

В квазистационарном состоянии можно пренебречь, как малым, членом с угловым ускорением $\frac{d^2\alpha}{dt^2}$, поскольку последнее мало. Тогда для угловой скорости вращения находим

$$\frac{d\alpha}{dt} = \frac{M_0 R_2}{I_1^2} \cdot \frac{1}{\left(\frac{dL_{12}}{d\alpha}\right)^2} = \text{const.} \quad (28,12)$$

Выражения (28,11) и (28,12) дают решение поставленной задачи. На практике обычно применяются более сложные схемы, например машины с самовозбуждением, в которых индуцированный ток I_2 вводится в первый контур, и т. п.

Мы оставили также без рассмотрения важные особенности реальных машин, связанные с существованием в них намагничивающихся сердечников. Разобранный пример иллюстрирует лишь достоинства метода Лагранжа в случае систем, в которых механическое движение и текущие токи непосредственно связаны между собой.

§ 29. Флуктуации в проводниках и формула Найквиста

В результате флуктуационных процессов в электрической цепи возникают флуктуации тока, которые в технике именуют шумами. Физически появление флуктуационных токов в проводнике (в отсутствие сторонней э. д. с.) связано с флуктуациями числа электронов, движущихся в одном направлении. В присутствии сторонней э. д. с. флуктуационные токи накладываются на стационарный или квазистационарный ток.

Флуктуации тока в радиоаппаратуре имеют огромное значение в современной радиотехнике. Шумовой фон определяет предельную чувствительность сигнала при однократном приеме. Дальнейшее повышение точности может быть достигнуто лишь применением многократных измерений.

Мы рассмотрим теорию флуктуаций в электрической цепи с индуктивностью L и омическим сопротивлением R . Флуктуационные процессы можно характеризовать случайной флуктуационной э. д. с. $\mathcal{E}(t)$. Изменения э. д. с. $\mathcal{E}(t)$ происходят за время, которое весьма мало по сравнению со временем релаксации контура $T = L/R$.

Естественно пытаться описать процессы, происходящие в цепи с помощью обобщенного закона Ома:

$$L \frac{di}{dt} + Ri = \mathcal{E}(t). \quad (29,1)$$

В основу уравнения (29,1) положено довольно естественное допущение: между случайным током в цепи и создающей его

случайной э. д. с. существует такая же связь, как между обычным током и обычной э. д. с. Релаксация тока характеризуется постоянным сопротивлением R . Следует подчеркнуть, что фактически при высоких частотах R (или $\sigma=1/R$) оказывается функцией частоты. Это обстоятельство не отражается, однако, на общих результатах теории.

Случайная э. д. с. $\mathcal{E}(t)$ имеет, очевидно, следующие свойства:

$$\overline{\mathcal{E}(t)} = 0, \quad \overline{[\mathcal{E}(t)]^2} \neq 0. \quad (29,2)$$

Проинтегрируем формально линейное уравнение (29,1) по времени. Тогда для случайного тока

$$i(t) = i_0 e^{-\frac{t}{T}} + e^{-\frac{t}{T}} \int_0^t e^{\frac{t'}{T}} \mathcal{E}(t') dt'. \quad (29,3)$$

Следует заметить, что интегрирование уравнения (29,1) со случайной функцией в правой части нуждается в известном оправдании с чисто математической точки зрения. За деталями этого вопроса мы отсылаем читателя к специальной литературе¹⁾.

С помощью формулы (29,3) можно составить коррелятивную функцию

$$\begin{aligned} \langle i(t) i(t+\tau) \rangle &= \left\langle \left[i_0 e^{-\frac{t}{T}} + e^{-\frac{t}{T}} \int_0^t e^{\frac{t'}{T}} \mathcal{E}(t') dt' \right] \times \right. \\ &\quad \left. \times \left[i_0 e^{-\frac{t+\tau}{T}} + e^{-\frac{t+\tau}{T}} \int_0^{t+\tau} \exp \left\{ \frac{t''}{T} \right\} \mathcal{E}(t'') dt'' \right] \right\rangle = \\ &= i_0^2 \exp \left\{ -\frac{2t+\tau}{T} \right\} + \exp \left\{ -\frac{2t+\tau}{T} \right\} \times \\ &\quad \times \int_0^t \int_0^{t+\tau} \exp \left\{ \frac{t'+t''}{T} \right\} \cdot \langle \mathcal{E}(t') \mathcal{E}(t'') \rangle dt' dt''. \quad (29,4) \end{aligned}$$

Члены, содержащие случайную функцию $\mathcal{E}(t)$ в первой степени, обращаются в нуль при усреднении.

Двойной интеграл в (29,4) можно вычислить следующим образом: вводя новые переменные

$$x = t' + t''; \quad y = t' - t'',$$

¹⁾ См., например, Чапдрасекар, Стохастические проблемы в физике и астрономии, Гостехиздат, 1948; Д. Мак-Доналд, Введение в физику шумов и флуктуаций, «Мир», 1964.

имеем

$$I(t, \tau) = \frac{1}{2} \exp \left\{ -\frac{2t + \tau}{T} \right\} \int_0^{2t} e^{\frac{x}{T}} dx \int_{-t}^t \left\langle \mathcal{E} \left(\frac{x-y}{2} \right) \mathcal{E} \left(\frac{x+y}{2} \right) \right\rangle dy.$$

Коррелятивная функция $\left\langle \mathcal{E} \left(\frac{x-y}{2} \right) \mathcal{E} \left(\frac{x+y}{2} \right) \right\rangle$, согласно (29,4), не может зависеть от выбора переменной x . Полагая $x = y$, имеем

$$\left\langle \mathcal{E} \left(\frac{x-y}{2} \right) \mathcal{E} \left(\frac{x+y}{2} \right) \right\rangle \equiv \langle \mathcal{E}(0) \mathcal{E}(y) \rangle.$$

Поскольку коррелятивная функция быстро убывает с ростом y , можно распространить пределы интегрирования до бесконечности, так что

$$\begin{aligned} I(t, \tau) &= \frac{1}{2} \exp \left\{ -\frac{2t + \tau}{T} \right\} \cdot \int_0^{2t} e^{\frac{x}{T}} dx \int_{-\infty}^{\infty} \langle \mathcal{E}(0) \mathcal{E}(y) \rangle dy = \\ &= \frac{T}{2} e^{-\frac{\tau}{T}} \left(1 - e^{-\frac{2t}{T}} \right) \cdot \int_{-\infty}^{\infty} \langle \mathcal{E}(0) \mathcal{E}(y) \rangle dy. \end{aligned}$$

Окончательно находим

$$\begin{aligned} \langle i(t) i(t + \tau) \rangle &= i_0^2 \exp \left\{ -\frac{2t + \tau}{T} \right\} + \\ &+ \frac{T}{2} e^{-\frac{\tau}{T}} \left(1 - e^{-\frac{2t}{T}} \right) \cdot \int_{-\infty}^{\infty} \langle \mathcal{E}(0) \mathcal{E}(y) \rangle dy. \quad (29,5) \end{aligned}$$

Полагая $t = 0$, из (29,5) получаем коррелятивную функцию для тока

$$\langle i(0) i(\tau) \rangle = i_0^2 e^{-\frac{\tau}{T}}. \quad (29,6)$$

Пользуясь законом равнораспределения, можно написать среднее значение флуктуационного тока энергии в цепи:

$$\frac{Li_0^2}{2} = \frac{kT}{2} = \frac{\theta}{2},$$

так что окончательно автокоррелятивная функция для тока приобретает вид

$$\langle i(0) i(\tau) \rangle = \frac{\theta}{L} e^{-\frac{\tau}{T}}. \quad (29,7)$$

С другой стороны, полагая $\tau = 0$, находим

$$\langle i(t)^2 \rangle = i_0^2 e^{-\frac{2t}{T}} + \frac{T}{2} \left(1 - e^{-\frac{2t}{T}} \right) \int_{-\infty}^{\infty} \langle \mathcal{E}(0) \mathcal{E}(y) \rangle dy.$$

При значениях $t \gg T$ в системе должно установиться статистическое равновесие. Опуская, как малые, величины $e^{-\frac{2t}{T}}$, находим

$$\langle i(t)^2 \rangle = \frac{\theta}{L} = \frac{T}{2} \int_{-\infty}^{\infty} \langle \mathcal{E}(0) \mathcal{E}(y) \rangle dy,$$

откуда находим, подставляя $T = \frac{L}{R}$:

$$R = \frac{L^2}{2\theta} \int_{-\infty}^{\infty} \langle \mathcal{E}(0) \mathcal{E}(y) \rangle dy. \quad (29,8)$$

Формула (29,8) связывает между собой автокоррелятивную функцию случайной э.д.с. с сопротивлением линии. Это соотношение имеет глубокий смысл: оно связывает характеристику обратимых случайных процессов — коррелятивную функцию $\langle \mathcal{E}(0) \mathcal{E}(y) \rangle$ с характеристикой необратимого диссипативного процесса — сопротивлением R или временем релаксации T

$$\frac{1}{T} = \frac{L}{2\theta} \int_{-\infty}^{\infty} \langle \mathcal{E}(0) \mathcal{E}(y) \rangle dy. \quad (29,9)$$

Если воспользоваться формулой Винера—Хинчина (5,16) ч. III, то можно выразить коррелятивную функцию через спектральную плотность:

$$\frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \langle \mathcal{E}(0) \mathcal{E}(y) \rangle dy = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} e^{-i\omega y} g(\omega) d\omega dy = g(0) \quad (29,10)$$

и, следовательно,

$$R = \frac{L^2}{2\theta} g(0). \quad (29,11)$$

Эта формула является частным случаем важной флуктуационно-диссипативной теоремы, устанавливающей связь между характеристиками флуктуационных и диссипативных процессов (см. ч. VI).

В формуле (29,1) мы ограничились случаем, когда сопротивление можно считать не зависящим от частоты. Вопрос о связи флуктуационных и необратимых процессов будет по-

дробно разобран в гл. VII ч. VI, посвященной физической кинетике. Вернемся к автокоррелятивной функции для тока и, воспользовавшись теоремой Винера — Хинчина, найдем с ее помощью спектральную плотность случайных токов в цепи.

Именно, согласно (5,15) ч. III и (29,11), можем написать

$$g_i(\omega) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \langle i(0) i(\tau) \rangle e^{-i\omega\tau} d\tau, \quad (29,12)$$

где спектральная плотность тока $g_i(\omega)$ определена формулой

$$\bar{i}^2 = \int_0^{\infty} g_i(\omega) d\omega. \quad (29,13)$$

Подставляя в (29,12) выражение для $\langle i(0) i(\tau) \rangle$ из (29,7), находим

$$g_i(\omega) = \frac{\theta}{\pi L} \int_0^{\infty} e^{-\frac{\tau}{T}} \cos \omega\tau d\tau = \frac{\theta}{\pi R} \frac{1}{1 + \left(\frac{\omega L}{R}\right)^2}. \quad (29,14)$$

В металлах обычно $T = \frac{R}{L} \sim 10^{-13}$ сек и можно написать в хорошем приближении

$$g_i(\omega) \sim \frac{\theta}{\pi R}. \quad (29,15)$$

Таким образом, значение среднеквадратичное тока в замкнутой цепи, генерируемого случайной э. д. с. в интервале частот ω , $\omega + d\omega$, можно написать в виде

$$\bar{i}^2 d\omega = \frac{\theta}{\pi R} d\omega. \quad (29,16)$$

В случае незамкнутой цепи вместо (29,16) можно написать для самопроизвольных флуктуаций э. д. с. соотношение

$$\overline{\mathcal{E}}^2 d\omega = \frac{\theta R}{\pi} d\omega. \quad (29,17)$$

Формулы (29,17) и (29,16) называют формулами Найквиста. Они позволяют при расчете квазистационарных линий учитывать флуктуационные явления (например, флуктуационную э. д. с.) наряду с другими макроскопическими характеристиками.

Согласно (29,16) флуктуационный ток пропорционален $\sqrt{\theta}$ и обратно пропорционален $1/\sqrt{R}$. Последнее имеет простой смысл. Сопротивление $R = 1/\sigma \sim 1/n$, где n — число электронов в 1 см^2 . В соответствии с общей формулой (3,7) ч. III среднее значение $\sqrt{\bar{i}^2} \sim \sqrt{n}$.

Приведенный выше вывод содержал существенное ограничение: сопротивление считалось не зависящим от частоты. В части VI мы вернемся к обсуждению формулы Найквиста в области высоких частот. Будут учтены, в частности, квантовые эффекты, проявляющиеся при частотах $\omega > \frac{kT}{\hbar} \equiv \frac{\theta}{\hbar}$.

В полупроводниковых устройствах имеются дополнительные специфические механизмы возникновения шумов, которые также будут обсуждены в ч. VI.

§ 30. Скин-эффект

Мы изучали до сих пор квазистационарный ток в линейных цепях, считая проводники бесконечно тонкими. Теперь мы рассмотрим распределение переменного тока по сечению проводника. Предполагая по-прежнему выполненными условия квазистационарности, запишем уравнения Максвелла в однородной проводящей среде:

$$\operatorname{rot} \mathbf{E} = -\frac{\mu}{c} \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t},$$

$$\operatorname{rot} \mathbf{H} = \frac{4\pi\sigma}{c} \mathbf{E},$$

$$\operatorname{div} \mathbf{H} = 0,$$

$$\operatorname{div} \mathbf{E} = 0.$$

Легко получить отдельные уравнения для электрического и магнитного полей. Взяв повторно ротор от $\operatorname{rot} \mathbf{E}$, находим

$$\operatorname{rot} \operatorname{rot} \mathbf{E} = \operatorname{grad} \operatorname{div} \mathbf{E} - \Delta \mathbf{E} = -\Delta \mathbf{E} = \frac{\mu}{c} \frac{\partial}{\partial t} \operatorname{rot} \mathbf{H},$$

или

$$\Delta \mathbf{E} = \frac{4\pi\sigma\mu}{c^2} \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t}. \quad (30,1)$$

Такое же уравнение получается и для магнитного поля.

Уравнение (30,1) и аналогичное уравнение для вектора \mathbf{H} определяют зависимость полей от времени и координат в пространстве, занятом проводником. На границе этого пространства, т. е. на поверхности проводника, векторы поля удовлетворяют обычным граничным условиям.

Мы ограничимся решением уравнений поля в простейшем случае переменного тока, текущего в проводнике, заполняющем полупространство $z > 0$. Направление тока вдоль оси x и его зависимость от времени считаются заданными:

$$j_x = j(z) e^{i\omega t}; \quad j_y = j_z = 0.$$