

ASPECTE PRIVIND REPREZENTAREA MĂRIMILOR SINUSOIDALE PRIN NUMERE COMPLEXE

Cristinel Popescu¹, *Ș.l.dr.ing.*
Universitatea „Constantin Brancuși”
din Tg-Jiu

Vasile Cozma², *Prof.univ.dr.ing.*
Universitatea „Constantin Brancuși”
din Tg-jiu

Abstract: În electroenergetica modernă, producția, transportul, distribuția și utilizarea energiei electrice se realizează exclusiv în sisteme trifazate de circuite electrice. Un sistem trifazat de mărimi sinusoidale identice este simetric, când mărimile separate sunt egale ca valoare (au amplitudini identice) și sunt defazate una față de cealaltă cu unul și același unghi, egal cu (120°).

1. Introducere

Sistemul trifazat de circuite electrice (circuit trifazat) este constituit din trei circuite electrice, în care acționează t.e.m. sinusoidale cu aceeași frecvență și diferență de fază stabilită între ele. Prin definiție rezultă, că numărul de circuite stabilește numărul fazelor. În consecință, în electrotehnică cu noțiunea de fază se stabilește:

- starea de oscilație a unei mărimi sinusoidale la un moment determinat de timp;
- partea de circuit din sistemul trifazat de circuite.

La utilizarea metodei simbolice, funcțiile sinusoidale se reprezintă în formă simbolică (forma complexă), adică se reprezintă prin fazori rotitori, reprezentați prin numere complexe. Este cunoscut că în fiecare punct din planul complex se determină cu un fazor a cărui origine

ASPECTS REGARDING THE SINUSOIDAL SIZES REPRESENTATION BY COMPLEX NUMBERS

Cristinel Popescu¹, *PhD associate professor - University „Constantin Brancusi” of Tg-jiu*

Vasile Cozma², *PhD professor - University „Constantin Brancusi” of Tg-jiu*

Abstract: In modern power production, transportation, distribution and the use of electricity is essentially realized in three-phase systems of electric circuits. An identical three-phase system sinusoidal identic sizes is symmetrical when separate sizes are equal in value (amplitudes are identical) and are out of phase with each other with one and the same angle, equal with (120°).

1. Introduction

The three-phase electric circuit (three-phase circuit) consists of three electrical circuits in which operate at the same frequency sinusoidal fear and fixed phase difference of each other. By definition it follows that the number of circuit establish the number of phases. Consequently, in electrotehnic the notion of phase establish:

- oscillation status of a sinusoidal size at a specified moment of time;
- the circuit of three phase circuit system.

When using the symbolic method, sinusoidal functions are represented in symbolic form (complex form), that is represented by rotating phasors, represented by complex numbers. It is known that each point is determined by a complex plane phasors whose origin

coincide cu originea axelor de coordonate, iar sfârșitul său cu punctul dat ce corespunde unui număr complex.

Astfel, de exemplu, numărul complex \underline{A} (fig.1 a) este complet determinat dacă sunt cunoscute modulul $(A = \sqrt{A'^2 + A''^2})$ și argumentul acestuia $(\alpha = \arctg \frac{A''}{A'})$.

Mărimile $A' = A \cos \alpha = \text{Re}(\underline{A})$ și $A'' = A \sin \alpha = \text{Im}(\underline{A})$ sunt în mod corespunzător componentele reală și imaginară ale lui \underline{A} .

coincides with the axes origin and its end point corresponds to a given complex number. Thus, for example, the complex number \underline{A} Fig. (1 a) is completely determined if it's known the module $(A = \sqrt{A'^2 + A''^2})$ and its argument $(\alpha = \arctg \frac{A''}{A'})$.

Sizes $A' = A \cos \alpha = \text{Re}(\underline{A})$ and $A'' = A \sin \alpha = \text{Im}(\underline{A})$ are adequately's real and imaginary components of \underline{A} .

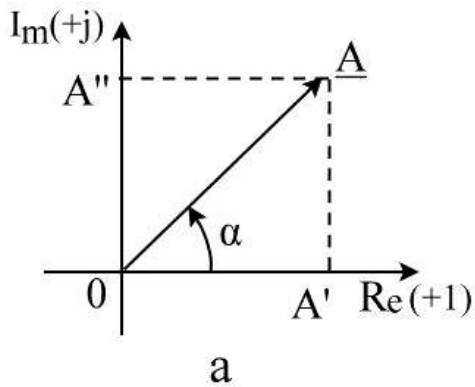


Fig.1 a Reprezentarea unui număr complex în funcție de componentele reală și imaginară

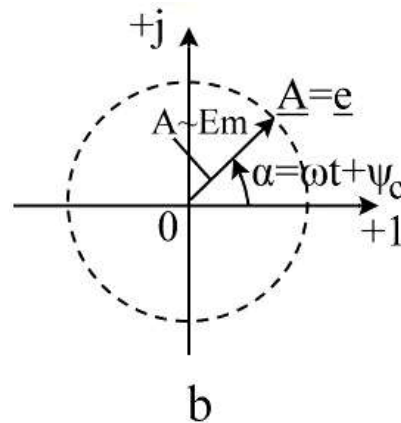


Fig.1 b Reprezentarea fazorului rotativ a t.e.m. al cărui argument este dependent de timp

Fig.1a Representation of a complex number depending on real and imaginary components

Fig.1b Representation of rotating phasor t.e.m. whose argument is depending on the time

Numărul complex \underline{A} se poate reprezenta și în formele algebrică, trigonometrică și exponențială, astfel:

Complex number \underline{A} can be represented in algebraic forms, trigonometric and exponential, as follows:

$$\underline{A} = A' + jA'' = A(\cos \alpha + j \sin \alpha) = A \cdot e^{j\alpha} \quad (1)$$

În relația (1), unitatea imaginară se

In relation (1), the imaginary unit is

notează cu $j = \sqrt{-1}$, pentru a se deosebi de valoarea momentană a curentului i . În mod corespunzător $j^2 = -1$.

Se admite, că modulul A este proporțional cu amplitudinea mărimii sinusoidale $e = E_m \sin(\omega t + \Psi_e)$ adică $A \cong E_m$, iar argumentul este egal cu unghiul de fază al acestei mărimi, adică $\alpha = \omega t + \Psi_e$. Atunci numărul complex, scris în forma trigonometrică este:

$$\underline{A} = A(\cos \alpha + j \sin \alpha) = E_m [\cos(\omega t + \Psi_e) + j \sin(\omega t + \Psi_e)] \quad (2)$$

În consecință, componenta imaginară $I_m(\underline{A})$ a numărului complex \underline{A} este proporțională cu valoarea momentană a t.e.m. sinusoidale, adică:

$$I_m(\underline{A}) = E_m \sin(\omega t + \Psi_e) \quad (3)$$

Expresia (3) stabilește legătura directă dintre numărul complex \underline{A} și valoarea momentană a t.e.m. sinusoidale. Întrucât argumentul $\alpha = \omega t + \Psi_e$ este dependent de timp, fazorul cu modulul $A \cong E_m$ (fig.1 b) este fazor rotativ. În fiecare moment de timp, proiecția acestui fazor pe axa ordonatelor (imaginară), adică componenta imaginară a lui \underline{A} , reprezintă valoarea momentană a t.e.m. sinusoidale.

Iată de ce, numărul complex \underline{A} se numește valoarea momentană complexă a t.e.m. Prin raționament similar, se definesc valorile momentane complexe ale curentului și tensiunii. Valoarea complexă se notează cu aceeași literă, ca și mărimea sinusoidală corespunzătoare, când dedesubtul ei se pune linie. În acest caz, valorile momentane complexe ale t.e.m., curenților și tensiunilor de variație sinusoidală, sunt:

denotat $j = \sqrt{-1}$, to distinguish themselves from the momentary value of current i . Correspondingly $j^2 = -1$.

It is recognized that the module A is proportional to the size of sinusoidal amplitude $e = E_m \sin(\omega t + \Psi_e)$, $A \cong E_m$. And the argument is equal to the phase angle of this size, $\alpha = \omega t + \Psi_e$. Then the complex number written in trigonometric form is:

Consequently, the imaginary component $I_m(\underline{A})$ of the complex number \underline{A} is proportional to the sinusoidal t.e.m. momentary value:

Expression (3) establishes a direct link between the complex number \underline{A} and the sinusoidal t.e.m. momentary value. Since the argument $\alpha = \omega t + \Psi_e$ is time dependent, the phasor with module $A \cong E_m$ (fig.1 b) is rotative phasor. At each moment of time, this projection phasors on the ordinate axis (imaginary), the imaginary part of \underline{A} , represents the sinusoidal t.e.m. momentary value

This is why the complex number \underline{A} is called the complex t.e.m. momentary value. By similar reasoning, are defined the momentary complex values of the current and the voltage. The complex value is denoted by the same letter, like the appropriate sinusoidal size, when below it, is crossed a line. In this case the complex momentary values of the t.e.m., the currents and the sinusoidal variation of voltages are:

$$\underline{e} = E_m \cdot e^{-j(\omega t + \Psi_e)}, \quad \underline{i} = I_m \cdot e^{-j(\omega t + \Psi_i)}; \quad \underline{u} = U_m \cdot e^{-j(\omega t + \Psi_u)} \quad (4)$$

Atunci când mărimile sinusoidale variază cu aceeași pulsație ω , fazorii rotativi, exprimați prin numere complexe, în procesul de rotație se mențin reciproc ca poziție unul față de celălalt. Aceasta este determinată de diferența de fază dintre mărimile corespunzătoare. Aceasta permite fazorilor, de a se examina ca immobili, adică la momentul inițial de timp $t=0$. Prin acest procedeu se definesc valorile complexe ale amplitudinilor t.e.m., curenților și tensiunilor de variație sinusoidală, care au forma:

When the sinusoidal sizes vary with the same ω , the rotating phasors, expressed by complex numbers, in the rotation process are maintaining each other as position one from other. This is determined by the phase difference of corresponding sizes. This allows to the phasors to examine themselves as immobiles, at the initial time $t=0$. Through this process is defining the complex values of the amplitudes of the t.e.m. the sinusoidal variation voltages of and the currents, which have the form:

$$\underline{E}_m = E_m \cdot e^{j\Psi_e}, \quad \underline{I}_m = I_m \cdot e^{j\Psi_i}, \quad \text{și} \quad \underline{U}_m = U_m \cdot e^{j\Psi_u} \quad (5)$$

Dacă egalitățile (4) se împart cu $\sqrt{2}$ se obțin corespunzător valorile efective complexe ale mărimilor sau:

If equalities (4) divide with $\sqrt{2}$ there are obtained the complex values of the sizes or:

$$\underline{E} = E \cdot e^{j\Psi_e}, \quad \underline{I} = I \cdot e^{j\Psi_i}, \quad \text{și} \quad \underline{U} = U \cdot e^{j\Psi_u} \quad (6)$$

Caracteristicile de bază ale mărimilor sinusoidale sunt valorile lor efective și fazele lor inițiale. Iată de ce, obișnuit prin valoarea complexă sau complexul unei mărimi sinusoidale se înțelege valoarea ei efectivă complexă cu modulul egal cu valoarea efectivă a mărimii și argumentul egal cu faza inițială.

The basic characteristics of the sinusoidal sizes are their actual values and their initial phases. That is why, used by a complex value or the complex of a sinusoidal size it means its actual value equal to the actual module size and the argument is equal to the initial phase.

2. Circuite cu mărimi electrice, nesinusoidale, periodice

Cum s-a arătat anterior, forma sinusoidală de variație a mărimilor electrice permite a se realiza cel mai economic producția, transportul și utilizarea energiei electrice. În practică însă, din diferite motive, între care și imposibilitatea obținerii t.e.m.

2. Circuits with Electrical, nonsinusoidal, and periodic sizes

As stated above, a sinusoidal form of variation of electrical quantities allows to make the most economical production and use of electricity. In practice, however, for various reasons, including inability to obtain perfect sinusoidal t.e.m. or the presence of nonlinear circuit elements,

perfect sinusoidale sau prezența elementelor neliniare în circuite, care determină abateri de la această formă, mărimile au o variație nesinusoidală. Pe lângă aceasta, de multe ori pentru necesitățile automatizării, tehnicii de calcul ș.a. se utilizează surse de tensiuni cu forme: dreptunghiulară, triunghiulară ș.a.

Mărimile nesinusoidale, cu variație periodică (t.e.m., curenți, tensiuni) se pot reprezenta analitic (există procedee grafice și spectrale de reprezentare) cu seria Fourier, ca sumă de componentă continuă și serie de componente cu variație sinu-soidală numite armonici.

Dacă $f(t)$ este funcția nesinusoidală variabilă periodic, descompusă în serie Fourier, ea are forma:

$$f(t) = A_0 + \sum_{k=1}^{\infty} A_{km} \sin(k\omega t + \Psi_k) = A_0 + A_{1m} \sin(\omega t + \Psi_1) + A_{2m} \sin(2\omega t + \Psi_2) + \dots + A_{km} \sin(k\omega t + \Psi_k) \quad (7)$$

unde:

A_0 – componentă continuă, egală cu valoarea medie a funcției $f(t)$, iar ceilalți membri se numesc armonicile lui $f(t)$. Prima componentă sinusoidală ($k=1$) $A_{1m} \sin(\omega t + \Psi_1)$ cu frecvența funcției sinusoidale $f(t)$ este numită **prima armonică** sau **armonica fundamentală**. Celelalte armonici, cu frecvențe multiple frecvenței armonicii de bază ($k\omega$; unde $k>1$) sunt numite **armonici superioare** care sunt armonici impare pentru $k=1, 3, 5, \dots$ și armonici pare când $k=2, 4, 6, \dots$

Dacă se utilizează dependența $\sin(\alpha + \beta) = \sin \alpha \cos \beta + \cos \alpha \sin \beta$, expresia (7) capătă forma:

$$f(t) = A_0 + \sum_{k=1}^{\infty} B_k \sin k\omega t + \sum_{k=1}^{\infty} C_k \cos k\omega t, \quad (8)$$

unde:

which causes deviations from that form, quantities have a nonsinusoidal variation. In addition, many times for the needs of automation, computers, etc. are used sources of tension with the forms: rectangular, triangular, etc.

Sizes nonsinusoidal, periodic variable (t.e.m., currents, voltages) can be analytically represented (there are graphics processes and spectral representation) with Fourier series, as sum of continuous component and components series with sinusoidal variation called harmonics. If $f(t)$ is the nonsinusoidal regularly varying decomposed in Fourier series, it has the form:

where:

A_0 – continuous component, equal to the average value of the function $f(t)$, while other members are called harmonics of $f(t)$. The first sinusoidal component ($k=1$) $A_{1m} \sin(\omega t + \Psi_1)$ with the frequency of the sinusoidal function $f(t)$ is called the **first harmonic** or **fundamental harmonic**. The other harmonics, with frequencies multiple to the basic harmonic frequency ($k\omega$; unde $k>1$) are called **higher harmonics**, which are uneven harmonics for $k=1, 3, 5, \dots$ and even harmonics when $k=2, 4, 6, \dots$

If it is used the dependency $\sin(\alpha + \beta) = \sin \alpha \cos \beta + \cos \alpha \sin \beta$, expression (7) takes the form:

$$B_k = A_{km} \cos \Psi_k \quad \text{și} \quad C_k = A_{km} \sin \Psi_k.$$

Coeficienții din relația (8), după cum este cunoscut de la matematică se determină cu expresiile:

The coefficients of equation (8), as is known in mathematics are determined by expressions:

$$A_0 = \frac{1}{T} \int_0^T f(t) dt; \quad B_k = \frac{2}{T} \int_0^T f(t) \cdot \sin k\omega t \cdot dt; \quad C_k = \frac{2}{T} \int_0^T f(t) \cdot \cos k\omega t \cdot dt; \quad (9)$$

Legătura dintre coeficienții B_k și C_k sub aspectul amplitudinilor A_{km} și fazelor inițiale Ψ_k pe de altă parte este:

The relationship between the coefficients B_k and C_k in terms of initial phases and amplitudes A_{km} on the other side is:

$$A_{km} = \sqrt{B_k^2 + C_k^2} \quad \text{și} \quad \text{tg} \Psi_k = \frac{C_k}{B_k} \quad (10)$$

Dacă graficele funcțiilor nesinusoidale periodice sunt simetrice față de axele de coordonate, unii din termenii funcției Fourier lipsesc. Spre exemplu, dacă graficul este simetric față de axa abscisei din seria Fourier se elimină A_0 și armonicile pare.

If the nonsinusoidal functions graphs are symmetric to coordinate axes, some of the Fourier function terms are missing. For example, if the graph is symmetrical about the abscissa axis from Fourier series, is eliminated A_0 and the even harmonic.

Și cele două funcții periodice descompuse în serie Fourier au prima și a treia armonică, dar armonicile lor de ordinul trei au diferite faze inițiale:

And the two periodic functions decomposed into Fourier series have the first and the third harmonic, but their third order harmonics have different initial phases:

$$\begin{aligned} e_a &= e_{1a} + e_{3a} = E_{1ma} \sin \omega t + E_{3ma} \sin 3\omega t \\ e_b &= e_{1b} + e_{3b} = E_{1mb} \sin \omega t + E_{3mb} \sin 3\omega t \end{aligned} \quad (11)$$

Valoarea efectivă a unei mărimi nesinusoidale periodic, se determină ca la mărimile sinusoidale.

Actual value of a periodic nonsinusoidal quantities, is determined as the sine sizes.

3. Concluzii

3. Conclusions

Pentru analiza circuitelor electrice liniare în regimuri periodice nesinusoidale se utilizează principiul superpoziției (suprapunerii efectelor). În acest sens fiecare

For the analysis of the linear electric circuits in regular nonsinusoidal regimes, it is used the superposition principle (superposition). In this regard each

t.e.m. nesinusoidală ce acționează în circuit se descompune în serie Fourier. Prin acest raționament, sursa de t.e.m. nesinusoidală se înlocuiește cu un număr mare de surse, una dintre ele fiind sursă de t.e.m. continuă, egală cu componenta continuă, iar celelalte sunt surse de t.e.m. sinusoidale, ce corespund celorlalte armonici.

În acest caz, analiza regimului nesinusoidal se reduce la studiul succesiv al unui regim de c.c. și unui număr mare de regimuri sinusoidale de diferite frecvențe. Calculul circuitului în regimuri particulare se realizează cu metode deja cunoscute pentru analiza circuitelor electrice liniare. Curenții particulari obținuți prin calcule separate se adună și se determină curenții nesinusoidali căutați.

4. Bibliografie

- [1]. Cozma V., Popescu C. – Aparate și mașini electrice, Ed. SITECH, Craiova, 2007.
- [2]. Ghe. Savin, H. Rosman – Circuite Electrice Neliniare și Parametrice, Editura Tehnică, București, 1973
- [3]. Iustina Zaharia, ș.a. – Bazele Electrotehnicii, Editura Tehnopress
- [4]. Popescu C., ș.a. – Electrotehnică și mașini electrice, Ed. Sitech, Craiova, 2008
- [5]. Popescu C. – Studiul privind circuitele electrice de curent alternativ utilizate în configurația instalațiilor electrice, Conferință de lucrări, noiembrie 2010, Tg-Jiu
- [6]. Țîrcă A., Popescu C., – Îndrumar de Electrotehnică, Ed. Academica Brâncuși, Tg-Jiu, 2008

nonsinusoidal t.e.m. which acts in the circuit decomposes in Fourier series. By this reasoning, the nonsinusoidal t.e.m. source is replaced by a large number of sources, one of them is t.e.m. continuous source, equal with the continuous component, and the others are sinusoidal t.e.m. sources, correspond to other harmonics.

In this case, the non sinusoidal regime analysis is reduced to successively study nesinusoidal of a c.c. system and a large number of different frequencies of sinusoidal regimes. Circuit calculation in private schemes is done with already known methods for the analysis of linear electric circuits. Private currents obtained by separate calculations gather and are then are determined the sinusoidal searched currents.

4. Bibliography

- [1]. Cozma V., Popescu C. – Aparate și mașini electrice, Ed. SITECH, Craiova, 2007.
- [2]. Ghe. Savin, H. Rosman - Circuite Electrice Neliniare și Parametrice, Editura Tehnică, București, 1973
- [3]. Iustina Zaharia, ș.a. – Bazele Electrotehnicii, Editura Tehnopress
- [4]. Popescu C., ș.a.- Electrotehnică și mașini electrice, Ed. Sitech, Craiova, 2008
- [5]. Popescu C. – Studiul privind circuitele electrice de curent alternativ utilizate în configurația instalațiilor electrice, Conferință de lucrări, noiembrie 2010, Tg-Jiu
- [6]. Țîrcă A., Popescu C., - Îndrumar de Electrotehnică, Ed. Academica Brâncuși, Tg-Jiu, 2008