МИНОБРНАУКИ РОССИИ

Санкт-Петербургский государственный электротехнический университет «ЛЭТИ» им. В. И. Ульянова (Ленина)

Лабораторная работа 4

ИЗМЕРЕНИЕ ФАЗОВОГО СДВИГА

Санкт-Петербург 2016

4. ИЗМЕРЕНИЕ ФАЗОВОГО СДВИГА

Цель работы — изучение методов определения фазового сдвига и принципов действия приборов, применяемых при этих измерениях. Фазовый сдвиг измеряется способом эллипса; нулевым способом с помощью предварительно отградуированного фазовращателя; цифровым фазометром Ф2-16, работающим по принципу преобразования фазового сдвига во временной интервал.

4.1. Общие сведения

Понятие ϕ азы связано с гармоническими (синусоидальными) колебаниями. Для напряжения $u(t) = U_{1m} \sin{(\omega t + \phi)}$ полной фазой является весь аргумент гармонической функции; величину ϕ называют начальной фазой. Для двух гармонических колебаний с равными частотами

$$u_1(t) = U_{1m} \sin(\omega t + \varphi_1);$$

$$u_2(t) = U_{2m} \sin(\omega t + \varphi_2),$$

вводят понятие разности фаз $\phi = \phi_1 - \phi_2$, которую обычно называют *фазовым сдвигом*.

Обычно за начало отсчета принимают момент времени, при котором начальная фаза первого (опорного) колебания равна 0. Тогда

$$U_1(t) = U_{1m} \sin \omega t;$$

$$U_2(t) = U_{2m} \sin (\omega t + \varphi)$$

где ф – фазовый сдвиг между этими напряжениями.

Для негармонических, в частности импульсных, колебаний понятие фазового сдвига заменяют понятием сдвига во времени. В этом случае измеряют время задержки. Для гармонических колебаний времени задержки t_3 соответствует фазовый сдвиг $\phi = 2\pi f \, t_3$.

4.2. Измерение фазового сдвига с помощью осциллографа

Фазовый сдвиг можно измерить непосредственно *по осциллограммам исследуемых напряжений*, наблюдая их одновременно на экране осциллографа (рис. 4.1). Очевидно, что $\phi = 360^{\circ} a/b$, где a – расстояние в делениях между пересечениями осциллограммами нулевой линии; b – длительность периода, выраженная в делениях шкалы. Для этих измерений используют осциллограф с двухлучевой электронной трубкой или со встроенным электронным

коммутатором. Погрешность измерения угла ϕ этим способом определяется погрешностями измерения длин отрезков a и b:

$$\Delta \varphi = \varphi \sqrt{\left(\frac{\Delta a}{a}\right)^2 + \left(\frac{\Delta b}{b}\right)^2} ,$$

где $\Delta \phi$ — погрешность измерения ϕ ; $\Delta a, \Delta b$ — абсолютные погрешности измерения отрезков a и b.

Можно считать максимально возможной погрешностью одно малое деление шкалы осциллографа $\Delta a = \Delta b = 1$; $\Delta \phi = \phi \sqrt{a^2 + b^2} / ab$. Здесь $\Delta \phi$, $\phi - B$ градусах; a, b - B малых делениях шкалы осциллографа.

При измерении фазового сдвига способом эллипса одно из исследуемых напряжений подают на вход Y, а другое — на вход X осциллографа. Осциллограф работает в XY-режиме (генератор линейной развертки отключен). При этом луч на экране описывает эллипс (рис. 4.2). Фазовый сдвиг определяют по формуле

$$\varphi = \arcsin(h/H) = \arcsin(l/L), \tag{4.1}$$

где l , h — отрезки, отсекаемые эллипсом по осям X и Y; L, H — максимальные отклонения по осям X и Y.

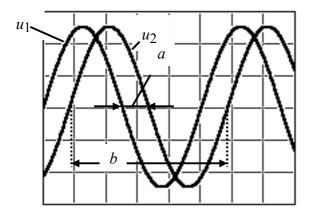


Рис. 4.1. Измерение фазового сдвига с помощью двухлучевого осциллографа

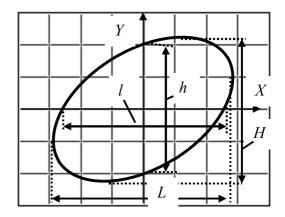


Рис. 4.2. Измерение фазового сдвига с помощью осциллографа в *XY*-режиме

Погрешность измерения этим способом вычисляют по формуле

$$\Delta \varphi = \frac{180^{\circ}}{\pi} \sqrt{\left(\frac{\Delta h}{h}\right)^2 + \left(\frac{\Delta H}{H}\right)^2} \operatorname{tg} \varphi , \qquad (4.2)$$

а погрешность Δh принимается равной одному малому делению шкалы осциллографа; H и h – размеры эллипса, выраженные в малых делениях шкалы осциллографа.

При измерениях этим способом необходимо учитывать фазовый сдвиг, вызываемый неидентичностью фазочастотных характеристик усилителей вертикального и горизонтального отклонений осциллографа, $\phi = \phi_{\rm изм} - \phi_{\it yx}$, где $\phi_{\it yx}$ – сдвиг фаз между каналами $\it Y$ и $\it X$.

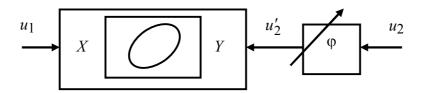


Рис. 4.3. Компенсационный способ измерения фазового сдвига

Измерение фазового сдвига нулевым (компенсационным) способом поясняет рис. 4.3. С помощью предварительно отградуированного фазовращателя $(\phi_{db} = \text{var})$ к фазе напряжения u_2 добавляют фазовый угол ϕ_{db} , такой, чтобы фазовый сдвиг между напряжениями u_1 и u_2' на входах индикатора равенства фаз (нуль-индикатор) был равен 0. При этом измеряемый фазовый сдвиг равен фазовому сдвигу, вносимому фазовращателем: $\phi = \phi_{\varphi}$. В качестве нуль-индикатора в данной работе используется осциллограф в XY – режиме. Равенству фаз напряжений u_1 и u_2 соответствует момент стягивания эллипса в прямую линию. Погрешность измерения угла ф этим способом складывается из погрешности градуировки фазовращателя, систематической погрешности погрешности φ_{vx} , определения момента равенства фаз. К недостаткам метода следует отнести необходимость градуировки фазовращателя на каждой частоте, так как ф зависит от частоты.

4.3. Цифровой фазометр Ф2-16

Основные технические характеристики цифрового фазометра

- 1) диапазон рабочих частот 0,002...2000, кГц;
- 2) диапазон входных напряжений 0,002...2, В;
- 3) пределы измерения разности фаз ±180°; 0...360°;

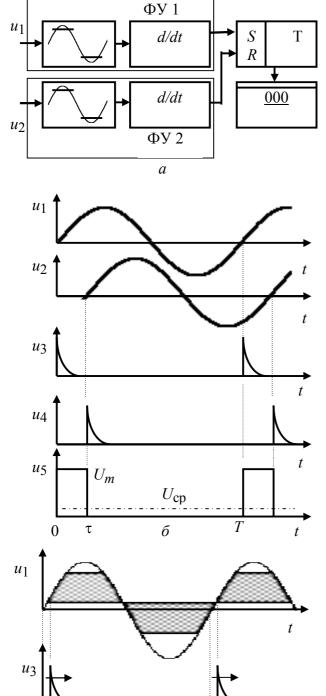


Рис. 4.4. Структурная схема и временные диаграммы фазометра с преобразованием фазового сдвига во временной интервал

- 4) основная погрешность измерения разности фаз (при относительной нестабильности частоты сигнала не более 10^{-4} за 10 мин) $\Delta \phi \leq \pm (0.2 + 0.004 \phi + 0.05 A)$, где ϕ измеряемая разность фаз в градусах; A отношение входных напряжений, дБ;
- 5) входное сопротивление прибора более 1 МОм, входная емкость 30 пФ.

Принцип действия. В фазометре Ф2-16 измеряемый фазовый сдвиг преобразуется во временной интервал (рис. 4.4, a и δ). С помощью формирующих устройств (ФУ) из исследуемых напряжений u_1 и u_2 вырабатываются кратковременные импульсы в моменты перехода напряжений через 0 в сторону увеличения. Эти импульсы поступают на входы S и R триггера T, и на его выходе формируются прямоугольные импульсы. Длительность импульсов триггера т пропорциональна измеряемому сдвигу фаз: $\tau = \varphi T / 360^{\circ}$. Среднее значение напряжения на выходе триггера, пропорциональное измеряемому фазовому сдвигу

$$U_{\rm cp} = \frac{1}{T} \int_{0}^{\tau} U_m dt = U_m \frac{\tau}{T} = U_m \frac{\varphi}{360^{\circ}},$$

измеряется встроенным цифровым вольтметром постоянного напряжения. При этом амплитуда импульсов $U_{\it m}$ выбирается таким образом, что-

бы показания вольтметра численно совпадали с фазовым сдвигом ϕ , выраженным в градусах.

При таком способе измерения фазового сдвига может возникнуть систематическая погрешность из-за несимметричного ограничения исследуемых напряжений в ФУ. В этом случае напряжение на выходе ограничителя, например в ФУ1, будет иметь постоянную составляющую (рис. 4.4, в). Дифференцирующая цепь, входящая в ФУ, постоянную составляющую не пропускает, поэтому моменты перехода напряжения через нуль смещаются (показано на рисунке стрелками). Изменение интервала т приводит к погрешности измерения фазового сдвига.

Структурная схема. Фазометр Ф2-16 выполнен по двухканальной схеме; опорный канал (ОК) и измерительный канал (ИК) идентичны (рис. 4.5). Для устранения погрешности из-за несимметричного ограничения в фазометре используются два триггера. Усилители ограничители выполнены по двухтактной схеме, поэтому их выходные напряжения u_3 , u_4 и u_5 , u_6 противофазны (рис. 4.6).

Роль дифференцирующих цепочек выполняют дискриминаторы уровня.

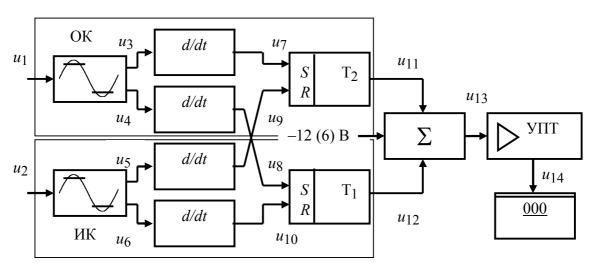


Рис. 4.5. Структурная схема фазометра Ф2-16

Дискриминаторы ОК срабатывают при прохождении через 0 напряжений u_3 , u_4 в сторону увеличения, а дискриминаторы ИК срабатывают при прохождении через 0 напряжений u_5 , u_6 в сторону уменьшения. Триггер T_2 переключается положительным импульсом u_7 и отрицательным импульсом u_9 . Триггер T_2 переключается соответственно импульсами u_8 и u_{10} , которые

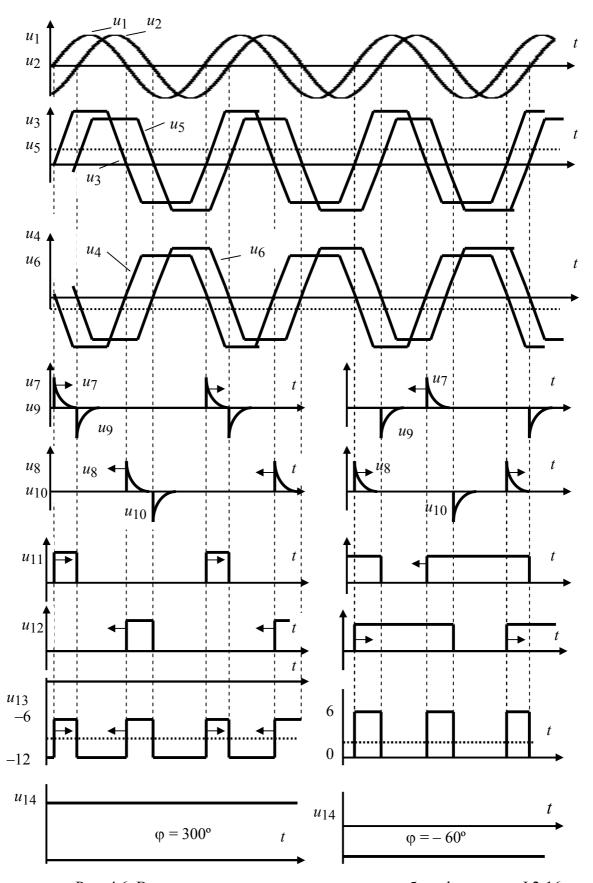


Рис. 4.6. Временные диаграммы, поясняющие работу фазометра Ф2-16

сдвинуты на полпериода относительно u_7 и u_9 . Прямоугольные импульсы u_{11} и u_{12} амплитудой 6 В с T_1 и T_2 складываются в сумматоре, образуя u_{13} . Туда же подается напряжение смещения — 12 В. Усилитель постоянного тока (УПТ) выделяет постоянную составляющую и изменяет ее полярность, после чего напряжение измеряется цифровым вольтметром. Если в первом канале, например, ограничение несимметричное, то импульсы u_7 и u_8 сдвинуты, как показано стрелками на рис. 4.6. Импульс u_{11} станет короче, а импульс u_{12} — длиннее, поэтому результирующая постоянная составляющая останется без изменения.

В фазометре Φ 2-16 предусмотрен режим измерения сдвига фаз $\pm 180^{\circ}$. В этом режиме с помощью переключателя напряжения u_7 и u_8 меняются местами, на сумматор подается напряжение смещения не -12, а -6 В. Графики напряжений для этого режима показаны на рис. 4.6 справа.

4.4. Описание лабораторного макета

В лабораторном макете смонтированы регулируемый фазовращатель, фазосдвигающий Т-мост и набор из трех линий задержки.

Фазовращатель. Схема используемого фазовращателя приведена на рис. 4.7, a. Векторная диаграмма (рис. 4.7, δ) поясняет его работу. Фазовый угол между напряжениями на конденсаторе и на резисторе равен 90°. Сумма этих напряжений в данной схеме при любых значениях R и C остается

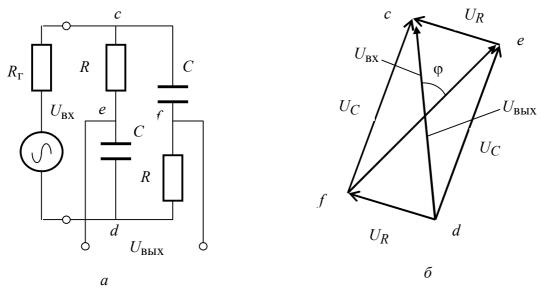


Рис. 4.7. Схема и векторная диаграмма напряжений фазовращателя

постоянной, равной входному напряжению. Выходное напряжение снимается между точками e и f фазовращателя. Из диаграммы видно, что при одновременном изменении сопротивлений резисторов R от 0 до ∞ фазовый сдвиг между входным и выходным напряжениями меняется от 0 до 180° . Амплитуда выходного напряжения остается при этом постоянной, равной амплитуде входного. Фазовый сдвиг определяется формулой $\phi_{\Phi} = 2 \operatorname{arctg}(2\pi f R C)$.

В реальной схеме сопротивления резисторов не могут меняться от 0 до бесконечности, поэтому фазовый сдвиг в фазовращателе будет изменяться в пределах $0^{\circ} < \phi_{\Phi} < 180^{\circ}$.

Т-мост. Схема фазосдвигающего Т-моста приведена на рис. 4.8. Нагрузкой его в данной работе является осциллограф, входное сопротивление которого много больше выходного сопротивления Т-моста. В этом случае выражение для фазового сдвига, создаваемого Т-мостом, имеет вид

$$\varphi_{\rm T} = -\arctan\left(\frac{1}{2\pi fRC}\right). \tag{4.3}$$

Линии задержки. Простейшая линия задержки представляет собой ряд каскадно включенных LC-звеньев (рис. 4.9). Каждое звено дает временную задержку $t_3 = \sqrt{LC}$; общее время задержки линии из n звеньев $t_3 = n\sqrt{LC}$.

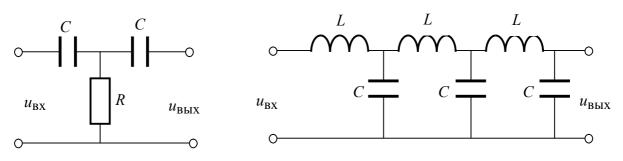


Рис. 4.8. Схема Т-моста

Рис. 4.9. Схема линии задержки

Волновое сопротивление такой линии $\rho = \sqrt{L/C}$. Для неискаженной передачи сигналов линия задержки должна быть нагружена на сопротивление $R_{\rm H} = \rho$, а полоса ее пропускания должна быть больше ширины спектра сигнала. Фазовый сдвиг, создаваемый линией задержки, может быть вычислен по формуле $\phi_{\pi} = 360^{\circ} f t_3$.

 Φ ЧХ линии задержки представляет собой прямую линию с наклоном, определяемым временем задержки t_3 .

4.5. Задание и указания к выполнению работы

4.5.1. Измерение сдвига фаз между каналами CH1X и CH2Y осциллографа GOS-620 способом эллипса

Переключатель $POJA\ PABOT$ на макете установите в положение I. Подайте напряжения с разъемов макета BIXI и BIX2 на входы CHIX и CH2Y осциллографа. На осциллографе установите следующие положения регулировок: $TIME/DIV\ X$ -Y, $VOLTS/DIV\ 2$ — в обоих каналах. На генераторе установите следующие положения регулировок: $MHOЖИТЕЛЬ\ YACTOTЫ\ -\ 10^3$; дискретный переключатель регулировки напряжения $1,5\ B$; BHYTP. $HA-IPY3KA\ 600\ \Omega$. Измерения проведите на указанных в табл. $4.1\$ частотах. При этом способе измерения нужно точно совместить центр эллипса с центром экрана осциллографа, используя регулировки POSITION. Размер эллипса можно изменять с помощью ручки плавной $PEFYJIUPOBKU\ BIX$. По формулам (4.1) и (4.2) рассчитайте фазовый сдвиг ϕ_{YX} и погрешность $\Delta\phi_{YX}$. Данные измерений и расчетов занесите в табл. 4.1. Постройте график зависимости $\phi_{YX}(f)$.

4.5.2. Градуировка фазовращателя лабораторного макета с помощью фазометра Ф2-16

4.5.3. Измерение фазового сдвига Т-моста нулевым способом

Переключатель *РОДА РАБОТ* макета установите в положение 3. На осциллографе установите следующие положения регулировок: *TIME/DIV X-Y*.

Регулировкой фазовращателя добейтесь стягивания изображения эллипса в прямую линию. При этом $\phi_T = \phi_{\varphi}$. Запишите значения α , дел., в табл. 4.3. Пользуясь градуировочными кривыми фазовращателя, определите фазовый сдвиг Т-моста на указанных в табл. 4.3 частотах, запишите значения $\phi_{T \text{ изм}}$. Рассчитайте фазочастотную характеристику Т-моста по формуле (4.3). Учтите, что C = 400 п Φ , R = 3.3 кОм. Результаты измерений и расчета занесите в табл. 4.3. Постройте экспериментальную и расчетную Φ ЧХ Т-моста и сравните их.

4.5.4. Измерение фазочастотных характеристик трех линий задержки с помощью фазометра Ф2-16

Переключатель $POJA\ PABOT$ макета переведите в положение 4. Фазометр используется в режиме $0...360^\circ$. Измерения проведите в диапазоне частот от 20 до 200 кГц. Переключатель рода работ макета установите в положение ЛЗ. На фазометре Ф2-16 нажмите кнопки $0-360^\circ$; $[f]\ kHz\ 20-200$. Результаты измерений занесите в табл. 4.4 и постройте графики зависимостей $\phi_{\Lambda}(f)$. По данным табл. 4.4 вычислите среднее время задержки для каждой линии по формуле $t_3 = \Delta \phi/(360^\circ \Delta f)$, здесь $\Delta \phi$ — приращение фазы при изменении частоты на Δf . Сравните найденные значения t_3 с указанными на макете.

4.6. Содержание отчета

Отчет должен содержать: упрощенную и полную структурные схемы фазометра Ф2-16, схему измерения фазового сдвига Т-моста и линии задержки, таблицы с результатами измерений и расчетов по установленной форме и графики по всем пунктам работы.

4.7. Рекомендуемые формы таблиц

Таблица 4.1

Измеряемая	f , к Γ ц							
величина	5	10	15	20	50	100	200	
<i>l</i> , дел.								
<i>L</i> , дел.								
φ γχ								
$\Delta \phi_{YX}$								

α, дел.	<i>f</i> , кГц							
	12	15	18	20	25	30		
1								
2								
:								
11								

Таблица 4.3

Фазовый	<i>f</i> , кГц								
сдвиг	12	15	18	20	25	30			
а, дел.									
φ _{Т изм}									
Ф Т расч									

Таблица 4.4

φл	<i>f</i> , кГц									
	20	40	60	80	100	120	140	160	180	200
φ _{Л1}										
Фл2										
ФЛ3										

4.8. Контрольные вопросы

- 1. Дайте определение фазового сдвига. Для каких сигналов вводится это понятие?
- 2. Как измерить фазовый сдвиг по осциллограммам исследуемых напряжений с помощью двухлучевого осциллографа? Чем определятся погрешность этого способа?
- 3. Как измерить фазовый сдвиг способом эллипса? Чем определяется погрешность этого способа?
- 4. Поясните методику измерения фазового сдвига нулевым способом.
- 5. Как устранить погрешность, вызванную неидентичностью фазовых характеристик *X* и *Y*-каналов осциллографа?
- 6. Поясните принцип действия фазометра с преобразованием измеряемого фазового сдвига во временной интервал.
- 7. Назовите технические характеристики фазометра Ф2-16.
- 8. По структурной схеме фазометра Ф2-16 поясните принцип его работы. Используйте графики рис. 4.6.
- 9. Как устраняется погрешность в фазометре Ф2-16?

- 10. Нарисуйте схему и векторную диаграмму симметричного *RC*-фазовращателя, поясните его работу.
- 11. Сохраняется ли градуировка симметричного *RC*-фазовращателя при переходе на другую частоту?
- 12. Как определить по ФЧХ среднее время задержки?
- 13. Каковы условия неискаженной передачи сигналов линией задержки?
- 14. От чего зависит фазовый сдвиг в линии задержки?