

Урок №28 (18.04.2007) Трансформатор.

1. Явление взаимной индукции.

Предположим у нас есть две катушки индуктивности 1 и 2, расположенные так, что возникающий в первой катушке магнитный поток проходит через витки второй.

Если сила тока I_1 в контуре 1 изменяется, то в контуре 2, не содержащем источника тока, возникает индуцированное поле, характеризуемое ЭДС взаимной индукции ε_{12} .

По закону Фарадея $\varepsilon_{12} = -\frac{\Delta\Phi_{21}}{\Delta t}$, где Φ_{21} – поток магнитной индукции, который создается магнитным полем тока I_1 и пронизывает площадь поверхности, охватываемой контуром 2. При этом магнитный поток Φ_{21} пропорционален силе тока I_1 :

$$\Phi_{21} = M_{21}I_1,$$

где M_{21} называется *взаимной индуктивностью* второго и первого контуров. Коэффициент M_{21} зависит от геометрии витков, их взаимного расположения, а также от магнитной проницаемости среды, в которой находятся контуры.

Можно доказать, что $M_{21} = M_{12}$. Поэтому взаимную индуктивность просто обозначают буквой M .

2. Трансформатор.

Тема даётся по статье А.Дозорова «Зачем трансформатору сердечник?», «Квант» 1976, №7

Простейший трансформатор устроен так: две катушки индуктивности намотаны на один сердечник. При этом первая катушка (будем её обозначать «1» или первичная обмотка) подсоединяется к генератору переменного синусоидального напряжения. Устройство, потребляющее энергию (*нагрузка*), подключается ко второй (или вторичной) обмотке. Обе обмотки пронизываются одним и тем же переменным магнитным потоком.

В первой обмотке при этом возникает ЭДС индукции $\varepsilon_1 = -n_1 \frac{\Delta\Phi}{\Delta t}$, а во вторичной –

$$\varepsilon_2 = -n_2 \frac{\Delta\Phi}{\Delta t}.$$

Сначала предположим, что вторичная обмотка разомкнута (холостой ход), и что активное сопротивление обмоток (особенно первичной r) очень мало, по сравнению с её индуктивным сопротивлением. В этом случае согласно закону Ома в первичной обмотке $u_1 + \varepsilon_1 = i_1 r = 0$. Откуда $u_1 = -\varepsilon_1$. При разомкнутой вторичной обмотке $i_2 = 0$ и, аналогично, $u_2 = -\varepsilon_2$. Таким образом, для действующих значений

$$\frac{U_2}{U_1} = \frac{\varepsilon_2}{\varepsilon_1} = \frac{n_2}{n_1}.$$

Отношение напряжений на первичной и вторичной обмотке называется *коэффициентом трансформации*.

$$\left| \frac{U_2}{U_1} \right| = \frac{n_2}{n_1} = k.$$

Сама формула называется *формула трансформатора*.

Нагруженный трансформатор

Рассмотрим теперь трансформатор, подключённый к нагрузке. Причём будем считать, что нагрузка представляет из себя активное сопротивление R . В этом случае во вторичном контуре будет идти ток, который в свою очередь создаст магнитный поток, противоположный начальному. Суммарный магнитный поток станет меньше и ЭДС самоиндукции в первичном контуре уже не будет равна внешнему напряжению – в первичной обмотке пойдёт ток и, следовательно, источник напряжения начнёт совершать работу.

Теперь можно говорить о КПД трансформатора, т.е. об отношении переданной мощности к потребляемой. Хотелось бы, чтобы КПД был как можно выше. Но переданная мощность максимальна, если коэффициент мощности $\cos \phi \approx 1$. В этом случае $U_{01}I_{01} = U_{02}I_{02}$ (амплитудные значения). Тогда

$$\frac{U_{02}}{U_{01}} = \frac{I_{01}}{I_{02}} = \frac{n_2}{n_1}.$$

Тут уже текут токи, зависящие от индуктивности, нагрузки и т.д. Попробуем посчитать их...

Вспомним, что индуктивность соленоида равна $L = \mu_0 \mu n^2 S / l$. Проводя аналогичный вывод для взаимной индуктивности, можно показать, что $M = \mu_0 \mu n_1 n_2 S / l$, откуда

$$M = \frac{n_2}{n_1} L_1 = \frac{n_1}{n_2} L_2 = p L_2,$$

где $p = \frac{n_1}{n_2}$.

Теперь запишем правила Кирхгофа для первичной и вторичной обмоток.

Для первичной обмотки: $u_1 + e'_1 + e''_1 = 0$, где $u_1 = U_0 \sin \omega t$ – ЭДС генератора, приложенная к первичной обмотке; $e'_1 = -L_1 \frac{\Delta i_1}{\Delta t} = -pM \frac{\Delta i_1}{\Delta t}$ – ЭДС самоиндукции первичного контура; $e''_1 = -M \frac{\Delta i_2}{\Delta t}$ – ЭДС взаимной индукции.

Итак, для первичной цепи:

$$U_0 \sin \omega t - pM \frac{\Delta i_1}{\Delta t} - M \frac{\Delta i_2}{\Delta t} = 0.$$

Для вторичной цепи, аналогично получим:

$$-\frac{1}{p}M \frac{\Delta i_2}{\Delta t} - M \frac{\Delta i_1}{\Delta t} = Ri_2.$$

Предположим, что $i_1 = I_1 \sin(\omega t + \alpha_1)$, а $i_2 = I_2 \sin(\omega t + \alpha_2)$. В этом случае для бесконечно малых времён Δt : $\frac{\Delta i_{1,2}}{\Delta t} = \frac{di_{1,2}}{dt} = I_{1,2} \omega \cos(\omega t + \alpha_{1,2})$ и система уравнений приобретает вид:

$$\begin{cases} pMI_1\omega \cos(\omega t + \alpha_1) + MI_2\omega \cos(\omega t + \alpha_2) - U_0 \sin \omega t = 0 \\ \frac{1}{p}MI_2\omega \cos(\omega t + \alpha_2) + MI_1\omega \cos(\omega t + \alpha_1) - RI_2 \sin(\omega t + \alpha_2) = 0 \end{cases}$$

Решая эту систему, получаем:

$$I_1 = \frac{U_0}{p^2 R} \sqrt{1 + \left(\frac{pR}{M\omega}\right)^2},$$

$$I_2 = \frac{U_0}{pR},$$

$$\operatorname{tg} \alpha_1 = -\frac{pR}{M\omega},$$

$$\alpha_2 = -\pi.$$

Итак, подставляя токи в полученное выше отношение, получаем:

$$\frac{I_{01}}{I_{02}} = \frac{1}{p} \sqrt{1 + \left(\frac{pR}{M\omega}\right)^2}.$$

Это выражение равно «идеальному» $\frac{I_{01}}{I_{02}} = \frac{1}{p}$ при $\frac{R}{M\omega} \rightarrow 0$, т.е. (подставляя выражение для M) при соблюдении минимальности выражения:

$$\frac{R}{M\omega} = \frac{Rl}{\mu_0 \mu S n_1 n_2 \omega} \rightarrow 0.$$

Таким образом, трансформатор можно считать идеальным если:

- магнитная проницаемость сердечника очень велика ($\mu \rightarrow \infty$);
- частота переменного тока велика ($\omega \rightarrow \infty$);
- число витков в первичной и вторичной обмотке велико, но при этом активное сопротивление первичной обмотки мало;
- длина катушек минимальна, т.е. обмотки намотаны плотно.

3. Области применения трансформаторов.

- Передача электроэнергии на расстояние
- Согласование сопротивлений