

# Identificarea Sistemelor -Proiect-

Identificarea unui sistem bazat pe răspuns  
la o intrare sinusoidală

**Student :** Cîrciu Delia-Maria

**Grupa :** 30133

**Coordonator :**

Prof.dr.ing. Petru Dobra

## Cuprins:

### 1. Identificarea semnalului de ieşire pe baza fenomenului de rezonanţă a unui sistem de ordin 2 (fără zerou)

- 1.1 Achiziţia datelor.....pag 3
- 1.2 Procesarea datelor experimentale.....pag 4-7
- 1.3 Validarea datelor.....pag 8

### 2. Identificarea semnalului de ieşire pe baza aproximării în frecvenţă (Diagrama de modul şi diagrama de fază din diagrama Bode)

Diagrama de modul şi de fază.....pag9-14

### 3. Identificarea semnalului de ieşire pe baza metodelor parametrice

- 3.1 ARMAX(MCMMPE).....pag 15-19
- 3.2 OE(Output Error).....pag 19-23

# **1. Identificarea semnalului de ieşire pe baza fenomenului de rezonanţă**

## **1.1 Achiziţia datelor**

Utilizând aparatura din dotare se vor genera semnalele necesare identificării experimentale a procesului şi se vor achiziţiona datele de intrare-ieşire în vederea procesării ulterioare.

### **Desfăşurarea experimentelor:**

1. Se alimentează circuitul.
2. Se efectuează următoarele experimente:

Se generează un semnal de intrare sinusoidal constant având caracteristicile corelate cu dinamica sistemului şi tensiunea de alimentare a acestuia.

Se vizualizează şi se măsoară sincron intrarea şi ieşirea circuitului, obţinând datele experimentale: [  $t$ ,  $u$ ,  $y_1$  ].

## 1.2 Procesarea datelor experimentale

Primul aspect pe care l-am avut în vedere a fost introducerea în mediul de lucru al programului MATLAB setul de date rezultat în urma achiziției datelor. Prin urmare, declarăm  $t$ (timpul),  $u$ (intrarea),  $y1$ (ieșirea).

La acest pas se afișează cele 2 semnale:  $u(t)$  reprezentând un semnal de intrare sinusoidal constant și semnalul de ieșire  $y1(t)$  care își modifică frecvența. Pe abscisă este reprezentat timpul, iar pe ordonată amplitudinea. În termeni simpli, fenomenul de rezonanță apare atunci când amplitudinea este maximă.

Conform altor surse, putem afirma că fenomenul de rezonanță implică tendința unui sistem de a oscila cu o amplitudine mai mare la unele frecvențe decât la altele. Frecvențele la care amplitudinea este maximă se numesc frecvențe rezonante sau frecvențe de rezonanță.

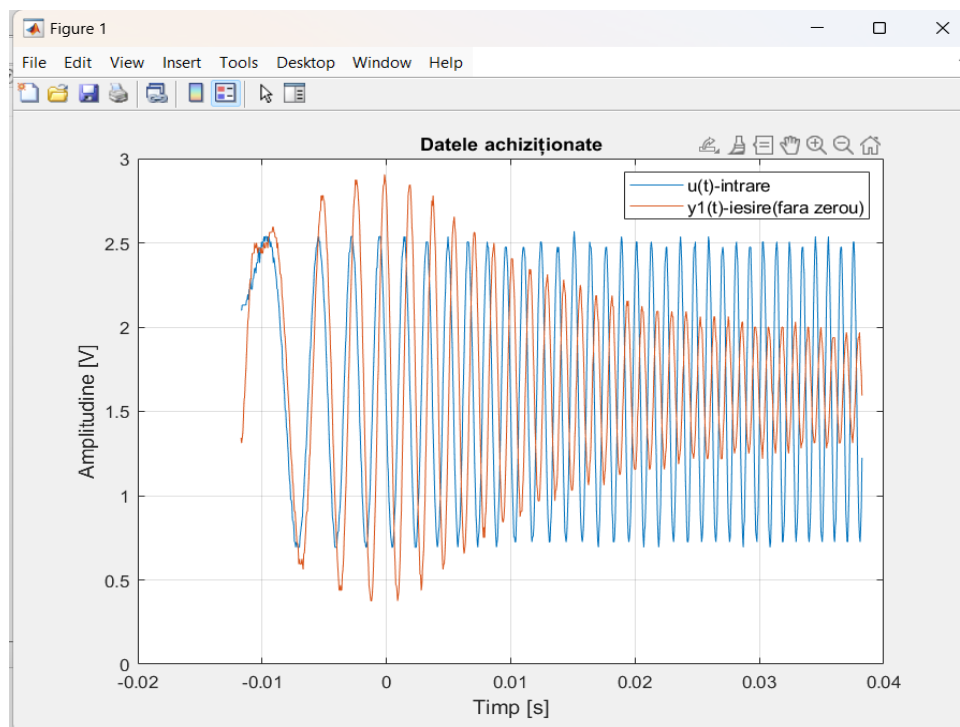


Figura 1. Răspunsul sistemului la o intrare sinusoidală

În continuare am ales 4 indici de pe perioade de timp consecutive care reprezintă 2 maxime: al intrării, respectiv ieșirii și 2 minime: al intrării, respectiv ieșirii.

Acești indici obținuți ne vor ajuta mai departe în procesul de estimare al parametrilor unui sistem de ordin 2(fără zerou) exploatând fenomenul de rezonanță.

```

u_max=202;
u_min=223;
y1_max=210;
y1_min=232;
  
```

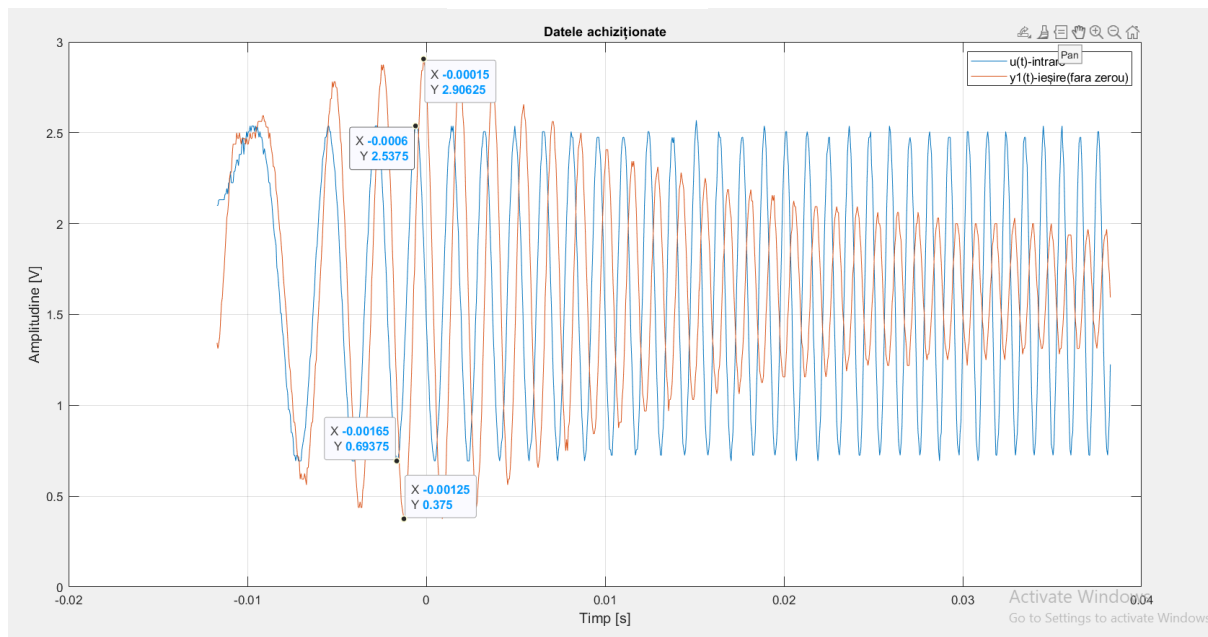


Figura 2. Alegerea indicilor de pe perioade de timp consecutive

Astfel, parametrii care trebuie identificați sunt: factorul de proporționalitate  $K$ , factorul de amortizare  $\zeta$ (zeta) și pulsația naturală de oscilație  $\omega_n$  [rad/sec] corespunzători funcției de transfer de ordinul 2:

$$H(s) = \frac{K \cdot \omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

**Factorul de proporționalitate (K)** este dat de raportul dintre ieșire și intrare, dar prezența zgomotului necesită utilizarea funcției mean() pentru a folosi valorile medii:

$$K = \text{mean}(y1) / \text{mean}(u)$$

$$K = 1.0143$$

**Modulul de rezonanță (Mr)** îl regăsim acolo unde amplificarea este maximă și este raportul dintre amplitudinea semnalului de ieșire și amplitudinea semnalului de intrare:

$$Mr = ((y1(y1\_max) - y1(y1\_min)) / (u(u\_max) - u(u\_min)))$$

$$Mr = 1.3729$$

**Perioada (Tn)** reprezintă timpul dintre 2 minime sau 2 maxime:

$$T = 2 * (t(y1\_min) - t(y1\_max))$$

$$T = 0.0022 \text{ [s]}$$

**Pulsația de rezonanță (ωr)** o regăsim acolo unde amplificarea este maximă:

$$\omega_r = \pi / (t(y1\_min) - t(y1\_max))$$

$$\omega_r = 2.8560e+03$$

[rad/sec]

**Factorul de amortizare ζ(zeta)** este o mărime care arată cât de repede scad oscilațiile unui sistem în timp și o aflăm cu ajutorul modulului de rezonanță.

$$\zeta = \text{sqrt}((Mr - \text{sqrt}(Mr^2 - 1)) / 2 / Mr)$$

$$\zeta = 0.3968$$

**Pulsația naturală de oscilație (ωn)** o identificăm cu ajutorul pulsației de rezonanță și a factorului de amortizare:

$$\omega_n = \omega_r / \text{sqrt}(1 - 2 * \zeta^2)$$

$$\omega_n = 3.4503e+03$$

[rad/sec]

Determinarea acestor parametri ne permite să identificăm funcția de transfer a sistemului:

H =

$$\frac{1.207e07}{s^2 + 2738 s + 1.19e07}$$

Pentru simularea răspunsului la intrarea sinusoidală în condiții inițiale nenule este necesar modelul de tip spațiul stărilor:

$$A = [0, 1; -\omega_n^2, -2\zeta\omega_n];$$

$$B = [0; K\omega_n^2];$$

$$C = [1, 0];$$

$$D = 0;$$

A =

	x1	x2
x1	0	1
x2	-1.19e+07	-2738

C =

	x1	x2
y1	1	0

B =

	u1
x1	0
x2	1.207e+07

D =

	u1
y1	0

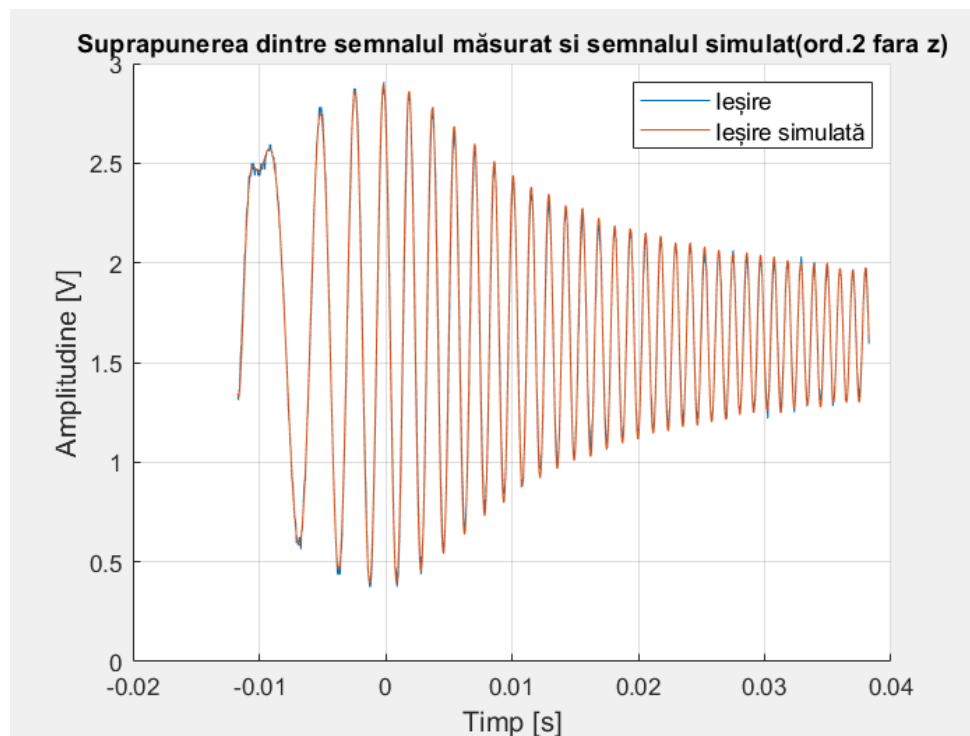


Figura 3. Suprapunerea dintre semnalul măsurat si cel simulat

### 1.3 Validarea modelului

Validarea modelului determinat se face pe baza comparării răspunsului experimental cu răspunsul modelului la aceeași intrare cu care a fost obținut răspunsul experimental.

**Eroarea medie pătratică (J)** este utilă pentru a face o comparație între mai multe modele obținute pe același set de date și este exprimată în unități fizice.

$$J = \text{norm}(y1 - y_{\text{sim}}) / \sqrt{\text{length}(y1)}$$

**Eroarea medie pătratică normalizată (eMPN)** se exprimă în procente, fiind mai sugestivă pentru prezentarea unui model dedus chiar și din măsurători diferite ale aceluiași proces.

$$eMPN = \text{norm}(y1 - y_{\text{sim}}) / \text{norm}(y1 - \text{mean}(y1)) * 100$$

În urma identificării neparametrice, folosind fenomenul de rezonanță pentru un sistem de ordin 2 fără zerou, am obținut următoarele rezultate:

$$\left\{ \begin{array}{l} J = 0.0350 \\ eMPN = 6.1687\% \end{array} \right.$$



## **2. Identificarea semnalului de ieșire pe baza aproximării în frecvență**

Analizăm **sistemul de ordin 2 fără zerou(y1)** utilizând metode frecvențiale bazate pe diagrama Bode. Diagrama Bode este o metodă grafică utilizată pentru a analiza răspunsul în frecvență al unui sistem. Aceasta are două părți:

1. **Diagrama de modul:** arată cum variază amplitudinea semnalului de ieșire în funcție de frecvență, exprimată în decibeli (dB). Este utilă pentru a identifica frecvențele la care semnalul este amplificat sau atenuat.
2. **Diagrama de fază:** arată decalajul de fază (în grade) dintre semnalul de intrare și cel de ieșire, în funcție de frecvență. Acest decalaj indică întârzierea sau avansul semnalului de ieșire.

Pentru a aproxima răspunsul în frecvență, am calculat următorii parametri: pulsațiile caracteristice, modulul semnalului și diferențele de fază, pentru domenii de pulsații joase, medii și înalte.

La **frecvențe joase**, am ales indicii corespunzători pentru a calcula parametrii necesari, conform formulelor:

$$w_i \approx \pi / (t(u_{\min}) - t(u_{\max}))$$

$$M_i \approx (y(y_{\max}) - y(y_{\min})) / (u(u_{\max}) - u(u_{\min}))$$

$$ph_i \approx (t(y_{\max}) - t(u_{\max})) * w_i * 180 / \pi$$

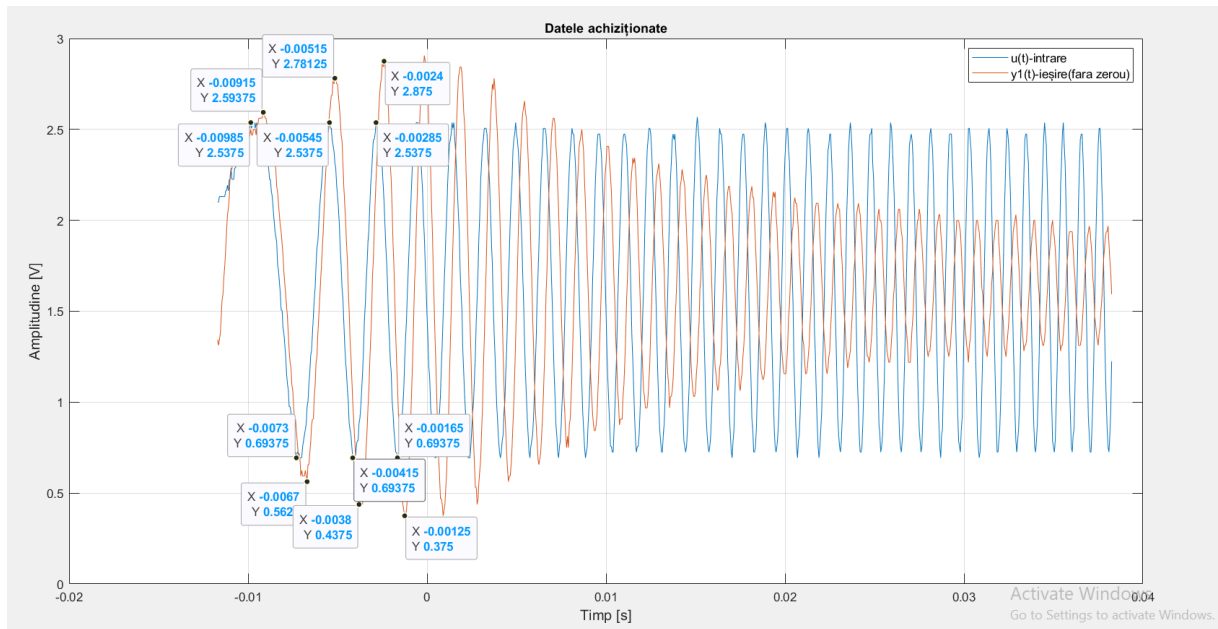


Figura 4. Indici la frecvențe joase

Rezultate obținute:

$$w1=1.1636e+03$$

$$w2=2.3271e+03$$

$$w3=2.6180e+03$$

$$w1=\pi/(t(95)-t(41))$$

$$w2=\pi/(t(153)-t(126))$$

$$w3=\pi/(t(202)-t(178))$$

$$M1=1.0847$$

$$M2=1.2712$$

$$M3=1.3559$$

$$M1=(y1(47)-y1(101))/(u(41)-u(95))$$

$$M2=(y1(132)-y1(162))/(u(126)-u(153))$$

$$M3=(y1(185)-y1(210))/(u(178)-u(202))$$

$$ph1=-20$$

$$ph2=-40$$

$$ph3=-52.5$$

$$ph1=(t(41)-t(47))*w1*180/\pi$$

$$ph2=(t(126)-t(132))*w2*180/\pi$$

$$ph3=(t(178)-t(185))*w3*180/\pi$$

La frecvențe medii, am utilizat aceleași formule pentru indici corespunzători:

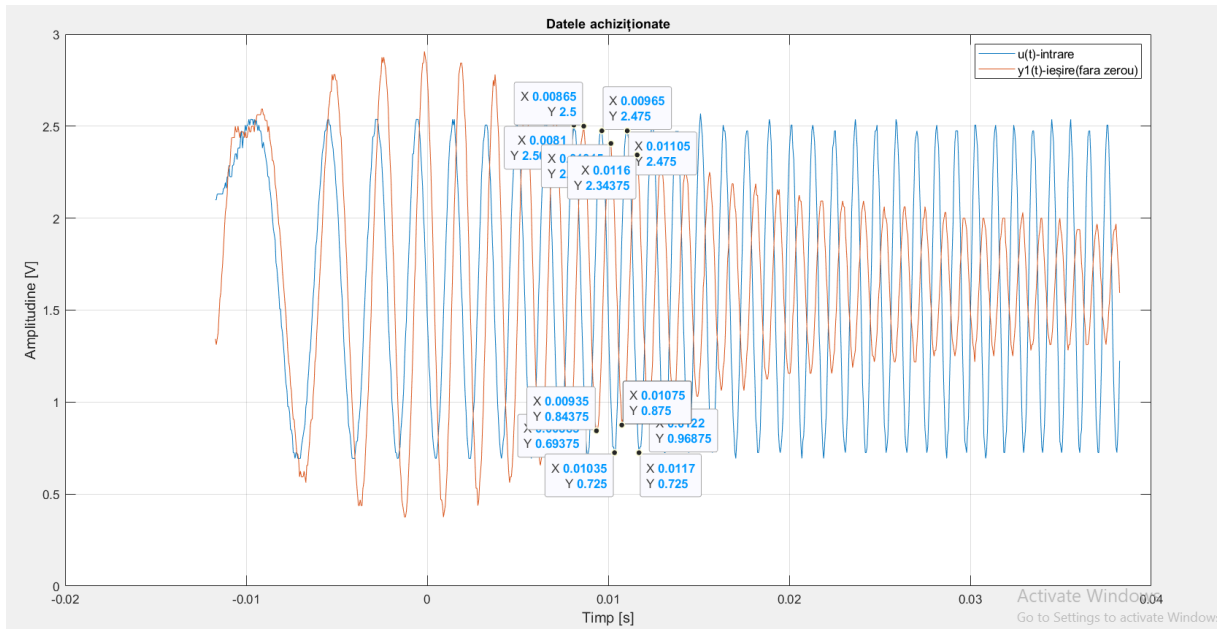


Figura 5. Indici la frecvențe medii

Rezultate obținute:

$$w5=4.1888e+03$$

$$w5=\pi/(t(412)-t(397))$$

$$w6=4.1888e+03$$

$$w6=\pi/(t(442)-t(427))$$

$$w7=4.4880e+03$$

$$w7=\pi/(t(469)-t(455))$$

$$M5=0.9298$$

$$M5=(y1(408)-y1(423))/(u(398)-u(412))$$

$$M6=0.8750$$

$$M6=(y1(437)-y1(450))/(u(427)-u(443))$$

$$M7=0.7857$$

$$M7=(y1(467)-y1(480))/(u(455)-u(469))$$

$$ph5=-120$$

$$ph5=(t(398)-t(408))*w5*180/\pi$$

$$ph6=-120$$

$$ph6=(t(427)-t(437))*w6*180/\pi$$

$$ph7=-128.5714$$

$$ph7=(t(457)-t(467))*w7*180/\pi$$

Iar la frecvențe înalte, de asemenea:

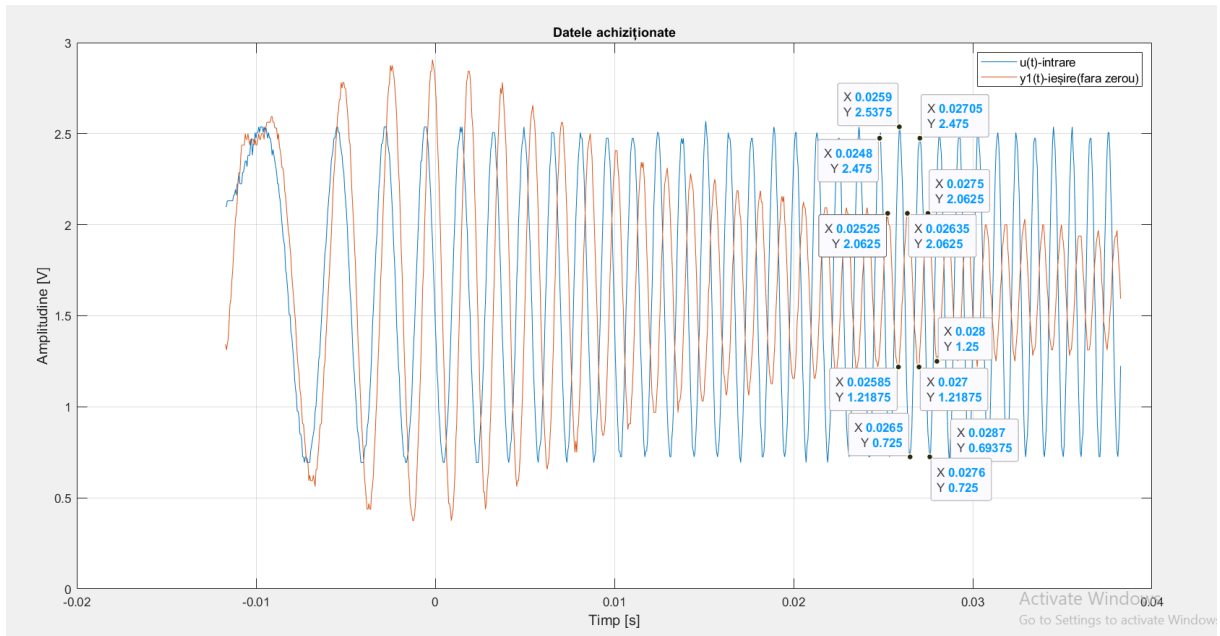


Figura 6. Indici la frecvențe înalte

Rezultate obținute:

$$w8=5.2360e+03$$

$$w9=5.7120e+03$$

$$w10=5.7120e+03$$

$$w8=\pi/(t(765)-t(753))$$

$$w9=\pi/(t(787)-t(776))$$

$$w10=\pi/(t(809)-t(798))$$

$$M8=0.5400$$

$$M9=0.4643$$

$$M10=0.4310$$

$$M8=(y1(762)-y1(774))/(u(756)-u(765))$$

$$M9=(y1(785)-y1(795))/(u(776)-u(787))$$

$$M10=(y1(807)-y1(818))/(u(798)-u(809))$$

$$ph8=-135$$

$$ph9=-147.2727$$

$$ph10=-147.2727$$

$$ph8=(t(753)-t(762))*w8*180/\pi$$

$$ph9=(t(776)-t(785))*w9*180/\pi$$

$$ph10=(t(798)-t(807))*w10*180/\pi$$

Am calculat acești parametri și în zona rezonanței:

$$\omega_r = 2.8560 \times 10^3$$

$$M_r = 1.3729$$

$$\phi_r = -65.4545$$

Astfel, după determinarea tuturor parametrilor necesari, am realizat aproximarea răspunsului în frecvență utilizând *diagramele Bode*.

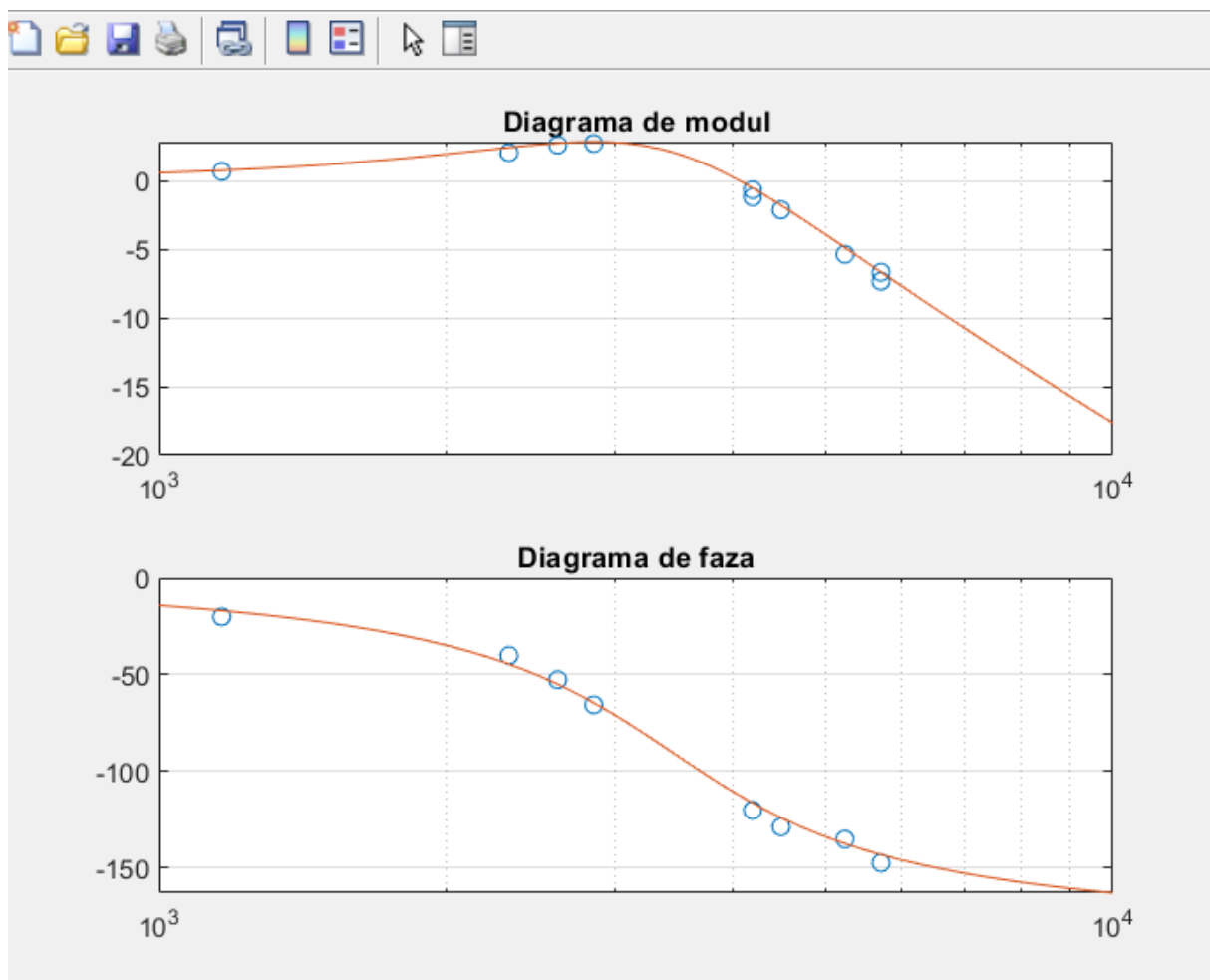


Figura 7. Diagrama de fază și modul - aproximarea în frecvență

**Diagrama de modul** a fost construită prin reprezentarea punctelor calculate manual ( $[w_1, w_2, \dots, w_{10}]$  și  $[M_1, M_2, \dots, M_{10}]$ ), împreună cu răspunsul teoretic al sistemului obținut folosind funcția *bode*. Valorile amplitudinilor au fost transformate în decibeli folosind relația  $20 \cdot \log_{10}(M)$ .

**Diagrama de fază** a fost realizată similar, folosind valorile fazelor calculate ( $[ph_1, ph_2, \dots, ph_{10}]$ ) și comparându-le cu fazele teoretice generate de funcția *bode*.

Prin acest proces, am evidențiat comportamentul sistemului în frecvență, validând aproximațiile realizate și confirmând răspunsul modelului în domeniul frecvențelor joase, medii și înalte.

### 3. Identificarea semnalului de ieşire pe baza metodelor parametrice

#### 2.1. ARMAX(MCMMPE)

**Metoda celor mai mici pătrate extinsă (MCMMPE)** este cunoscută sub denumirea de Auto-Regressive – ceea ce înseamnă că este o metodă recursivă, bazată pe un criteriu pătratic de minimizare, ceea ce presupune existența unui model aplicat perturbațiilor – sau, pe scurt, **ARMAX**.

Identificarea constă în estimarea coeficienților polinoamelor A, B și C. Parametrii de structură sunt:  $nA = \deg A$ ,  $nB = \deg B$ ,  $nC = \deg C$ , respectiv  $nd$  numărul taților de întârziere. Modelul discret corespunzător metodei ARMAX este:

$$A(z^{-1})Y(z) = z^{-nd} B(z^{-1})U(z) + C(z^{-1})E(z), \quad \text{unde}$$

$$\left\{ \begin{array}{l} A(z^{-1}) = 1 + a_1 z^{-1} + a_2 z^{-2} + \dots + a_n z^{-nA} \\ B(z^{-1}) = b_1 + b_2 z^{-1} + \dots + b_{nB} z^{-nB+1} \\ C(z^{-1}) = 1 + c_1 z^{-1} + c_2 z^{-2} + \dots + c_{nC} z^{-nC} \end{array} \right.$$

Pentru y1 – sistemul de ordin 2 fără zerou, am ales parametrii:

$$nA = 2$$

$$nB = 1$$

$$nC = 2$$

$$nd = 1$$

⇒ funcțiile de transfer identificate prin metoda ARMAX pentru sistemul de ordin 2 fără zerou:

-în discret:

$$\frac{0.02689 z^{-1}}{1 - 1.848 z^{-1} + 0.875 z^{-2}}$$

-în continuu:

$$\frac{282.14 (s+4.081e04)}{(s^2 + 2671s + 1.137e07)}$$

Funcția de transfer din discret în continuu am obținut-o prin metoda *zoh*'. Determinarea funcției de transfer în continuu din funcția de transfer în discret se face cu ajutorul comenzii **d2c**(discrete to continuous).

Un sistem identificat folosind metoda **ARMAX** trebuie validat prin **autocorelație**. În MATLAB se face identificarea folosind rutina *armax*, care primește un obiect de tip *iddata* și parametrii de structură [*nA*,*nB*, *nC*, *nd*] și returnează un obiect de tip *idpoly* care conține modelul matematic al sistemului.

Crearea obiectului de tip *iddata*, unde *dt* – perioada de eșantionare:

```
dt=t(2)-t(1);
data_y1=iddata(y1,u,dt);
```

Vom folosi două metode statistice de validare a modelelor obținute, care se pot realiza cu ajutorul funcției **resid**, iar gradul de suprapunere se poate obține folosind rutina **compare**.



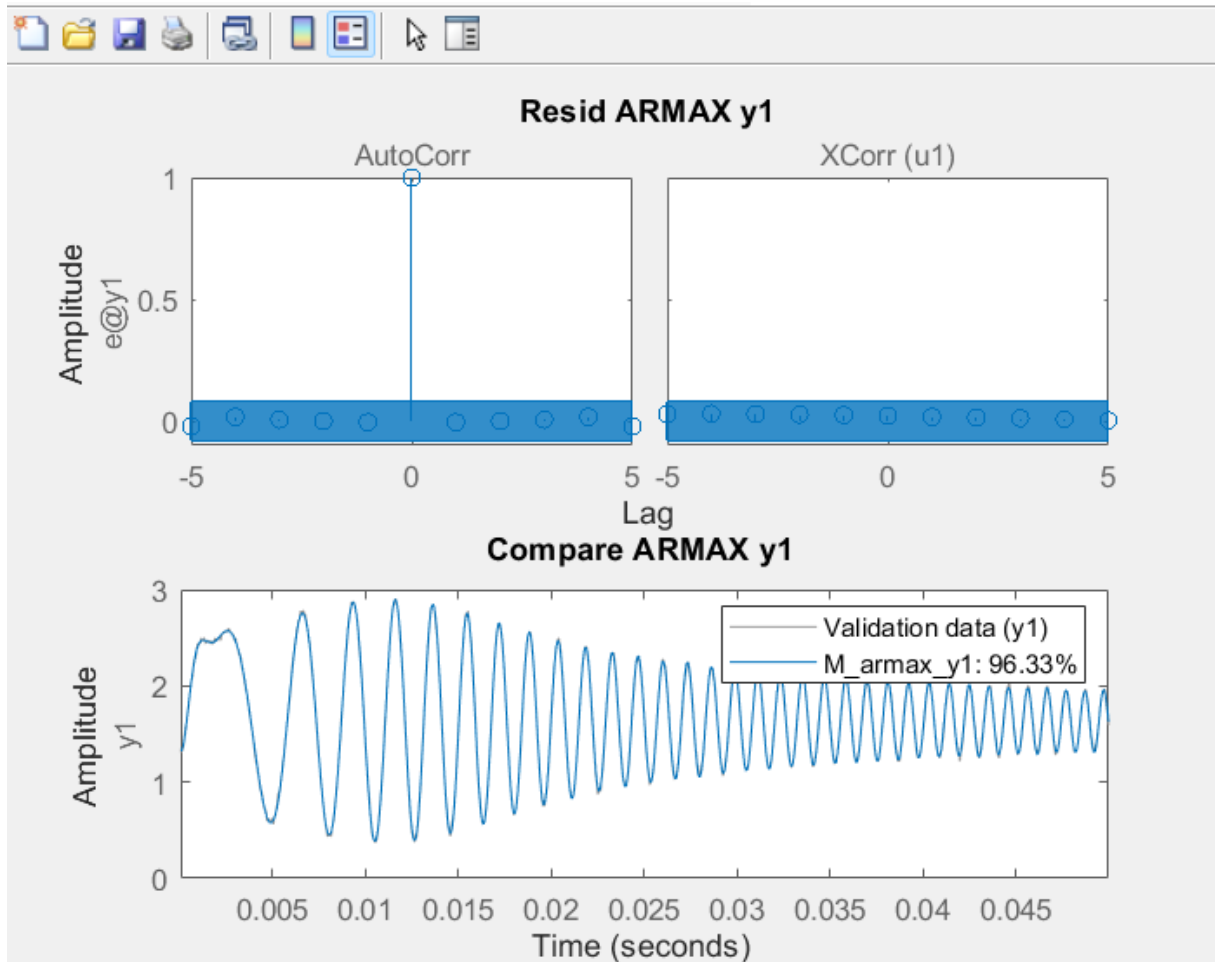


Figura 8. Rezultate resid și compare ARMAX pentru semnalul  $y_1$

$\Rightarrow$  eroarea=3.67%;

Pentru  $y_2$  – sistemul de ordin 2 cu zerou, am ales parametrii:

$$nA = 2$$

$$nB = 2$$

$$nC = 5$$

$$nd = 1$$

⇒ funcțiile de transfer identificate prin metoda ARMAX pentru sistemul de ordin 2 cu zerou:

-în discret:

$$\frac{0.1122 z^{-1} - 0.08688 z^{-2}}{1 - 1.848 z^{-1} + 0.8726 z^{-2}}$$

-în continuu:

$$\frac{2133.1 (s+5095)}{(s^2 + 2726s + 1.074e07)}$$

Pentru acest sistem(y2), s-au utilizat aceleasi metode ca la y1. Modelul a fost identificat utilizând metoda **ARMAX** cu rutina *armax*, urmată de validarea modelului prin **autocorelație** folosind **resid**, și evaluarea gradului de suprapunere între ieșirea modelului și datele reale prin **compare**.

Crearea obiectului de tip *iddata*:

```
dt=t(2)-t(1);  
data_y2=iddata(y2,u,dt);
```

Rezultate obținute:

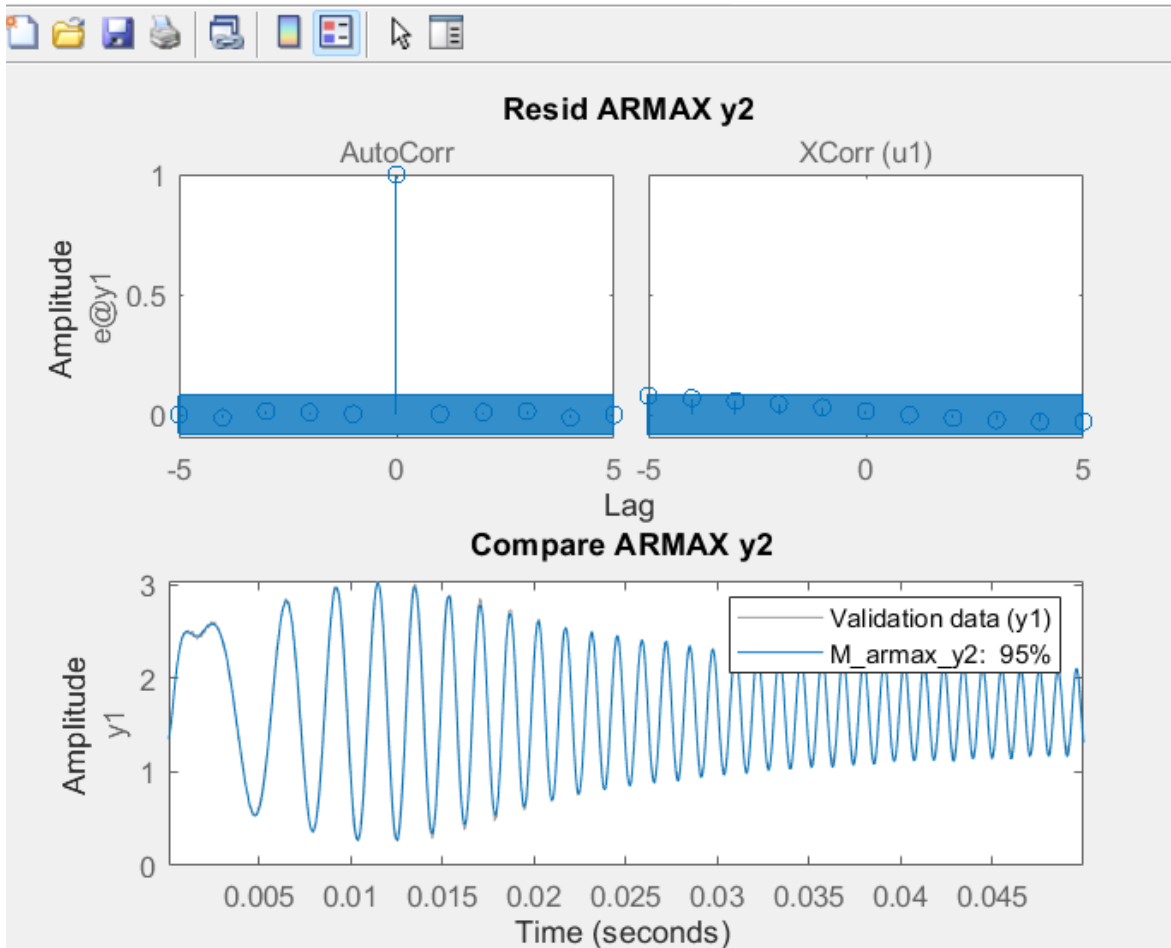


Figura 9. Rezultate resid și compare ARMAX pentru semnalul y2

⇒ eroarea=5%;

## 2.2. OE(Output Error)

**Metoda erorii de ieșire (OE)** introduce o nouă structură pe baza modelului general descris la început, presupunerea de bază fiind că toată perturbația se găsește nemodelată la ieșire.

Identificarea constă în estimarea coeficienților polinoamelor  $B$  și  $F$ . Parametrii de structură ai sistemului sunt:  $nB = \deg B$ ,  $nF = \deg F$  respectiv  $nd$  numărul tactilor de întârziere. Modelul discret corespunzător metodei OE este:

$$Y(Z) = \frac{z^{-n_d} B(z^{-1})}{F(z^{-1})} U(z) + E(z), \text{ unde}$$

$$\begin{cases} F(z^{-1}) = 1 + f_1 z^{-1} + f_2 z^{-2} + \dots + f_{n_f} z^{-n_f} \\ B(z^{-1}) = b_1 + b_2 z^{-1} + \dots + b_{n_B} z^{-n_B+1} \end{cases}$$

Pentru y1 – sistemul de ordin 2 fără zerou, am ales parametrii:

$$n_F = 2$$

$$n_B = 2$$

$$n_d = 1$$

⇒ funcțiile de transfer identificate prin metoda OE pentru sistemul de ordin 2 fără zerou:

-în discret:

$$\frac{0.02744 z^{-1} - 0.0006171 z^{-2}}{1 - 1.849 z^{-1} + 0.8754 z^{-2}}$$

-în continuu:

$$\frac{294.73 (s+3.898e04)}{(s^2 + 2663s + 1.134e07)}$$

Funcția de transfer din discret în continuu am obținut-o prin metoda *'zoh'*. Determinarea funcției de transfer în continuu din funcția de transfer în discret se face cu ajutorul comenzii **d2c**(discrete to continuous).

Un sistem identificat folosind metoda **OE** trebuie validat prin **intercorelație**. În MATLAB se face identificarea folosind rutina *oe*, care primește la intrare un obiect de tip *iddata* și parametri de structură  $[nB, nF, nd]$  și returnează un obiect de tip *idpoly* care conține modelul matematic al sistemului.

Vom folosi două metode statistice de validare a modelelor obținute, care se pot realiza cu ajutorul funcției **resid**, iar gradul de suprapunere se poate obține folosind rutina **compare**.

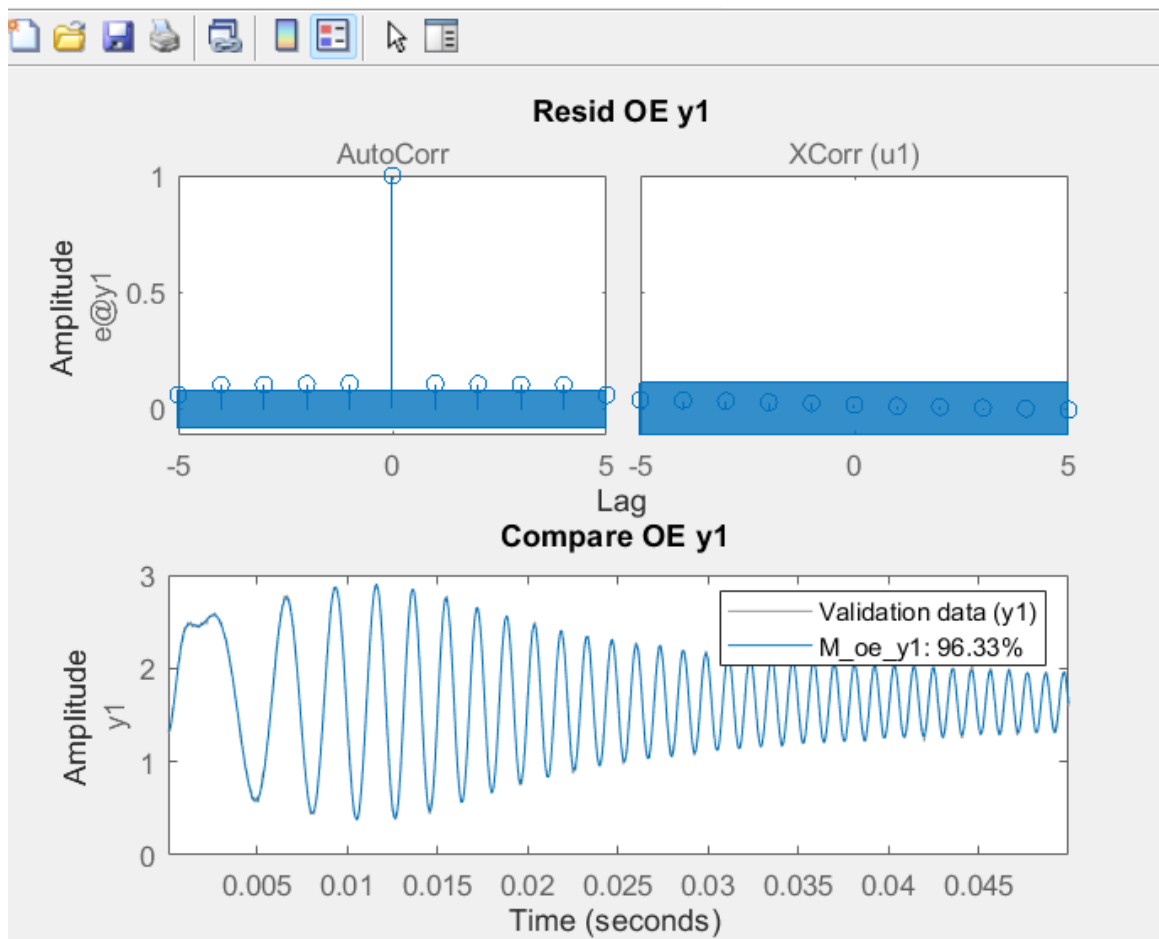


Figura 10. Rezultate resid și compare OE pentru sistemul *y1*

⇒ eroarea=3.67%;

Pentru  $y_2$  – sistemul de ordin 2 cu zerou, am ales parametrii:

$$nF = 2$$

$$nB = 4$$

$$nd = 1$$

⇒ funcțiile de transfer identificate prin metoda OE pentru sistemul de ordin 2 cu zerou:

-în discret:

$$\frac{0.2036 z^{-1} - 0.1365 z^{-2}}{1 - 0.7933 z^{-1} - 0.6973 z^{-2} + 0.2301 z^{-3} + 0.3268 z^{-4}}$$

-în continuu:

$$\frac{5837.4 (s+7535) (s^2 + 2.957e04s + 7.585e08)}{(s^2 + 2695s + 1.17e07) (s^2 + 1.967e04s + 2.819e09)}$$

Pentru acest sistem( $y_2$ ), s-au utilizat aceleasi metode ca la  $y_1$ . Modelul a fost identificat utilizând metoda **OE** cu rutina *oe* urmată de validarea modelului prin **intercorelație** folosind **resid**, și evaluarea gradului de suprapunere între ieșirea modelului și datele reale prin **compare**.

Rezultate obținute:

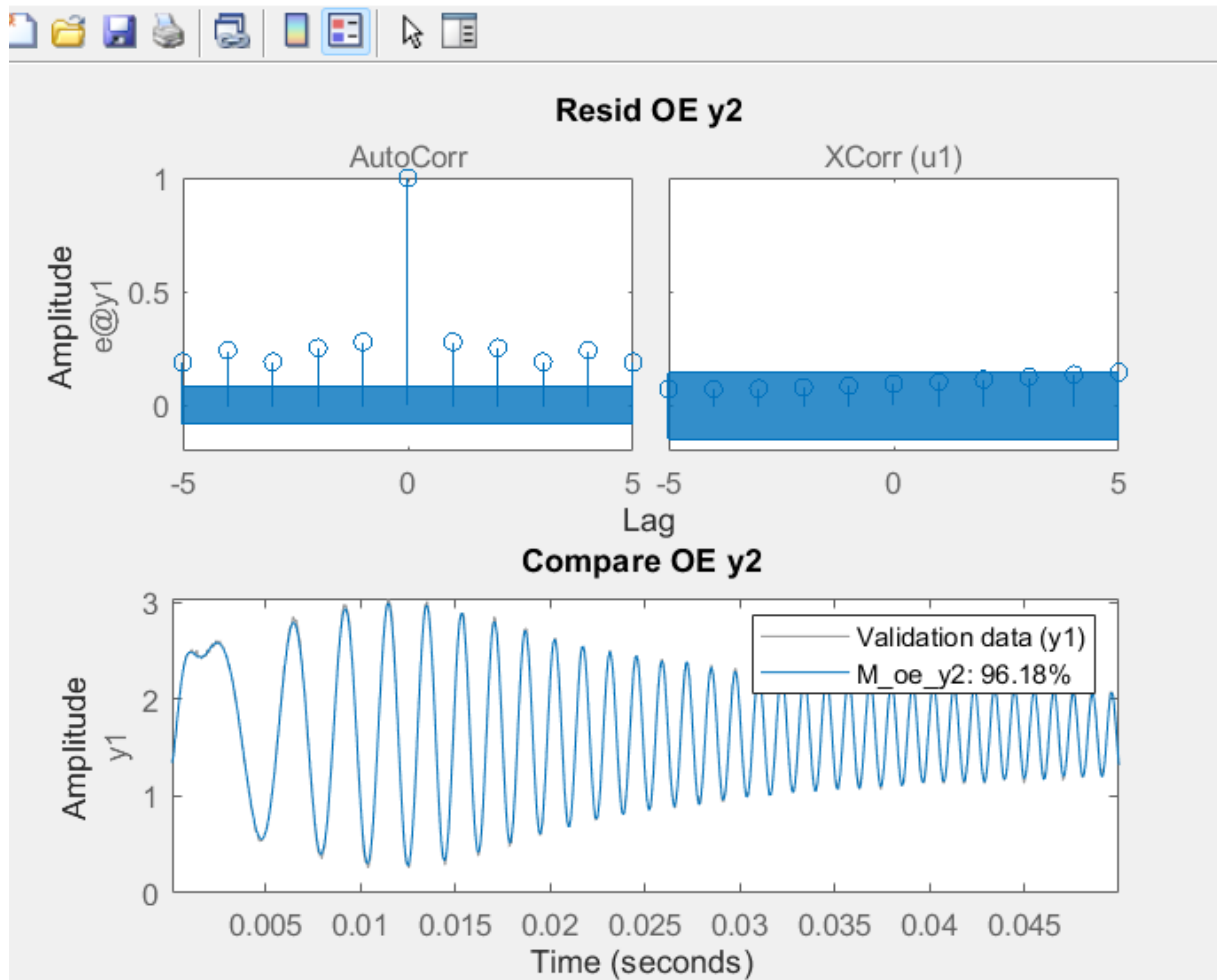


Figura 11. Rezultate resid și compare OE pentru sistemul  $y_2$

$\Rightarrow$  eroarea=3.82%;