

РЕПЕТИТИВНА РЕЖЕКТИРАЩА СМУЩЕНИЯТА *DRC*-СИСТЕМА ЗА УПРАВЛЕНИЕ НА РОБОТ-МАНИПУЛАТОР FANUC M-430IA/4FH

Емил Николов, Нина Г. Николова

Резюме: Предложена и анализирана е репетитивна **ML-DRC-**система за управление на индустриален робот-манипулатор. Изследвани са качеството и филтриращите свойства на системата да компенсира ефективно производствени механични вибрации. Представени са резултати от робастния анализ в условия на априорна неопределеност.

Ключови думи: Репетитивна **ML-DRC-**система за управление, филтрация на механични вибрации, робастен анализ.

REPETITIVE DRC-SYSTEM OF ROBOT-MANIPULATOR FANUC M-430IA/4FH

Emil Nikolov, Nina G. Nikolova

Abstract: A repetitive **ML-DRC-**system for an industrial robot manipulator has been proposed and analyzed. The performance and filtering properties of the system to effectively compensate for production mechanical vibrations have been studied. Results of robust analysis in conditions of a priori uncertainty are presented.

Key words: Repetitive ML-DRC-system, mechanical vibration filtration, robust analysis.

въведение

Разглежда се индустриален робот-манипулатор FANUC M-430IA/4FH като обект за управление, представен с конструктивната схема (Фиг. 1), с антропоморфни рамена, сферична работна китка и пет независими оси за управление на движението (5-DOF). Електрозадвижването на робота е с ДПТ с постоянни магнити. Регулиращи величини са управляващите сигнали u_{Ji} ($i \in [1,5]$) към електродвигателите, регулируеми величини са позициите y_{Ji} ($i \in [1,5]$) на рамената на манипулатора. Механичното натоварване на манипулатора от страна на обработвания в производството детайл е означено с ζ_M . Структурният [1-6, 8, 9] модел (Фиг. 2) отразява и режим "without loading the wrist" (Фиг. 2а), и експлоатационен режим "with max load an wrist" (Фиг. 2б). Предавателните функции G_i (1)÷(6), G (7), $G(p, \zeta)$ (8) на електромеханичното задвижване на рамената с отчитане на ζ_M са представени в разгърната структура (Фиг. 2в,г). Параметризирани са [8-9] в (1)÷(6) – Таbl. 1. Проектирани са [8-12] класическа (Фиг. 3) с *PID*-регулатор R*(9)÷(11) при критерий σ – критично апериодичен преходен процес и робастна (Фиг. 4) DRC-режетираща смущенията (DRC-Disturbance Rejection Control System) (12)÷ (23) с R_{DRC} (12) системи за управление. DRC-системата се отличава от PID-системата по наличието на вътрешен номинален модел G* и на DRC-робастен филтър $\mathcal{F}_{DRC}^{\beta}$ за всеки локален контур.



G_5	G_4	G_{β}	G_2	G_{I}	$G^{arsigma}$
3,58	3,58	3,58	3,58	3,58	0,253(1,5 p+1)
p(0,91p+1)	p(1,05 p+1)	p(1,25p+1)	p(1,55p+1)	p(1,91p+1)	p(0,01p+1)(6p+1)
(1)	(2)	(3)	(4)	(5)	(6)

Синтезът **[7,9]** на $\mathcal{F}_{DRC \ i}^{\beta}$ (17) се основава на метода на *балансното уравнение* при критерий *минимално отклонение* e_{\min} *на траекторията* $y_{DRC \ i}^{\beta}$ (19) на параметрично/структурно смутена **DRC**-система от номиналната траектория $y_{nom \ i}$. Характеристиките на R^* (9) и R_{DRC} (ς, ς_M) (15) са анализирани в **[10]**.

$$G = G^* = \begin{bmatrix} G_1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & G_2 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & G_3 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & G_4 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & G_5 \end{bmatrix},$$
(7)

$$G (p, \varsigma) = \begin{bmatrix} G_1(p, \varsigma) & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & G_2(p, \varsigma) & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & G_3(p, \varsigma) & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & G_4(p, \varsigma) & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & G_5(p, \varsigma) \end{bmatrix},$$
(8)

$$R^* = R_{PDD} = \begin{bmatrix} R_1^* & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & R_2^* & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & R_3^* & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & R_4^* & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & R_5^* \end{bmatrix},$$
(9)

$$R_1^*(p) = -k_{pi} \cdot \frac{(T_{ii}p+1)}{T_{ii}p} \cdot \frac{(T_{di}p+1)}{(T_{fi}p+1)} = \{\varphi = const\} \quad G_1^* = \frac{K_{si}}{p(T_{si}p+1)},$$
(10)

$$R_{S}^*(p) = -0.846 \frac{(2p+1)}{2p} \frac{(1.5p+1)}{(0.025p+1)} \quad \{\varphi = const\} \quad G_5^* = \frac{3.58}{p(0.91p+1)},$$
(11)

$$R_{bec} = \begin{bmatrix} \Re_{occr} & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \Re_{occr} & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \Re_{occr} & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \Re_{occr} & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \Re_{occr} & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occr} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occ} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occ} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occ} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occ} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occ} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occ} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occ} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occ} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occ} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occ} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occ} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occ} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occ} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occ} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \Re_{occ} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0$$

$$u_{\mathcal{DRC}\,i} = u_{1\,i} - u_i^* = u_{1\,i} - u_{\mathcal{DRC}\,i} \mathcal{F}_{\mathcal{DRC}\,i}^{\beta} \left(G_i^{\blacksquare} - G_i^* \right) = \mathcal{R}_{\mathcal{DRC}\,i} \mathcal{E} \quad , \tag{13}$$

$$\boldsymbol{u}_{\boldsymbol{\mathcal{ORC}}_{i}}\left(\boldsymbol{I}+\boldsymbol{\mathcal{F}}_{\boldsymbol{\mathcal{ORC}}_{i}}^{\boldsymbol{\beta}}\left(\boldsymbol{G}_{i}^{\boldsymbol{\pi}}-\boldsymbol{G}_{i}^{*}\right)\right)=\boldsymbol{R}_{i}^{*}\boldsymbol{\varepsilon}; \quad \boldsymbol{\mathcal{R}}_{\boldsymbol{\mathcal{ORC}}_{i}}\boldsymbol{\varepsilon}\left(\boldsymbol{I}+\boldsymbol{\mathcal{F}}_{\boldsymbol{\mathcal{ORC}}_{i}}^{\boldsymbol{\beta}}\left(\boldsymbol{G}_{i}^{\boldsymbol{\pi}}-\boldsymbol{G}_{i}^{*}\right)\right)=\boldsymbol{R}_{i}^{*}\boldsymbol{\varepsilon}, \quad (14)$$

$$\mathcal{R}_{\mathcal{DRG}} = R_i^* \left(I + \mathcal{F}_{\mathcal{DRC}i}^{\beta} \left(G_i^{\#} - G_i^* \right) \right)^{-1} = R_i^* \nabla_{\mathcal{DRC}i} \quad , \tag{15}$$

$$\nabla_{\boldsymbol{\mathcal{DRC}}i} = \left(I + \mathcal{F}_{\boldsymbol{\mathcal{DRC}}i}^{\beta} \left(G_i^{\boldsymbol{\mathcal{I}}} - G_i^* \right) \right)^{-1} , \qquad (16)$$

$$\mathcal{F}_{\mathcal{ORC}}^{\beta} = \left(\frac{1+p\omega_{b}^{-1}}{1+p\omega_{h}^{-1}}\right)^{\beta} \prod_{j=1}^{M} \left(\frac{1+p(\omega_{j}^{\prime})^{-1}}{1+p(\omega_{j})^{-1}}\right) \underset{\{\forall \,\omega \in [\omega_{b}, \,\omega_{h}\,]\}}{\cong} \left(\mathcal{B}^{\bullet}(p)\right)_{func}^{inv} ,$$

$$\omega_{j}^{\prime} < \omega_{j} ; \ \omega_{b} < \omega_{1}^{\prime} ; \ \omega_{h} > \omega_{1} ; n-1 < \beta < n ; \ \beta = \beta \left(\arg \mathcal{B}^{\bullet}, \omega_{C}^{(\mathfrak{g}^{\bullet})}\right)\right),$$
(17)

$$\begin{pmatrix} \mathcal{B}^{\#} = G^{*} \begin{pmatrix} G^{\#} - G^{*} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} G^{\#} - 2G^{*} \end{pmatrix}^{-l} \end{pmatrix},$$

$$\mathcal{F}_{\mathcal{ORC}\ i}^{\beta} \left\{ \begin{bmatrix} e_{\min} \end{bmatrix} \rightarrow 0 \right\} \quad G_{i}^{*} = \frac{K_{si}^{*}}{p\left(T_{si}^{*}p + 1\right)}; \quad G_{i}^{\#} = \frac{K_{si}^{\#}}{p\left(T_{si}^{\#}p + 1\right)},$$
(18)

$$\begin{bmatrix} \boldsymbol{e}_{\boldsymbol{\mathcal{O}RCmini}} \end{bmatrix} = \left| \begin{bmatrix} \boldsymbol{y}_{\boldsymbol{\mathcal{O}RCi}}(\varsigma) \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} \boldsymbol{y}_{nom i} \end{bmatrix} \right| \xrightarrow[G^{\circ} \in \mathfrak{I}]{}^{\circ} 0 \quad , \left(\begin{bmatrix} \boldsymbol{y}_{\boldsymbol{\mathcal{O}RCi}}(\varsigma) \end{bmatrix} \cong \begin{bmatrix} \boldsymbol{y}_{nom i} \end{bmatrix} \right), \\ \left(\forall \ G^{\circ}(p,\varsigma) \in \begin{bmatrix} G_{i}^{*}(p) \in \mathfrak{I}, \ G_{i}^{*}(p) \in \mathfrak{I} \end{bmatrix}, \ \forall \ \varsigma \in \begin{bmatrix} 0, \ \varsigma^{*} \end{bmatrix} \right), \end{cases}$$
(19)

$$\mathcal{R}_{orcs} = 0,846 \frac{(2\,p+1)}{2\,p} \frac{(1,5\,p+1)}{(0,025\,p+1)} \left(1 + \mathcal{F}_{orcs}^{\beta} \left(\frac{3,58}{p\,(1,91\,p+1)} - \frac{3,58}{p\,(0,91\,p+1)} \right) \right)^{-1} , (\beta = 3,105) , \quad (20)$$

$$\mathbf{F}_{oacs}^{\beta} = 0.33 \frac{(0,112p+1)}{(7,122p+1)} \cdot \frac{(27,390p+1)}{(0,515p+1)} \cdot \frac{(7,620p+1)}{(0,143p+1)} \cdot \frac{(2,120p+1)}{(0,040p+1)} \cdot \frac{(0,589p+1)}{(0,011p+1)} \cdot \frac{(0,164p+1)}{(0,003p+1)}, \ (\beta = 3,105) , \qquad (21)$$

$$\mathcal{F}_{ORCS}^{\beta} \left\{ \begin{bmatrix} \epsilon_{\min S} \end{bmatrix} \rightarrow 0 \right\} \quad G_{5}^{*} = \frac{3,58}{p(0,91p+1)}; \quad G_{5}^{\bullet} = \frac{3,58}{p(1,91p+1)}, \left(\beta = 3,105 \right), \quad (22)$$

$$\nabla_{\mathbf{orcs}} = \left(1 + \mathcal{F}_{\mathbf{orcs}}^{\beta} \left(\frac{3,58}{p (1,91p+1)} - \frac{3,58}{p (0,91p+1)} \right) \right)^{-1} , \qquad (23)$$

В експлоатационен режим "with max load an wrist" за параметричните флуктуации ς на обекта (Фиг. 2г) в диапазони Табл. 2 и Табл. 3, манипулаторът е подложен на хармонични $d_i = \sin \omega_{pi} t$ вибрации с честота ω_{pi} и период τ_{pi} от страна на механичните процедури върху обработвания детайл (Табл. 4.) Целта на настоящата разработка е да се проектира репетитивна система за управление (12) \div (23) с $R_{_{MLoORC}}$, която ефективно да компенсира отраженията на d_i върху показателите на качеството. Поставени са задачи за синтез на съответните репетитивни филтри и анализ на качеството на проектираната репетитивна *DRC*-система за параметричните флуктуации ς на обекта (Фиг. 2г) в диапазони Табл. 2, Табл. 3 и d_i – Табл. 4.

Табл. 2

k _{1nom}	T_{Inom}	k _{2nom}	T _{2 nom}	T _{3nom}
$k_1 = 3,85$	$T_1 = 1,91s$	$k_2 = 0,25$	$T_2 = 6,0s$	$T_2 = 1,5 s$
k_1 var	T_1 const	k_2 var	T_2 const	T_{3} const
$3,58 \le k_1 \le 25$	1,91 s	$0,25 \le k_2 \le 2,53$	6 s	1,5 s

Габл.	3
	-

k _{1nom}	T_{1nom}	k _{2nom}	T_{2nom}	T_{3nom}
$k_1 = 3,85$	$T_1 = 1,91s$	$k_2 = 0,25$	$T_2 = 6,0s$	$T_2 = 1,5 s$
k_1 var	T_1 const	k_2 var	T_2 const	T_{3} const
$3,58 \le k_1 \le 250$	1,91 s	$0,25 \le k_2 \le 45,53$	6 s	1,5 s

Табл. 4

d_1	d_2	d_{3}	d_4	d_{5}	d_{6}
$\omega_{pl}=0$,50 rad / s	$\omega_{p2} = 1,00 \text{ rad}/s$	ω_{p3} = 2,09 rad / s	ω_{p4} = 3,00 rad / s	ω_{p5} =4,59 rad/s	$\omega_{_{p6}}$ =6 ,00 rad / s
$\tau_{pl} = 12,56 \ s$	$\tau_{p2} = 06, 28 \ s$	$\tau_{p3} = 03,00 \ s$	$ au_{p4}=02,09s$	$\tau_{p5} = 01,36 \ s$	$\tau_{p6} = 01,05 \ s$

ПРОЕКТИРАНЕ НА РЕПЕТИТИВНА *ML-DRC-*СИСТЕМА

В работата се предлага проектирането [11,12] на репетитивната *ML-DRC*система с $R_{_{ML-ORC}}$ (24) по структурата от Фиг. 5. Тя се отличава от *DRC*-системата (Фиг. 4) по наличието на репетитивните филтри (Фиг. 56) с памет ML_i (Табл. 5) за всеки локален контур. Аналитичният синтез на ML_i се основава на (25) по метода на *уравнението на лентовия филтър* (27) и критерий *режетиращ модул* (28) [11,12].

$$\boldsymbol{R}_{\mathcal{ML} \circ DRC} = \begin{bmatrix} \mathcal{ML}_{i} \cdot \mathcal{R}_{ORC1} & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \mathcal{ML}_{i} \cdot \mathcal{R}_{ORC2} & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & \mathcal{ML}_{i} \cdot \mathcal{R}_{ORC3} & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \mathcal{ML}_{i} \cdot \mathcal{R}_{ORC4} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \mathcal{ML}_{i} \cdot \mathcal{R}_{ORC5} \end{bmatrix}, \quad (24)$$

$$\mathcal{ML}_{i}\left(p\right) = a_{i}\left(1 + a_{i}\right)^{-1}, \left(a_{i} = \left(2 - e^{-p\tau_{i}}\right)^{-1}\right), \qquad (25)$$

$$\mathcal{ML}_{\pi}(p) = \prod_{i=1}^{j} \mathcal{ML}_{i}(p) ; \quad d_{\Sigma}(t) = \sum_{i=1}^{j} \sin \omega_{i} t \quad , \quad (j=6), \quad (26)$$

$$y_{\mathcal{ML}\circ\mathcal{DRC}}(j\omega)\neq\varsigma(\nu(j\omega_{p}),f(j\omega_{p}))\Leftrightarrow |\mathcal{ML}_{i}(j\omega_{p})| \xrightarrow{}_{\{\forall\omega\in\Delta\omega_{i},(\omega_{b,i}<\omega_{p}<\omega_{h,i})\}} 0, \quad (27)$$

$$\left| \mathcal{ML}_{i} \left(j\omega \right) \right| = \begin{cases} 0, & \forall \omega \in \Delta \omega_{i}, \left(\omega_{b,i} < \omega_{p} < \omega_{h,i} \right) \\ 1, & \forall \omega \in \left[0, \omega_{b,i} \right], \forall \omega \in \left[\omega_{h,i}, \infty \right), \left(\omega_{b,i} < \omega_{p} < \omega_{h,i} \right) \end{cases}$$
(28)

Табл. 5

\mathcal{ML}_1	\mathcal{ML}_2	\mathcal{ML}_{3}	\mathcal{ML}_{4}	\mathcal{ML}_{5}	\mathcal{ML}_6
$a_{1} = \left(2 - \frac{p^{2} - 0,40 p + 0,08}{p^{2} + 0,40 p + 0,08}\right)^{-1}$	$a_2 = \left(2 - \frac{p^2 - 0,80 p + 0,30}{p^2 + 0,80 p + 0,30}\right)^{-1}$	$a_{3} = \left(2 - \frac{p^{2} - 1,67 p + 1,33}{p^{2} + 1,67 p + 1,33}\right)^{-1}$	$a_4 = \left(2 - \frac{p^2 - 2,39 \ p + 2,75}{p^2 + 2,39 \ p + 2,75}\right)^{-1}$	$a_{5} = \left(2 - \frac{p^{2} - 3,68 p + 6,49}{p^{2} + 3,68 p + 6,49}\right)^{-1}$	$a_{1} = \left(2 - \frac{p^{2} - 4,76 p + 10,88}{p^{2} + 4,76 p + 10,88}\right)^{-1}$

Характеристиките на филтрите \mathcal{ML}_i (Табл. 5) са показани на Фиг. 6. В случай на адитивно въздействие d_{Σ} (26) на вибрациите d_i (Табл. 5), проектираната \mathcal{ML} -*DRC*-структура използва мултипликативен филтър (Фиг. 6) с памет \mathcal{ML}_{π} (26).





Ефективността на синтезираните репетитивни филтри \mathcal{ML}_i (Табл. 5) е изследвана чрез верификация на изпълнение на изискванията на критерия (28), предявен към техния синтез. Резултатите, илюстрирани с реакциите им на хармоничен входен сигнал на Фиг. 7, доказват че изискванията (28) към \mathcal{ML}_i (Табл. 5) са изпълнени с грешка $\varepsilon^* \ll |\pm 1,5.10^{-4},\%|, (\varepsilon^* \rightarrow 0)$, стойността на която клони към нула. Характеристиките (Фиг. 8, Фиг. 9) на R_{PID} -, R_{ORC} - и на $R_{\mathcal{ML}ORC}$ -алгоритмите за управление (9), (24), (12) са показани в сравнителен план.



АНАЛИЗ НА КАЧЕСТВОТО НА РЕПЕТИТИВНА *ML-DRC-*СИСТЕМА

Моделите (9)÷ (25) на проектираните *PID-*, *DRC-* и *ML-DRC-*системи за управление (Фиг. 3, Фиг. 4, Фиг. 5) на манипулатора са симулирани. Характеристиките на затворените Φ и на отворените *W* системи с *ML*_i (Табл. 5) са илюстрирани на Фиг. 10÷Фиг. 15, а с *ML*_π (26) – на Фиг. 16. Параметризираните характеристики (по Табл. 3) на *DRC-* и *ML-DRC-*системите са представени на Фиг. 17. Очевидно *ML-DRC*-системата удовлетворява напълно (и по Табл. 2, и по Табл. 3, за *ML*_i и за *ML*_π) изискванията на:

- локалния критерий за качество σ (10),(24) и запазване на бързодействието t_p (25), независимо от ζ_M и ς , изразено сравнително на Фиг. 10÷ Фиг. 17 (Табл. 2, Табл. 3);
- критерия за *минимално отклонение от номиналната траектория* (19) изразен сравнително с *е*_{мсодес}, *е*_{овс} и с *е*_{PID} (26) на Фиг. 9 (по Табл. 2), Фиг. 10 (по Табл. 3);



 $t_{p \ ML \circ DRC} \cong t_{p \ DRC} \cong t_{p \ PID} , \qquad (25)$

$$\begin{bmatrix} e_{\mathcal{ML}\circ\mathcal{DRC}}\left(\varsigma_{M},\varsigma,d_{i}\right) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} y_{\mathcal{ML}\circ\mathcal{DRC}}\left(\varsigma_{M},\varsigma,d_{i}\right) \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} y_{nom} \end{bmatrix} \Big|_{\left(g^{\circ}\in\mathfrak{T}\right)}^{\rightarrow} 0, \\ \begin{bmatrix} e_{\mathcal{DRC}}\left(\varsigma_{M},\varsigma,d_{i}\right) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} y_{\mathcal{DRC}}\left(\varsigma_{M},\varsigma,d_{i}\right) \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} y_{nom} \end{bmatrix} \Big|_{\left(g^{\circ}\in\mathfrak{T}\right)}^{\rightarrow} 0, \\ \begin{bmatrix} e_{\mathcal{PID}}\left(\varsigma_{M},\varsigma,d_{i}\right) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} y_{\mathcal{PID}}\left(\varsigma_{M},\varsigma,d_{i}\right) \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} y_{nom} \end{bmatrix} \Big|_{\left(g^{\circ}\in\mathfrak{T}\right)}^{\rightarrow} 0, \\ \begin{bmatrix} e_{\mathcal{PID}}\left(\varsigma_{M},\varsigma,d_{i}\right) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} y_{\mathcal{PID}}\left(\varsigma_{M},\varsigma,d_{i}\right) \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} y_{nom} \end{bmatrix} \Big|, \\ \begin{bmatrix} e_{\mathcal{ML}\circ\mathcal{DRC}}\left(\varsigma_{M},\varsigma,d_{i}\right) \end{bmatrix} < < \begin{bmatrix} e_{\mathcal{DRC}}\left(\varsigma_{M},\varsigma,d_{i}\right) \end{bmatrix} < < \begin{bmatrix} e_{\mathcal{PID}}\left(\varsigma_{M},\varsigma,d_{i}\right) \end{bmatrix}, \end{aligned}$$
(26)

■ критерия за устойчивост (27), като запасите на устойчивостта по модул GM и по фаза PM са илюстрирани на Фиг. 10в÷Фиг. 17в, а съотношенията им са (27);

Фиг. 17а

Фиг. 17б

Фиг. 17в

 (ω, k_1, k_2)

w

изискванията за параметрическа инвариантност (28) на показателите на качеството на *ML-DRC*-система от _{GM} и d_i (Табл. 2, Табл. 3, Табл. 4). Очевидно е превъзходството на показателите на качество на *ML-DRC*системата пред*PID*-и*DRC*-системите, а (24)÷(28) аргументират нейната ефективност.

$$\sigma_{\mathcal{ML} \circ \mathcal{O}\mathcal{RC}} \neq f\left(\varsigma_{M}, d_{i}\right); t_{p \ \mathcal{ML} \circ \mathcal{O}\mathcal{RC}} \neq f\left(\varsigma_{M}, d_{i}\right),$$

$$mod \ \boldsymbol{e}_{\mathcal{ML} \circ \mathcal{O}\mathcal{RC}} \neq f\left(\varsigma_{M}, d_{i}\right), \left(\forall \ \boldsymbol{\omega} \in [0, \omega_{h}]\right),$$

$$\mathcal{GM}_{\mathcal{ML} \circ \mathcal{O}\mathcal{RC}} \neq f\left(\varsigma_{M}, d_{i}\right); \mathcal{PM}_{\mathcal{ML} \circ \mathcal{O}\mathcal{RC}} \neq f\left(\varsigma_{M}, d_{i}\right), \left(\forall \ \boldsymbol{\omega} \in [0, \omega_{h}]\right).$$
(28)

АНАЛИЗ НА ФИЛТРИРАЩИТЕ СВОЙСТВА НА *ML-DRC-*СИСТЕМАТА

Филтриращите свойства на *ML-DRC*-системата към $d_i(\omega_{p\ i})$ (Табл. 5) са анализирани [11] по метода на алгебричната производна по направление $\alpha_{iML \oplus RC}^{(\omega_i)}$ (29) на нейната характеристика на чувствителността $mod e_{ML \oplus RC}$ (30), където $\eta_{ML \oplus RC}$ е допълнителната чувствителност на системата. Характеристиките (30) на *ML-DRC*-системата с \mathcal{ML}_i (Табл. 5) са илюстрирани на Фиг. 186÷Фиг.226, а алгебричните производни (29) – на Фиг. 18в÷Фиг. 22в (в сравнителен план с тези на *PID*- и *DRC*-системите). Филтрирането на $d_i(\omega_{p\ i})$ е толкова по-ефективно, колкото по-силно е изпълнено изискването (31). Резултатите (Фиг. 18в÷Фиг. 22в), представени със съотношенията (32), еднозначно доказват възможностите на *ML-DRC*-системата ефективно да компенсира отраженията на d_i върху показателите на качество.

$$\boldsymbol{\alpha}_{i \mathcal{ML} \circ \mathcal{DRC}}^{(\omega_{i})}(\omega) = d \left| \boldsymbol{e}_{\mathcal{ML} \circ \mathcal{DRC}}(\omega) \right| / d \omega \Big|_{\omega = \omega_{pi}}, \qquad (29)$$

mod
$$\mathbf{e}_{\mathcal{ML} \oplus \mathcal{ORC}}(\omega) = 1 - mod \, \boldsymbol{\eta}_{\mathcal{ML} \oplus \mathcal{ORC}}(\omega) = \left| \left(1 + \mathcal{R}_{\mathcal{ML} \oplus \mathcal{ORC}}(\omega) G^*(\omega) \right)^{-1} \right| = \left| \Phi_{y^0 \varepsilon}^{\mathcal{ML} \oplus \mathcal{ORC}}(\omega) \right|, \quad (30)$$

$$\boldsymbol{\alpha}_{i}^{(\omega_{i})}(\omega) = d \left| \boldsymbol{e}_{i}(\omega) \right| / d \omega_{\{\omega = \omega_{pi}\}}^{\rightarrow} 0, \qquad (31)$$

$$\alpha_{i\mathcal{ML}\circ\mathcal{DRC}}^{(\omega_{i})} <<< \alpha_{i\mathcal{DRC}}^{(\omega_{i})} < \alpha_{iPD}^{(\omega_{i})}, \left(\alpha_{i\mathcal{ML}\circ\mathcal{DRC}}^{(\omega_{i})}(\omega)_{\{\omega=\omega_{pi}\}}^{\rightarrow}0\right).$$
(32)

РОБАСТЕН АНАЛИЗ НА РЕПЕТИТИВНА *ML-DRC-*СИСТЕМА

За сравнение на функционалните възможности на проектираните системи в нестационарен параметричен режим на априорна неопределеност, е проведен робастен анализ на качеството за флуктуации на управлявания обект в диапазоните, указани в Tabl.2 с аналитичния инструментариум [11] на:

честотен Nyquist-анализ (Фиг. 23а) по характеристиките на номиналните W^{*} и на смутените на най-горна граница W[■] (33) отворени системи на изискванията за робастни устойчивост RS_i (39) и качество RP_i

(40) в условията на априорна неопределеност, моделирана с кръгове $\pi (j\omega)$ (36) по окръжности $\pi^0 (j\omega_i)$ (37) с радиуси $r^0 (\omega_i)$ (38) и центрове в точките ω_i от ходографа W^*

- комбиниран честотен Nyquist-анализ (Фиг. 23б) по характеристиките на чувствителността η_i и на допълнителната чувствителност e_i на затворените системи, съобразно изпълнение на изискванията (39) и (40);
- запаса на робастна устойчивост (Фиг. 23в) k m sol (41) и на запаса на робастно качество (Фиг. 30) k m pol (42).

$$W_i^* = R_i G^* ; \quad W_i^{--} = R_i G^{--} , \quad |W_i^* - W_i^{--}| = \varsigma ,$$
 (33)

$$1 + G^*(\omega) R_i(\omega) | > r^0(\omega), \forall \omega , \qquad (34)$$

$$|1+G(\omega)R_i(\omega)| \geq |1+G^*(\omega)R_i(\omega)| - r^0(\omega), \forall G \in \Pi; \forall \omega$$

$$\pi(j\omega) \in W(j\omega), (\omega \in [0;\infty)) , \qquad (36)$$

$$\pi^{0}(j\omega_{i}) = \begin{cases} \operatorname{Re}^{0}(\omega_{i}) = \operatorname{Re}^{*}(\omega_{i}) + r(\omega_{i})\cos\Omega, (\Omega \in [0,\infty)) \\ \operatorname{Im}^{0}(\omega_{i}) = \operatorname{Im}^{*}(\omega_{i}) + r(\omega_{i})\sin\Omega, (\Omega \in [0,\infty)) \end{cases}, \quad (37)$$

$$r^{0}(\omega_{i}) = |l_{a}(\omega_{i})R_{i}(\omega_{i})| = |l_{m}(\omega_{i})R_{i}(\omega_{i})G^{*}(\omega_{i})| , \qquad (38)$$

$$RS_{i} \Rightarrow \left| \eta_{i}(\omega) \overline{\ell}_{m}(\omega) \right| < 1, \left(\forall \omega, \omega \in [0, \infty); \eta_{i} = R_{i} G^{*} (1 + R_{i} G^{*})^{-1} \right), \quad (39)$$

$$RP_i \Rightarrow \left| \eta_i (\omega) \ \overline{\ell}_m (\omega) \right| + \left| e_i (\omega) v (\omega) \right| < 1, \ \left(\forall \ \omega, \ \omega \in [0, \infty); \ e_i = (1 + R_i G^*) (40) \right),$$

$$k_{m \text{ sol } i} (\omega) = r^{0}(j\omega) | 1 + R_{i} (j\omega) G^{*}(j\omega) |^{-1} \leq 1, \quad (\forall \omega, \omega \in [0, \infty)) \quad , \quad (41)$$

$$k_{m \text{ pol } i}(\omega) = \left(\left| 1 + R_i(j\omega) G^*(j\omega) \right| - r^0(j\omega) \right) \left| 1 + R_i(j\omega) G^{\blacksquare}(j\omega) \right|^{-1} \le 1 , (\forall \omega, \omega \in [0, \infty)).$$
(42)

 $RS_{PID}(\omega) < l; RS_{\mathcal{O}RC}^{3.105}(\omega) < l; RS_{\mathcal{ML} \circ \mathcal{O}RC}^{3.105}(\omega) < l; RS_{\mathcal{ML} \circ \mathcal{O}RC}^{3.105}(\omega) >> RS_{\mathcal{O}RC}^{3.105}(\omega) >> RS_{PID}(\omega), (\forall \omega, \omega \in [0, \infty)),$ (43)

$$RP_{PID}(\omega) < 1; \mathcal{RP}_{\mathcal{ORC}}^{3,105}(\omega) < 1; \mathcal{RP}_{\mathcal{ML}\bullet\mathcal{ORC}}^{3,105}(\omega) < 1; \mathcal{RP}_{\mathcal{ML}\bullet\mathcal{ORC}}^{3,105}(\omega) >> \mathcal{RP}_{\mathcal{ORC}}^{3,105}(\omega) >> RP_{PID}(\omega), (\forall \omega, \omega \in [0, \infty)), \quad (44)$$

$$k_{msol}^{3.105}\left(\omega\right) << k_{msol}^{0.00}\left(\omega\right) << k_{msol}^{0.00}\left(\omega\right) << k_{msol}^{PID}\left(\omega\right), \left(\forall \omega, \omega \in [0, \infty]\right),$$
(45)

$$k_{mpol}^{3.105}\left(\omega\right) << k_{mpol}^{3.105}\left(\omega\right) << k_{mpol}^{PID}\left(\omega\right), \quad \left(\forall \,\omega, \omega \in \left[0, \infty\right]\right).$$

$$(46)$$



Резултатите (43) \div (46) от изследването (Фиг. 23) на **PID-**, **DRC-** и **ML-DRC-** системите за управление (Фиг. 3, Фиг. 4, Фиг. 5) в условията на априорна неопределеност и нестационарен режим показват, че за диапазоните (Табл. 2) системите са с робастни устойчивост *RS*_i и качество *RP*_i еднозначно доказват превъзходството в

показателите на качеството на *ML-DRC-* системата пред тези на *PID-* и *DRC*-системите в нестационарен параметричен режим на априорна неопределеност.

ЗАКЛЮЧЕНИЕ

Нови и оригинални в разработка са:

- Стратегията за репетитивно управление на робот-манипулатор с помощта на *ML-DRC*-система, режектираща влиянието на параметрични/структурни смущения и механични вибрации върху регулируемата променлива;
- Резултатите от синтеза на *ML-DRC*-система за управление на позицията на 5-DOF FANUC M-430iA/4FH;
- Анализътна: изпълнение изискванията на критериите при синтеза; качеството; филтриращите свойства към механични вибрации и робастният анализ на проектираната *ML-DRC*-система за управление на позицията на робота-манипулатор.

БЛАГОДАРНОСТИ

Извършените изследвания и получените резултати са във връзка с изпълнение на проект КП-06-Н37/17, финансиран от Фонд Научни Изследвания на МОН.

ЛИТЕРАТУРА

- Cong Wang, Wenjie Chen, Masayoshi Tomizuka (2012), Robot End-effector Sensing with Position Sensitive Detector and Inertial Sensors, In Proc. of 2012 IEEE International Conference on Robotics and Automation River Centre, Saint Paul, Minnesota, USA, May 14-18, 2012, 978-1-4673-1405-3/12/\$31.00 ©2012 IEEE, 5252-5257
- 2. Masayoshi Tomizuka (2013), Control Methodologies for Manufacturing Applications, Manufacturing Letters, © 2013 Elsevier, 1 (2013), 46-48
- Shouren Huang, Niklas Bergström, Yuji Yamakawa, Taku Senoo, Masatoshi Ishikawa (2016), High-Performance Robotic Contour Tracking Based on the Dynamic Compensation Concept, In Proc. of 2016 IEEE International Conference on Robotics and Automation (ICRA),
 © 2016 IEEE, Electronic ISBN: 978-1-4673-8026-3, DOI: 10.1109/ICRA.2016.7487577, 3886-3893
- Xu Chen, Atsushi Oshima, Masayoshi Tomizuka (2013), Inverse-Based Local Loop Shaping and IIR-Filter Design for Precision Motion Control, In Proc. of 6th IFAC Symposium on Mechatronic Systems The International Federation of Automatic Control, April 10-12, 2013. Hangzhou, China, © 2013 Elsevier, 978-3-902823-31-1/13/\$20.00 © 2013 IFAC, 10.3182/20130410-3-CN-2034.00066, 490-497

- Xu Chen, Masayoshi Tomizuka (2012), A Minimum Parameter Adaptive Approach for Rejecting Multiple Narrow-Band Disturbances with Application to Hard Disk Drives, IEEE Transactions on Control System Technology, © 2012 IEEE, 20(2), doi:10.1109/TCST.2011.2178025, 408-415
- Youngwoo Lee, Liting Sun, Jun Moon, Chung Choo Chung, Masayoshi Tomizuka (2019), Reference Modulation for Performance Enhancement of Motion Control Systems with Nonlinear Parameter Variations, IEEE/ASME Transactions on Mechatronics, July 2019, DOI: 10.1109/TMECH.2019.2930087, pp.1-8
- E. Nikolov (2019), DRC-Systems Invers Solutions with Fractional Clegg-Operators part 1, part 2, Journal Proceedings of Technical University of Sofia, Volume 69, Issue 3, 2019,
 © 2019 Publishing House of Technical University of Sofia, ISSN 1311-0829, pp. 47-66
- 8. E. Nikolov, N.G. Nikolova, M. Georgiev (2020), Description and modelling of robot-manipulator FANUC M-430iA/4FH, In the 9-th International Scientific Conference "Engineering, Technologies and Systems", Technical University-Sofia Plovdiv Branch, 14-16 May, Plovdiv, Bulgaria
- 9. E. Nikolov, V. Karlova-Sergieva, B. Grasiani (2020), Design control system of robot-manipulator FANUC M-430iA/4FH, In the 9-th International Scientific Conference "Engineering, Technologies and Systems", Technical University-Sofia Plovdiv Branch, 14-16 May, Plovdiv, Bulgaria
- E. Nikolov, N.G. Nikolova (2020), Performance Analysis and Robust Analysis of the DRC-System of Robot-Manipulator FANUC M-430IA/4FH, In Proc. of IEEE International Conference Automatics and Informatics'2020 (ICAI'20), 1-3 October 2020, Varna, Bulgaria
- Nikolova N.G., E. Nikolov (2014), Predictive-Repetitive Control (Applied Methods for Process Control -part III), © 2014 Publishing House of Technical University of Sofia, ISBN 978-619-167-136-6, 158 p.
- Nikolova N.G., E. Nikolov (2013), Absorptive Repetitive Filters with Operators of Generalized Fractional Calculus, Journal Cybernetics and Information Technologies, 2013, Volume 12, No X, ISSN 1311–9702, © 2013 Bulgarian Academy of Sciences, pp. 21-32

Автори: *Емил Николов*, проф. дтн инж., Технически университет-София, факултет Автоматика, катедра Автоматизация на непрекъснатите производства, *e-mail: nicoloff@tu-sofia.bg*

Нина Николова, доц. д-р инж., Технически университет-София, факултет Автоматика, катедра Автоматизация на непрекъснатите производства, *e-mail: ninan@tu-sofia.bg*

Authors: *Prof. D.Sc. Emil Nikolov*, Technical University of Sofia, Faculty of Automatics, department Industrial automation, *e-mail: nicoloff@tu-sofia.bg*

Assoc. prof. Dr. Nina Nikolova, Technical University of Sofia, Faculty of Automatics, department Industrial automation, *e-mail: ninan@tu-sofia.bg*