$\begin{split} U_{^{3B0}} &= 1,85B \\ U_{^{BC0}} &= 3,44B \\ I_{c0} &= 4,6mA \end{split}$$

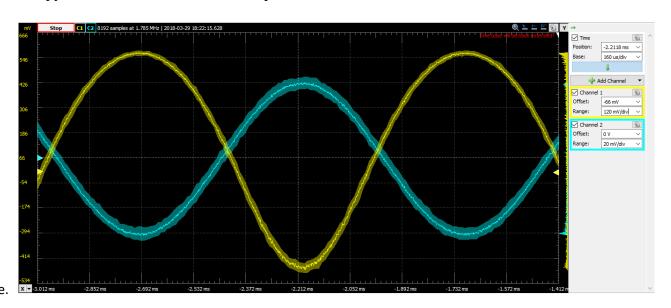
с. На вхід підсилювача подали сигнал, аналогічний вхідному в симуляції. На виході отримали синусоїдальний сигнал без нелінійних спотворень, обернений по фазі на 180 градусів:



Коефіцієнт підсилення за напругою визначили як відношення амплітуди вихідного сигналу до амплітуди вхідного:

$$K_U = \frac{U_{\text{BUX}}}{U_{\text{BX}}} = \frac{-316 \text{ MB}}{20 \text{ MB}} = -15.8$$

d. Для знаходження максимальної амплітуди вхідного сигналу напругу на вході підвищували до тих пір, поки на виході не з'явились нелінійні спотворення. Такою напругою виявилась 50 мВ. Спотворення виглядали так:



f. Для експериментального визначення передавальної провідності робочу точку транзистора змістили на 0.1B шляхом включення до резистору R2 послідовно додатковий резистор на 20 кОм. Струм спокою виріс з 4.6 мА до 9мА. Тоді  $\Delta U_{3B} = 0.1B$ , а  $\Delta I_{c} = 4.4$ мА.

$$g_m = \frac{\Delta I_c}{\Delta U_{3R}} = \frac{4.4 * 10^{-3}}{0.1} = 48 \text{ MC}$$

Передаточну провідність також можна розрахувати за формулою gm=b·(Uзв0-Uп):

$$g_m = b$$
(Uзв0 — Uп) = 112,5 \*  $10^{-3}$  \* (1,85 — 1,6) = 38 мС

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

$$K_U = \frac{U_{\text{BUX}}}{U_{\text{RX}}} = -g_m R_3 = -48 * 10^{-3} * 323 = -15,5$$

Отримали число, що майже збігається з експериментальними даними.

## Висновки

В даній лабораторній роботі провели експериментальне дослідження поведінки польового транзистору в різних режимах роботи: відзняли статичну вихідну та передавальну характеристики, розрахували коефіцієнт крутизни в, порівняли їх з даними симуляцій. Також було складено схему підсилювача з загальним витоком і досліджено його роботу при різних вхідних параметрах. Експериментально та теоретично визначили коефіцієнт підсилення та передавальну провідність.