Санкт-Петербургский Государственный Политехнический Университет Институт Электроники и Телекоммуникаций Высшая школа прикладной физики и космических технологий

Отчет по лабораторной работе №1 «ИССЛЕДОВАНИЕ ПАССИВНЫХ ЭЛЕКТРИЧЕСКИХ ЦЕПЕЙ с использованием платформы NI ELVIS II»

Выполнили студенты группы 4931102/90601:

Сергеева Мария

Кузьмин Роман

Проверил: Л.Б. Лиокумович

Санкт-Петербург

2021г.

Введение

<u>Цель работы:</u> практическое изучение свойств простейших пассивных электрических цепей (последовательной RC-цепи и колебательного контура) и описывающих их параметров, приобретение навыков использования современных радиоизмерительных приборов и интерпретации результатов измерений.

Объект исследования: последовательная RC-цепь и колебательный контур.

Часть 1. Исследование RC-цепи в режиме гармонических колебаний

- 1.1. Измерение параметров элементов RC-цепи и оценка постоянной времени цепи
- **а)** Записали в протокол номинальные значения сопротивления и емкости, указанные на резисторе и конденсаторе:

$$R_{\scriptscriptstyle HOM_1} = 1 \; \kappa O_M = 10^3 \; O_M;$$

$$C_{\text{HOM}_1} = 100 \ \text{H}\Phi = 10^{-7} \ \Phi;$$

б) Измерили значения сопротивления резистора и емкости конденсатора при помощи мультиметра:

$$R_{u_{3M_1}} = 0.99 \, \kappa O_M = 0.99 \cdot 10^3 \, O_M;$$

$$C_{u_{3M_1}} = 0.0937 \text{ MK}\Phi = 93.7 \cdot 10^{-9} \text{ }\Phi;$$

в) Рассчитали постоянную времени RC-цепи τ по формуле:

$$\tau = R \cdot C$$
:

Для номинальных значений:

$$\tau_{\scriptscriptstyle HOM} = R_{\scriptscriptstyle HOM1} \cdot C_{\scriptscriptstyle HOM1};$$

$$\tau_{\text{HOM}} = 10^3 \ O_{\text{M}} \cdot 10^{-7} \ \Phi = 10^{-4} c = 100 \ \text{MKC};$$

Для измеренных значений:

$$\tau_{u_{3M}}=R_{u_{3M_1}}\cdot C_{u_{3M_1}};$$

$$\tau_{u_{3M}} = 0.99 \cdot 10^3 \ O_M \cdot 93.7 \cdot 10^{-9} \ \Phi = 9.276 \cdot 10^{-5} c = 92.7 \ \text{MKC};$$

Рассчитали частоту среза f_c по формуле:

$$f_c = \frac{1}{2\pi \cdot \tau} = \frac{1}{2\pi \cdot R \cdot C};$$

Для номинальных значений:

$$f_{c_{HOM}} = \frac{1}{2\pi \cdot \tau_{HOM}};$$

$$f_{c_{HOM}} = \frac{1}{2\pi \cdot 10^{-4}c} = 1591,549 \, \Gamma u;$$

Для измеренных значений:

$$f_{c_{u3M}} = \frac{1}{2\pi \cdot \tau_{u3M}};$$

$$f_{c_{u_{3M}}} = \frac{1}{2\pi \cdot 9,276 \cdot 10^{-5} \text{c}} = 1715,771 \, \Gamma u;$$

г) Сравнили измеренные значения параметров элементов $R_{u_{3M_1}}$, $C_{u_{3M_1}}$ с номинальными R_{hom_1} , C_{hom_1} :

$$R_{_{^{U\!3M}\!1}}=0,99\ \kappa O_{^{M}}\cong R_{_{^{H\!O\!M}\!1}}=1\ \kappa O_{^{M}}$$
 (погрешность составляет 1%);

$$C_{_{^{U\!3M}1}}=93,7\;\mu\Phipprox C_{_{H\!o\!M}1}=100\;\mu\Phi(norpeuhocmb\ cocmaвляет\ 6,3\%);$$

<u>Вывод:</u> Измеренные значения параметров элементов $R_{u_{3M_1}}$, $C_{u_{3M_1}}$ совпадают с номинальными R_{hom_1} , C_{hom_1} в пределах погрешности.

Сравнили величину постоянной времени τ , рассчитанную на основе измеренных значений сопротивления резистора $R_{u_{3M_1}}$ и емкости конденсатора $C_{u_{3M_1}}$, с оценками, полученными при подстановке в формулу номинальных значений этих элементов R_{hom_1} , C_{hom_1} :

$$au_{\rm изм} = 92,7~{\rm MKC} < au_{\rm ном} = 100~{\rm MKC} ($$
 погрешность составляет 7,3%);

<u>Вывод:</u> Значение постоянной времени $\tau_{u_{3M}}$, рассчитанной на основании измеренных значений $R_{u_{3M1}}$ и $C_{u_{3M1}}$, меньше, чем значение постоянной времени τ_{hom} , рассчитанной на основании номинальных значений элементов R_{hom_1} и C_{hom_1} .

Сравнили частоту среза f_c , рассчитанную на основе измеренных значений сопротивления резистора $R_{u_{3M_1}}$ и емкости конденсатора $C_{u_{3M_1}}$, с оценками, полученными при подстановке в формулу номинальных значений этих элементов R_{HOM_1} , C_{HOM_1} :

$$f_{c_{\mathit{H3M}}} = 1715,771\ arGamma > f_{c_{\mathit{HOM}}} = 1591,549\ arGamma$$
 (погрешность составляет 7,2%);

<u>Вывод:</u> Значение частоты среза $f_{c_{u_{3M}}}$, рассчитанной на основании измеренных значений $R_{u_{3M1}}$ и $C_{u_{3M1}}$, больше, чем значение частоты среза $f_{c_{hom}}$, рассчитанной на основании номинальных значений элементов R_{hom_1} и C_{hom_1} .

1.2. Измерение АЧХ и ФЧХ интегрирующей RC-цепи

а) Собрали схему для измерений согласно рисунку 1:

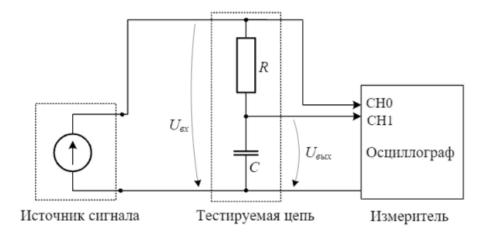
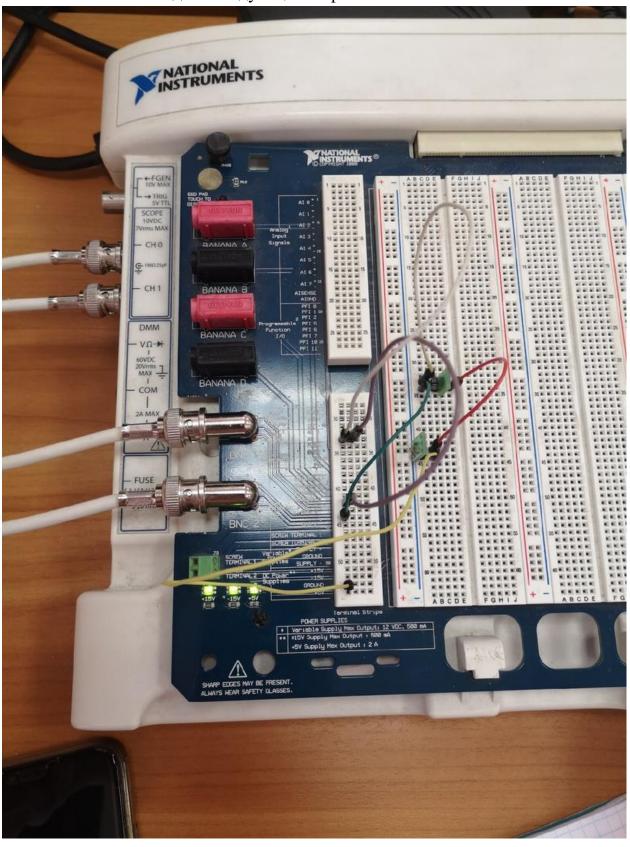


Рисунок 1. Схема интегрирующей *RC*-цепи (ФНЧ) с подключенными приборами

На плате схема выглядела следующим образом:



б) Подготовили приборы;

в) Предварительные наблюдения и поиск частоты среза цепи;

Наблюдали гармонические входной $U_{\rm BX}(t)$ и выходной $U_{\rm BMX}(t)$ сигналы на частоте f=100 Гц. При установленной частоте входной и выходной сигналы почти совпадают.

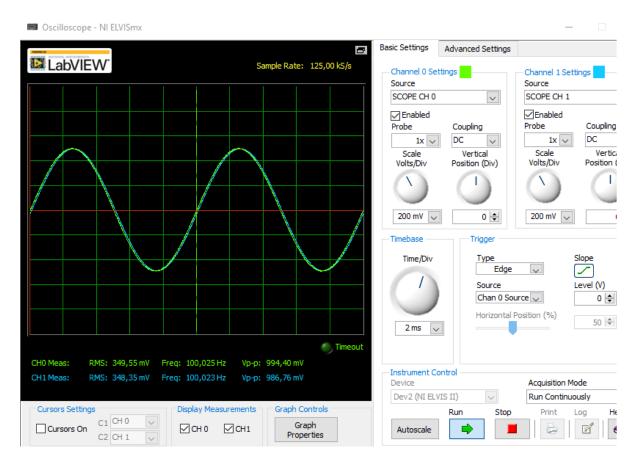


Рис. 1. Осциллограмма входного $U_{\rm BX}(t)$ и выходного $U_{\rm BMX}(t)$ сигналов

Затем, изменяя частоту сигнала генератора и наблюдая по осциллографу входной и выходной сигнал, мы убедились, что при повышении частоты уровень выходного сигнала снижается, а разность фаз между входным и выходным сигналом растет (поскольку интегрирующая RC-цепи соответствует ФНЧ).

Далее мы выбрали частоту $f_0=1,722$ кГц, для которой коэффициент передачи фильтра близок к значению $K\approx\frac{1}{\sqrt{2}}=0,707$, и получили следующую осциллограмму входного и выходного сигнала:

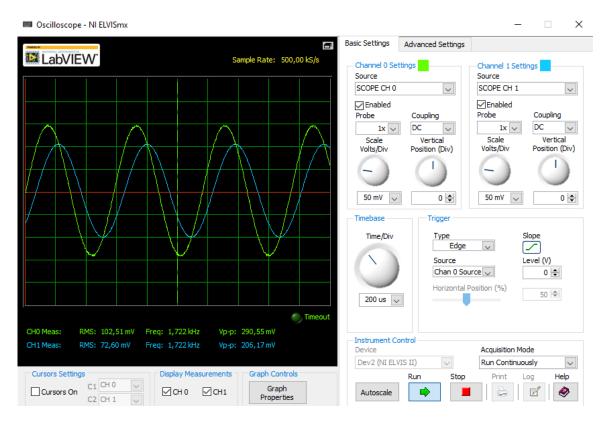


Рис. 2. Осциллограмма входного $U_{\rm BX}(t)$ и выходного $U_{\rm BMX}(t)$ сигналов при ${\rm K=}0.707$

Коэффициент передачи фильтра:

$$K \approx \frac{U_{\rm BbIX}}{U_{\rm BX}} = \frac{72,60 \text{ MB}}{102,51 \text{ MB}} \approx 0,708;$$

Кроме того, мы определили значение временной задержки между сигналами ΔT , наблюдаемые для этой частоты:

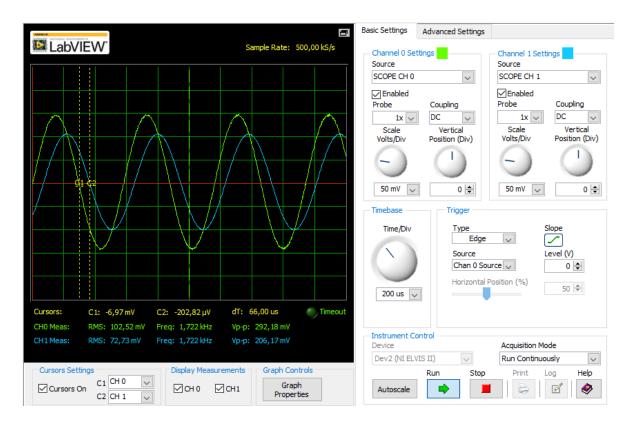


Рис.3. Осциллограмма входного $U_{\rm BX}(t)$ и выходного $U_{\rm BMX}(t)$ сигналов для измерения задержки ΔT

 $\Delta T = 66 \text{ MKC};$

д) На основе измеренных значений частоты f_0 и временной задержки ΔT , с помощью формул:

$$K(f) = (1 + (\frac{f}{f_c})^2)^{-\frac{1}{2}}$$

$$\varphi(f) = -2\pi \cdot \Delta T \cdot f$$

Были рассчитаны значения частоты среза f_c и фазового сдвига φ :

$$f_c = \frac{f}{\sqrt{\frac{1}{K^2} - 1}} = \frac{1,722 \text{ } \kappa \Gamma \text{ } \mu}{\sqrt{\frac{1}{0,707^2} - 1}} = 1721 \Gamma \text{ } \mu = 1,721 \kappa \Gamma \text{ } \mu;$$

$$φ = -2π \cdot ΔT \cdot f = -2π \cdot 66 \cdot 10^{-6}c \cdot 1722$$
 Γμ = -0,714;

ж) Сравнили значение частоты среза f_c , полученное при измерениях и значение, рассчитанное при выполнение пункта 1.1:

Значение, рассчитанное при выполнении пункта 1.1:

$$f_{c_{u_{3M}}} = 1,716 \,\kappa \Gamma u;$$

Значение, полученное при измерениях:

$$f_c = 1,721 \,\kappa \Gamma u;$$

Относительная погрешность составляет: 0,3%

Вывод: значение частоты среза f_c , полученное при измерениях и значение, рассчитанное при выполнение пункта 1.1 совпадают.

Значение сдвига фаз на частоте среза рассчитывается по формуле:

$$\varphi(f) = arctg(-\frac{f}{f_c})$$

$$φ = arctg\left(-\frac{1,722 \text{ к}\Gamma\text{ц}}{1,721 \text{ к}\Gamma\text{ц}}\right) = -0,785;$$

Погрешность между значением сдвига фаз на частоте среза и теоретическим значением для RC-цепи составляет 9%.

<u>Часть 2. Исследование воздействия импульсного напряжения на RC-</u> <u>цепь</u>

- 2.1. Прохождение импульсного сигнала через RC-фильтр нижних частот (интегрирующая RC-цепь)
- а) Предварительные наблюдения сигналов на входе и выходе;

Выбрали частоты f_1 , f_2 и f_3 , при которых сигналы выглядят, как на рисунке 3,а, 3,б и 3,в:

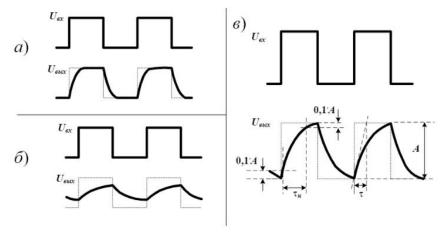


Рисунок 3. Вид импульсов на входе и выходе интегрирующей RC-цепи (ФНЧ) при $f << f_c(a), f \sim f_c(b), f >> f_c(e)$.

$f_1 = 843,565 \ \Gamma$ ц $<< f_c$

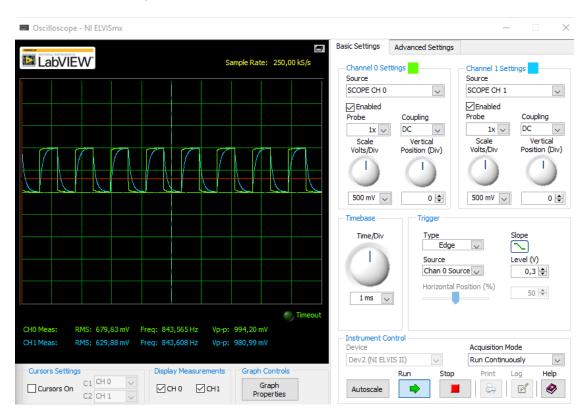


Рис. 4. Вид импульсов на входе и выходе интегрирующей цепи при $f \ll f_c$ $f_2 = 1,707 \ \mbox{к} \Gamma \mbox{ц} \sim \! f_c$

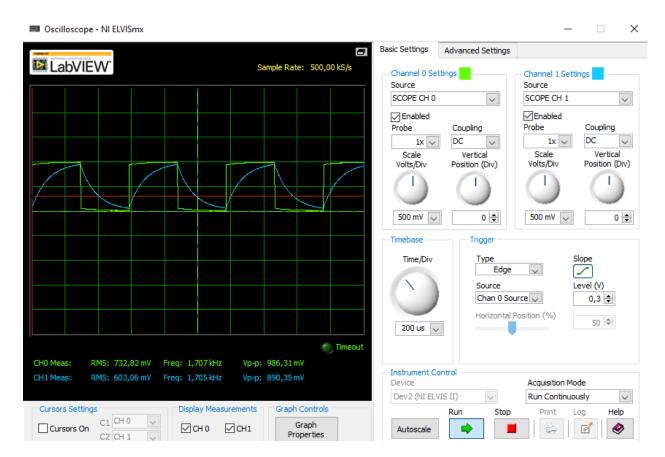


Рис. 5. Вид импульсов на входе и выходе интегрирующей цепи при $f \sim f_c$

$$f_3 = 5 \ \kappa \Gamma ц \gg f_c$$

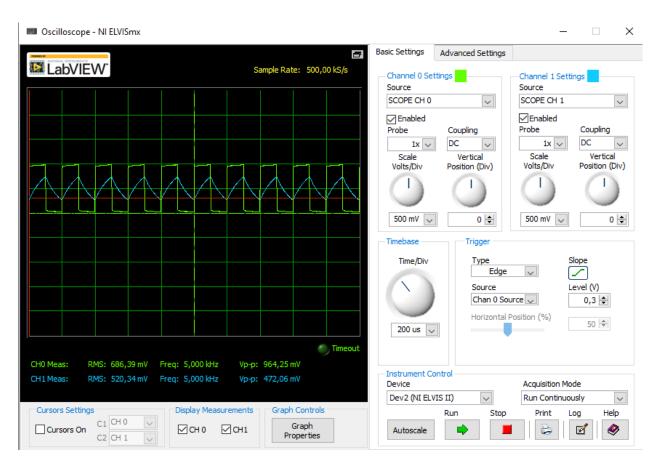


Рис. 6. Вид импульсов на входе и выходе интегрирующей цепи при $f \gg f_c$

2.2. Прохождение импульсного сигнала через RC-фильтр верхних частот (дифференцирующая RC-цепь)

а) Сборка схемы измерений;

Собрали на монтажной плате схему с дифференцирующей RC-цепочой (ФВЧ), присоединенной к приборам как показано на рисунке 4:

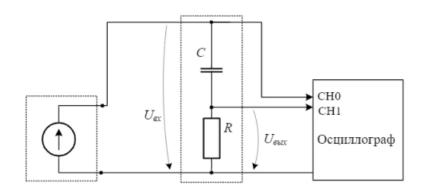


Рисунок 4. Схема дифференцирующей *RC*-цепи (ФВЧ) с подключенными приборами

б) Предварительные наблюдения сигналов на входе и выходе;

Выбрали частоты f_1 , f_2 и f_3 , при которых сигналы выглядят, как на рисунке 5,а, 5,б и 5,в соответственно:

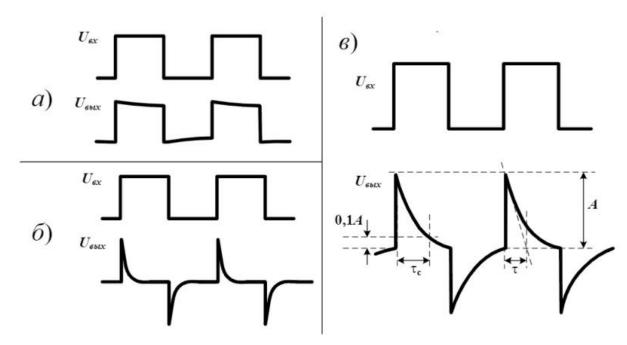


Рисунок 5. Вид импульсов на входе и выходе *RC*-фильтра верхних частот при разных соотношениях частоты следования импульсов и частоты среза фильтра.

 $f_1 = 13,628 \ \mathrm{к} \Gamma \mathrm{ц} \gg f_c$

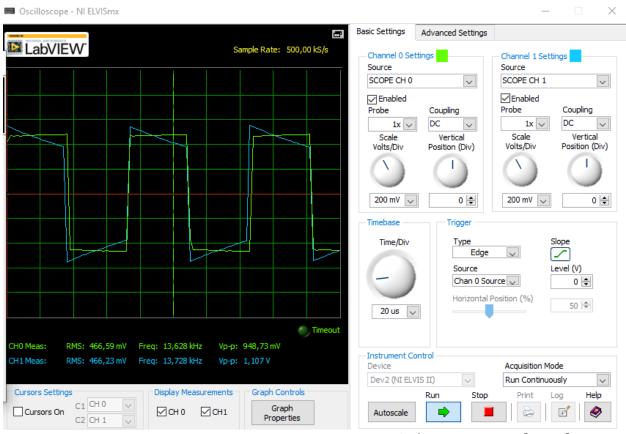


Рис.7. Вид импульсов на входе и выходе RC-фильтра при $f\gg f_c$

 f_2 мы не можем определить, так как в процессе работы забыли сохранить скриншот с нашей осциллограммой (эта позаимствованна у одногруппников)

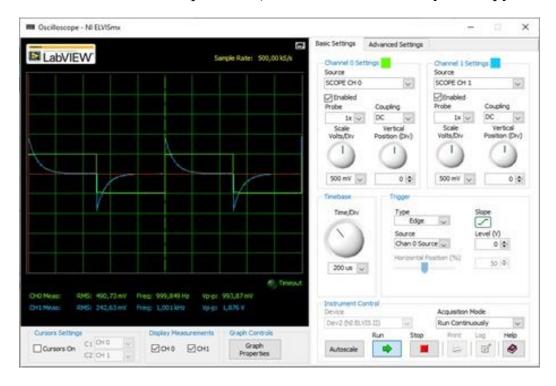


Рис.8. Вид импульсов на входе и выходе RC-фильтра при $f \sim f_c$ $f_3 = 999,999 \ \Gamma \mathrm{u} \ll f_c$

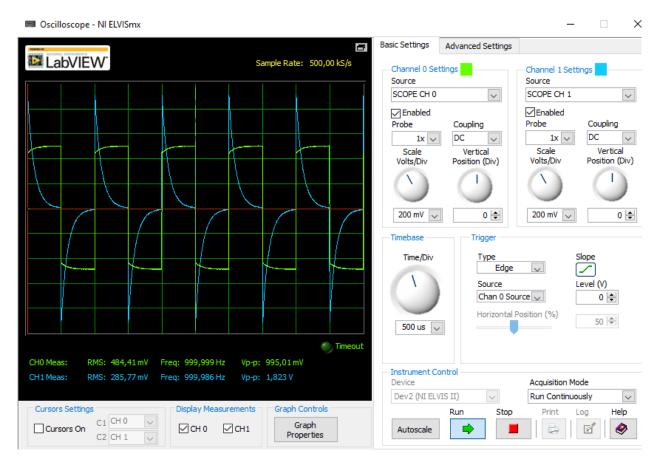


Рис.9. Вид импульсов на входе и выходе RC-фильтра при $f \ll f_c$

Здесь наклонная погрешность обусловлена внутренней емкостью и сопротивлением генератора.

<u>Часть 3. Измерение АЧХ и ФЧХ RC-цепей с использованием «Воde»-</u> <u>анализатора</u>

- 3.1. Включение и настройка «Bode»-анализатора
- а) Включение приборов.
- б) Настройка анализатора.
- 3.1. Измерение АЧХ и ФЧХ дифференцирующей RC-цепи (ФВЧ)
- а) Предварительное измерение АЧХ и ФЧХ.

АЧХ и ФЧХ RC-цепи:

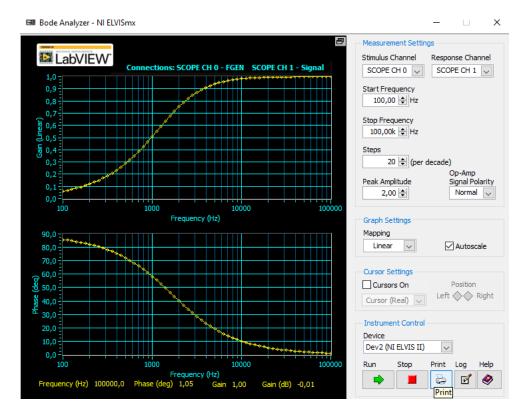


Рис. 10. AЧХ и ФЧХ дифференцирующей RC-цепи

С помощью курсора нашли частоту, на которой К наиболее близко к значению 0,707:

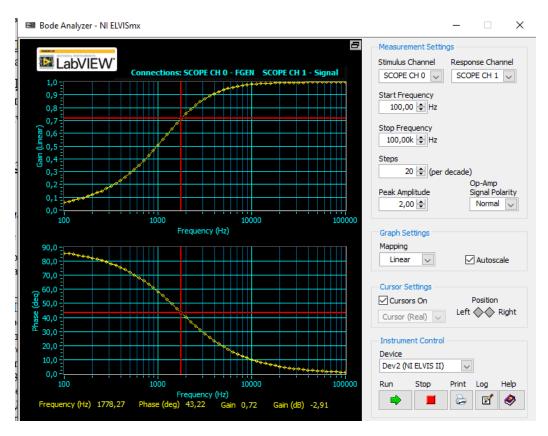


Рис. 11. АЧХ и ФЧХ дифференцирующей RC-цепи при K=0,707

$$f = 1778,27 \Gamma$$
ц;

б) Подробное измерение области среза.

Изменили диапазон измерения анализатора до одной декады так, чтобы значения частоты среза f=1778,27 Гц примерно в середине этой декады и установили шаг изменения частоты 100 точек на декаду. Запустив анализатор, провели измерения АЧХ и ФЧХ. С помощью курсора нашли частоту среза f_c , на которой значение К наиболее близко к уровню 0,707:

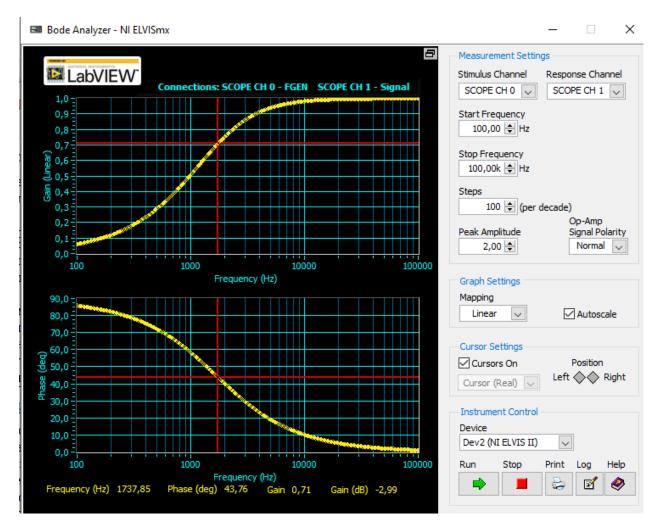


Рис. 12. АЧХ и ФЧХ дифференцирующей RC-цепи при K=0,707 в области среза

 $f_c=1737,85\ \Gamma$ ц; $arphi=43,76\ deg;$ K=0,71;

3.2. Измерение АЧХ и ФЧХ RC-ФВЧ (интегрирующая RC-цепь)

а) Сборка схемы для измерений.

Собрали на монтажной плате схему с интегрирующей RC-цепью (ФНЧ), показанную на рис.1:

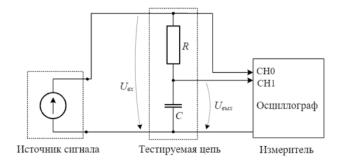


Рисунок 1. Схема интегрирующей RC-цепи (ФНЧ) с подключенными приборами

б) Измерения АЧХ и ФЧХ цепи.

С помощью курсора нашли частоту, на которой К наиболее близко к значению 0,707:

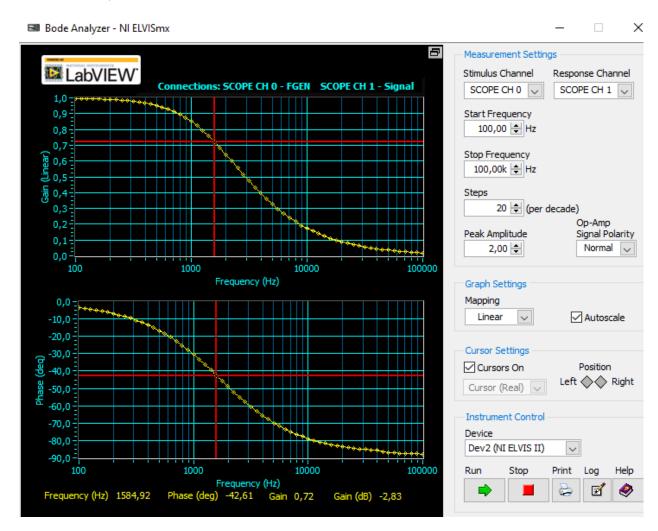


Рис. 13. АЧХ и ФЧХ интегрирующей RC-цепи при K=0,707

$$f = 1584,92 \Gamma$$
ц;

Подробное измерение области среза:

Изменили диапазон измерения анализатора до одной декады так, чтобы значения частоты среза f=1584,92 Гц примерно в середине этой декады и установили шаг изменения частоты 100 точек на декаду. Запустив анализатор, провели измерения АЧХ и ФЧХ. С помощью курсора нашли частоту среза f_c , на которой значение К наиболее близко к уровню 0,707:

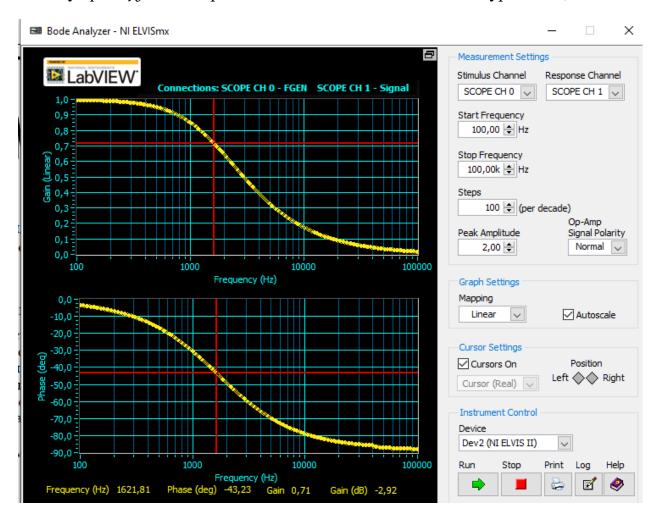
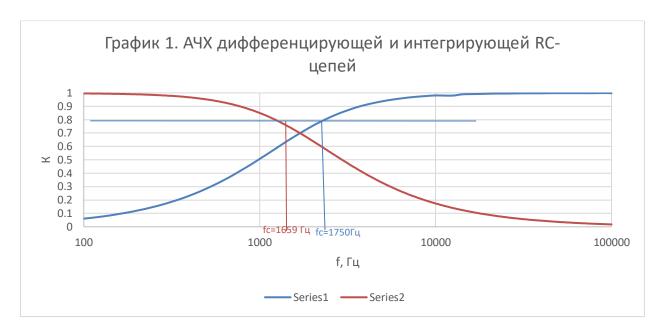


Рис. 14. АЧХ и ФЧХ интегрирующей RC-цепи при K=0,707 в области среза

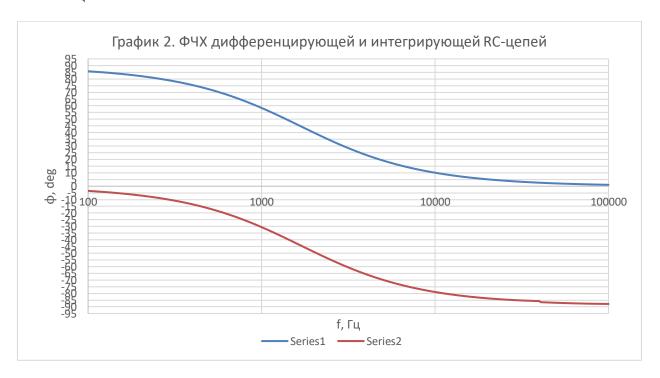
$$f_c = 1621,81 \ \Gamma$$
ц; $\varphi = -43,23 \ deg;$ $K = 0,71;$

в) Используя сохраненные данные, построили в полулогарифмическом масштабе графики, содержащие измеренные точки АЧХ цепей:



АЧХ дифференцирующей RC-цепи описывается выражением: $K(j\omega) \approx j \cdot \omega \cdot \tau$

АЧХ интегрирующей RC-цепи описывается выражением: $K(j\omega) \approx \frac{1}{\omega \cdot \tau}$ и ФЧХ цепей:



Сдвиг фазы дифференцирующей и интегрирующей RC-цепей составляет π - они противофазны.

Полученные графики совпадают с теоретическими зависимостями.

Часть 4. Исследование частотных свойств колебательного контура

4.1. Измерение параметров катушки индуктивности и оценка параметров LC-контура

а) Записали в протокол номинальное значение индуктивности:

$$L_{\text{ном}} = 220 \text{ мкГн} = 220 \cdot 10^{-6} \text{ Гн};$$

б) Измерение индуктивности.

С помощью мультиметра измерили фактические значения сопротивления r и индуктивности L катушки:

$$r = 8.8 \text{ Om};$$

$$L_{\text{изм}} = 223,6 \text{ мкГн} = 223,6 \cdot 10^{-6} \text{ Гн};$$

в) Оценка параметров LC-контуров.

Рассчитали резонансную частоту по формуле:

$$f_{\rm p} = \frac{1}{2\pi \cdot \sqrt{L \cdot C}}$$

Для номинальных значений:

$$f_{\rm p_{HOM}} = \frac{1}{2\pi \cdot \sqrt{L_{\rm HOM} \cdot C_{\rm HOM}}}$$

$$f_{\mathrm{p}_{\mathrm{HOM}}} = \frac{1}{2\pi \cdot \sqrt{220 \cdot 10^{-6} \; \Gamma_{\mathrm{H}} \cdot 10^{-7} \; arPhi}} = 33931,95 \; \Gamma_{\mathrm{U}} = 33,932 \; \mathrm{kGu};$$

Для измеренных значений:

$$f_{\mathsf{p}_{\mathsf{H3M}}} = \frac{1}{2\pi \cdot \sqrt{L_{\mathsf{H3M}} \cdot C_{\mathsf{H3M}}}}$$

$$f_{\mathrm{p}_{\mathtt{ИЗМ}}} = \frac{1}{2\pi \cdot \sqrt{223,6 \cdot 10^{-6} \; \Gamma_{\mathtt{H}} \cdot 93,7 \cdot 10^{-9} \; \varPhi}} = 34770,78 \; \Gamma_{\mathtt{U}} = 34,771 \; \mathrm{к} \Gamma_{\mathtt{U}};$$

Рассчитали эквивалентное сопротивление по формуле:

$$R_{\mathfrak{I}} = \frac{L}{r \cdot C}$$

Для номинальных значений:

$$R_{\rm 9_{HOM}} = \frac{L_{\rm HOM}}{r \cdot C_{\rm HOM}}$$

$$R_{\rm 9_{HOM}} = \frac{220 \cdot 10^{-6} \; \Gamma \text{H}}{8.8 \; \text{OM} \cdot 10^{-7} \; \Phi} = 250 \; \text{Om};$$

Для измеренных значений:

$$R_{\mathfrak{I}_{\mathsf{H3M}}} = \frac{L_{\mathsf{H3M}}}{r \cdot C_{\mathsf{H3M}}}$$

$$R_{\rm Э_{M3M}} = \frac{223,6 \cdot 10^{-6} \, \Gamma H}{8,8 \, {\rm Om} \cdot 93,7 \cdot 10^{-9} \, \varPhi} = 271 \, {\rm Om};$$

Рассчитали собственную добротность LC-контура Q по формуле:

$$Q = \frac{\sqrt{L \cdot C}}{r}$$

Для номинальных значений:

$$Q_{\text{hom}} = \frac{\sqrt{\frac{L_{\text{hom}}}{C_{\text{hom}}}}}{r}$$

$$Q_{\text{\tiny HOM}} = \frac{\sqrt{\frac{220 \cdot 10^{-6} \; \Gamma_{\text{H}}}{10^{-7} \; \varPhi}}}{8.8 \; \text{Om}} = 5,33;$$

Для измеренных значений:

$$Q_{\text{\tiny M3M}} = \frac{\sqrt{\frac{L_{\text{\tiny M3M}}}{C_{\text{\tiny M3M}}}}}{r}$$

$$Q_{\text{\tiny H3M}} = \frac{\sqrt{\frac{223,6 \cdot 10^{-6} \, \Gamma_{\text{H}}}{93,7 \cdot 10^{-9} \, \Phi}}}{8,8 \, 0_{\text{M}}} = 5,55;$$

г) Сравнили измеренное значение индуктивности дросселя с номинальным:

$$L_{\text{изм}} = 223,6 \cdot 10^{-6} \; \text{Гн} \cong L_{\text{ном}} = 220 \cdot 10^{-6} \; \text{Гн};$$
 (погрешность составляет 1,6%)

<u>Вывод:</u> Измеренное значение $L_{\text{изм}}$ совпадают с номинальным $L_{\text{ном}}$ в пределах погрешности.

Сравнили рассчитанное значение $f_{\rm p}$ с оценкой, которую можно было сделать по номинальным значениям индуктивности и емкости:

$$f_{\rm p_{H3M}} = 34,771~{\rm к\Gamma ц} \geq f_{\rm p_{HOM}} = 33,932~{\rm к\Gamma ц};$$
 (погрешность составляет 2%)

<u>Вывод:</u> Измеренное значение $f_{p_{\text{ИЗМ}}}$ совпадают с номинальным $f_{p_{\text{НОМ}}}$ в пределах погрешности.

4.3. Измерение АЧХ и ФЧХ последовательного LC-контура

а) Сборка схемы для измерений.

Собрали на монтажной плате схему, согласно рис.8:

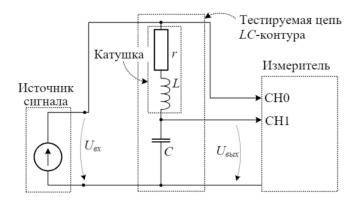


Рисунок 8. Схема узкополосного фильтра основе последовательного LC-контура с подключенными приборами

б) Измерение АЧХ и ФЧХ последовательного LC-контура.

С помощью курсора нашли точные значения резонансной частоты f_p и $K_p = K_p(f_p)$ и $\varphi_p = \varphi(f_p)$:

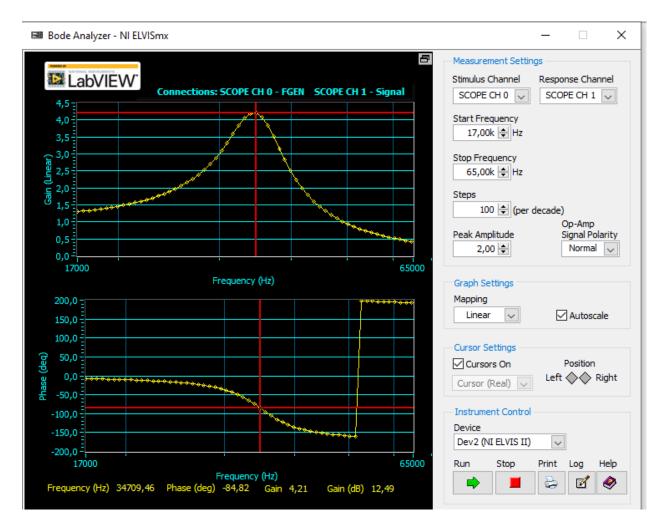


Рис. 15. АЧХ и ФЧХ последовательного контура при резонансной частоте

$$f_p = 34709\Gamma$$
ц;

$$K_p = 4,21;$$

$$\varphi_p = -84,82 \ deg;$$

Также нашли значения нижней и верхней граничных частот резонансной кривой $f_{\rm H}$ и $f_{\rm B}$, по уровню спада АЧХ 3дБ, т.е. для которых $K(f_{\rm H})=K(f_{\rm B})=0.707\cdot K_p$:

Для нижней частоты $f_{\rm H}$:

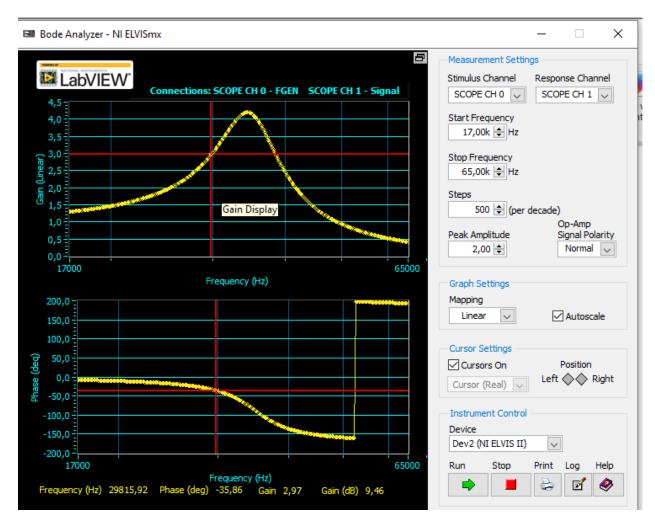


Рис. 16. АЧХ и ФЧХ последовательного контура при нижней частоте

 $f_{\scriptscriptstyle
m H} = 29815,92$ Гц;

Для верхней частоты $f_{\rm B}$:

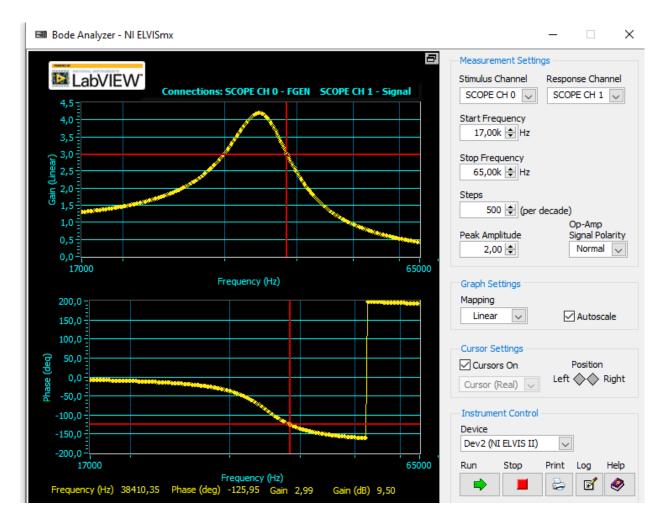


Рис. 17. АЧХ и ФЧХ последовательного контура верхней частоте

$$f_{\scriptscriptstyle \rm B}=38410,35$$
 Гц;

в) Сравнили значение измеренной резонансной частоты, рассчитанной и измеренной при выполнении п.4.1.:

$$f_p = 34,709 \ к \Gamma ц$$
;

$$f_{\rm p_{_{{\sf M3M}}}}=34,771$$
 кГц;

$$f_{\rm p_{HOM}} = 33,932 \ {\rm к} {\rm \Gamma}{\rm ц};$$

Вывод: f_p отличается от $f_{\rm p_{_{{\footnotesize \hspace*{-0.002cm} MSM}}}}$ на 0,1%, а от $f_{\rm p_{_{{\footnotesize \hspace*{-0.002cm} MSM}}}}$ на 2,2%.

г) Рассчитали на основе измеренных параметров резонансной АЧХ значение полосы пропускания Δf :

$$\Delta f = f_{\scriptscriptstyle \mathrm{B}} - f_{\scriptscriptstyle \mathrm{H}} = 38410,\!35$$
 Гц — 29815,92 Гц = 8594,43 Гц = 8,594 кГц;

Рассчитали на основе измеренных параметров резонансной AЧX значение добротности контура Q':

$$Q' = \frac{f_p}{\Delta f} = \frac{34,709 \, \text{K} \Gamma \text{II}}{8,594 \, \text{K} \Gamma \text{II}} \approx 4,04;$$

Сравнили рассчитанное значение добротности с теоретическим:

Рассчитанное значение: Q' = 4,04;

Теоретическое значение: $Q_{\text{ном}} = 5,33$; $Q_{\text{изм}} = 5,55$;

Разница между Q' и $Q_{\text{ном}}$, $Q_{\text{изм}}$ составляет 24% и 27% соответственно. Соотношение Q'=Q для цепи с последовательного LC-контура не выполняется, поскольку есть небольшое различие в значениях $f_{\rm p}$, а также потери в катушке и конденсаторе(сопротивление потерь в контуре).

д) Сравнили измеренное фактическое значение K_p с результатами теоретического соотношения для рассматриваемой цепи:

 $K_p = 4,21$ - измеренное фактическое значение;

$$K_p = Q_{\text{HOM}} = 5.33$$

 $K_p = Q_{\text{изм}} = 5,55$ - теоретические значения;

Разница между этими значениями составляет 21% и 24% соответственно.

Для пассивной электрической цепи в области частоты f_p значение коэффициента передачи K_p оказывается существенно больше единицы, потому что частоте резонанса f_p реактивная составляющая входного сопротивления равна нулю ($X_L = X_C$) и в результате **последовательный контур** при резонансе имеет минимальное сопротивление, равное активному сопротивлению контура, и э. д. с, приложенная к контуру, преодолевает только его, а ток в контуре максимален. Коэффициент передачи определяется как $K = \frac{U_{\text{вых}}}{U_{\text{вх}}} = Q$ (резонанс напряжений). По максимуму тока можно обнаружить режим резонанса. В режиме резонанса напряжения на отдельных элементах контура составляют:

$$U_R = R \cdot I_0$$

$$U_L = X_L \cdot I_0$$

$$U_C = X_C \cdot I_0$$

Из последнего равенства следует, что $U_L = U_C$ и входное напряжение контура становится равным напряжению на резистивном элементе:

$$\dot{U} = U_R + j \cdot (U_L - U_C) = U_R$$

При этом индуктивное и ёмкостное сопротивления могут быть больше активного $X = X_C = X_L$; X>R. Тогда напряжения на реактивных элементах будут больше входного напряжения. Коэффициент усиления напряжения равен добротности контура

$$Q = \frac{U_L}{U_R} = \frac{U_C}{U_R} = \frac{X_L \cdot I_0}{R \cdot I_0} = \frac{X_L}{R} = \frac{X_C}{R} = \frac{\omega_0 \cdot L}{R} = \frac{\rho}{R'}$$

где $\rho = \sqrt{\frac{L}{c}}$ - характеристическое сопротивление.

е) Данный пункт мы не выполнили, так как забыли сохранить файл с необходимыми измерениями.

Вывод: в ходе работы нами были рассмотрены и исследованы пассивные электрические цепи, а именно RC-цепь в режиме гармонических колебаний, исследование воздействия импульсного напряжения на RC-цепь, исследование частотных свойств колебательного контура. Кроме того, были измерены с помощью «Воде»-анализатора и проанализированы АЧХ и ФЧХ RC-цепей, измерены значения параметров элементов RC-цепи, а также были сравнены с номинальными значениями параметров этих элементов. Работа была выполнена не полностью в результате того, что мы выполняли её в течение 2 занятий, а согласно введению на каждую часть данной работы должно выделяться одно занятие.