## 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 електроніка - 1"

Виконав:

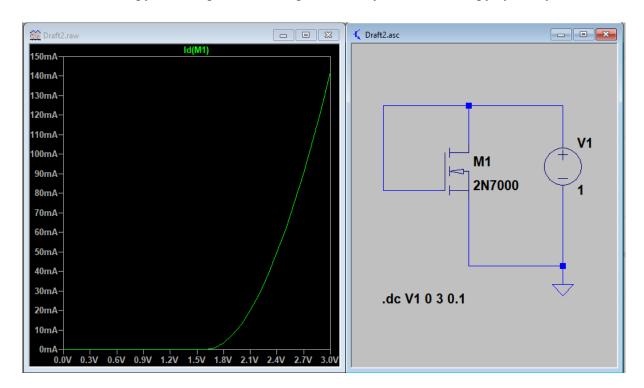
студент групи ДК-62

Кужильний О. В.

Перевірив:

доц. Короткий  $\in$  В.

- 1. Дослідження залежності Іс(Uзв) для n-канального польового МДН транзистора 2N7000
- 1.1. Було проведно симуляцію роботи моделі польового МДН транзистора 2N7000 в режимі лінійного підвищєння напруги затвор-виток та отримано таку залежність струму стоку:



| Nº    | Uзв, V | I, A     |
|-------|--------|----------|
| 1,00  | 0,20   | 0,000000 |
| 2,00  | 0,40   | 0,000000 |
| 3,00  | 0,60   | 0,000000 |
| 4,00  | 0,80   | 0,000000 |
| 5,00  | 1,00   | 0,000000 |
| 6,00  | 1,20   | 0,000000 |
| 7,00  | 1,40   | 0,000000 |
| 8,00  | 1,60   | 0,000005 |
| 9,00  | 1,80   | 0,003309 |
| 10,00 | 2,00   | 0,013050 |
| 11,00 | 2,20   | 0,028461 |

Для розрахунку порогової напруги оберемо струм стоку 6 мА, який протікає при напрузі на затворі 1,87 В.

Струм, що в 4 рази більший за нього, тобто, 24 мA, протікає при напрузі стоку 2,15 В.

Тоді порогова напруга буде дорівнювати:

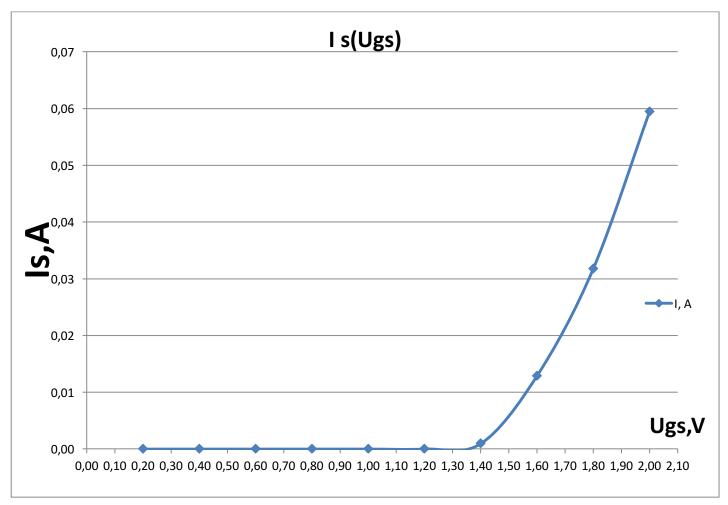
$$U_{\pi} = 2U_{\text{3Bl}} - U_{\text{3B2}}$$
 
$$U_{\pi} = 2 * 1,87 - 2,15 = 1,59 \text{ B},$$

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

$$24 * 10^{-3} = \frac{b}{2} (2,15 - 1,59)^{2}$$
$$24 * 10^{-3} = \frac{b}{2} 0,56$$
$$b = \frac{24 * 10^{-3} * 2}{0,56} = 0,15306$$

| Nº    | Uзв,<br>V | Ic, A    |
|-------|-----------|----------|
| 1,00  | 0,20      | 0,00     |
| 2,00  | 0,40      | 0,00     |
| 3,00  | 0,60      | 0,00     |
| 4,00  | 0,80      | 0,000000 |
| 5,00  | 1,00      | 0,000004 |
| 6,00  | 1,20      | 0,000016 |
| 7,00  | 1,40      | 0,000955 |
| 8,00  | 1,60      | 0,012900 |
| 9,00  | 1,80      | 0,031800 |
| 10,00 | 2,00      | 0,059500 |

На малюнку наведено графік отриманої залежності:



3 залежності видно, що істотний струм стоку починає протікати при напрузі  $1,35\div1,4$ В.Похибку в визначенні порогової напруги може бути викликана технологічними особливостями виготовлення польових транзисторів — порогова напруга для деяких транзисторів може коливатися в межах  $0,5\div5$ В.

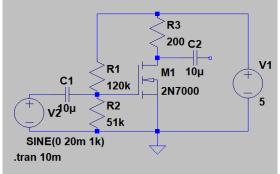
Для експериментальних даних коефіцієнт b:

| Uзв, V  | Ic, A | Uп, V | b коефіцієнт |
|---------|-------|-------|--------------|
| 2,00000 | 0,059 | 1,20  | 0,155        |

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.

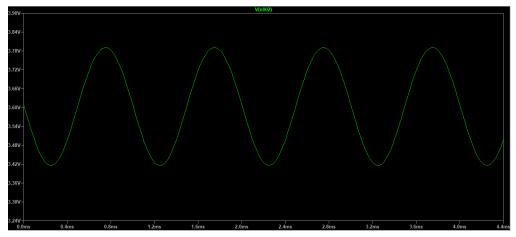
- 3. Дослідження підсилювача з загальним витоком на польовому МДН транзисторі 2N7000
- 3.1.Було проведено симуляцію схеми підсилювача з загальним витоком з наступними параметрами компонентів:

| Використані елементи |           |    |  |
|----------------------|-----------|----|--|
| R1                   | 121500,00 | Om |  |
| R2                   | 50600,00  | Om |  |
| R3                   | 235,00    | Om |  |
| C1                   | 10,00     | uF |  |
| C2                   | 10,00     | uF |  |
| 2N7000               |           |    |  |



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:



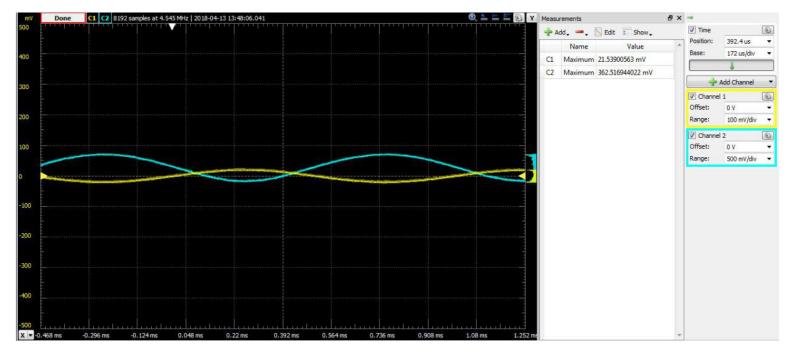
3.2. Для перевірки робочої точки напругу генератора сигналу виставили рівною нулю. Отримали такі параметри робочої точки спокою:

$$U_{_{3B0}} = 1,46 \text{ B}$$

$$U_{Bc0} = 3,67 B$$

$$I_{c0} = 56,7 \text{ mA}$$

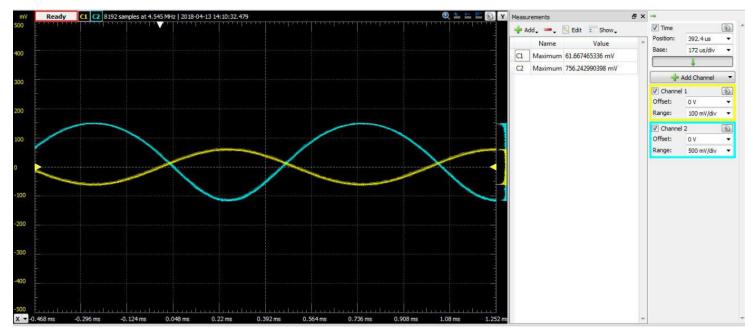
3.3. На вхід підсилювача подали сигнал, аналогічний вхідному в симуляції. На виході отримали синусоїдальний сигнал без нелінійних спотворень, обернений по фазі на 180 градусів:



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

$$K_U = \frac{U_{\text{вих}}}{U_{\text{вх}}} = \frac{-362\text{мB}}{21.5\text{ мB}} = -16.81$$

3.4. Для знаходження максимальної амплітуди вхідного сигналу напругу на вході підвищували до тих пір, поки на виході не з'явились нелінійні спотворення. Спотворення виглядали так:



3.5. Для експериментального визначення передавальної провідності робочу точку транзистора змістили на 0,14В шляхом включення до резистору R2 послідовно додатковий резистор на 10 кОм. Струм спокою виріс з 5,6 мА до 11 мА.

Тоді  $\Delta U_{\rm 3B}$  = 0,09 B , a  $\Delta I_{\rm c}$  = 5,8 мA.

$$g_m = \frac{\Delta I_c}{\Delta U_{_{3B}}} = \frac{0.0144}{0.09} = 62 \text{ MC}$$

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

$$K_U = \frac{U_{\text{BHX}}}{U_{\text{BY}}} = -g_m R_3 = -62.8 * 10^{-3} * 235 = -14.76$$

## Висновки

- В даній лабораторній роботі провели експериментальне дослідження поведінки польового транзистору в різних режимах роботи: відзняли статичну вихідну та передавальну характеристики, розрахували коефіцієнт b, 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.
- В цілому, отримані результати свідчать про коректність математичних моделей роботи транзистора, але і про наявність невідповідностей у комп'ютерних моделях транзисторів.