# Отчет о выполнении лабораторной работы 3.2.1 Сдвиг фаз в цепи переменного тока.

Исламов Сардор, группа Б02-111

7 октября 2022 г.

**Аннотация.** В работе исследована зависимость сдвига фаз между током и напряжением от сопротивления в RC- и в RL- цепи; определена добротность колебательного контура путем снятия зависимости сдвига фаз от частоты вблизи резонанса; оценен диапазон работы фазовращателя.

### Теоретическое введение

Удобным, хотя и не очень точным прибором для измерения фазовых соотношений служит электронный осциллограф. Пусть нужно измерить сдвиг фаз между двумя напряжениями  $U_1$  и  $U_2$ . Подадим эти напряжения на горизонтальную и вертикальную развёртки осциллографа. Смещение луча по горизонтали и вертикали определяется выражениями

$$x = x_0 \cos \Omega t$$
,  $y = y_0 \cos(\Omega t + \alpha)$ ,

где  $\alpha$  — сдвиг фаз между напряжениями  $U_1$  и  $U_2$ , а  $x_0$  и  $y_0$  — амплитуды напряжений, умноженные на коэффициенты усиления соответствующих каналов осциллографа. Исключив время, после несложных преобразований найдём:

$$\left(\frac{x}{x_0}\right)^2 + \left(\frac{y}{y_0}\right)^2 + \frac{2xy}{x_0y_0}\cos\alpha = \sin^2\alpha.$$

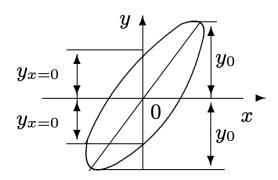


Рис. 1: Эллипс на экране осциллографа

Полученное выражение определяет эллипс, описываемый электронным лучом на экране осциллографа (рис. 1). Ориентация эллипса зависит как от искомого угла  $\alpha$ , так и от усиления каналов осциллографа. Для расчёта сдвига фаз можно измерить отрезки  $2y_{x=0}$  и  $2y_0$  (или  $2x_{y=0}$  и  $2x_0$ , на рисунке не указанные) и, подставляя эти значения в уравнение эллипса, найти

$$\alpha = \pm \arcsin\left(\frac{y_{x=0}}{y_0}\right).$$

Для правильного измерения отрезка  $2y_{x=0}$  важно, чтобы центр эллипса лежал на оси у.

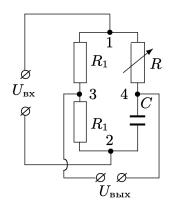


Рис. 2: Принципиальная схема фазовращателя

Другой способ измерения сдвига фаз изложен в описании экспериментальной установки.

На практике часто используются устройства, позволяющие в широких пределах изменять фазу напряжения  $(0 < \psi < \pi)$ . Такие устройства называются фазовращателями. Схема простого фазовращателя приведена на рис. 2. Она включает в себя два одинаковых резистора  $R_1$ , ёмкость C и переменное сопротивление R.

Используя метод комплексных амплитуд, найдём зависимость сдвига фаз между входным напряжением  $U_{\rm BX} = U_0 \cos \Omega t$  и выходным  $U_{\rm BMX}$  от соотношения между импедансами сопротивления R и ёмкости C. Для этого выразим выходное напряжение  $U_{\rm BMX}$  через  $U_{\rm BX}$ , параметры контура и

частоту внешнего источника  $\Omega: U_{34} = f(U_{12}, R, C, \Omega).$ 

Обозначим комплексную амплитуду входного напряжения через  $\widehat{U}_0$ . Тогда напряжение между точками 1 и 3 в силу равенства сопротивлений  $R_1$ 

$$\widehat{U}_{13} = \frac{\widehat{U}_0}{2}.$$

Если фазу напряжения  $\widehat{U}_{\rm Bx}$  положить равной нулю, то  $\widehat{U}_0$  будет действительной величиной:  $\widehat{U}_0 = U_0$ . Приняв напряжение в точке 1 равным нулю, получим амплитуду напряжения в точке 3:

$$\widehat{U}_{03} = \frac{U_0}{2}.$$

Расчитаем  $\widehat{U}_{04}$  – амплитуду напряжения в точке 4. Импеданс Z последовательно соединённых сопротивления R и ёмкости C равен

$$Z = R - \frac{i}{\Omega C}.$$

Для комплексной амплитуды тока

$$\widehat{I}_0 = \frac{U_0}{Z} = \frac{U_0}{R - i/\Omega C},$$

а для комплексной амплитуды напряжения в точке 4 –

$$\widehat{U}_{04} = \widehat{I}_0 R = U_0 \frac{R}{R - i/\Omega C}.$$

Выходное напряжение

$$\widehat{U}_{\text{вых}} = \widehat{U}_{04} - \widehat{U}_{03} = \widehat{U}_{04} - U_0/2 = \frac{U_0}{2} \frac{R + i/\Omega C}{R - i/\Omega C}.$$

В числитель и знаменатель последнего выражения входят комплексно-сопряжённые выличины, модули которых одинаковы, поэтому величина выходного напряжения не меняется при изменении R. Модуль  $U_{\text{вых}}$  всегда равен  $U_0/2$  – половине  $U_{\text{вх}}$ . Сдвиг фаз между входным и выходным напряжениями равен  $2\arctan(1/\Omega RC)$  и меняется от  $\pi$  (при  $R\longrightarrow 0$ ) до 0 (при  $R\longrightarrow \infty$ ).

### Экспериментальная установка

Схема для исследования сдвига фаз между током и напряжением в цепи переменного тока представлена на рис. 3. Эталонная катушка L, магазин емкостей C и магазин сопротивлений R соединены последовательно и через дополнительное сопротивление r подключены к источнику синусоидального напряжения — звуковому генератору.

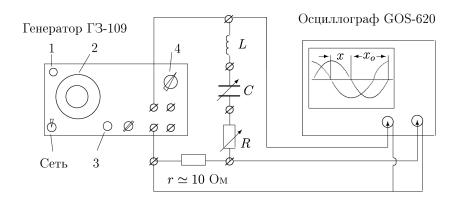


Рис. 3: Схема установки для исседования сдвига фаз между током и напряжением

Сигнал, пропорциональный току, снимается с сопротивления r, пропорциональный напряжению — с генератора. Оба сигнала подаются на универсальный осциллограф. Этот осциллограф имеет два канала вертикального отклонения, что позволяет одновременно наблюдать на экране два сигнала. В нашей работе это две синусоиды (рис. 3), смещённые друг относительно друга на расстояние x, зависящее от сдвига фаз между током и напряжением в цепи.

Измерение сдвига фаз удобно проводить следующим образом:

- 1) подобрать частоту развертки, при которой на экране осциллографа укладывается чуть больше половины периода синусоиды;
  - 2) отцентрировать горизонтальную ось;
- 3) измерить расстояние  $x_0$  между нулевыми значениями одного из сигналов, что соответствует смещению по фазе на  $\pi$ ;
- 4) измерить расстояние x между нулевыми значениями двух синусоид и пересчитать в сдвиг по фазе:  $\psi = \pi \cdot x/x_0$ .

На рис. 1 синусоиды на экране 90 сдвинуты по фазе на  $\pi/2$ .

Схема фазовращателя, изображённая на рис. 4, содержит два одинаковых резистора  $R_1$ , смонтированных на отдельной плате, магазин сопротивлений R и магазин емкостей C.

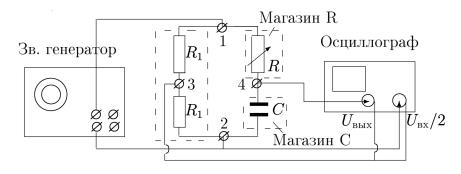


Рис. 4: Схема установки для исследования фазовращателя

### Результаты измерений и обработка данных

После сборки схемы (рис. 4) установим на катушке индуктивности максимальное значение L=50 мГн, а в магазине емкостей C=0.5 мкФ, сопротивление R занулим. На генераторе установим частоту  $\nu=1$  кГц и нагрузку 5 Ом.

Пересоберем схему по рис. 3 и закоротим катушку (RC-цепь).

В такой цепи зависимость разности фаз можно вычислить по простой формуле

$$\psi = \arctan\left(\frac{x}{R_{\Sigma}}\right),\tag{1}$$

где  $x = X_L - X_C$  - разность реактивных сопротивлений катушки и конденсантора,  $R_\Sigma$  - суммарное активное сопротивление цепи.

Реактивное сопротивление в цепи  $X_1 = \frac{1}{\omega C} = 31.83$  Ом.

Будем увеличивать сопротивление R от 0 до  $10X_1$  и проведем измерения (табл. 1), подбирая R так, чтобы приращения разности фаз были примерно одинаковы.

$R, O_{M}$	0	40	80	120	190	240	300
$\psi$ , $2\pi/50$	12.5	11.5	10.5	9.5	8.5	7.5	6.5

Таблица 1: RC-цепь

Изобразим полученные данные на графике (рис. 5) и сравним с теоретическим значением (1).

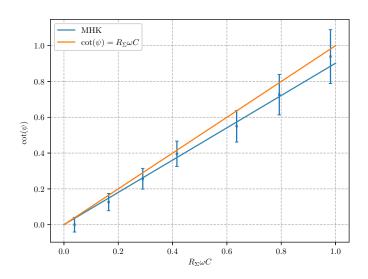


Рис. 5: Зависимость разности фаз от сопротивления в RC-цепи

Из графика видно, что измеренные величины довольно хорошо кореллируют с теоретической зависимостью. По МНК коэффициент наклона  $k_c=0.9\pm0.1$ , что в пределах погрешности совпадает с теоретическим k=1.

Теперь в схеме на рис. 3 закоротим магазин емкостей (RL-цепь).

Реактивное сопротивление  $X_2 = \omega L = 314.16$  Ом.

Измерим зависимость сдвига фаз от сопротивления (табл. 2), меняя его от 0 до  $10X_2$ . Также заметим, что сигнал на осциллографе колеблется, что приводит к дополнительной случайной погрешности при снятии показаний.

	$R, O_{\rm M}$	0	380	700	1100	1500	2000	3000
$\psi$	$, 2\pi/50$	11.5	5.5	3	2.5	2	1.5	1

Таблица 2: *RL*-цепь

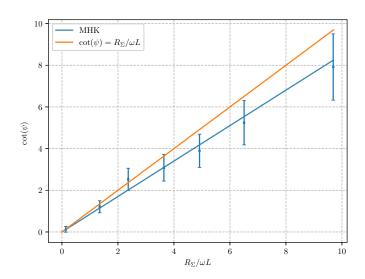


Рис. 6: Зависимость разности фаз от сопротивления в RL-цепи

В этом случае экспериментальные данные расходятся с теоретическим значением, что может быть связано с упомянутым выше колебанием сигнала. По МНК  $k=0.85\pm0.11$ , что несколько не совпадает с k=1.

Теперь проведем измерения в RLC—цепи. Резонансная частота  $\nu_0=\frac{2}{1\pi\sqrt{LC}}=1006.58$  Ом. На практике это значение несколько отличается от полученного и  $\nu_0\approx 990$  Ом.

Снимем зависимость сдвига фаз (от  $-\pi/3$  до  $\pi/3$ ) от частоты (табл. 3) при R=0 и при R = 100 Ом.

R = 0								
$\nu$ , Om	890	930	970	990	1040	1080	1120	
$x/x_0$	-1/3	-9/35	-4/33	0	1/5	8/29	1/3	
R = 100  Om								
$\nu$ , Om	700	800	900	990	1100	1200	1400	
$x/x_0$	-7/22	-5/19	-5/34	0	1/12	3/13	7/22	

Таблица 3: *RCL*-цепь

24,09.22. Dolardy

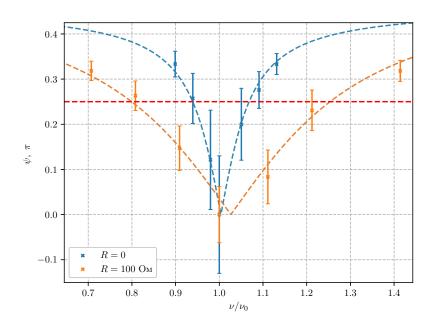


Рис. 7: Зависимость разности фаз от частоты

При сдвиге фаз  $\psi=\pi/4$  ширины графиков равны соответственно 0.128 и 0.434 Тогда добротности схем равны  $Q_{\rm прак}(0)=7.8,\ Q_{\rm прак}(100)=2.3.$ 

Также запишем параметры установки: сопротивление r=12.4 Ом, индуктивность L=50 мГн и активное сопротивление  $R_L=31.5$  Ом.

Теоретически добротность контура равна

$$Q = \frac{1}{R_{\Sigma}} \sqrt{\frac{L}{C}}.$$

Тогда при R=0  $Q_{\rm reop}=7.2$ , при R=100 Ом  $Q_{\rm reop}=2.2$ , что примерно совпадает с экспериментальными значениями.

Соберем установку по рис. 4 и оценим диапазон изменения сдвига фаз при  $\nu=1$  к $\Gamma$ ц и C=0.5 мк $\Phi$ : он меняется от  $\psi(0)=0$  до  $\psi(10$ кOм $)=\pi/2$ .

## Подведение итогов

В ходе работы исследована зависимость сдвига фаз между током и напряжением от сопротивления. В RC—цепи экспериментальные значения в пределах погрешности совпадают с теоретическими, в RL—цепи значения несколько разнятся с теоретическими, что может быть связано с неидеальностью установки и колебанием сигнала на экране осциллографа, что затруднило снятие показаний. Также определена добротность колебательного контура путем снятия зависимости сдвига фаз от частоты вблизи резонанса: для R=0 значение Q=7.8, что примерно совпадает с теоретическим Q=7.2 ( $\varepsilon\approx9\%$ ), для R=100 Ом добротность контура Q=2.3, что также хорошо кореллирует с теоретическим значением Q=2.2 ( $\varepsilon\approx5\%$ ).