Физический факультет МГУ имени М.В. Ломоносова

Центр квантовых технологий

# СПЕЦИАЛЬНЫЙ ФИЗИЧЕСКИЙ ПРАКТИКУМ

# Изучение принципов работы сверхпроводящего квантового магнитометра (СКВИДа)

А.В. Ржевский, Н.В. Колотинский, О.В. Снигирев, Ю.В. Масленников, М.И. Фалей

МГУ, Физический факультет Москва, 2021

# Цели работы:

- Изучение влияния параметров джозефсоновского контакта на выходные характеристики СКВИДа;
- Ознакомление с устройством и основными характеристиками СКВИДов, в частности, СКВИДа постоянного тока на основе высокотемпературных сверхпроводников (ВТСП), особенностями их использования в практике;
- Получение базовых навыков управления ВТСП СКВИДом и его электронными блоками;

# 1. Теоретическое введение.

# 1.1. Сверхпроводники, квантование магнитного потока и эффект Джозефсона

Работа СКВИДа постоянного тока основана на трех основных квантовых физических феноменах: явлении сверхпроводимости, явлении квантования магнитного потока и явлении слабой сверхпроводимости (эффекте Джозефсона). Напомним кратко на качественном уровне основные черты этих явлений, нужные для выполнения данной работы.

Явление сверхпроводимости в металлах, было открыто в 1911 году [1] и наиболее полно объяснено в 1956 году в рамках теории Бардина-Купера и Шриффера (БКШ) [2], вскрывшей физические причины как, собственно, сверхпроводимости, так и выталкивания магнитного поля из сверхпроводника вне зависимости от предыстории охлаждения (в поле Рис. 1) или без поля, показавшей зависимость характерных длин изменения плотности сверхпроводящего конденсата ξ, и глубины проникновения магнитного поля  $\lambda$ , от микроскопических параметров сверхпроводника.





проникновение магнитного поля в обычный проводник

 $T < T_c$ 



вытеснение магнитного поля из сверхпроводника

Рисунок 1. Эффект Мейсснера в сверхпроводящем кольце, охлажденном в магнитном поле

Явление квантования магнитного потока внутри цилиндрического отверстия в сверхпроводнике, открытое экспериментально в 1961 году [3,4], подтвердило квантовую природу сверхпроводимости и прямо доказало, что сверхток переносится парами электронов. Величина кванта,  $\Phi_0$ , оказалась равной

$$\Phi_0 = \frac{h}{2e},\tag{1}$$

где h - постоянная Планка, равная 6,62×10<sup>-34</sup> Дж·с, e – заряд электрона.



Рисунок 2. Квантование магнитного потока в сверхпроводящем кольце.

Эффекты слабой сверхпроводимости, или эффекты Джозефсона, были предсказаны в 1962 году [5] и вскоре экспериментально подтверждены. Суть стационарного эффекта Джозефсона заключается в явлении протекания сверхпроводящего тока не вызывающего падения напряжения через тонкий слой диэлектрика, разделяющий два сверхпроводника. Такой ток называют джозефсоновским током, а структуру «сверхпроводник-изоляторсверхпроводник» — туннельным джозефсоновским переходом. Мы уже отмечали, что в сверхпроводящем состоянии материалов перенос тока осуществляется не единичными электронами, а так называемыми «куперовскими» парами, состоящими из двух электронов.

Одним из физических свойств проявления волнового характера «электронного» газа из «куперовских» пар в сверхпроводнике является тот факт, что он имеет единую фазу  $\chi$  во всем массиве сверхпроводника. Соответственно, на границах джозефсоновского перехода, слабо связывающего два относительно массивных сверхпроводника будет существовать разность фаз  $\varphi = \varphi_1 - \varphi_2$  носителей тока, задаваемая протекающим током *I* (здесь  $\varphi_1$  и  $\varphi_2$ – фазы в каждом из сверхпроводящих электродов). Мерой слабости можно считать отношение плотности джозефсоновского тока к максимальной плотности сверхтока в массивном сверхпроводнике. Эта величина для туннельных джозефсоновских переходов имеет порядок от 10<sup>-5</sup> до 10<sup>-2</sup> [6, 7].

Если слой изолятора между электродами, с одной стороны, достаточно толстый, чтобы проходящий через него сверхток не сильно возмущал сверхпроводящий конденсат в электродах, а, с другой стороны, достаточно тонкий, чтобы туннелирующие куперовские пары создавали заметный протекающий сверхток при наличии термических флуктуаций, связь между током *I* и разностью фаз *φ* в первом приближении может быть записана как



Рисунок 3. Схема туннельного джозефсоновского перехода.

$$I = I_C \sin \varphi, \tag{2}$$

где *I<sub>c</sub>* — так называемый критический ток перехода – максимальный ток, не вызывающий появления напряжения на границах диэлектрика.

Уравнение (2) описывает стационарный эффект Джозефсона, поскольку при  $I < I_c$ значение разности фаз постоянно. Если задаваемый ток превышает значение  $I_c$ , возникает так называемый нестационарный эффект Джозефсона, при котором разность фаз начинает изменяться со скоростью

$$\frac{d\varphi}{dt} = \frac{2e}{\hbar} V, \tag{3}$$

где V – мгновенное значение напряжения между электродами джозефсоновского перехода, e – заряд электрона, а  $\hbar$  – постоянная Планка, равная  $\frac{h}{2\pi} = 1.05 \times 10^{-34}$  Дж·с. Джозефсоновский ток при этом начинает осциллировать с частотой

$$\omega = \frac{2e}{\hbar} \bar{V}$$

где  $\overline{V}$  – среднее значение напряжения между электродами джозефсоновского перехода.

При этом к сверхпроводящей компоненте тока добавляется и ток нормальных электронов *I<sub>N</sub>*, туннелирующих через диэлектрик:

$$I_N(V) = \frac{V}{R(V)},\tag{4}$$

где R(V) – сопротивление туннельного барьера.

Если площадь соприкосновения электродов значительна, то значительна и емкость, *C*, образованного ими конденсатора и напряжение на емкости не может содержать переменной составляющей, т.е. близко к постоянному, разность фаз изменяется во времени с постоянной скоростью и усреднение по времени сверхтока (2), осциллирующего с частотой

$$f_J = \frac{2e}{2\pi\hbar}V = \frac{2e}{\hbar}V \tag{5}$$

обнуляет его вклад в вольт-амперную характеристику (ВАХ) перехода  $\bar{V}(\bar{I})$ . В результате, ВАХ оказывается гистерезисной (см. рисунок 4), что неудобно для создания СКВИДов.



Рисунок 4. Вольт-амперная характеристика туннельного джозефсоновского перехода, полученная экспериментальным путём (обработанное изображение экрана осциллографа)

В 1968 году W.C. Stewart и D.E. McCumber, заменив зависящее от напряжения сопротивление R(V) обычным сопротивлением R, теоретически показали, что при значениях параметра

$$\beta_{\rm C} = \frac{2\pi I_C R^2 C}{\frac{h}{2e}} \tag{6}$$

меньших единицы, ВАХ джозефсоновского перехода становится безгистерезисной [8,9].

В 1971 году G.I. Rohlin, P.K. Hansma and N. Sweet продемонстрировали первый тонкопленочный туннельный джозефсоновский переход, шунтированный обычным

сопротивлением для получения безгистерезисной вольт-амперной характеристики (см. рисунок 5). Именно шунтированные переходы используются в современных СКВИДах [10].

Включение джозефсоновского перехода в сверхпроводящее кольцо с индуктивностью L (структура получила название одноконтактного интерферометра) связывает разность фаз  $\varphi$  на переходе с потоком внутри кольца  $\Phi$ , и приложенным внешним магнитным потоком,  $\Phi_e$ .



Рисунок 5. Туннельный джозефсоновский переход, шунтированный внешним сопротивлением, и его ВАХ и процессы джозефсоновской генерации.

Действительно, изменение потока внутри кольца по закону Фарадея связано с падением мгновенного напряжения на резистивном элементе:

$$V = \frac{\Phi_0}{2\pi} \frac{d\varphi}{dt} = \frac{d\Phi}{dt},\tag{7}$$

Интегрирование (7) показывает, что разность фаз на джозефсоновском контакте жестко связана с магнитным потоком внутри кольца:

$$\varphi = \frac{2\pi}{\Phi 0} \Phi + 2\pi k,\tag{8}$$

где *k* без ограничения общности можно считать равным нулю.

Кроме того, из закона Ленца следует

$$\Phi = \Phi_e - LI_C \sin \varphi \tag{9}$$

Зависимость  $\Phi(\Phi e)$ , следующая из (8) и (9) показана на рисунке 6, и при больших значениях *L*, близка к показанной на рисунке 2, то есть поток внутри одноконтактного интерферометра будет близок к целому числу квантов.



Рисунок 6. Зависимость потока внутри сверхпроводящего кольца от внешнего магнитного потока при различных значениях параметра  $\beta_L = 2LI_c/\Phi_0$ ;

(изображение Applied Superconductivity).

#### 1.2. СКВИД постоянного тока

Структура с двумя джозефсоновскими переходами в сверхпроводящем кольце (Рисунок 7) получила название двухконтактный интерферометр или СКВИД постоянного тока. При малых значениях индуктивности кольца *L* по сравнению с характеристическими индуктивностями джозефсоновских переходов  $\frac{\Phi_0}{2\pi I_{C1,2}}$ , где  $I_{C1,2}$  – критические токи переходов ( $\ell_{1,2} \equiv \frac{2\pi L I_{C1,2}}{\Phi_0} \ll 1$ ), его можно рассматривать как одиночный джозефсоновский переход, критический ток которого,  $I_{C\Sigma}$ . зависит от приложенного внешнего потока:

$$I_{C\Sigma}(\Phi_e) = I_{c1}^2 + I_{c2}^2 + 2I_{c1}I_{c2}\cos(\frac{2\pi\Phi_e}{\Phi_0}).$$
 (10)



Рис. 7. Общая схема двухконтактного интерферометра.

На двухконтактном интерферометре возможно появление среднего напряжения,  $\overline{V}$ , если ток смещения  $I_{bias}$  больше критического  $I_{C\Sigma}$ .

$$\bar{V} = \left(I_{bias}^2 - I_{C\Sigma}^2(\Phi_e)\right)^{1/2} \tag{11}$$

Вместо уравнения (9) связь между величинами  $\Phi$ ,  $\Phi_e, \varphi_1, \varphi_2$  в стационарном случае при  $I_{bias}$  меньше критического тока  $I_{C\Sigma}$  принимает вид:

$$\Phi = \Phi_e - L_1 I_{C1} \sin \varphi_1 + L_2 I_{C2} \sin \varphi_2, \tag{12}$$

где  $L_1$  и  $L_2$  - индуктивности частей кольца, а разность разностей фаз на переходах определяется потоком внутри интерферометра:

$$\frac{2\pi}{\Phi_0}\Phi = \varphi = \varphi_1 - \varphi_2 = \varphi_e - L_1 I_{C1} \sin \varphi_1 + L_2 I_{C2} \sin \varphi_2$$
(13)

Как уже было отмечено, двухконтактный интерферометр или СКВИД постоянного тока представляет собой сверхпроводящий контур (кольцо) с двумя джозефсоновскими переходами. Процесс протекания тока в контуре интерферометра в стационарном случае можно сравнить в определенном смысле с оптическим эффектом интерференции от двух щелей, только в данном случае интерферируют не две световые волны, а два джозефсоновских сверхтока. Наличие волновых свойств у «куперовских» пар электронов является существенным для понимания работы СКВИДа. Если через кольцо СКВИДа пропустить постоянный ток  $I_{bias}$  величиной меньше  $I_{C\Sigma}$ , в СКВИДе волна «куперовских» пар электронов разделяется на две, каждая из которых проходит свой туннельный переход, а затем обе волны сводятся вместе.

В случае отсутствия внешнего поля и при его значениях, дающих внешний поток кратным целому числу квантов, обе ветви будут эквивалентны, обе волны придут без разности фаз и суммарный сверхток, как следует из (10), будет максимальным, равным сумме критических токов контактов. Но при отличии внешнего магнитного поля от этих значений в контуре будет наводиться циркулирующий сверхпроводящий ток. Этот ток в одном из контактов будет вычитаться из постоянного внешнего тока, а во втором — складываться с ним. Теперь две ветви будут иметь разные токи, и между туннельными переходами возникнет разность фаз. Волны «куперовских» пар электронов, пройдя через переходы и соединившись, будут интерферировать. Интерференция проявится, как зависимость критического тока СКВИДа  $I_{C\Sigma}$  от приложенного внешнего магнитного потока Фе. Периодический характер зависимости  $I_{C\Sigma}(\Phi_e)$  позволяет чувствовать отдельные кванты магнитного потока от внешнего поля и даже их малые доли, как мы увидим далее.

Если через СКВИД пропустить постоянный ток I<sub>bias</sub>, несколько превышающий по величине критический ток СКВИДа  $I_{C\Sigma}(\Phi_e)$ , то на выходных контактах СКВИДа появится напряжение  $\overline{V}$ , (11) также являющееся периодической функцией приложенного внешнего магнитного потока  $\Phi e$ , с периодом, равным кванту магнитного потока  $\Phi_0 = h/2e$ . Амплитуда выходного напряжения может составлять 20-50 мкВ. При этом коэффициент преобразования входного магнитного потока  $\Phi e$  в выходное напряжение V<sub>out</sub> (так называемая крутизна «сигнальной» характеристики  $\frac{dV_{out}}{d\Phi e}$ ) составляет, обычно, от 50 до 200 мкВ/ $\Phi_0$ . Таким образом, регистрируя выходное напряжение СКВИДа с использованием малошумящих усилителей с уровнями собственных шумов  $S_{VN}(f)$  порядка 0,5 нВ/Гц<sup>1/2</sup>, можно достичь уровней разрешения  $S_{\Phi N}$  по магнитному потоку в миллионные доли  $\Phi_0$  в единичной полосе частот:

$$S_{\Phi N} = S_{VN} / \left(\frac{dV_{out}}{d\Phi e}\right) \tag{14}$$

Вольт-амперная характеристика  $V_{out}(I)$  и вольт-полевая (или «сигнальная») характеристика  $V_{out}(\Phi_e)$  СКВИДа постоянного тока приведены на рисунке 8.



Рисунок 8. Вид вольт-амперной и «сигнальной» характеристик СКВИДа постоянного тока.

### 1.2. Трансформаторы магнитного потока для СКВИД-магнитометров.

Квантовый характер явлений в СКВИДах может наблюдаться в случае, когда типичная энергия, связанная с изменением числа квантов в интерферометре на единицу,  $\frac{\Phi_0^2}{2L}$ , существенно больше (примерно на 2 порядка), чем термическая энергия  $k_BT$  при рабочих температурах. Подставив цифры, мы увидим, что индуктивность интерферометра должна быть не больше, чем 0,3 нГн. Такому условию соответствуют отверстия в сверхпроводящих пленках, образующих интерферометра на уровне 0,3 нГн, его чувствительность по потоку:

$$S_{\Phi}^2 = 18 \frac{k_B T L^2}{R_1},\tag{14}$$

где  $R_1$  – нормальное сопротивление одного джозефсоновского перехода, не может быть лучше 5×10<sup>-6</sup>  $\Phi_0/\Gamma \mu^{1/2}$ , что соответствует чувствительности по полю для интерферометра с диаметром порядка 0,2 мм на уровне 0,5 пТл. Но такая чувствительность достигается феррозондовыми магнитометрами, работающими при комнатной температуре! Для улучшения чувствительности СКВИДа к магнитному полю и превращению его в уникальный прибор используются трансформаторы магнитного потока (см, например, [11]).

Общая схема трансформатора магнитного потока показана в левой части рисунка 9, он представляет собой замкнутый сверхпроводящий контур, приемная часть которого с индуктивностью Lp, выполняется из ниобиевой сверхпроводящей проволоки толщиной 50 - 100 мкм, которая посредством винтовых соединений (1 и 1') соединяется с отрезками сверхпроводящей ниобиевой фольги или проволоки толщиной порядка 20 мкм, а последние посредством ультразвуковой сварки соединяются в точках (2 и 2') с тонкопленочной сигнальной катушкой L<sub>i</sub>, на чипе со СКВИДом.



Рисунок 9. Общая схема трансформатора магнитного потока.

Выбор геометрии входной катушки трансформаторов магнитного потока СКВИДмагнитометра определяется тем, какой сигнал предполагается зарегистрировать. Если задачей является измерение однородного магнитного поля, то входную катушку делают одновитковой достаточно большого радиуса *R*<sub>P</sub> (рисунок 10, б). В этом случае эффективная площадь СКВИД-магнитометра увеличивается до значений [6]:

$$S_M = \left(\frac{k}{2}\right) R_P^{3/2} R^{1/2} \tag{15}$$

где k – коэффициент индуктивной связи между катушкой  $L_i$  и контуром интерферометра СКВИДа с геометрической индуктивностью  $L_{SQ}$ , R – радиус отверстия интерферометра. Сравнивая величину  $S_M$  с площадью петли интерферометра  $\pi R^2$ , при обычных для тонкопленочной технологии значениях k порядка 0.9,  $R_p \approx 25$  мм, R = 0.1 мм, из этих приблизительных оценок получаем величину выигрыша в чувствительности примерно в два с половиной порядка, то есть до уровня фТл в единичной полосе частот.



Рисунок 10. Схемы входных петель трансформатора потока для магнитометра –(а), симметричного аксиального градиометра 2-го порядка – (б).

При измерениях неоднородного поля от локальных объектов, например, сердца человека в условиях неэкранированного помещения клиники наиболее часто применятся градиометры второго порядка (рисунок 10, б). Именно такая конструкция приемных петель трансформатора позволяет исключить сигнал однородной помехи и ее градиента первого порядка, и, таким образом, обеспечить необходимый уровень отношения «сигнал-шум» для исследуемых источников.

#### 1.3. Общая схема СКВИД-магнитометра.

Существуют четыре обстоятельства, определяющих общую структуру аналоговой части электронной схемы СКВИД-магнитометра. Во-первых, типичный уровень шумового напряжения на интерферометре составляет 0,1 нВ/Гц<sup>1/2</sup> и менее, что существенно ниже уровня шумов современных полевых транзисторов. Во-вторых, СКВИД-магнитометры высоко конкурентны при приеме сигналов в низкочастотном диапазоне, где у полевых транзисторов превалируют шумы типа 1/f. В-третьих, сопротивление интерферометра обычно не превышает 10 Ом, в то время как полевые транзисторы дают минимальный шумовой вклад в выходной сигнал при сопротивлениях источника, как минимум в единицы

кОм. И, наконец, периодичность сигнальной характеристики интерферометра позволяет получать выходной сигнал, линейно зависящий от входного в очень узком амплитудном



Рисунок 11. Общая схема аналоговой части электроники СКВИД-магнитометра.

диапазоне последнего.

Все эти проблемы решаются в разработанной еще в 70 годах прошлого века общей схеме электроники СКВИД-магнитометра, показанной на рисунке 11.

Основной чертой этой схемы является использование модуляционнодемодуляционной схемы, обычно модулирующей входной сигнал на частотах порядка 20 - 100 кГц для измеряемых сигналов в полосе 1-2 кГц. В схеме, изображенной на рисунке 11, выходной сигнал интерферометра и его шум на частоте модуляции усиливаются в Q раз колебательным контуром, а импеданс интерферометра трансформируется в Q<sup>2</sup> раз. Нетрудно видеть, что при значениях Q порядка 20 шум на входе усилителя будет определяться шумом интерферометра, полоса пропускания контура будет достаточной для измеряемых сигналов, а входной полевой транзистор будет работать практически в оптимальном режиме.

Проблема линеаризации выходного сигнала магнитометра при амплитуде входного сигнала, превышающей доли кванта решается использованием потокозапирающей схемы обратной связи по частоте сигнала (схемы отрицательной обратной связи) после демодуляции, в которой интерферометр работает как нуль-детектор. Общая структура потокозапирающей схемы показана на Рис. 12.

13



Рис. 12. Общая структура потокозапирающей схемы обратной связи СКВИДа.

В первом приближении, без учета запаздывания, работу этой схемы можно описать следующим образом. Для сигнала ошибки Φ<sub>ε</sub>, возникающей на интерферометре при входном сигнале Φ<sub>e</sub>, запишем уравнение

$$\Phi_{\varepsilon} = \Phi_{\rm e} - \frac{\kappa\beta}{\tau} \int \Phi_{\varepsilon} dt, \qquad (16)$$

где K – коэффициент преобразования магнитного потока, приложенного к интерферометру, в вольты на входе интегратора,  $\beta$ - коэффициент преобразования выходного напряжения интегратора в поток обратной связи,  $\tau$  - постоянная интегратора.

Дифференцируя получим

$$\frac{d\Phi_{\varepsilon}}{dt} + \omega_0 \Phi_{\varepsilon} = \frac{d\Phi_e}{dt} \tag{17}$$

Для простейшего гармонического сигнала с амплитудой  $\Phi_{e_0}$ имеем

$$j\omega\Phi_{\varepsilon_0} + \omega_0\Phi_{\varepsilon_0} = j\omega\Phi_{\varepsilon_0},\tag{18}$$

где  $\omega_0 = K\beta/\tau$ ; что дает

$$|\Phi_{\varepsilon 0}| = \frac{\omega/\omega_0}{(1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2)^{1/2}} \Phi_{e_0}$$
<sup>(19)</sup>

Как видно из выражения (19), амплитуда сигнала ошибки на интерферометре при малых значениях  $\omega/\omega_0$  много меньше амплитуды действующего сигнала  $\Phi_{e0}$ . При захвате рабочей точки на середине наклонного участка вольт-полевой характеристики максимальное значение сигнала ошибки не может превышать  $\pm \Phi_0/4$ , иначе произойдет срыв отслеживания сигнала из-за изменения знака  $\frac{dV_{out}}{d\Phi_e}$ . Поэтому потокозапирающая схема магнитометра имеет предельные значения изменения амплитуды входного сигнала,

измеряемые числом квантов в секунду. Эта характеристика СКВИД-магнитометра получила название "SlewRate" и может быть оценена из выражения (19):

$$\frac{\Phi_{e_0}}{\Phi_0} \approx \frac{1}{4} \frac{\omega_0}{\omega} \tag{20}$$

Однако, есть еще одно обстоятельство: напряжение на выходе интегратора ограничено  $(V_{out}$  обычно ± 15 В) и максимальный поток обратной связи не превышает  $\Phi_{fb} = V_{out}\beta$ , и, следовательно, на низких частотах  $\omega/\omega_0 \ll 1$ максимальный входной сигнал ограничен величиной  $\Phi_{fmax}$ , (см. рис. 13) поскольку

$$\Phi_{\varepsilon 0} = (\Phi_{e0} - \Phi_{fb}) \to 0 \tag{21}$$

В результате, в этом диапазоне, "SlewRate" растет пропорционально частоте, а затем после плато, начинает следовать выражению (20). Естественно, при этом падает и максимально измеряемый сигнал. Отношение амплитуды максимального сигнала, измеряемого на конкретной частоте, к уровню шумов магнитометра в единичной полосе, называется его динамическим диапазоном. Что касается коэффициента передачи в режиме замкнутой обратной связи (отношения выходного сигнала к входному), то при малом сигнале он определяется соотношением (21) и равен 1 как и показано на рисунке 13, суммирующем характеристики СКВИД-магнитометра как прибора.



Рисунок 13. Характеристики СКВИД-магнитометра в режиме замкнутой обратной связи.

Безусловно, мы рассмотрели сильно упрощенную модель обратной связи в СКВИДмагнитометре, отбросив влияние запаздывания сигнала  $\tau_d$  в цепи обратной связи и соответствующее появление фазовых сдвигов. Появление последних учтено в эквивалентной схеме [12], приведенной на Рис. 14.



Рис. 14. Схема обратной связи СКВИД-магнитометра, учитывающая фазовые сдвиги.

Частотное поведение коэффициента передачи приведено на Рис. 15.



Рис. 15. Зависимость коэффициента передачи сигнала от частоты и величины запаздывания. Частота *f*<sub>1</sub> - частота, на которой коэффициент передачи разомкнутой цепи равен 1.

Как видно из рисунка 15, наличие запаздывания сигнала в проводах от теплой комнатной электроники до гелиевого или азотного уровня в криостате приводит к выбросам на частоте среза. Жирной линией выделен оптимальный вариант настройки системы (усиление и константы интегратора) при  $f_1 \tau_d = 0.08$ .

### 1.4. Список литературы:

- Kamerlingh Onnes, H., "The Superconductivity of Mercury." Comm. Phys. Lab. Univ. Leiden; Nos. 122 and 124, 1911.
- [2]. J. Bardeen, L.N. Cooper, and J.R. Schrieffer, "Microscopic Theory of Superconductivity" Phys. Rev. 106; 162 (1957).
- [3]. B.S. Deaver, W.M. Fairbank. "Experimental Evidence for Quantized Flux in Superconducting Cylinders", Phys. Rev. Lett., 7, p. 43, 1961.

- [4]. R. Doll, M. Nebauer. "Experimental Proof of Magnetic Flux Quantization in a Superconducting Ring", Phys. Rev. Lett., 7, p. 51, 1961.
- [5]. D. Josephson. "Possible new effects in superconducting tunneling", Phys. Lett, v. 1, No. 7, p. 251 (1962)
- [6]. К.К. Лихарев, Б.Т. Ульрих. "Системы с джозефсоновскими контактами. Основы теории". М., Изд. Моск. ун-та, 1978.
- [7]. К.К. Лихарев. "Введение в динамику джозефсоновских переходов". М., Наука, 1985.
- [8]. W.C. Stewart. "Current-voltage characteristics of Josephson junctions"- Appl. Phys. Let., vol. 12, no. 8, 15 April 1968.
- [9]. D.E. McCumber. "Effect of ac impedance on dc voltage-to-current characteristics of superconductor week-link junction", - J. Appl. Phys., vol. 39, no. 7, p. 3113, June 1968.
- [10]. G.I. Rohlin, P.K. Hansma and N. Sweet. "Externally shunted Josephson junctions: Generalized weak links",- J. Phys. Rev. B4, 3003, 1971.
- [11]. R.L. Fagaly. "Superconducting quantum interference device instruments and applications" Rev. Sci. Instrum., 77, 101101, 2006.
- [12]. D. Drung. "High-Tc and low-Tc dc SQUID electronics". Supercond. Sci. and Technol. vol. 16, 1320, 2003.

# 2. Экспериментальная работа.

### Упражнение 1: ВАХ одиночного джозефсоновского контакта.

Для выполнения упражнения потребуется знание пункта 1.1 раздела «Теоретическое введение».

- 1. Освоение интерфейса программы QTC SC Simulator;
- Изучение влияния параметров моделирования на ВАХ одиночного джозефсоновского контакта;
- 3. Освоение моделирования ВАХ в консольном режиме с сохранением данных в файл и построение графиков для отчёта.

На рабочем столе компьютера находятся папка «code» и ярлык программы «QTCLabSCSim». В браузере Google Chrome в «Google документах» можно найти шаблон отчёта.

### 1.1. Интерфейс программы QTC SC Simulator

Для начала работы с программой после запуска необходимо выбрать «ядро» -- для упражнения 1 это «Josephson Junction (RSCJ)» и нажать кнопку «Load».

Real OTC Educational Laboratory - SC Simulator	- 🗆 ×	😸 QTC Educational Laboratory - SC Simulator	- 🗆 ×
	Terrel Door Door Door Door Door Door Door Doo	Josephson junction in RSCJ model $\downarrow^{I_B} \longrightarrow \boxed{\begin{matrix} I_B \\ R_N \\ \Box \end{matrix}} c \boxed{\begin{matrix} C \\ C \end{matrix}} 2$	Nond Jampises Jantes (E. Let)         Unod Unod Unod Series         Unod Unod           Bar Source Desptan         Using Facetore Text operations         Text operations           Extent parents the (Film)         1
	Vila Start Stop	Where • $X^{n} - A \operatorname{sequebasis junction} (JJ)$ ; • $J^{n} - mollinesi element (supercurrent carrier); • R_{N} - normal resistance of J_{2};• C - capacitance of J_{2}In this model current I through JJ is(\varphi - Josephson phase, I_{C} - JJ critical current);I = I_{c} \operatorname{sin} \varphi - \frac{1}{2eR_{N}} \frac{\partial \varphi}{\partial t} + C \frac{\partial Y}{dt},or in relative units:• t = t_{S} \sin \varphi + \frac{1}{2e} + C \frac{\partial Y}{\partial t},Relative units:• entropy I_{L}(z);Relative U(z);• control I = I_{L}(z);• output:• output:• output:• output:• output:• U(z) = V(z);• U(z) = V(z);•$	Counter days (h) 000 8 200 200 2

После этого в левой части окна программы отобразятся схема, эквивалентная схема и краткое описание математической модели. Вернуться к описанию схемы можно по нажатию кнопки «Scheme description».

При нажатии на кнопку «IV-curve» появляется интерфейс моделирования джозефсоновского контакта. После настройки параметров моделирования (3) и нажатия кнопки «Start» прогресс моделирования можно увидеть на полоске в правом нижнем углу экрана (5), по окончанию процесса можно скрыть лишние графики в окне (4), нажав на галочку.



N.B.: если при начале симуляции программа завершает работу с ошибкой, следует изменить в «Региональных стандартах» операционной системы десятичный разделитель с запятой на точку.

Контрольные вопросы:

- В каких случаях (при каких параметрах моделирования) на ВАХ наблюдается гистерезис?
- На что влияет параметр Vc?

#### 1.2. Консольный режим

В папке «code» в подпапке «Release» находится набор скриптов, позволяющих провести моделирование поведения джозефсоновского перехода без графического интерфейса, а также сохранить результаты моделирования в виде значений в текстовом файле. Скрипт «IVCurvLauncher» строит зависимость одной величины от другой и сохраняет результаты в текстовый файл; скрипт «CnfGenerator» позволяет запускать предыдущий скрипт множество раз, незначительно меняя внешние параметры.

При запуске «IVCurvLauncher» откроется диалоговое окно, в котором будет предложено открыть файл «ядра» симуляции. Если «ядро» одиночного джозефсоновского контакта «JJ.cbe» отсутствует в папке «code», его можно найти в папке C:\ProgramData\QTCLabSCSim\Kernels.

После считывания ядра скрипт укажет, какие переменные входят в симуляцию (1) (V, I, P – напряжение на контакте V, ток через контакт I и разность фаз P соответственно). Также, будут указаны внешние параметры симуляции (2) – ток смещения I<sub>B</sub> (IB), «критическое напряжение» Vc (VC), параметр Маккамбера β (B). Например, для изменения

19

параметра β симуляции следует по запросу «Select external to change» нажать 3 и Enter, после чего ввести новое значение β.

(98%) C:\ProgramData\QTCLabSCSim\Kernels\JJ.cbe		$\times$
Selected CBE: C:\ProgramData\QTCLabSCSim\Kernels\JJ.cbe Temporary name: CBE initilization success.		^
VALUES: V I P		
EXTERNAL: 1 IB=1.000000 2 VC=1.000000 3 B=0.000000		
Select external to change (0 - continue): 3 > Value:1 > EXTERNAL B will be set as 1.000000		
Select external to change (0 - continue): 0		
Select variable EXTERNAL: 1 >Variable EXTERNAL: IB >Range start:-3 >Range end:3 >Step:0.1 >Offset (0-to inf):0		
Output file: CBE initilization success. Set EXTERNAL: B=1.000000; 0% -3.00000E+000 -2.983017E+000 1% -2.90000E+000 -2.881348E+000 3% -2.80000E+000 -2.779498E+000 5% -2.70000E+000 -2.677602E+000 6% -2.60000E+000 -2.574962E+000 8% -2.500000E+000 -2.368883E+000 10% -2.40000E+000 -2.368883E+000 11% -2.30000E+000 -2.160627E+000 13% -2.20000E+000 -2.160627E+000 15% -2.10000E+000 -1.948731E+000 16% -2.00000E+000 -1.948731E+000 20% -1.80000E+000 -1.620415E+000 23% -1.60000E+000 -1.383073E+000		~

При вводе «0» предлагается выбрать внешний параметр, который будет являться переменной (для построения ВАХ мы меняем ток смещения I<sub>B</sub>), а также пределы его изменения и шаг. Параметр «offset» не является частью симуляции; достаточно ввести 0 или 1.

После ввода всех параметров появится диалоговое окно, в котором предлагается выбрать расположение и имя сохраняемого текстового файла со значениями. Сами значения также будут продублированы в окне консоли.

Значения из полученного текстового файла возможно импортировать в предпочитаемую программную среду и обработать; в рамках упражнения 1 требуется только построить на их основе график. В папке «code\plot» лежат скрипты на языке Python

для импорта значений и построения графиков, для их запуска на компьютере установлена и настроена Visual Studio Code.

N.B. Обратите внимание, что при консольном запуске скрипта переменная «проходится только в одном направлении» – в указанном примере от -3 до 3, но не наоборот. Это означает, что для корректного отображения гистерезиса построенный график нужно будет продублировать, а затем отразить по горизонтали и по вертикали (скрипт «IVCurvLauncher» не поддерживает отрицательные шаги).

# 1.3. Выполнение упражнения

- В качестве отчёта предоставьте таблицу из двух столбцов: графики ВАХ и параметры, при которых они были получены.
- Из таблицы должно быть видно, как изменение параметров симуляции влияет на вид графика ВАХ.

# Упражнение 2: Вольт-амперная и вольт-полевая характеристики СКВИДа постоянного тока.

Для выполнения упражнения потребуется знание пункта 1.2 раздела «Теоретическое введение».

# 2.1. Изменения в интерфейсе программы QTC SC Simulator и консоли.

После запуска программы следует выбрать «ядро» «DC SQUID» и нажать кнопку «Load».



В качестве параметров моделирования доступны индуктивность, внешний поток, ток смещения (в относительных единицах) и параметр Маккамбера. При этом возможно построение двух характеристик – зависимости напряжения на СКВИДе от тока смещения и от внешнего магнитного потока.

<pre>Image: C:\ProgramData\QTCLabSCSim\Kernels\DCSQUID.cbe Selected CBE: C:\ProgramData\QTCLabSCSim\Kernels\DCSQUID.cl remporary name: CBE initilization success.</pre>
VALUES: V1 V2 11 12 21 22
EXTERNAL: 1 L=0.001000 2 PHIEX=0.500000 3 IB=2.000000 4 B=0.000000
Select external to change (O - continue): O
Select variable EXTERNAL: 2 >Variable EXTERNAL: PHIEX >Range start:-3 >Range end:3 >Step:0.1 >Offset (0-to inf):0
Dutput file: TRE initilization success.
Set EXTERNAL:
1% -2.900000E+000 3.103789E-001
3% -2.800000E+000 5.884980E-001 5% -2.700000E+000 8.090815E-001
5% -2.600000E+000 9.506050E-001
10% -2.400000E+000 9.506102E-001
11% -2.300000E+000 8.090904E-001 13% -2.200000E+000 5.885106E-001
15% -2.100000E+000 3.103782E-001
10% -2.000000E+000 3.006649E-005 18% -1.900000E+000 3.103792E-001
20% -1.800000E+000 5.885000E-001
23% -1.600000E+000 9.506051E-001
25% -1.500000E+000 9.999999E-001 26% -1.400000E+000 9.506067E-001
28% -1.300000E+000 8.090738E-001

При запуске «IVCurvLauncher» также следует выбрать ядро «DC SQUID». При выборе параметра «PHIEX» в качестве переменной будет построена вольт-полевая характеристика, а при выборе «IB» будет построена вольт-амперная.

### 2.2. Выполнение упражнения

- В шаблоне для упражнения 2 заполните все пустые ячейки таблицы.
- С помощью данных моделирования, полученных через консоль, постройте сдвоенный график вольт-амперной и вольт-полевой характеристик (рис. 8 раздела «Теоретическое введение»)

# Упражнение 3: Основные принципы работы с ВТСП-магнитометром

Для выполнения упражнения потребуется знание пунктов 1.3 и 1.4 раздела «Теоретическое введение».

### Перед началом работы:

- 1. Убедитесь, что все используемые приборы выключены
- 2. Соблюдайте технику безопасности работы с жидким азотом не допускайте попадания жидкого азота ни на кожу, ни на закрытые одеждой участки тела
- Заливку криостата жидким азотом следует производить медленно и с перерывами это позволит охладить внутренние стенки криостата за счёт паров азота. Заливку следует проводить до уровня 2/3 от максимального объёма.
- Погружать измерительный зонд с СКВИД-датчиком также следует очень медленно. Учитывайте, что пермаллоевый магнитный экран имеет большую массу, а потому высокую тепловую инертность.
- 5. Закручивать винты для закрепления зонда в криостате следует крест-накрест.
- 6. Только после выполнения всех предыдущих пунктов следует подключать аппаратуру, причём в выключенном состоянии!

### 3.1. Настройка датчика и измерение его характеристик.

- 1. Включите аппаратуру генератор сигналов, осциллограф, блок управления датчиком.
- 2. Запустите программу измерения 1ch.exe
- 3. Произведите выбор порта для коммуникации с блоком электроники, как правило он имеет название ADC ch1, нажмите кнопку «Просмотр» для отображения сигнала с АЦП.
- 4. Программа содержит меню для настройки измерительного канала.



Рис. 13. Общий вид окна выбора номера порта для управления магнитометром. Кнопки имеют следующие назначения:



Рис. 14. Общий вид интерфейса программы:

"Adjust" - "Настройка" - режим работы

"Work" – "Работа" - режим работы

"×1" - значение коэффициента усиления дополнительного усилителя равно 1.

"×10" - значение коэффициента усиления дополнительного усилителя равно 10.

"DC" – Смещение СКВИДа постоянным током;

"АС" – Смещение СКВИДа переменным током на высокой частоте;

"Нагрев" – включение нагревателя

"Прибор" – Сохранение всех параметров, установленных на экране, в блоки электроники.

5. Нажмите следующие кнопки: "Adjust", "DC", и адрес, как показано на рис. 15.



Рис. 15. Общий вид окна настройки параметров магнитометрического канала.

- 6. Подайте с генератора тестовый синусоидальный сигнал частотой 80 -100 Гц и амплитудой несколько Вольт на разъем "TEST" блока согласования. Выходной разъем "OUT" блока управления соедините со входом "Y" осциллоскопа.
- С выхода звукового генератора подайте сигнал амплитудой 1-2 Вольт и частотой 80 120 Гц на разъем «Test» блока согласования.
- Движением мыши или установите потенциометр «Mod» в среднее положение. Движением потенциометра "BIAS" слева направо добейтесь появления сигнала на экране осциллоскопа и установите его максимальное значение.
- 9. Движением потенциометра "МОD" найдите первый максимум выходного сигнала (Рис.16) ВТСП-СКВИД-сенсора. Заметьте значение этого параметра (цифровое значение параметра высвечивается в левой или правой части потенциометра «Mod») и не изменяйте его больше в ходе измерений. Запишите значение амплитуды выходного сигнала, при котором на кривой в режиме «Настройка» умещается один период синусоидального сигнала между двумя соседними широкими частями графика. Такая кривая будет соответствовать одному кванту магнитного потока, а измеренная величина и будет ГОС – глубиной обратной связи.



Рис. 16. Вид выходного сигнала измерительного канала в режиме разомкнутой обратной связи ("Adjust"), соответствующий величине магнитного потока  $\Phi_0 = 2,07 \times 10^{-15}$  Вб на входе ВТСП-СКВИД-датчика.

### 1.4. Запись спектра сигнала и его обработка.

- После нажатия на кнопку «Спектр» (рис.14), откроется окно спектр-анализатора, в котором следует выбрать двойные логарифмические координаты нажатием кнопки «Лог.». В окне спектр-анализатора можно пронаблюдать общую картину записываемого сигнала, но невозможно его обработать.
- 2. Настройте генератор сигналов таким образом, чтобы на его выходе был пилообразный или модулированный сигнал частотой 100-900 мГц.

- Закройте окно спектр-анализатора и нажмите кнопку «Запись». Записываемая кривая окрасится в красный цвет, а данные с АЦП начнут записываться в файл temp1.dat. Измерения следует проводить в течение одной минуты.
- 4. Нажмите на кнопку «Сохранить». Откроется диалоговое окно, в котором следует выбрать файл temp1.dat и нажать кнопку «Открыть», затем откроется диалоговое окно, в котором следует ввести желаемое имя файла (фамилия, дата, тип сигнала и его частота), и нажать на кнопку «Сохранить».
- 5. В сохранённом файле содержатся выполненные измерения в двух колонках время и значение напряжения. По данным измерения постройте график спектральной плотности мощности сигнала в любой программной среде (для среды Visual Studio Code можно воспользоваться готовым скриптом в папке «code»), посчитайте отношение «сигнал/шум» на частоте, близкой к частоте сигнала.
- 6. Повторите измерения для частоты 10-30 Гц.

# 1.5. Отчёт.

В качестве отчёта предоставьте:

- 1. Измеренное значение глубины обратной связи.
- 2. Графики зависимости выходного напряжения на СКВИДе от времени для обоих измеренных сигналов.
- 3. Графики спектральной плотности мощности и рассчитанное значение отношения «сигнал/шум» для обоих сигналов.