ФЕДЕРАЛЬНОЕ АГЕНТСТВО СВЯЗИ ФЕДЕРАЛЬНОЕ ГОСУДАРСТВЕННОЕ БЮДЖЕТНОЕ ОБРАЗОВАТЕЛЬНОЕ УЧРЕЖДЕНИЕ ВЫСШЕГО ОБРАЗОВАНИЯ «САНКТ-ПЕТЕРБУРГСКИЙ ГОСУДАРСТВЕННЫЙ УНИВЕРСИТЕТ ТЕЛЕКОММУНИКАЦИЙ ИМ. ПРОФ. М.А. БОНЧ-БРУЕВИЧА» (СПбГУТ)

Лабораторная работа №5

ИССЛЕДОВАНИЕ СХЕМ НА ИНТЕГРАЛЬНОМ ОУ В ЧАСТОТНОЙ И ВРЕМЕННОЙ ОБЛАСТЯХ

Вариант 234

Выполнила бригада:

Группа ИКТЗ-83

Громов А.А., Миколаени М.С., Мазеин Д.С.

(Ф.И.О., № группы)

(подпись)

Санкт-Петербург

Лабораторная работа № 5

"Исследование схем на интегральном ОУ в частотной и временной областях"

Цель работы:

- Изучить схемотехнические особенности построения интегральных ОУ, принцип построения макромодели в частотной области.
- Исследовать влияние внешних цепей ОС на характеристики устройств с ОУ.

Иходные данные:

Таблица 4

	Тип ОУ	Частота	Коэффициент	Скорость	Максимальный
№		единичного	усиления ОУ	нарастания	выходной ток
		усиления (МГц)	(дБ)	(В/мкс)	(мА)
2	OPA646	650	47	180	52

Таблица 5

	,	
$N_{\underline{0}}$	3	
R, кОм	1.6	
С, пФ	100	

Таблица 6

No	4
R, кОм	4.7
С, пФ	68

2.1. Построение макромодели ОУ с частотной коррекцией.

Модель, удобная для учебного процесса, показана на рис. 1. Элементы частотной коррекции не показаны. Схема, однако, обладает свойствами скорректированного ОУ, в частности ее характеристики определяются двумя полюсами в функции передачи.

Эта модель состоит из трех блоков, построенных на идеальных операционных усилителях. Первый (ОУ1) обеспечивает дифференциальный вход устройства с бесконечно большим входным сопротивлением. Третий (ОУ3) обеспечивает нулевое выходное сопротивление и служит буфером между выходом макромодели и внешними цепями. Частотные свойства в предложенной макромодели ОУ определяются двумя парами ВС-элементов на выходах ОУ1 и ОУ2 (узлы 4 и 5). Общий коэффициент усиления макромодели ОУ указывается над ОУ1. Другие блоки имеют коэффициент усиления равный 1.

Задание 1.

Составим макромодель по заданным параметрам:

Коэффициент усиления ОУ μ указывается над ОУ1, другие блоки имеют усиление 1. Ёмкости, связанные с частотами полюсов, определяются из выражения $C_i=1/2f_{pi}R$.

$f1 = 650 M\Gamma$ ц	$fp2 = f1 \cdot 2 = 1.3\Gamma\Gamma$ ц
Kд $E = 47$ д E	$Ci = 1/2\pi fpiR$
$\mu = 224$	$C1 = 800 \text{ H}\Phi$
$\mathrm{fp1} = 200~\Gamma$ ц	$C2 = 20 \ \Pi\Phi$

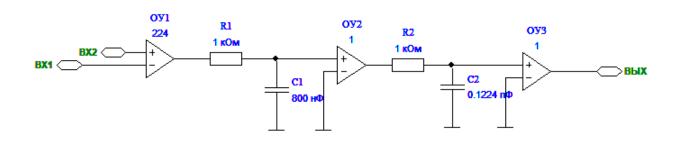


Рис. 1: Макромодель с параметрами элементов, задающих частотные свойства ОУ.

3.2.1. Схемы на ОУ с частотно-независимой ОС.

Неинвертирующий усилитель с ОС изображен на рис. 2, а. В этой схеме сигнал подается на прямой вход ОУ. Напряжение отрицательной ОС поступает на инверсный вход ОУ. Цепь ОС из резисторов R1 и R2 образует последовательную ОС по входу и параллельную по выходу. Коэффициент усиления $_{FH}$ этой структуры записан под схемой. Здесь и собственный коэффициент усиления ОУ без ОС, F - глубина ОС.

Инвертирующий усилитель с ОС изображен на рис. 2, 6. В этой схе- ме сигнал через резистор R1 подается на инверсный вход ОУ. На этот же вход должен поступать и сигнал ОС, иначе она не будет отрицательной. Таким образом, и в инвертирующем включении ОУ цепь ОС образуется резисторами R1 и R2. При этом получается параллельная по инверсному входу ОУ и параллельная по выходу ОС. Коэффициент усиления КFH этой структуры также записан под соответствующей схемой. Глубина ОС в обеих схемах одинакова.

$$K_{FH} = \frac{\mu}{F} \approx 1 + \frac{R2}{R1}; K_{FH} = \frac{R2}{R1 + R2} \frac{\mu}{F} \approx \frac{R2}{R1}$$

$$F = 1 + \mu B = 1 + \mu \frac{R1}{R1 + R2}.$$

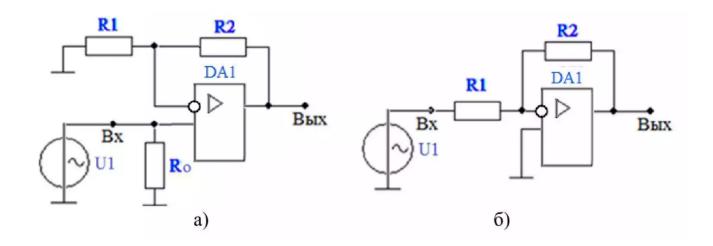


Рис. 2: Основные схемы включения операционных усилителей.

3.2.1.1. Характеристики в частотой области.

Режим без ОС можно создать, подключив к одному из входов подсхемы ОУ (рис. 3) источник гармонического сигнала (с амплитудой 1...2 мВ) и заземлив другой. В этом случае исследованию подвергается собственно сама микросхема ОУ.

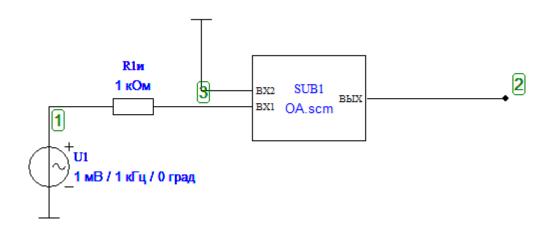


Рис. 3: Схема включения ОУ без ОС.

Задание 2.

Построить АЧХ ОУ без ОС, определить коэффициент усиления µ на нижних частотах (20...80 Гц), частоты полюсов и частоту единичного усиления f1.

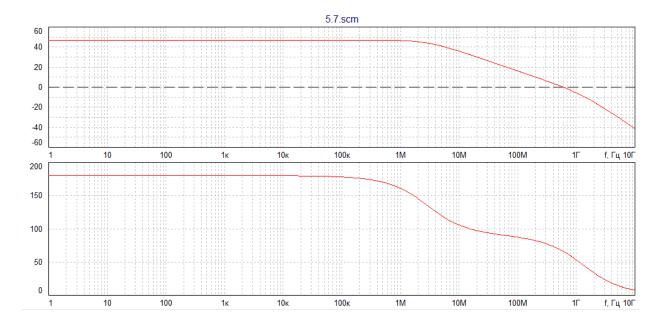


Рис. 4: Частотные характеристики ОУ.

Режим ОУ с ОС получается при подключении к подсхеме резисторов ОС R1 и R2 (рис. 5). Для получения заданных коэффициентов усиления с ОС K_F , равными 100 и 10, необходимо включить требуемые сопротивления резисторов ОС. Их можно рассчитать, приняв R1 = 1...2 кОм.

Если источник сигнала подключается к инверсному входу ОУ через резистор R1. Получаем инвертирующий усилитель (рис. 5).

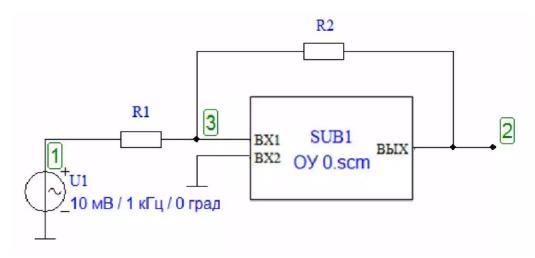


Рис. 5: Инвертирующий усилитель.

Задание 3.

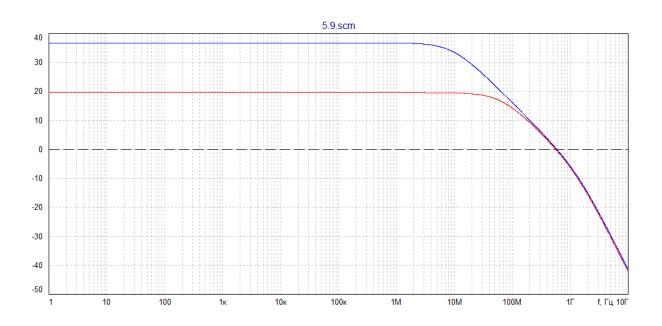


Рис. 6: График АЧХ. Красная линия- K_F =10; $f_{\rm гран}$ =64МГц | Синяя линия- K_F =100; $f_{\rm гран}$ =9.3 МГц.

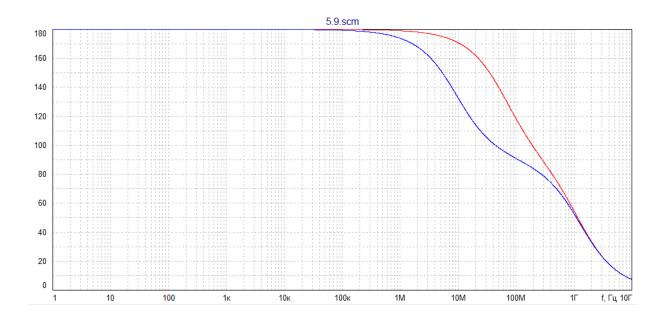


Рис. 7: График ФЧХ. Красная линия - K_F =10, Синяя линия - K_F =100.

Задание 4.

Инвертирующий усилитель с высоким входным сопротивлением

Для получения высокого входного сопротивления в инвертирующем усилителе используется Т-образная цепь ОС. Резисторы, подключаемые ко входу ОУ, выбираются высокоомными (например 1 МОм). Два других используются для управления коэффициентом усиления.

Коэффициент усиления такой схемы рассчитываются следующим образом:

$$K_F = \frac{\mu(R_4(R_5 + R_6) + R_5 R_6)}{\mu R_3 R_6 + (R_3 + R_4)(R_5 + R_6) + R_5 R_6)} \approx \frac{(1 + \frac{R_5}{R_6})R_4}{R_3}$$

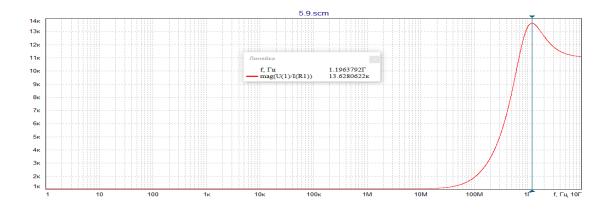


Рис. 8: График входного сопротивления инвертирующего усилителя.

Входное сопротивление инвертирующего усилителя равно 13,6кОм

Задание 5.

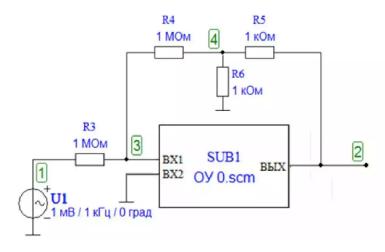


Рис. 9: Инвертирующий ОУ с высоким входным сопротивлением.

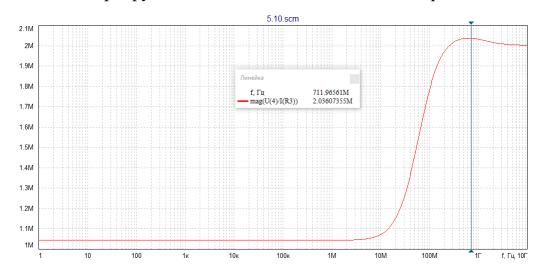


Рис. 10: График входного сопротивления.

Входное сопротивление инвертирующего ОУ с высоким входным сопротивлением равно 2.04 МОм.

Рассчитать элементы цепи ОС по заданному коэффициенту усиления ${
m KF}=100~{
m u}$ ${
m KF}=10.$

KF = 10	KF = 100
KF = (1+R5/R6)*R4/R3	KF = (1+R5/R6)*R4/R3
R3 = 1000 Om	$R3 = 1000 O_{M}$
R3 = R4 = 1 MOM	R3 = R4 = 1 MOm
R5 = 9*R6 = 9 kOm	R5 = 99*R6 = 99 kOm

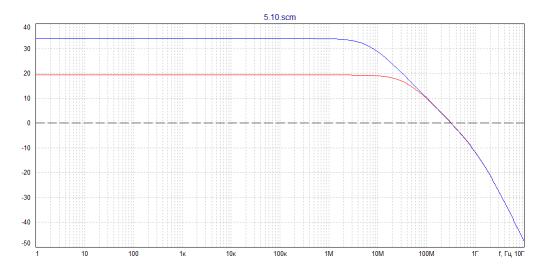


Рис. 11: График AЧХ. Красная линия - KF=10, Синяя линия- KF=100.

Неинвертирующий усилитель на ОУ получается при подаче сигнала на его прямой вход. На практике вызывает интерес частный случай такого включения — операционный повторитель (ОП) (рис. 16).

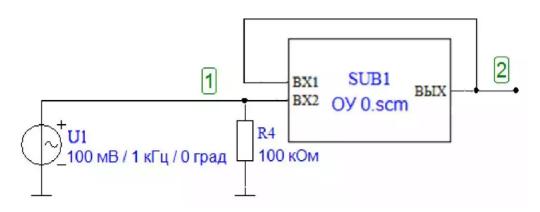


Рис. 12: График АЧХ. Красная линия - КF=10, Синяя линия- KF=100.

Режим ОП получается в неинвертирующем усилителе при R2 = 0. Выход ОУ непосредственно соединяется с инверсным входом, использование резистора R1 в этом случае теряет смысл. Резистор R4 необходим для протекания входного постоянного тока ОУ. Его сопротивление может составлять десятки и сотни кОм. Оно определяет входное сопротивление ОП. При этом следует помнить о входных токах ОУ.

Задание 6.

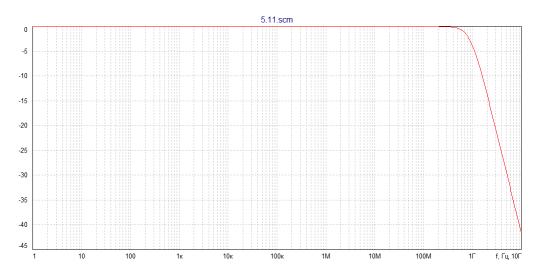


Рис. 13: График АЧХ ОП.

3.2.1.2. Характеристики во временной области.

Переходную характеристику (ПХ) усилителя получаем при подаче на его вход напряжения прямоугольной формы. Для этого в схемах на рис. 5 и 16 необходимо переключить источник сигналов с гармонических колебаний на меандр. Задать двухполярный сигнал ± 1 мВ и длительность импульса $t_{\rm u}$ = 25 мкс.

Задание 7.

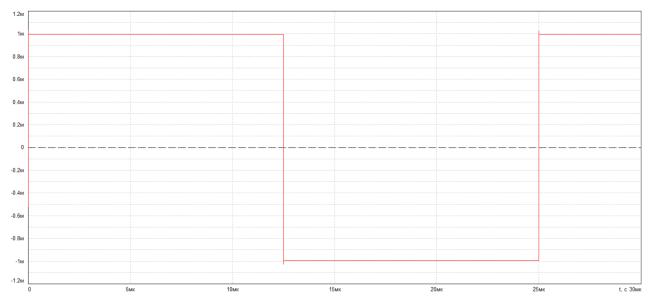


Рис. 14: График ПХ операционного повторителя.

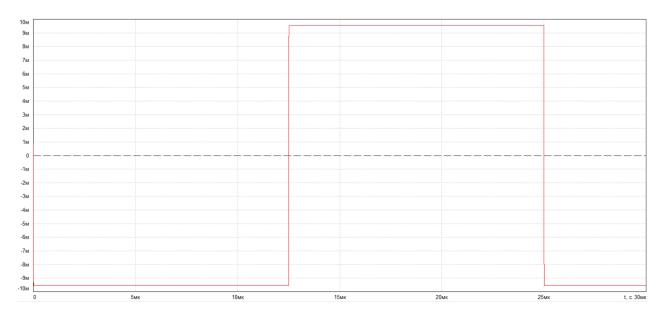


Рис. 15: График ПХ инвертирующего ОУ с высоким входным сопротивлением.

3.2.2. Схемы на ОУ с частотно-зависимой ОС.

Из огромного разнообразия схем ОУ с частотно-зависимыми цепями ОС для лабораторного исследования выбраны только две.

Одна из них представляет собой интегратор (рис. 20, а), другая — дифференциатор (рис. 20, 6). Соответствующие функции определяются RC-элементами. Резисторы R_0 выполняют вспомогательные функции. В интеграторе R_0 обеспечивает необходимую ОС на постоянном токе, в дифференциаторе — необходимый запас по фазе.

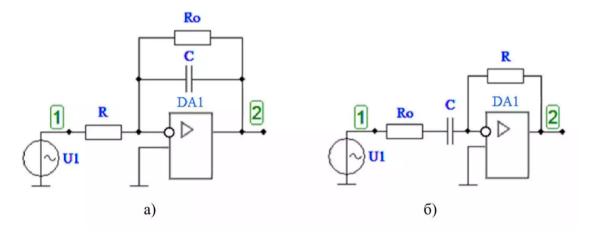


Рис. 16: ОУ в режиме интегрирования (а) и дифференцирования (б).

3.2.2.1. Характеристики в частотной области.

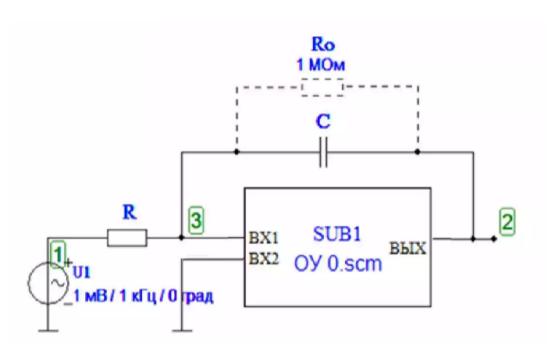


Рис. 17: Схема интегратора.

Задание 8.

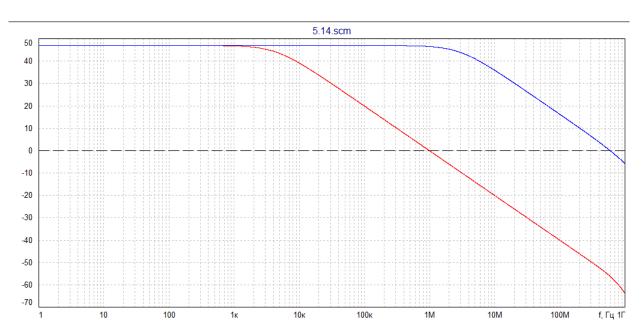


Рис. 18: График АЧХ интегратора (красная линия) и АЧХ ОУ без ОС (синяя линия).

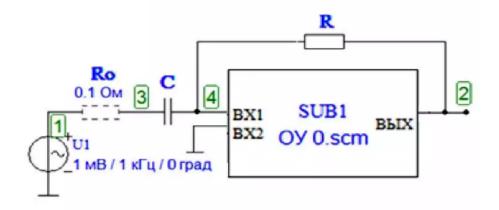


Рис. 19: Схема дифференциатора.

Задание 9.

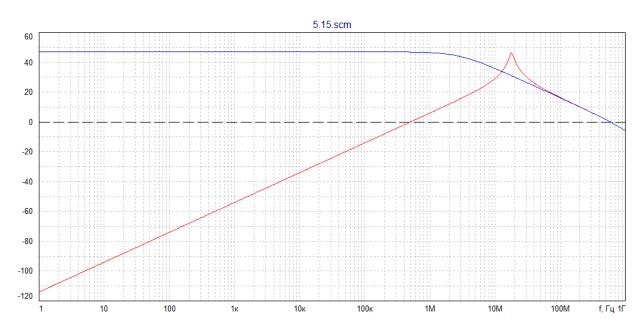


Рис. 20: График АЧХ дифференциатора (красная линия) и АЧХ ОУ без ОС (синяя линия).

В реальной схеме с ОУ выполнить измерения с разомкнутой петлей ОС весьма сложно из-за чрезвычайно высокого коэффициента усиления ОУ и необходимости сохранения нулевых потенциалов на постоянном напряжении. Использование ПК существенно облегчает решение этой задачи. На рис. 26 показан вариант выполнения разрыва петли ОС на ПК в схеме на рис. 23.

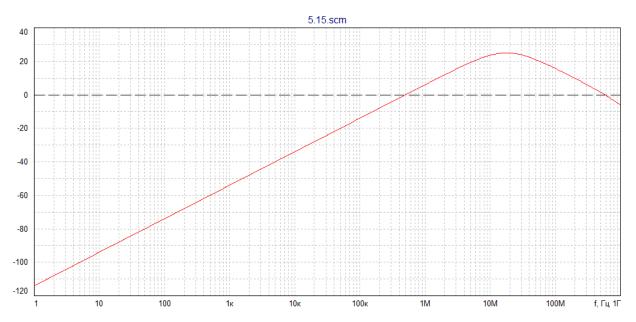


Рис. 21: График АЧХ дифференциатора при R_0 = 240 Ом – сопротивлении, при котором подъем на АЧХ перестает иметь место.

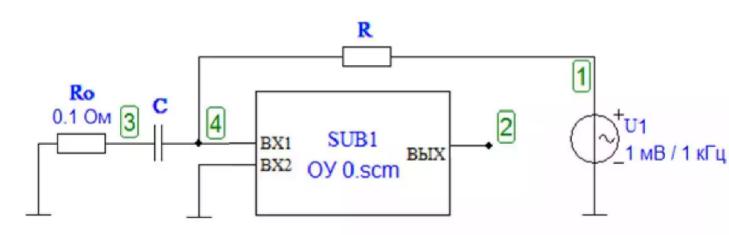


Рис. 22: Схема дифференциатора с разомкнутой петлей ОС.

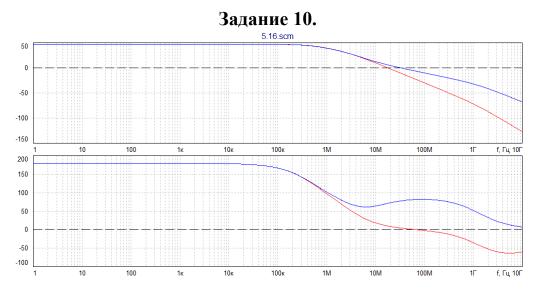


Рис. 23: График АЧХ петлевого усиления дифференциатора Красная линия – R_0 =0.1Ом, синяя линия - R_0 =240Ом.

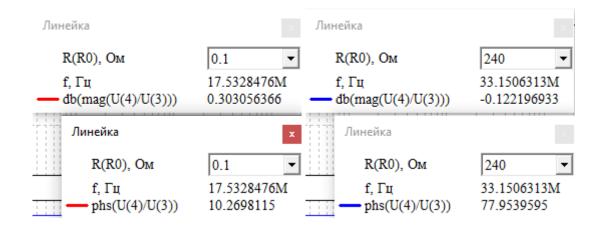


Рис. 24: Значения АЧХ и ФЧХ, при значении АЧХ = 0Дб **3.2.2.2. Характеристики во временной области.**

Переходную характеристику (ПХ) получаем при подаче на вход исследуемой схемы напряжения прямоугольной формы. Для этого в схемах на рис. 21 и 23 необходимо переключить источник сигналов с гармонических колебаний на меандр. Задать двухполярный сигнал ± 1 мВ. Частота следования прямоугольных импульсов устанавливается в зависимости от их длительности импульса $t_{\rm u}=1/{\rm f}$ для интегратора и для дифференциатора $t_{\rm u}=500$ мкс.

Задание 11.

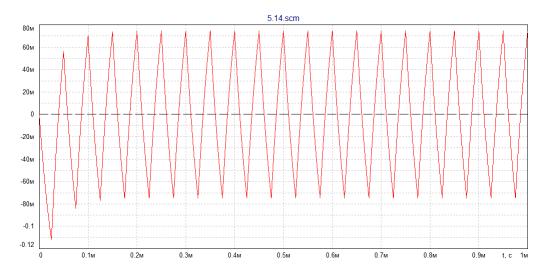


Рис. 25: График линейного закона интегрирования.

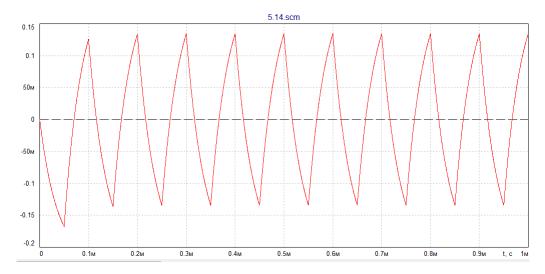


Рис. 26: График экспоненциального закона интегрирования. $t_{\mbox{\tiny имакс}} {=} 500 \mbox{ мкc}$

Задание 12.

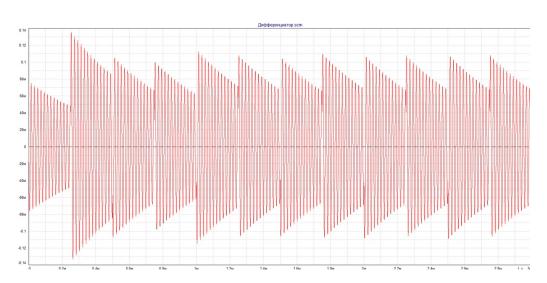


Рис. 27: График ПХ при R_0 = 0.1 Ом, запас устойчивости по фазе равен 10 градусов.

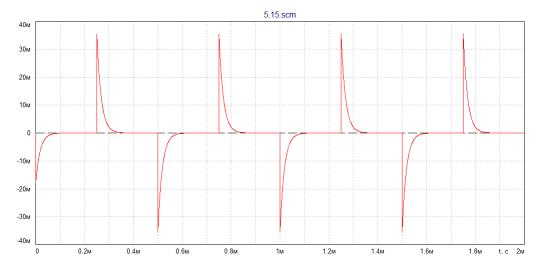


Рис. 28: График ПХ при R_0 = 240 Ом, запас устойчивости по фазе 78 градусов.

Вывод: во время выполнения лабораторной работы были изучены схемотехнические особенности построения интегральных ОУ, принцип построения макромодели в частотной области и исследованы влияние внешних цепей ОС на характеристики устройств с ОУ.