

Несинусоидални режими в електрическите вериги

Ред на Фурие

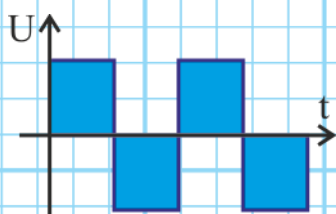
Несинусоидални сигнали

До този момент разглеждахме електрически вериги, захранвани от постоянноточови и от синусоидални източници на напрежение. Но в повечето ситуации формата на сигнала не е нито постоянна, нито синусоидална. Форма на сигнала, която не е синусоидална, се нарича несинусоидална.

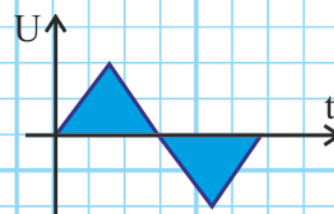
Несинусоидалните сигнали имат следните характеристики:

- Средната им стойност може да не е нула (сигналът може да има положително или отрицателно отместване);
- Моментната им стойност не може да бъде описана със синусоида;
- Въпреки това, сигналът е периодичен.

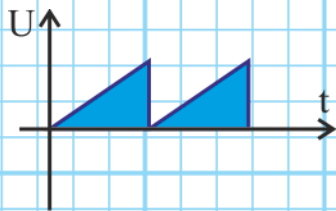
Типични несинусоидални сигнали са:



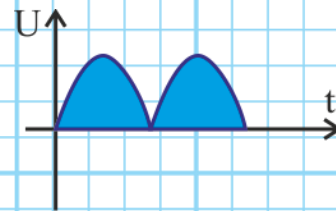
Сигнал с правоъгълна форма



Сигнал с триъгълна форма



Сигнал с трионообразна форма



Изправена синусоида

Много устройства създават несинусоидални токове и напрежения, въпреки че се захранват от синусоидални. Примери за това са токоизправителите (ще бъдат разгледани в последната тема от този курс), различните интегриращи и диференциращи вериги и т.н. В тази лекция ще се научите да анализирате такива вериги, независимо от формата на сигнала.

Разлагане в ред на Фурие

Всеки периодичен несинусоидален сигнал може да бъде представен като сума от синусоидални съставки с различни честоти, наричани хармоници. Получаването на тази сума се нарича разлагане в ред на Фурие.

Нека да разгледаме периодичния несинусоидален ток $i(t)$. Той може да бъде разложен в ред на Фурие по следния начин:

$$i(t) = I^{(0)} + I_m^{(1)} \sin(\omega t + \varphi_I^{(1)}) + I_m^{(2)} \sin(2\omega t + \varphi_I^{(2)}) + \dots$$

$$= I^{(0)} + \sum_{k=1}^{\infty} I_m^{(k)} \sin(k \cdot \omega \cdot t + \varphi_I^{(k)})$$

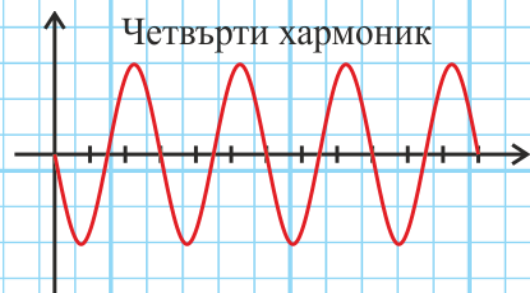
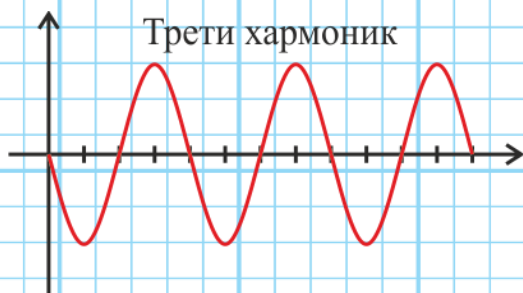
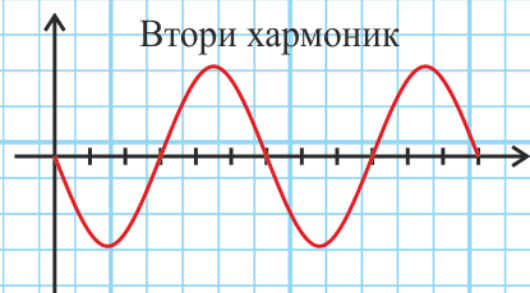
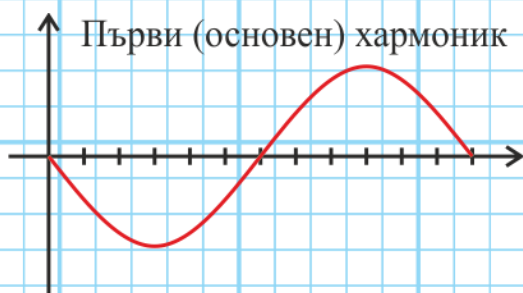
където $I^{(0)}$ е постоянната съставка, добавяща положително или отрицателно отместване;

$I_m^{(k)}$ е амплитудата на k -тия хармоник;

$\varphi_I^{(k)}$ е началната фаза на k -тия хармоник;

Първата синусоидална съставка ($I_m^{(1)} \sin(\omega t + \varphi_I^{(1)})$) се нарича основен (първи) хармоник, като той представлява минималната честота, необходима за представяне на съответния сигнал. Честотата на несинусоидалния сигнал е равна на честотата на първия хармоник.

Честотата на k -тия хармоник е k пъти по-голяма от честотата на основния, където k е цяло и положително число. С други думи всички хармоници са кратни на основния. Графичната интерпретация на последното твърдение е:



Горното уравнение би могло да бъде представени по следния начин:

$$i(t) = I^{(0)} + A_1 \sin(1\omega t) + A_2 \sin(2\omega t) + \dots + B_1 \cos(1\omega t) + B_2 \cos(2\omega t) + \dots$$

или съкратено като:

$$i(t) = I^{(0)} + \sum_{k=1}^{\infty} (A_k \sin(k\omega t) + B_k \cos(k\omega t))$$

където A_k и B_k са константи.

Постоянната съставка представлява средната стойност на несинусоидалната величина, и може да се определи с:

$$I^{(0)} = \frac{1}{T} \int_0^T I(t) dt$$

Константите A_k и B_k могат да се определят с:

$$A_k = \frac{2}{T} \int_0^T I(t) \sin(k\omega t) dt$$

$$B_k = \frac{2}{T} \int_0^T I(t) \cos(k\omega t) dt$$

Горните три уравнения се отнасят за непрекъснати сигнали. В случай на дискретен сигнал $I[k]$, съдържащ N дискретни стойности, се използват:

$$I^{(0)} = \frac{\sum_{k=0}^{T-1} (I[k])}{N}$$

$$A_k = \frac{2 \sum_{k=0}^{T-1} (I[k] \sin(k\omega t))}{N}$$

$$B_k = \frac{2 \sum_{k=0}^{T-1} (I[k] \cos(k\omega t))}{N}$$

Използвайки константите A_k и B_k , можем да определим амплитудата и началната фаза на хармониците с:

$$I_m^{(k)} = \sqrt{A_k^2 + B_k^2}$$

$$\varphi_I^{(k)} = \arctg \frac{A_k}{B_k}$$

Разлагането в ред на Фурие е представено само с информационна цел. То няма да бъде използвано при анализа на несинусоидални сигнали.

Несинусоидални токове и напрежения

За да разберете смисъла на несинусоидалните токове и напрежения, ще разгледаме следния пример.

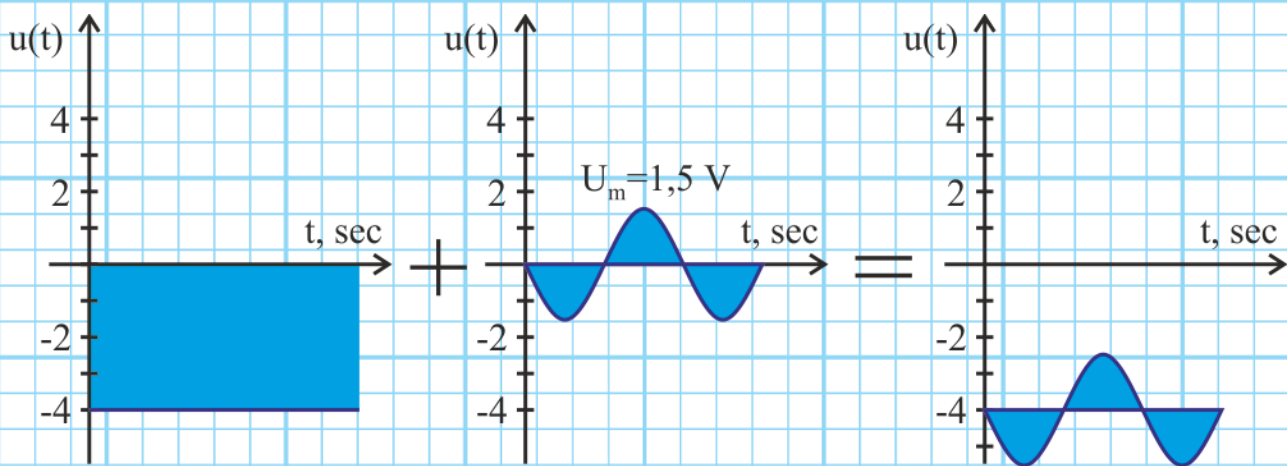
Пример: Да се скицира несинусоидалното напрежение:
 $u(t) = -4 + 1,5 \sin(\omega t)$ [V]

Несинусоидалното напрежение има две съставки (два хармоника):

- Постоянна съставка $U^{(0)} = -4$ [V];
- Синусоидална съставка $u^{(1)}(t) = 1,5 \sin(\omega t)$ [V];

За да скицираме напрежението, ще изпълним следното:

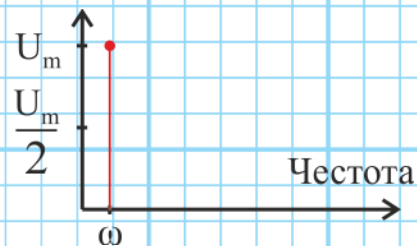
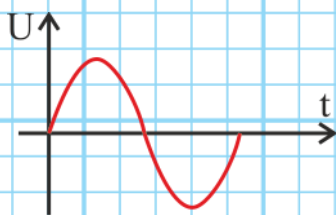
- Първо ще скицираме постоянната съставка;
- После ще скицираме синусоидалната съставка;
- Накрая ще ги съберем (графично) за да определим резултатното несинусоидално напрежение.



На практика всеки периодичен несинусоидален ток/напрежение може да се разложи в ред на Фурие, като сума от синусоидални съставки. Например:

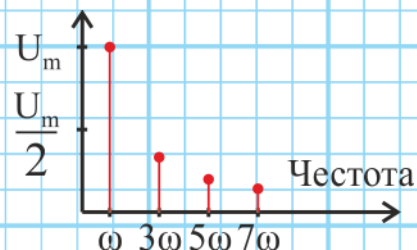
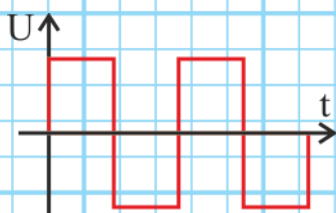
- Синусоидален сигнал

$$u(t) = U_m \sin(\omega t)$$



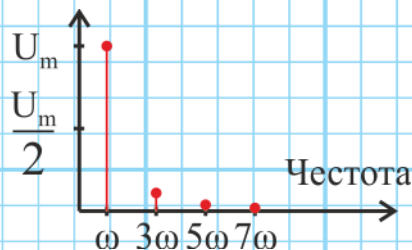
- Правоъгълен сигнал

$$u(t) = U_m \sin(\omega t) + \frac{U_m}{3} \sin(3\omega t) + \frac{U_m}{5} \sin(5\omega t) + \frac{U_m}{7} \sin(7\omega t) + \dots$$



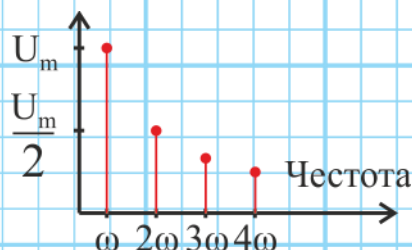
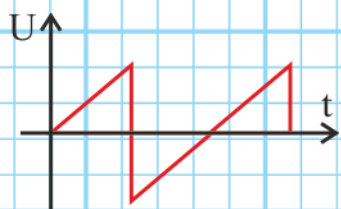
- Триъгълен сигнал

$$u(t) = U_m \sin(\omega t) - \frac{U_m}{3^2} \sin(3\omega t) + \frac{U_m}{5^2} \sin(5\omega t) - \frac{U_m}{7^2} \sin(7\omega t) + \dots$$

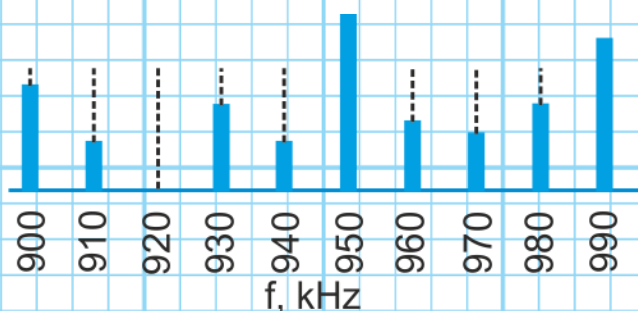


- Трионообразен сигнал

$$u(t) = U_m \sin(\omega t) - \frac{U_m}{2} \sin(2\omega t) + \frac{U_m}{3} \sin(3\omega t) - \frac{U_m}{4} \sin(4\omega t) + \dots$$



Друг пример за несинусоидално напрежение, е сигналът улавян от антената на радио или телевизионен приемник. Всеки канал се излъчва на определена честота, но тъй като антената улавя всички канали, сигналът е сумата от всички тях, т.е. - несинусоидален.



Ефективна стойност на несинусоидални токове и напрежения

Нека е даден несинусоидалният ток:

$$i(t) = I^{(0)} + I_m^{(1)} \sin(\omega t + \varphi_I^{(1)}) + I_m^{(2)} \sin(2\omega t + \varphi_I^{(2)}) + \dots$$

Неговата ефективна стойност се определя съгласно:

$$I = \sqrt{(I^{(0)})^2 + \left(\frac{I_m^{(1)}}{\sqrt{2}}\right)^2 + \left(\frac{I_m^{(2)}}{\sqrt{2}}\right)^2 + \dots}$$

където $\frac{I_m^{(k)}}{\sqrt{2}}$ е ефективната стойност на k-тия хармоник, а $I_m^{(k)}$ – амплитудната стойност на k-тия хармоник. По аналогичен начин се определя ефективната стойност на напреженията в несинусоидалните вериги.

Пример: Да се определи ефективната стойност на несинусоидалното напрежение:

$$u_1(t) = 10 + 2 \sin(\omega t) + 7 \sin(3\omega t) + 11 \sin(5\omega t) + 3 \sin(7\omega t) + 5 \sin(9\omega t) \text{ [V]}$$

Решение:

$$U_1 = \sqrt{(10)^2 + \frac{(2)^2 + (7)^2 + (11)^2 + (3)^2 + (5)^2}{2}} = 14,28 \text{ [V]}$$

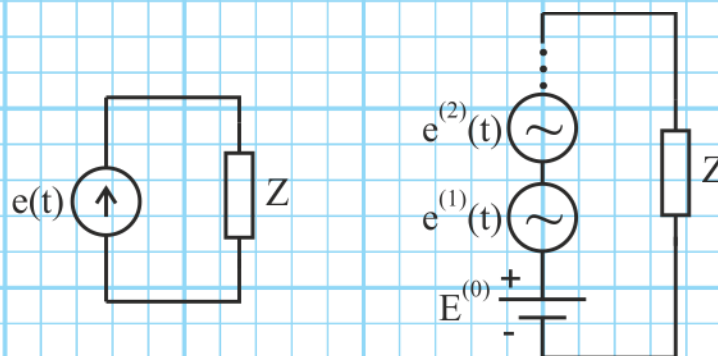
Анализ на вериги при установен несинусоидален режим

Принцип на наслагването

Нека несинусоидален източник на напрежение захранва товар Z , като моментна стойност на източника е:

$$e(t) = E^{(0)} + E_m^{(1)} \sin(\omega t + \varphi_E^{(1)}) + E_m^{(2)} \sin(2\omega t + \varphi_E^{(2)}) + \dots \\ = E^{(0)} + e^{(1)}(t) + e^{(2)}(t) + \dots$$

Тъй като имаме $e(t) = E^{(0)} + e^{(1)}(t) + e^{(2)}(t) + \dots$, а знаем че източниците на напрежение се сумират когато са свързани последователно, можем да съставим еквивалентна заместваща схема, където всяка хармонична съставка е отделен източник:



Тъй като веригата е линейна, можем да приложим принципа на наслагването (теоремата за суперпозицията), т.е. да анализираме веригата за всеки източник по отделно. Важат същите правила, както и при постояннотоковите вериги - когато анализираме веригата за даден източник, всички други източници се премахват, като:

- Източниците на напрежение се заменят с късо съединение;

- Източниците на ток се заменят с прекъснатата верига.

Съгласно принципа на наслагването, всеки източник ще създаде някакъв ток във веригата, като общия ток ще бъде сума от въздействията на отделните източници, т.е.:

$$i(t) = I^{(0)} + I_m^{(1)} \sin(\omega t + \varphi_I^{(1)}) + I_m^{(2)} \sin(2\omega t + \varphi_I^{(2)}) + \dots$$

Следователно анализът на линейни несинусоидални вериги се свежда до прилагане на принципа на наслагването и анализ на веригата за всеки хармоник по отделно.

Реактивни съпротивления

Друго важно нещо в несинусоидалните вериги е това, че различните хармоници имат различни честоти. Знаем, че реактивните съпротивления на бобини и кондензатори зависят от честотата на сигнала, т.е. те няма да са едни и същи за отделните хармоници.

Нека отново разгледаме горната схема, при която товарът $Z = R + j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)$ се захранва от източник:

$$e(t) = E^{(0)} + E_m^{(1)} \sin(\omega t + \varphi_E^{(1)}) + E_m^{(2)} \sin(2\omega t + \varphi_E^{(2)}) + \dots$$

Постоянна съставка $E^{(0)}$

Знаем, че при постоянни токове и напрежения бобината е късо съединение, а кондензатора – прекъснатата верига. С други думи техните съпротивления ще бъдат:

$$X_L^{(0)} = \omega L = 0 \cdot L = 0 \qquad X_C^{(0)} = \frac{1}{\omega C} = \frac{1}{0 \cdot C} = \infty$$

Първи хармоник $E_m^{(1)} \sin(\omega t + \varphi_E^{(1)})$

Честотата на първия хармоник е ω , т.е. съпротивленията на бобината и кондензатора са:

$$X_L^{(1)} = \omega L \quad X_C^{(1)} = \frac{1}{\omega C}$$

Втори хармоник $E_m^{(2)} \sin(2\omega t + \varphi_E^{(2)})$

Честотата на втория хармоник е 2ω , т.е. съпротивленията на бобината и кондензатора са:

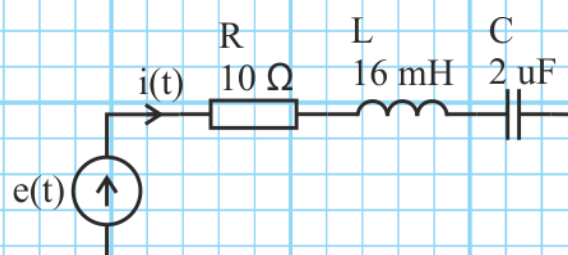
$$X_L^{(2)} = 2\omega L \quad X_C^{(2)} = \frac{1}{2\omega C}$$

k-ти хармоник $E_m^{(k)} \sin(k\omega t + \varphi_E^{(k)})$

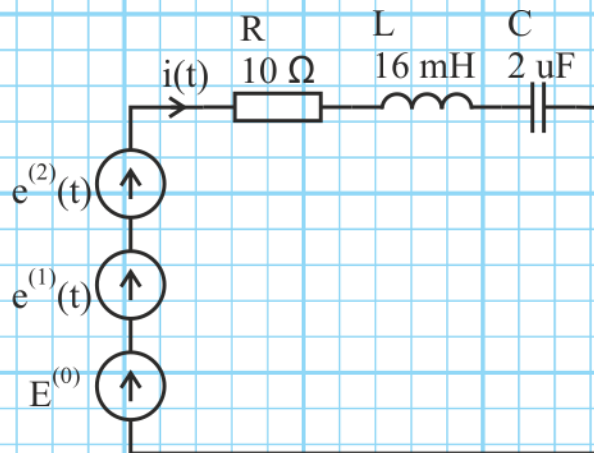
Честотата на k-тия хармоник е $k\omega$, т.е. съпротивленията на бобината и кондензатора са:

$$X_L^{(k)} = k\omega L \quad X_C^{(k)} = \frac{1}{k\omega C}$$

Пример: Да се определят моментната и ефективната стойност на тока във веригата, ако несинусоидалният източник е зададен с $e(t) = 100 + 25 \cdot \sin(\omega t + 10^\circ) + 5 \cdot \sin(2\omega t)$, а честотата на основния хармоник е $f = 10 \text{ kHz}$.



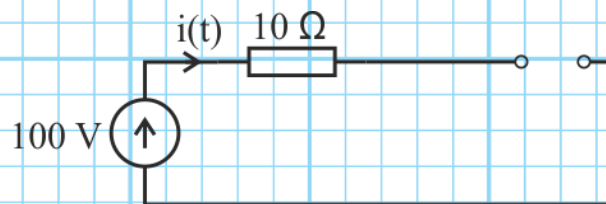
Ще създадем еквивалентна заместваща схема, с три източника:



Сега ще приложим принципа на наслагването, като анализираме задачата за всеки източник по отделно.

Постоянна съставка

Напрежението на източника е $E^{(0)} = 100 [V]$. Знаем, че при постоянен ток, бобината е късо съединение, а кондензатора – прекъсва веригата. Следователно еквивалентната заместваща схема за постоянната съставка е:



Вижда се, че веригата е прекъсната, т.е. ток не тече.

Следователно токът, дължащ се на постоянната съставка е:

$$I^{(0)} = 0 [A]$$

Първи нархмоник

Напрежението на източника за първия хармоник е:

$$e^{(1)}(t) = 25 \cdot \sin(\omega t + 10^\circ) \text{ [V]}$$

Записваме го в комплексна форма:

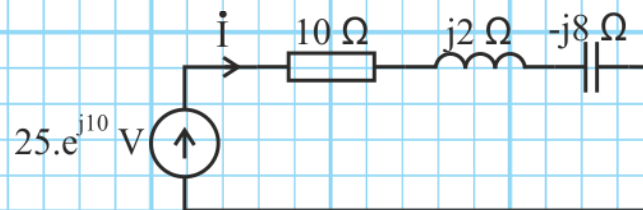
$$\dot{E} = 25 \cdot e^{j10} \text{ [V]}$$

Ъгловата честота за първия хармоник е $\omega = 2\pi f \text{ [s}^{-1}\text{]}$, т.е. индуктивното и капацитивното съпротивления са:

$$X_L^{(1)} = \omega L = 2\pi f L = 2\pi 10^4 \cdot 32 \cdot 10^{-6} = 2 \text{ [\Omega]}$$

$$X_C^{(1)} = \frac{1}{\omega C} = \frac{1}{2\pi f C} = \frac{1}{2\pi 10^4 \cdot 2 \cdot 10^{-6}} = 8 \text{ [\Omega]}$$

Сега можем да създадем еквивалентна заместваща схема:



Записваме уравнение по ВЗК и определяме тока:

$$\dot{E} = 10\dot{I} + j2\dot{I} - j8\dot{I}$$

$$\rightarrow \dot{I} = \frac{25 \cdot e^{j10^\circ}}{10 + j2 - j8} = \frac{25 \cdot e^{j10^\circ}}{11,6 \cdot e^{-j30,1}} = 2,16 \cdot e^{j40,1} \text{ [A]}$$

В синусоидална форма:

$$i^{(1)}(t) = 2,16 \sin(\omega t + 40,1^\circ) \text{ [A]}$$

Втори хармоник

Напрежението на източника за втория хармоник е:

$$e^{(2)}(t) = 5 \cdot \sin(2\omega t) \text{ [V]}$$

Записваме го в комплексна форма:

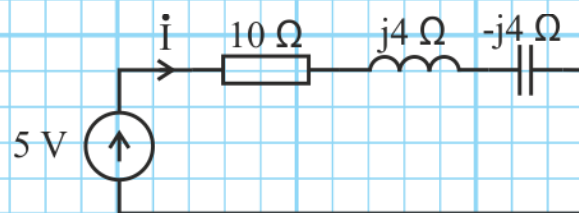
$$\dot{E} = 5 \cdot e^{j0} = 5 \text{ [V]}$$

Ъгловата честота за втория хармоник е $2\omega = 2(2\pi f) \text{ [s}^{-1}\text{]}$, т.е. индуктивното и капацитивното съпротивления са:

$$X_L^{(2)} = 2\omega L = 2\pi f L = 4\pi 10^4 \cdot 32 \cdot 10^{-6} = 4 \text{ [\Omega]}$$

$$X_C^{(2)} = \frac{1}{2\omega C} = \frac{1}{2(2\pi f)C} = \frac{1}{4\pi 10^4 \cdot 2 \cdot 10^{-6}} = 4 \text{ [\Omega]}$$

Създаваме еквивалентна заместваща схема:



Определяме тока във веригата от ВЗК:

$$\dot{I} = \frac{5}{10 + j4 - j4} = \frac{5}{10} = 0,5 \text{ [A]}$$

В синусоидална форма:

$$i^{(2)}(t) = 0,5 \sin(2\omega t) \text{ [A]}$$

Прилагаме принципа на наслагването и определяме общия ток във веригата:

$$\begin{aligned} i(t) &= I^{(0)} + i^{(1)}(t) + i^{(2)}(t) = \\ &= 0 + 2,16 \sin(\omega t + 40,1^\circ) + 0,5 \sin(2\omega t) \text{ [A]} \end{aligned}$$

За ефективната стойност на тока се получава:

$$I = \sqrt{(I^{(0)})^2 + \frac{(I_m^{(1)})^2 + (I_m^{(2)})^2}{2}} = \sqrt{0 + \frac{(2,16)^2 + (0,5)^2}{2}} = 1,57 \text{ [A]}$$

Мощности в несинусоидални вериги

Активна мощност

Като следствие от принципа на наслагването, общата консумирана мощност в несинусоидална верига може да се определи съгласно:

$$P = P^{(0)} + P^{(1)} + P^{(2)} + \dots$$

където $P^{(0)}$ е мощността, консумирана в следствие на постоянната съставка;

$P^{(1)}, P^{(2)}$, и т.н. са активната мощност, консумирана от всеки хармоник.

Следователно за активната мощност в несинусоидална верига можем да запишем:

$$P = U^{(0)} \cdot I^{(0)} + U^{(1)} \cdot I^{(1)} \cdot \cos \varphi^{(1)} + U^{(2)} \cdot I^{(2)} \cdot \cos \varphi^{(2)} + \dots$$

където $U^{(k)}$ и $I^{(k)}$ са ефективните стойности на тока и напрежението на k-тия хармоник;

$\varphi^{(k)}$ е началната фаза на k-тия хармоник.

Реактивна мощност

По аналогичен начин реактивната мощност може да се определи като сума от реактивните мощности на всеки хармоник:

$$Q = Q^{(1)} + Q^{(2)} + \dots$$

или

$$Q = U^{(1)} \cdot I^{(1)} \cdot \sin \varphi^{(1)} + U^{(2)} \cdot I^{(2)} \cdot \sin \varphi^{(2)} + \dots$$

Пълна мощност

Пълната мощност на несинусоидална верига се определя с:

$$S = U \cdot I = \sqrt{(U^{(0)})^2 + \frac{(U_m^{(1)})^2 + (U_m^{(2)})^2 + \dots}{2}} \cdot \sqrt{(I^{(0)})^2 + \frac{(I_m^{(1)})^2 + (I_m^{(2)})^2 + \dots}{2}}$$

Забележете, че за несинусоидални вериги пълната мощност не може да бъде определена чрез активната и реактивната, и в общия случай е изпълнено:

$$S \neq \sqrt{P^2 + Q^2}$$