## Работа 3.4.5.

Петля гистерезиса (динамический метод)

## Петля гистерезиса (динамический метод)

**Цель работы:** изучение петель гистерезиса ферромагнитных материалов с помощью осциллографа.

**Оборудование:** автотрансформатор, понижающий трансформатор, интегрирующая цепочка, амперметр, вольтметр, электронный осциллограф, делитель напряжения, тороидальные образцы с двумя обмотками.

Ферромагнитные материалы часто применяются в трансформаторах, дросселях, машинах переменного тока, то есть в устройствах, где они подвергаются периодическому перемагничиванию. Изучение магнитных характеристик ферромагнетиков в переменных полях представляет поэтому большой практический интерес. Основные характеристики ферромагнетиков - их коэрцитивная сила, магнитная проницаемость, мощность, рассеиваемая в виде тепла при перемагничивании, и т. д. - зависят от частоты перемагничивающего поля. В настоящей работе кривые гистерезиса ферромагнитных материалов изучаются в поле частоты 50 Гц с помощью электронного осциллографа.

**Измерение магнитной индукции в образцах.** Магнитную индукцию удобно определять с помощью ЭДС, возникающей при изменении магнитного потока Ф в катушке, намотанной на образец:

$$\varepsilon = -\frac{d\Phi}{dt} \tag{1}$$

Пусть катушка плотно охватывает образец, и индукция B в образце однородна. В этом случае

$$\Phi = BSN, \tag{2}$$

где N - число витков в измерительной катушке, а S - площадь витка. Подставляя это значение  $\Phi$  в формулу (1), после интегрирования найдём

$$|B| = \frac{1}{SN} \int \varepsilon dt \tag{3}$$

Таким образом, для определения B нужно проинтегрировать сигнал, наведённый меняющимся магнитным полем на измерительную катушку, намотанную на образец.

Для интегрирования сигнала применяют разного рода интегрирующие схемы. Простейшая из них состоит из соединённых последовательно резистора R и конденсатора C (рис. 1) и выполняет своё назначение, если сопротивление R резистора заметно превышает сопротивление конденсатора (если выходной сигнал много меньше входного:  $U_{\text{вых}} \ll U_{\text{вх}}$ ).

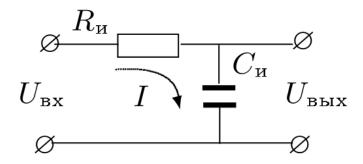


Рис. 1: Интегрирующая RC-цепочка

В самом деле, при при выполнении этого условия ток в цепи пропорционален входному напряжению:  $I \approx U_{\rm BX}/R$ , а напряжение на ёмкости C

$$U_{\text{\tiny BMX}} = \frac{q}{C} = \frac{1}{C} \int I dt \approx \frac{1}{RC} \int U_{\text{\tiny BX}} dt \tag{4}$$

Этот вывод тем ближе к истине, чем больше постоянная времени  $\tau=RC$  превосходит характерное время процесса (например, его период). Для синусоидальных напряжений

$$U_{\text{BMX}} = \frac{U_{\text{BX}}}{RC\Omega} \tag{5}$$

где  $\Omega$  - частота сигнала.

Обозначив параметры интегрирующей ячейки через  $R_{\rm u}$  и  $C_{\rm u}$ , выразим индукцию B с помощью формул (3) и (4) через  $U_{\rm вых}$  - напряжение на ёмкости интегрирующей ячейки:

$$|B| = \frac{1}{SN} \int \varepsilon dt = \frac{1}{SN} \int U_{\text{BX}} dt = \frac{R_{\text{H}} C_{\text{H}}}{SN} U_{\text{BMX}}$$
 (6)

Экспериментальная установка. Схема установки изображена на рис. 2. Напряжение сети (220 В, 50 ГЦ) с помошью регулировочного автотрансформатора Ат через разделительный понижающий трансформатор Тр подаётся на намагничивающую обмотку  $N_0$  исследуемого образца.

Действующее значение переменного тока в обмотке  $N_0$  измеряется амперметром А. Последовательно с амперметром включено сопротивление  $R_0$ , напряжение с которого подаётся на вход X электронного осциллографа (ЭО). Это напряжение пропорционально току в обмотке  $N_0$ , а следовательно, и напряжённости H магнитного поля в образце.

Для измерения магнитной индукции B с измерительной обмотки N на вход RC-цепочки подаётся напряжение  $U_{\rm u}$  ( $U_{\rm bx}$ ), пропорциональное согласно (6) про- изводной  $\dot{B}$ , а с интегрирующей ёмкости  $C_{\rm u}$  снимается напряжение  $U_{C}$  ( $U_{\rm bbix}$ ), пропорциональное величине B, и подаётся на вход Y осциллографа.

Замкнутая кривая, возникающая на экране, воспроизводит в некотором масштабе (различном для осей X и Y) петлю гистерезиса. Чтобы придать этой кривой количественный смысл, необходимо установить масштабы изображения, т. е. провести калибровку каналов X и Y ЭО. Для этого, во-первых, надо узнать, каким напряжениям (или токам) соответствуют амплитуды сигналов, видимых на экране, и, во-вторых, каким значениям B и H соответствуют эти напряжения (или токи).

Измерение напряжения с помощью осциллографа. Исследуемый сигнал подаётся на ВХОД X; величина сигнала характеризуется длиной 2x горизонтальной черты, наблюдаемой на экране (x - отклонение от нуля - амплитуда сигнала).

Если известна чувствительность усилителя  $K_x$  в вольтах на деление шкалы экрана, то удвоенная амплитуда напряжения определяется произведением

$$2U_{x,0} = 2x \cdot K_x$$

Напряжение, подаваемое на ось Y, измеряется аналогично:

$$2U_{y,0} = 2y \cdot K_y$$

где y - отклонение от нуля в делениях шкалы,  $K_y$  - чувствительность усилителя в  $\mathrm{B}/\mathrm{дел}.$ 

Наличие в схеме амперметра и вольтметра позволяет провести калибровку усилителей ЭО, т.е. проверить значения коэффициентов  $K_x$  и  $K_y$ , (или определить их, если ручки плавной регулировки усиления при измерениях не были установлены на максимум).

**Калибровка горизонтальной оси 90** проводится при закороченной обмотке  $N_0$ . Эта обмотка с помещённым в неё ферромагнитным образцом является нелинейным элементом, так что ток в ней не имеет синусоидальной формы, и это не позволяет связать амплитуду тока с показаниями амперметра.

При закороченной обмотке  $N_0$  амперметр A измеряет эффективное значение синусоидального тока  $I_{\rm эфф}$ , текущего через известное сопротивление  $R_0$ . Сигнал с этого сопротивления подаётся на вход X ЭО. Измерив 2x - длину горизонтальной прямой на экране, можно рассчитать  $m_x$  - чувствительность канала X:

$$m_x = \frac{2R_0\sqrt{2}I_{9\Phi\Phi}}{2x}\frac{\mathbf{B}}{\mathbf{\Pi}\mathbf{e}\boldsymbol{\Pi}} \tag{7}$$

**Калибровка вертикальной оси** проводится с помощью сигнала, снимаемого через делитель напряжения с обмотки 12,6 В понижающего трансформатора (рис. 2). Вольтметр V измеряет напряжение  $U_{\text{эфф}}$  на обмотке. Часть этого напряжения снимается с делителя с коэффициентом деления K и подаётся на вход Y ЭО (вместо напряжения  $\Pi$ O на рис. 2).

Измерив 2y - длину вертикальной прямой на экране, можно рассчитать чувствительность канала Y:

$$m_y = \frac{2\sqrt{2}KU_{9\Phi\Phi}}{2y} \frac{B}{\text{Дел}}$$
 (8)

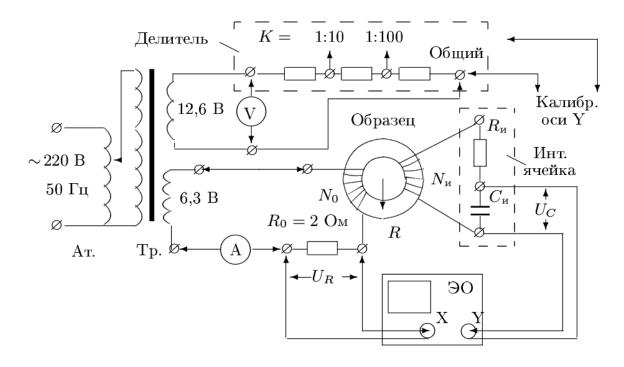


Рис. 2: Схема установки

При калибровке канала Y тороид должен быть отключён, так как несинусоидальный ток нагрузки в первичной обмотке  $N_0$  тороида приводит к искажению формы кривой напряжения и на обмотке трансформатора, питающей делитель.

Калибровку осей осциллографа можно использовать для построения кривой гистерезиса в координатах B и H. Значения H рассчитываются по теореме о циркуляции, значения B - по формуле (6).

Постоянную времени RC-цепочки можно определить экспериментально. С обмотки 6,3 В на вход интегрирующей цепочки подаётся синусоидальное напряжение  $U_{\rm Bx}$ . На вход Y осциллографа поочерёдно подаются сигналы со входа ( $U_{\rm Bx}$ ) и выхода ( $U_{\rm Bax} = U_C$ ) RC-цепочки. Измерив амплитуды этих сигналов с помощью осциллографа, можно рассчитать постоянную времени  $\tau = RC$ . Как следует из формулы (5),

$$RC = \frac{U_{\text{BX}}}{RU_{\text{BMX}}} \tag{9}$$