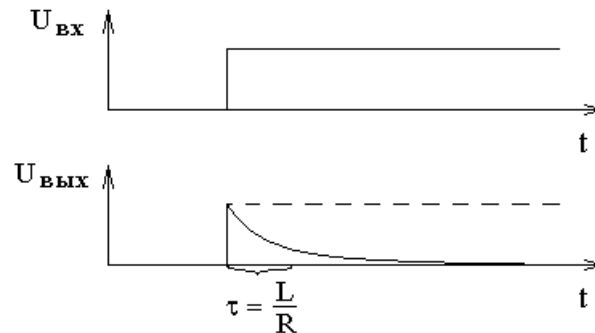


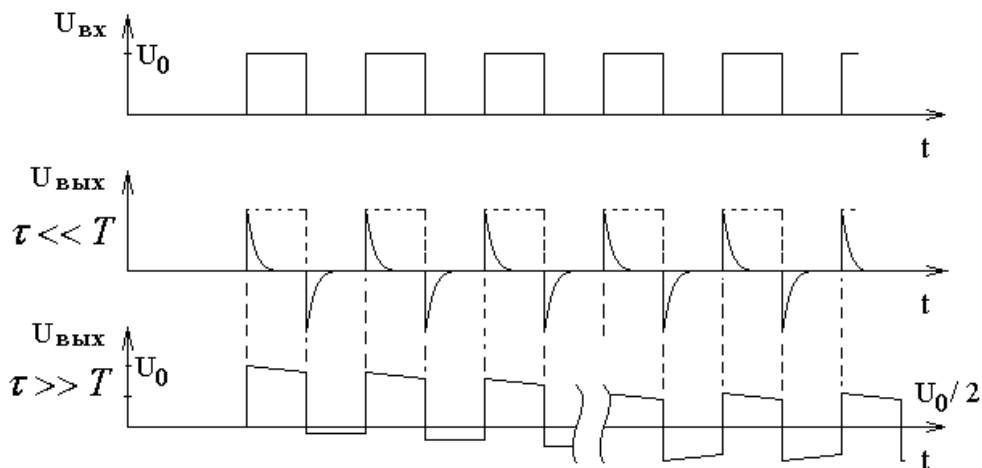
Реакция RL-цепочки на ступеньку напряжения (продолжение).

$$U_{\text{вых}} = LI = U_0 e^{-\frac{R}{L}t}$$



Факультативная вставка.

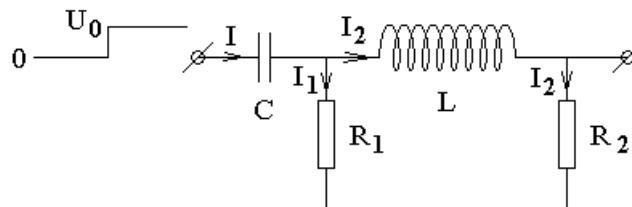
Если на вход схемы подать последовательность прямоугольных импульсов, то



Здесь T — период прямоугольников, $\tau = \frac{L}{R}$ — постоянная времени RL -цепочки.

Конец факультативной вставки.

Реакция более сложной схемы на ступеньку напряжения.



На схему в нулевой момент времени подают ступеньку напряжения с амплитудой U_0 . Нужно найти напряжение на выходе схемы, как функцию времени.

Для трех неизвестных токов I , I_1 , I_2 напишем два уравнения Кирхгофа для контуров и одно уравнение для узла:

$$\begin{cases} U_0 = \frac{q}{C} + R_1 I_1 \\ 0 = L \dot{I}_2 + R_2 I_2 - R_1 I_1, \\ I = I_1 + I_2 \end{cases}$$

Здесь I — входной ток схемы, I_1 — сила тока через сопротивление R_1 , I_2 — сила тока через катушку индуктивности L и сопротивление R_2 .

$I = \dot{q}$, где q — заряд на конденсаторе.

$$\begin{cases} U_0 = \frac{q}{C} + R_1 I_1 \\ 0 = L \dot{I}_2 + R_2 I_2 - R_1 I_1 \\ \dot{q} = I_1 + I_2 \end{cases} \quad (1)$$

Чтобы в ответе получить напряжение на выходе схемы нам понадобится узнать только ток I_2 . Поэтому нам будет удобно выражать и подставлять в другие уравнения другие неизвестные: q и I_1 . Переменную I_1 можно выразить из любого из трех уравнений, а переменную q можно выразить только из первого уравнения. Вот и выразим $q = CU_0 - R_1 C I_1$.

Подставим в оставшиеся два уравнения и получим

$$\begin{cases} 0 = L \dot{I}_2 + R_2 I_2 - R_1 I_1 \\ -R_1 C \dot{I}_1 = I_1 + I_2 \end{cases}$$

Теперь I_1 можно выразить только из нового первого (бывшего второго) уравнения $I_1 = \frac{L}{R_1} \dot{I}_2 + \frac{R_2}{R_1} I_2$. Тогда получим дифференциальное уравнение для единственной переменной I_2

$$-LC \ddot{I}_2 - R_2 C \dot{I}_2 = \frac{L}{R_1} \dot{I}_2 + \frac{R_2}{R_1} I_2 + I_2 \quad \Rightarrow$$

$$\ddot{I}_2 + \left(\frac{R_2}{L} + \frac{1}{R_1 C} \right) \dot{I}_2 + \frac{R_1 + R_2}{R_1 LC} I_2 = 0$$

Подставим сюда $I_2 = Ae^{\lambda t}$ и получим характеристическое уравнение

$$\lambda^2 + \left(\frac{R_2}{L} + \frac{1}{R_1 C} \right) \lambda + \frac{R_1 + R_2}{R_1 LC} = 0.$$

Два его решения имеют вид:

$$\lambda_{1,2} = -\frac{1}{2} \left(\frac{R_2}{L} + \frac{1}{R_1 C} \right) \pm \sqrt{\frac{1}{4} \left(\frac{R_2}{L} + \frac{1}{R_1 C} \right)^2 - \frac{R_1 + R_2}{R_1 L C}}.$$

Общее решение дифференциального уравнения для тока I_2 имеет вид

$$I_2 = A_1 e^{\lambda_1 t} + A_2 e^{\lambda_2 t}.$$

Произвольные константы интегрирования A_1 и A_2 можно найти из

условий: $\begin{cases} q(0) = 0 \\ I_2(0) = 0 \end{cases}$. Чтобы найти A_1 и A_2 нам нужно знать I_2 и \dot{I}_2 в нулевой

момент времени. Подставим $q(0) = 0$ в первое уравнение системы (1) и получим $I_1(0) = \frac{U_0}{R_1}$. Подставим это значение и $I_2(0) = 0$ во второе уравнение

системы (1) и получим $0 = L \dot{I}_2(0) + 0 - U_0$. Откуда $\dot{I}_2(0) = \frac{U_0}{L}$. Тогда

$$\begin{cases} I_2(0) = 0 \\ \dot{I}_2(0) = \frac{U_0}{L} \end{cases}.$$

Подставим в эти условия общее решение $I_2 = A_1 e^{\lambda_1 t} + A_2 e^{\lambda_2 t}$ для I_2 и получим

$$\begin{cases} A_1 + A_2 = 0 \\ \lambda_1 A_1 + \lambda_2 A_2 = \frac{U_0}{L} \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} A_1 = \frac{U_0}{L \cdot (\lambda_1 - \lambda_2)} \\ A_2 = -\frac{U_0}{L \cdot (\lambda_1 - \lambda_2)} \end{cases}$$

Подставим эти значения произвольных констант интегрирования в общее решение $I_2 = A_1 e^{\lambda_1 t} + A_2 e^{\lambda_2 t}$ и получим

$$I_2 = \frac{U_0}{L(\lambda_1 - \lambda_2)} \cdot (e^{\lambda_1 t} - e^{\lambda_2 t}) \Rightarrow U_{\text{вых}} = R_2 I_2 = \frac{R_2 U_0}{L(\lambda_1 - \lambda_2)} \cdot (e^{\lambda_1 t} - e^{\lambda_2 t})$$

Заметим, что $U_{\text{вых}}(t)$ — вещественная функция даже при комплексных λ_1 и λ_2 , так как в этом случае λ_1 и λ_2 — комплексно сопряженные величины.

Если λ_1 и λ_2 вещественные, то напряжение на выходе схемы — разность двух затухающих экспонент. Если λ_1 и λ_2 комплексные, то напряжение на выходе схемы — произведение затухающей экспоненты на синусоиду.

Реакция произвольной линейной схемы на ступеньку напряжения

(на функцию Хевисайда).

Постановка задачи. Внешний источник подает на схему ступеньку напряжения в нулевой момент времени. Найти токи и напряжения на элементах схемы, как функции времени.

Этапы решения задачи:

1. Внешний источник напряжения рассмотрим, как ЭДС, зависящую от времени.

2. Напишем уравнения Кирхгофа 1-го и 2-го рода, которые окажутся дифференциальными уравнениями для токов.

3. Исключая переменные, перейдем от системы дифференциальных уравнений к одному дифференциальному уравнению более высокого порядка.

4. Решим это уравнение, а затем через его решение найдем все токи.

5. Зная токи, найдем напряжения на всех элементах схемы.

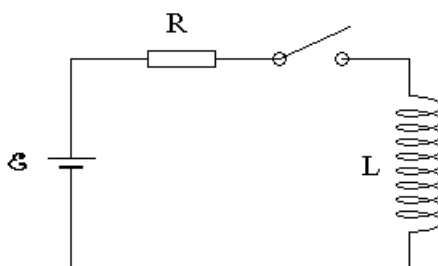
6. Произвольные константы интегрирования обычно можно найти из условий:

$q(0) = 0$ для каждого конденсатора, так как заряд конденсатора в нулевой момент времени не может измениться скачком. Такое изменение означало бы бесконечную силу тока.

$I(0) = 0$ для каждой катушки индуктивности, так как ток катушки в нулевой момент времени не может измениться скачком. Такое изменение тока означало бы бесконечное напряжение на катушке.

Экстраток размыкания.

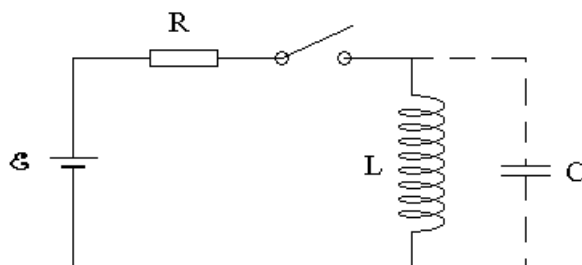
Рассмотрим схему, в которой последовательно включены постоянная ЭДС \mathcal{E} , резистор R , ключ и катушка индуктивности L .



Пусть ключ долгое время был замкнут, тогда в цепи установится постоянный ток. Для постоянного тока $\dot{I} = 0$ напряжение на индуктивности $U_L = L\dot{I}$ равно нулю, поэтому ток схемы $I_0 = \frac{\mathcal{E}}{R}$.

При размыкании ключа ток в индуктивности должен скачком измениться до нуля, при этом производная от тока по времени обращается в бесконечность, и на индуктивности возникает бесконечное напряжение $U_L = L\dot{I}$. Это напряжение пробивает ключ. Напряженность пробоя $E_0 = 30$ кВ/см. Ток, возникающий во время пробоя ключа, называют экстраток размыкания.

Чтобы оценить, при каких условиях наступает пробой ключа в реальной схеме, нужно учесть паразитные емкости между витками катушки индуктивности. Объединяя эти последовательные включенные емкости, можно считать, что параллельно катушке индуктивности включен конденсатор с очень малой емкостью C .



После размыкания ключа в контуре из индуктивности и емкости возникают электрические колебания. В начальный момент в катушке течет ток $I_{\max} = I_0 = \frac{\mathcal{E}}{R}$. Напряжение на катушке, как и на конденсаторе почти нулевое. В катушке индуктивности при этом запасена энергия магнитного поля. Ток катушки заряжает конденсатор. При максимальном напряжении на конденсаторе ток равен нулю, и вся энергия превращается в энергию электрического поля конденсатора. Тогда

$$\frac{LI_{\max}^2}{2} = \frac{CU_{\max}^2}{2} \Rightarrow U_{\max} = \sqrt{\frac{L}{C}} \cdot I_{\max}.$$

Емкость C — мала, следовательно, U_{\max} — велико; $\sqrt{\frac{L}{C}} = \rho$ — так называемое волновое сопротивление колебательного контура, $I_{\max} = I_0 = \frac{\mathcal{E}}{R}$.

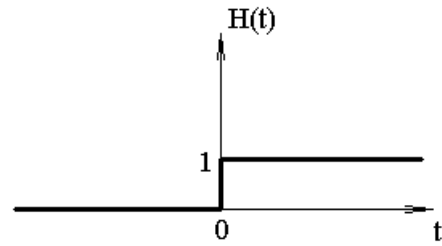
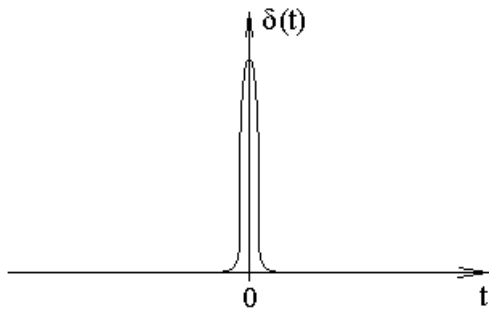
Напряжение на выходе линейной схемы при произвольной зависимости напряжения на входе схемы от времени.

Единичная ступенька напряжения в нулевой момент времени или функция Хевисайда $H(t)$ связана с дельта-функцией Дирака $\delta(t)$ соотношениями:

$$H(t) = \int_{-\infty}^t \delta(t') dt' \quad \Leftrightarrow \quad \delta(t) = \frac{dH(t)}{dt}$$

Напомним, что дельта-функция Дирака — это очень узкий и одновременно очень высокий пик вначале координат, площадь под графиком

которого равна единице $\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t) dt = 1$.



Рассмотрим какую-либо конкретную линейную схему. Если напряжение на входе — единичная ступенька $U_{\text{вх}}(t) = H(t)$, то мы умеем решать такую задачу.

Пусть ее решение — некоторая функция $F(t)$: $U_{\text{вых}}(t) = F(t)$

Схема линейная, поэтому если

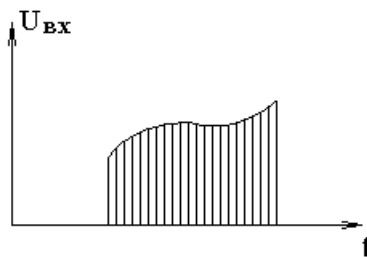
$$U_{\text{вх}}(t) = \delta(t) = \frac{dH(t)}{dt}, \text{ то}$$

$$U_{\text{вых}}(t) = \frac{dF(t)}{dt} \equiv G(t) \text{ — функция Грина для данной задачи.}$$

Функция Грина — отклик на дельта-функцию Дирака. В нашем случае — отклик электрической схемы на дельта-функцию Дирака на входе схемы.

Если $U_{\text{вх}}(t) = \delta(t - t_0)$, то $U_{\text{вых}}(t) = G(t - t_0)$.

Произвольная зависимость напряжения на входе схемы может быть представлена интегралом, как большая сумма узких прямоугольников, каждый из которых похож на дельта-функцию Дирака с некоторым весом.



Рассмотрим один из прямоугольников около точки $t = t_0$. Высота прямоугольника $U_{\text{вх}}(t_0)$, ширину обозначим, как dt_0 . Тогда площадь прямоугольника $U_{\text{вх}}(t_0)dt_0$. Площадь под дельта-функцией равна единице, следовательно, рассматриваемый прямоугольник, как функция времени t примерно равен $U_{\text{вх}}(t_0)dt_0 \delta(t - t_0)$.

Вся функция $U_{\text{вх}}(t)$ может быть представлена, как сумма таких прямоугольников:

$$U_{\text{вх}}(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} U_{\text{вх}}(t_0) \delta(t - t_0) dt_0$$

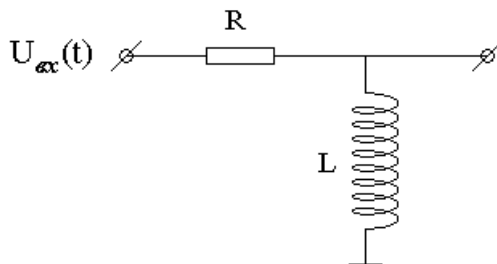
Если напряжение на входе — сумма дельта функций $\delta(t-t_0)$, то напряжение на выходе — сумма функций Грина $G(t-t_0)$ с теми же весовыми множителями $U_{вх}(t_0)dt_0$:

$$U_{вых}(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} U_{вх}(t_0) G(t-t_0) dt_0.$$

Это и есть решение для напряжения на выходе схемы $U_{вых}(t)$ при произвольной зависимости входного напряжения $U_{вх}(t)$ от времени.

Здесь $G(t) = \frac{dF(t)}{dt}$, где $F(t)$ — реакция схемы на единичную ступеньку напряжения на входе $U_{вх}(t) = H(t)$.

Рассмотрим, например, реакцию RL -цепочки на единичную ступеньку напряжения:



Как мы выяснили раньше в вопросе "Реакция RL -цепочки на ступеньку напряжения" напряжение на выходе схемы для единичной ступеньки на входе:

$$F(t) = e^{-\frac{R}{L}t} \cdot H(t) \quad \Rightarrow \quad G(t) = \frac{dF(t)}{dt} = \delta(t) - \frac{R}{L} \cdot e^{-\frac{R}{L}t} \cdot H(t),$$

— функция Грина для данной задачи, полученная как производная от произведения.

Следовательно

$$U_{вых}(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} U_{вх}(t_0) \left\{ \delta(t-t_0) - \frac{R}{L} e^{-\frac{R}{L}(t-t_0)} H(t-t_0) \right\} dt_0.$$

Интеграл распадается на сумму двух интегралов, первый из которых можно взять в явном виде, а во втором оставить пределы интегрирования только по области, в которой отлична от нуля функция Хевисайда, и сделать замену переменной интегрирования $t' = t - t_0$. Тогда

$$U_{вых}(t) = U_{вх}(t) - \frac{R}{L} \int_0^{+\infty} U_{вх}(t-t') e^{-\frac{R}{L}t'} dt'.$$

Комплексные токи и напряжения.

Комплексные токи и напряжения вводят для рассмотрения гармонически изменяющихся токов и напряжений. Комплексные токи и напряжения позволяют заменить дифференциальные уравнения Кирхгофа для токов комплексными алгебраическими уравнениями Кирхгофа.

Рассмотрим вещественное напряжение:

$U(t) = U_0 \cos(\omega t + \varphi_0)$, где U_0 — вещественная амплитуда, ω — циклическая частота, φ_0 — начальная фаза.

Будем называть соответствующим комплексным напряжением величину:

$\tilde{U}(t) = U_0 e^{i(\omega t + \varphi_0)}$, где волной сверху \tilde{U} будем обозначать, что величина комплексная.

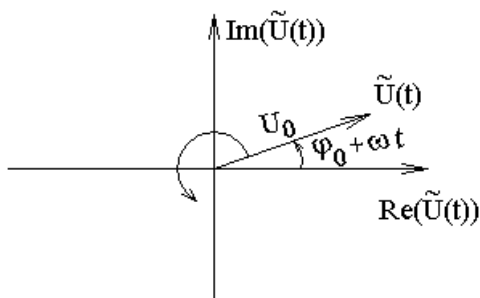
Тогда $U(t) = \operatorname{Re}(\tilde{U}(t))$

$$\tilde{U} = U_0 e^{i(\omega t + \varphi_0)} = U_0 e^{i\varphi_0} e^{i\omega t} = \tilde{U}_0 e^{i\omega t},$$

где $\tilde{U}_0 \equiv U_0 e^{i\varphi_0}$ — комплексная амплитуда напряжения, U_0 — вещественная амплитуда, φ_0 — начальная фаза или фаза в нулевой момент времени.

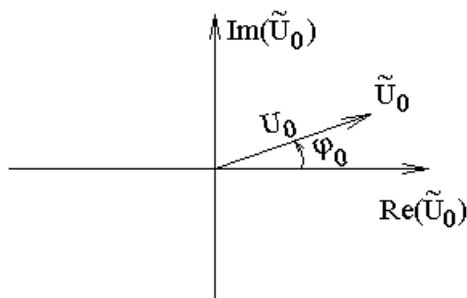
$$\tilde{U}(t) = \tilde{U}_0 e^{i\omega t}$$

Гармонически изменяющееся напряжение можно изобразить на комплексной плоскости напряжений.



Напряжение, которое есть на самом деле, — это вещественное напряжение равно проекции комплексного напряжения на вещественную ось $\operatorname{Re}(\tilde{U}(t)) = U(t)$.

Комплексная амплитуда напряжения тоже может быть изображена на комплексной плоскости — плоскости комплексных амплитуд. В отличие от комплексного напряжения комплексная амплитуда не изменяется во времени и не вращается на комплексной плоскости.



Аналогично комплексным напряжениям вводятся комплексные токи.

$I(t) = I_0 \cos(\omega t + \psi_0)$ — вещественный ток.

$\tilde{I}(t) = I_0 e^{i(\omega t + \psi_0)}$ — соответствующий ему комплексный ток.

$$I(t) = \operatorname{Re}(\tilde{I}(t))$$

$$\tilde{I}(t) = I_0 e^{i(\omega t + \psi_0)} = I_0 e^{i\psi_0} e^{i\omega t} = \tilde{I}_0 e^{i\omega t} \quad \Rightarrow$$

$\tilde{I}_0 \equiv I_0 e^{i\psi_0}$ — комплексная амплитуда тока, I_0 — вещественная амплитуда тока, ψ_0 — начальная фаза тока или фаза в нулевой момент времени.

$$\tilde{I}(t) = \tilde{I}_0 e^{i\omega t}$$

Эффективное напряжение.

Эффективное значение периодического переменного напряжения любой формы равно по величине постоянному напряжению, которое также нагревает резистор, как и рассматриваемое переменное напряжение.

Мощность Ленц-Джоулева тепла $N = \frac{U^2}{R}$. Согласно определению эффективного напряжения

$$\langle N \rangle = \left\langle \frac{U^2}{R} \right\rangle = \frac{U_{\text{эфф}}^2}{R} \quad \Rightarrow$$

$$U_{\text{эфф}}^2 \equiv \langle U^2(t) \rangle.$$

$$\text{Аналогично для тока } N = I^2 R \quad \Rightarrow \quad \langle N \rangle = \langle I^2 R \rangle = I_{\text{эфф}}^2 R \quad \Rightarrow$$

$$I_{\text{эфф}}^2 \equiv \langle I^2(t) \rangle.$$

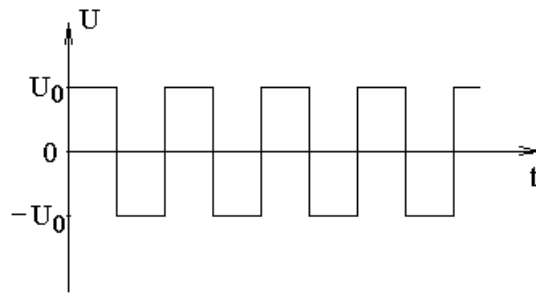
Для гармонически изменяющихся напряжений $U(t) = U_0 \cos(\omega t + \varphi_0)$

$$U_{\text{эфф}}^2 \equiv \langle U^2(t) \rangle = \langle U_0^2 \cos^2(\omega t + \varphi_0) \rangle = U_0^2 \langle \cos^2(\omega t + \varphi_0) \rangle = U_0^2 \frac{1}{2} \quad \Rightarrow$$

$$U_{\text{эфф}} = \frac{U_0}{\sqrt{2}}.$$

Аналогично для гармонически изменяющегося тока: $I_{\text{эфф}} = \frac{I_0}{\sqrt{2}}$.

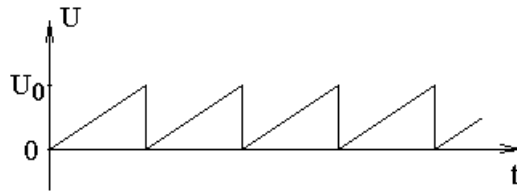
Рассмотрим напряжение (или ток) в форме меандра — прямоугольных импульсов с коэффициентом заполнения $\frac{\tau}{T} = \frac{1}{2}$, τ — длительность импульса положительной полярности, T — период (со скважностью равной двум $\frac{T}{\tau} = 2$).



Для меандра:

$$U_{\text{эфф}}^2 \equiv \langle U^2(t) \rangle = \langle U_0^2 \rangle = U_0^2 \quad \Rightarrow \quad U_{\text{эфф}} = U_0.$$

Для пилообразного напряжения



$$U_{\text{эфф}}^2 = \langle U^2(t) \rangle = \int_0^T U^2(t) \frac{dt}{T} = \frac{1}{T} \int_0^T \left(U_0 \frac{t}{T} \right)^2 dt = \frac{U_0^2}{T^3} \int_0^T t^2 dt = \frac{U_0^2}{3} \quad \Rightarrow$$

$$U_{\text{эфф}} = \frac{U_0}{\sqrt{3}}$$

Бытовое напряжение сети переменного тока 220 Вольт — это эффективное значение напряжения.