CAPITOLUL 6

Studiul si elaborarea unor legi de conducere care sa satisfaca cerintele de performanta pentru procesele de epurare biologica – Obiectivul VII

6.1 Introducere

In cadrul acestui capitol au fost testate, atat in regim de simulare numerica, cat si in conditii reale pe statia pilot, o serie de legi de conducere, in scopul imbunatatirii indicatorilor de performanta a proceselor de epurare biologica a apelor reziduale din industria alimentara (producerea laptelui si a berii). In proiectarea legilor de control au fost utilizate modele matematice ale procesului de epurare biologica indentificate in capitolul 4. Au fost investigate doua metode de control a nivelului substantelor organice din apa uzata, si anume: controlul indirect al substratului organic, prin intermediul reglarii concentratiei de oxigen dizolvat si a concentratiei de biomasa din bioreactorul aerat, si controlul direct al nivelului substratului organic. Nivelul inferior de control (buclele de temperatura, pH, nutrienti) au fost tratate in cadrul etapei anterioare a grantului.

Activitatea VII.1:

Elaborarea unor legi de conducere care sa satisfaca cerintele de performanta pentru procesele de epurare biologica cu validare in regim de simulare numerica

In cadrul acestei activitati au fost testate prin simulare numerica o serie de metode clasice si avansate pentru controlul principalelor marimi din cadrul proceselor de epurare biologica a apelor uzate. Astfel, au fost investigate: control utilizand regulator de tip PI, controlul robust utilizand metoda QFT, controlul predictiv, controlul liniarizant exact si adaptiv.

6.2 Controlul concentratiei de oxigen dizolvat in bazinul aerat

6.2.1 Controlul clasic utilizand regulator de tip PI

a) Aspecte teoretice

In controlul concentratiei de oxigen dizolvat din bioreactorul aerat se va utiliza un regulator de tip PI (proportional – integrator) ce are functia de tranfer:

$$H(s) = K_{P} \frac{1}{T_{I}s} + 1$$
(6.1)

unde K_P se numeste factor de proportionalitate, iar T_I se numeste constanta de timp de integrare

In cazul utilizarii unui regulator de tip PI una din probleme ce trebuie realizata este imprementarea unei tehnici anti-saturatie (anti-windup). In cazul instalatiilor tehnologice elementele de executie au o comanda limitata intr-un domeniu de variatie, asa cum este prezentat si in Figura 6.1. Atunci cand se utilizeaza un regulator de tip PI, in momentul saturarii comenzii componenta integrala continua sa integreze, desi comanda este limitata. Aceasta face ca starea integratorului sa atinga valori foarte mari, conducand la obtinerea unor intarzieri in dinamica raspunsului regulatorului. Pentru eliminarea acestui neajuns se folosesc scheme anti-windup. Una din metodele clasice anti-windup este de oprire a actiunii integrale atunci cand elementul de executie se afla in saturatie, iar schema Simulink de implementare a ei este prezentata in Figura 6.2. In aceasta schema in momentul in care intre comanda calculata si cea care se aplica procesului (dupa ce trece prin elementul de saturatie) se observa o diferenta (comanda a intrat in saturatie), componentei integrale i se aplica la intrare valoarea 0. In acest caz componenta integrala isi va pastra aceeasi valoare ca aceea la momentul intrarii comenzii in saturatie.



Fig. 6.1. Bucla de reglare cu saturatia comenzii



Fig. 6.2. Schema unui regulator PI cu mecanism de anti-windup

b) Controlul concentratiei de oxigen dizolvat in bazinul aerat in regim de simulare numerica

Pentru sinteza unui regulator de tip PI a fost necesara identificarea buclei debit de aer – concentratie de oxigen dizolvat cu un element liniar. Astfel in cadrul Experimentului Nr. 5, efectuat pe apa uzata provenita din industria laptelui, a fost aplicata o treapta negativa asupra marimii de intrare (debitul de aer), reprezentata in Figura 6.3, urmarindu-se evolutia marimii de iesire (concentratia de oxigen dizolvat), reprezentata in Figura 6.4. Din Figura 6.4 se observa ca evolutia concentratiei de oxigen dizolvat in cazul aplicarii unei trepte asupra marimii de intrare este asemanatoare cu a unui element aperiodic. In aceste conditii, bucla debit aer – concentratie de oxigen dizolvat va fi identifcata cu o functie de transfer de ordinul 1 de forma:

$$H(s) = \frac{K}{Ts+1} \tag{6.2}$$

unde *K* este factorul de amplificare, iar *T* este constanta de timp a elementului.



Fig. 6.3. Aplicarea unei trepte negative asupra debitului de aer



Fig. 6.4. Evolutia concentratiei de oxigen dizolvat in urma aplicarii unei trepte negative de debit de aer

Cele doua constante se determina din evolutia marimii iesire si ele au fost determinate ca fiind: K = 1.1, T = 2100 sec.

Utilizand interfata grafica *rltool* din MATLAB, pentru elementul liniar identificat anterior, a fost proiectat un regulator de tip PI cu parametrii: $K_P = 5$ si $T_I = 0.002$. Acest regulator a fost testat in simulare pe elementul de ordinul 1, element ce descrie evolutia oxigenului dizolvat. Rezultatele de simulare obtinute sunt prezentate in Figurile 6.5 – 6.6. In Figura 6.5 este prezentata cu linie continua evolutia concentratiei de oxigen dizolvat, iar cu linie punctata referinta impusa. Din figura se observa ca bucla proiectata are o comportare foarte buna, suprareglarea fiind aproximativ 16%, iar timpul de raspuns de aproximativ 1900 secunde. In Figura 6.6 este prezentata evolutia comenzii (debitul de aer).



Fig. 6.5. Evolutia concentratiei de oxigen dizolvat (linie continua) in raport cu referinta (linie intrerupta)



Fig. 6.6. Evolutia marimii de comanda

Pentru a vedea importanta mecanismului anti-windup s-au realizat doua simulari in care comanda intra in saturatie. In prima dintre simulari regulatorul PI nu are mecansim wind-up, in timp ce in cea de a doua s-a prevazut un astfel de mecanism. Rezultatele simularii sunt prezentate in Figurile 6.7 – 6.8. Din Figura 6.7 se observa ca datorita lipsei unui mecanism antiwind-up marimea de iesire are o intarziere in dinamica si, deasemenea, se obtine o suprareglare peste limitele acceptabile. In Figura 6.8 este prezentata evolutia comenzii, observandu-se ca in cazul prezentei mecanismului wind-up comanda ramane saturata o perioada mult mai scurta, deci dinamica buclei in acest caz va fi mai buna comparativ cu bucla in care lipseste acest mecanism.



Fig. 6.7. Evolutia concentratiei de oxigen dizolvat: linie continua – in prezenta unui mecanism anti-windup, linie punctata – fara mecanism anti-windup



Fig. 6.8. Evolutia marimii de comanda: linie continua – in prezenta unui mecanism antiwindup, linie punctata – fara mecanism anti-windup

6.2.2 Controlul robust utilizand metoda QFT

a) Aspecte teoretice

QFT (Quantitative Feedback Theory) este o metoda de control robust propusa in 1973 de catre Profesorul Horowitz și conceputa pentru controlul proceselor descrise prin modele

liniare cu parametri variabili [Hor73]. QFT este o tehnica frecventiala ce utilizeaza caracteristicile Nichols pentru asigurarea unei proiectari robuste asupra unei zone specificate de incertitudine a procesului. Metoda poate fi aplicata și in cazul proceselor neliniare prin liniarizare acestora in jurul a mai multe puncte de functionare. Rezulta un model liniar cu parametri variabili ce descrie comportarea procesului neliniar in fiecare punct din cadrul domeniului de functionare. Limitele de variatie ale parametrilor modelului liniar obtinut pot fi largite pentru a incorpora și efectul incertitudinilor parametrice ce afecteaza procesul neliniar. Pentru acest model liniar se proiecteaza apoi un controler robust utilizand metoda QFT.

Pentru a ilustra proiectarea robusta cu metoda QFT se considera un sistem cu functia de transfer:

$$H(s) = \frac{Ka}{s(s+a)} \tag{6.3}$$

unde parametrii K și a variaza, datorita conditiilor de operare, astfel: K $[K_{\min}, K_{\max}]$ și a $[a_{\min}, a_{\max}]$. In zona de operare, variatia parametrilor modelului procesului condus este prezentata in Figura 6.9. Zona hașurata reprezinta zona incertitudinilor parametrice structurate. Sistemul poate fi reprezentat prin 4 functii de transfer liniare și invariante.



Figura 6.9: Regiunea incertitudinii parametrice



semnal treapta. Similar, tot in Figura 6.10 au fost reprezentate, in domeniul frecventei, aceleași limite ale specificatiilor de performanta ale buclei de reglare.

Se considera sistemul prezentat in Figura 6.11, unde G(s) este compensatorul, F(s) este un prefiltru, iar P(s) este procesul. Metoda QFT consta in sintetizarea unui compensator G(s) și a unui prefiltru F(s) astfel incat comportarea sistemului in bucla inchisa sa se incadreze intre marginile impuse sistemului.



Figura 6.2.11: Sistem liniar compensat

Etapele proiectarii robuste utilizand metoda QFT pentru o problema de urmarire sunt [Hou99]:

- **# Pas 1**: Sintetizarea modelului de urmarire dorit.
- **# Pas 2**: Descrierea procesului liniarizat printr-un set de *N* modele liniare, invariante, care definesc incertitudinea parametrica a modelului.
- **# Pas 3**: Obtinerea şabloanelor, la frecvente specificate, ce descriu grafic regiunea de incertitudine parametrica a procesului pe caracteristica Nichols.
- **# Pas 4**: Selectarea procesului nominal $P_0(s)$.
- **# Pas 5**: Determinarea conturului de stabilitate conturul U pe característica Nichols.
- **# Pas 6**: Determinarea marginilor de urmarire robusta pe característica Nichols.
- **# Pas 7**: Determinarea marginilor optime pe caracteristica Nichols.
- **# Pas 8**: Sintetizarea transmisiei buclei nominale $L_0(s) = G(s)P_0(s)$ care satisface conturul de stabilitate și marginile de urmarire.
- **# Pas 9**: Sintetizarea prefiltrului F(s).

In continuare sunt prezentati pașii urmati pentru aplicarea metodei QFT.

Sintetizarea modelului de urmarire

Sintetizarea modelului de urmarire consta din definirea specificatiilor de performanta prin doua functii de transfer liniare și invariante, care delimiteaza limitele superioara și inferioara de proiectare. In acest mod se impun o serie de performante sistemului in bucla inchisa ce va rezulta in urma proiectarii. Performantele se refera la timpul de creștere, timpul de raspuns și

suprareglare.

Specificatiile de urmarire robusta se refera la sistemul de urmarire care, in bucla inchisa, are functia de transfer:

$$H_{u}(s) = \frac{F(s)G(s)P(s)}{1+G(s)P(s)} = \frac{F(s)L(s)}{1+L(s)}$$
(6.4)

Deoarece parametrii modelului liniar se modifica in functie de regimul de functionare, caracteristicile sistemului in bucla inchisa vor avea anumite variatii. Se doreşte ca aceste variatii sa se incadreze intre anumite limite, definite de o caracteristica de amplificare "superioara" şi una "inferioara":

$$\left|H_{ri}(j\omega)\right| \quad \left|H_{u}(j\omega)\right| \quad \left|H_{rs}(j\omega)\right| \tag{6.5}$$

in care, de obicei, modelul superior de urmarire corespunde raspunsului unui sistem de ordinul doi cu suprareglare, in timp ce modelul de urmarire inferior corespunde unui raspuns aperiodic. Astfel, $H_{ri}(s)$ și $H_{rs}(s)$ au expresiile de forma:

$$H_{rs}(s) = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\varsigma\omega_n s + \omega_n^2}$$
(6.6)

$$H_{ri}(s) = \frac{a_1 a_2}{(s+a_1)(s+a_2)}$$
(6.7)

unde trebuie tinut cont de restrictia privind coeficientul static de transfer, ce trebuie sa fie intotdeauna egal cu 1. Astfel, la fiecare frecventa ω_i se asigura o banda de trecere $\delta_u(j\omega_i)$, aşa cum se prezinta şi in Figura 6.12.



Figura 6.12: Caracteristicile Bode ale limitelor superioara și inferioara

In functia de transfer a limitei superioare se poate introduce un zero situat in apropierea originii și cu efect cat mai mic asupra timpului de raspuns. Acest zero are rolul de a mari banda de trecere $\delta_u(j\omega_i)$ la frecvente mari. Banda poate fi marita și mai mult prin adaugarea unui pol apropiat de origine și care nu modifica semnificativ timpul de raspuns in functia de transfer a limitei inferioare. Prin introducerea acestor elemente suplimentare se urmarește incadrarea mai ușoara a incertitudinilor parametrice in zona frecventelor mari și, deci, o simplificare a problemei de sinteza a prefiltrului F(s). Noile functii de transfer obtinute sunt:

$$H_{rs}(s) = \frac{(\omega_n^2 / a_1)(s + a_1)}{s^2 + 2\varsigma\omega_n s + \omega_n^2}$$
(6.8)

$$H_{ri}(s) = \frac{a_1 a_2 a_3}{(s+a_1)(s+a_2)(s+a_3)}$$
(6.9)

Marirea benzii de trecere la frecvente mari poate fi observata și din Figura 6.13, in care s-au reprezentat atat limitele initiale date de ecuatiile (6.6)-(6.7) (cu linie punctata), cat și cele noi, date de ecuatiile (6.8)-(6.9) (cu linie continua).



Figura 6.13: Caracteristicile Bode ale limitelor superioara și inferioara (linie punctata – limitele initiale, linie continua – noile limite)

N modele liniare invariante

Se descrie procesul liniarizat printr-un set de N modele liniare, invariante, care definesc incertitudinea parametrica a modelului. Limitele de variatie ale modelului liniar sunt determinate de plaja regimurilor de functionare și de incertitudinile parametrice ale modelului neliniar (Figura 6.9). Se definește variatia amplificarii datorata incertitudinii parametrice și pe diagramele Bode ale celor N modele liniare.



Figura 6.14: Şablonul modelului pentru $\omega = 1$ rad/sec



Figura 6.15: Şabloanele modelului pentru diferite frecvente de interes $(\omega = [0.5 \ 1 \ 2 \ 15 \ 50] \text{ rad/sec})$

Şabloanele procesului

Cele *N* caracteristici (amplificare și faza) ale modelelor considerate se reprezinta pe diagrama Nichols, pentru fiecare valoare a frecventei. Aceste *N* puncte definesc un contur inchis, denumit *şablon*, care delimiteaza plaja de variatie a incertitudinii parametrice. In Figura 6.14 este prezentat un şablon al modelului pentru o frecventa ($\omega = 1 \text{ rad/sec}$), iar in Figura 6.15 sunt prezentate şabloanele modelului rezultate pentru diferite frecvente din domeniul de interes.

Deși poate fi ales orice proces, in practica se alege procesul al carui punct de pe caracteristica Nichols reprezinta coltul din stanga jos al şabloanelor, pentru toate frecventele utilizate.

Conturul de stabilitate – conturul U

Specificatiile de performanta referitoare la stabilitate și urmarire robusta definesc limitele intre care poate varia functia de transfer a sistemului de urmarire, atunci cand modelul liniar variaza in regiunea de incertitudini. Stabilitatea buclei de reactie, indiferent de modul cum variaza parametrii modelului in regiunea de incertitudini, este asigurata de specificatiile de stabilitate. Functia de transfer a buclei inchise este:

$$H_{0}(s) = \frac{G(s)P(s)}{1+G(s)P(s)} = \frac{L(s)}{1+L(s)}$$
(6.10)

Se dorește ca, in banda de frecvente considerata, caracteristicile de amplificare aferente functiei de transfer in bucla inchisa sa nu depașeasca o valoare limita superioara, α_B :

$$\left|H_{0}\right| = \left|\frac{GP}{1+GP}\right| \quad M_{L} \tag{6.11}$$

In aceste conditii, pe caracteristica Nichols se stabilește o zona care nu poate fi penetrata de șabloane și de functiile de transmisie ale buclei $L(j\omega)$, oricare ar fi frecventa ω . Aceasta zona este marginita de conturul M_L ($LmM_L = 20\log_{10}M_L$). In figura 6.16 portiunea *efag* reprezinta conturul M_L . Astfel, conturul *efa*, determinat pornind de la conturul M_L , devine parte a conturului de stabilitate, numit și conturul U.

Pentru o larga clasa de probleme, atunci cand ω se obtine ca:

$$\lim_{\omega} \left[P(j\omega) \right] = \frac{K'}{\omega^{\lambda}}$$
(6.12)

unde λ reprezinta excesul poli-zerouri al procesului P(s). Şablonul corespunzator unei astfel de clase de probleme este dat de o linie verticala egala cu:

$$\Delta = \lim_{\omega} \left[LmP_{\max} - LmP_{\min} \right] = LmK'_{\max} - LmK'_{\min} = V dB$$
(6.13)

In aceste conditii portiunea *bcd* din conturul U se obtine prin translatarea in jos a portiunii *age* a conturului M_L cu V dB (Figura 6.16). Acest lucru va asigura practic ca toate cele N procese considerate, inclusiv cele aflate la extrem, din punct de vedere al amplificarii, nu intersecteaza conturul de stabilitate. Portiunile *ab* și *ed* din conturul U, care nu sunt neaparat linii drepte, trebuie sa satisfaca și cerintele de stabilitate și pe cele de urmarire robusta, iar determinarea lor va fi prezentata in cadrul paragrafului continand determinarea marginilor de urmarire.

De obicei, $M_L < 2dB$, iar, in continuare, valoarea aleasa va fi: $M_L = 1.6dB$. Marginile de stabilitate se determina utilizand un vector de pulsatii care sa cuprinda zona de interes. Aceste margini difera de la o pulsatie la alta. In figura 6.17 au fost ilustrate marginile de stabilitate ale modelului liniar dat prin ecuatia (6.3).



Figura 6.16: Construirea conturului de stabilitate



Figura 6.17: Contururile de stabilitate corespunzatoare modelului dat prin ecuatia (6.3)

Marginile de urmarire robusta

Marginile de urmarire robusta trebuie sa asigure, la fiecare frecventa aleasa, ca plasarea transmisiei buclei pe aceasta margine sau deasupra ei asigura respectarea conditiei de urmarire robusta impusa prin ecuatia (6.5), ceea ce inseamna practic ca, pentru fiecare

frecventa, diferenta dintre amplificarea punctelor extreme de pe şablonul procesului trebuie sa fie mai mica sau cel mult egala cu banda de trecere $\delta_u(j\omega_i)$.

Determinarea unui punct al marginii de urmarire se face pe baza paşilor prezentati mai jos și este prezentata grafic in Figura 6.18:

- Se traseaza şablonul procesului pe caracteristica Nichols continand și conturul M_L stabilit pentru marginea de stabilitate;

- Se selecteaza punctul A, aflat in coltul din stanga jos al şablonului, care reprezinta procesul nominal;

- Se plaseaza şablonul deasupra liniei corespunzatoare unui unghi, de exemplu unghiul -90°;

- Se deplaseaza şablonul in sus sau jos pana cand diferenta $\Delta LmT_u(j\omega_i)$ dintre doua valori ale unor contururi M (in $Lm\alpha$ şi $Lm\beta$) este egala cu valoarea $\delta_u(j\omega_i)$;

- Punctul A devine punct al marginii de urmarire;

- Procedeul se repeta pentru liniile corespunzatoare fiecarui unghi sau pana cand şablonul devine tangent la conturul M_L .

- Prin reunirea acestor puncte rezulta marginea de urmarire robusta corespunzatoare unei anumite frecvente. Procedeul se reia pentru fiecare din frecventele de interes, reuniunea acestora determinand marginile de urmarire robuste.

Daca şablonul ar fi mutat la stanga, el ar intersecta conturul M_L , violand practic conturul de stabilitate. Punctul rezultat la tangenta dintre şablon şi conturul M_L (punctul A') face parte din segmentul *ab* al conturului de stabilitate. Similar se determina şi segmentul *ed* al conturului U.

In Figura 6.19 au fost ilustrate marginile de urmarire robuste ale modelului liniar dat de ecuatia (6.3) și pentru care s-au considerat urmatoarele modele limita:

$$H_{rs}(s) = \frac{0.6584(s+30)}{s^2 + 4s + 19.753}$$
(6.14)

$$H_{ri}(s) = \frac{120}{(s+3)(s+4)(s+10)}$$
(6.15)





Figura 6.18: Construirea marginilor de urmarire robusta

Figura 6.19: Marginile de urmarire robusta corespunzatoare modelului dat prin ecuatia (6.3)



Figura 6.20: Suprapunerea marginilor de urmarire și a contururilor de stabilitate *Marginile de urmarire optime*

Mai intai are loc suprapunerea contururilor de stabilitate și a marginilor de urmarire robuste pentru frecventele considerate de interes (Figura 6.20). Marginile de urmarire optima se obtin din intersectia celor doua tipuri de contururi stabilite la fiecare frecventa, tinand cont de restrictiile ce se impun transmisiei buclei. Astfel, conturul de stabilitate rezultat la o anumita frecventa nu poate fi violat, deci vor fi considerate doar portiunile din marginea de urmarire ce nu se afla in interiorul conturului de stabilitate (Figura 6.21). Determinarea contururilor de stabilitate, a marginilor de urmarire robusta și a marginilor de urmarire optime s-a facut utilizand toolboxul QFT din Matlab[®].



Figura 6.21: Marginile de urmarire optime



Figura 6.22: Sintetizarea regulatorului G(s)

Sintetizarea regulatorului robust

Pornind de la marginile de urmarire optime, pe diagrama Nichols, se reprezinta și transmisia pe bucla nominala, $L_0(s) = G(s)P_0(s)$, corespunzatoare modelului nominal $P_0(s)$, plecandu-se de la o expresie initiala a regulatorului G(s). Transmisia pe bucla se sintetizeaza astfel incat sa nu penetreze contururile de stabilite, iar valorile amplificarii trebuie sa se gaseasca pe sau deasupra marginilor de urmarire robusta corespunzatoare pulsatiei considerate.

In figura 6.22 sunt reprezentate marginile optime și transmisia pe bucla nominala, care a fost obtinuta in forma ei finala. Se observa ca valorile transmisiei in bucla, pentru cele șase pulsatii considerate, sunt marcate distinct, respectandu-se conditia ca primele patru sa se afle deasupra marginilor de urmarire corespunzatoare.

Sinteza prefiltrului

In Figura 6.23 este prezentata caracteristica Bode in bucla inchisa fara filtru. Se observa ca banda definita de limitele de urmarire ale sistemului in bucla inchisa (liniile continue) este mai ingusta decat banda definita de limitele specificatiilor de performanta (liniile punctate), dar caracteristica Bode evolueaza și in afara limitelor impuse de specificatiile de performanta.

Pentru a aduce sistemul in interiorul anvelopei definite de limitele specificatiilor de performanta se folosește filtrul F(s). In Figura 6.24 este prezentata caracteristica Bode in bucla inchisa cu compensator și filtru. Se observa ca sistemul respecta atat specificatiile de performanta ale urmaririi (banda definita de liniile continue este mai mica decat banda definita de liniile punctate), cat și cele de stabilitate robusta (anvelopa definita de liniile continue se afla in interiorul anvelopei definite de liniile punctate). Astfel, sistemul de urmarire in bucla inchisa respecta specificatiile de stabilitate și urmarire robusta in plaja de variatie a incertitudinilor parametrice ale modelului.







b) Controlul concentratiei de oxigen dizolvat in bazinul aerat in regim de simulare numerica utilizand metoda robusta QFT

Metoda robusta QFT permite controlul proceselor liniare cu parametri variabili. In cazul buclei de oxigen dizolvat a proceselor de tratare a apelor uzate cu namol activ principala incertitudine este cauzata de activitatea microorganismelor din bazinul aerat, aceasta putand varia in raport cu diversi parametri: debitul si concentratia influentului, temperatura, pH etc. In aceste conditii, s-a considerat ca procesul de aerare va fi descris printr-un proces liniar de

ordinul 1, precum cel din ecuatia (6.2), dar in care parametrii acestuia variaza in raport cu punctul de functionare in care se afla procesul. Limitele de variatie ale parametrilor au fost luate simetric fata de parametrii identificati experimental in cadrul paragrafului 6.2.1. Astfel se considera urmatoarele limite de variatie pentru parametrii procesului: K [0.8 1.4], T [1700 2500].

Tinand cont de limitele de variatie ale parametrilor modelului liniar considerat mai sus, au fost stabilite cele doua modele de urmarire (marginile inferioara şi superioara):

$$H_{rs} = \frac{10(s+0.1)}{(s+0.007 \ j \ 0.007)} \tag{6.16}$$

$$H_{ri} = \frac{1}{(300s+1)(310s+1)(30s+1)}$$
(6.17)

Pe baza modelului liniar cu parametri variabili considerat și a modelelor de urmarire, date de ecuatiile (6.16) și (6.17), au fost determinate: conturul de stabilitate (Figura 6.25), marginile de urmarire robusta (Figura 6.26), suprapunerea contururilor de stabilitate și a marginilor de urmarire (Figura 6.27), iar, in final, marginile de urmarire optime (Figura 6.28) ce vor fi utilizate in proiectarea regulatorului G(s).



Figura 6.25: Contururile de stabilitate

Figura 6.29 prezinta rezultatul proiectarii controlerului G(s). Din figura se poate observa cum caracteristica Black-Nichols a sistemului in bucla deschisa respecta contururile de stabilitate și marginile de urmarire pentru fiecare frecventa considerata in proiectarea controlerului. Functia de transfer a controlerului este urmatoarea:

$$G(s) = \frac{0.22143 \ (s+0.00039)}{s \ (s+0.01217)} \tag{6.18}$$

In Figura 6.30 sunt prezentate rezultatele obtinute in urma proiectarii prefiltrului. Din figura se poate observa ca modelele considerate in procedura de proiectare QFT sunt incadrate de modelele de urmarire (limitele inferioara şi superioara). Functia de transfer a prefiltrului este urmatoarea:

$$F(s) = \frac{0.0068}{(s+0.0068)} \tag{6.19}$$

Toolboxul QFT din Matlab[®] permite, deasemenea, verificarea conditiilor de stabilitate. Astfel, in Figura 6.31 este prezentat rezultatul verificarii conditiei de stabilitate pentru sistemul in bucla inchisa cu controlerul obtinut anterior. In figura specificatia de stabilitate este data cu linie punctata, in timp ce caracteristica Bode a sistemului in bucla inchisa apare cu linie continua. Din figura se observa ca regulatorul proiectat anterior indeplinește conditia de stabilitate.



Figura 6.26: Marginile de urmarire robusta

Universitatea "Dunarea de Jos" Galati – Capitolul 6: Studiul si elaborarea unor legi de conducere care









Figura 6.28: Marginile de urmarire optime

Universitatea "Dunarea de Jos" Galati – Capitolul 6: Studiul si elaborarea unor legi de conducere care







Figura 6.30: Sintetizarea prefiltrului F(s) (modele impuse – linie punctata, procesul in bucla inchisa și cu prefiltru – linie continua)



Figura 6.31: Verificarea conditiei de stabilitate

Pentru validarea regulatorului robust propus a fost realizata o simulare utilizand cele 4 colturi ce caracterizeaza zona de incertitudine considerata (Figura 6.9). Rezultatele simularii sunt prezentate in Figurile 6.32 și 6.33. In Figura 6.32 este prezentata evolutia marimii de iesire care urmareste referinta impusa (2 mg/l) in toate cele 4 cazuri, iar in Figura 6.33 este prezentata evolutia comenzii. Cum cele 4 cazuri sunt cazurile extreme de incertitudine parametrica, rezulta ca toate cazurile intermediare se vor incadra intre aceste limite, respectand specificatiile de proiectare impuse.



Fig. 6.32. Evolutia concentratiei de oxigen dizolvat (linie continua) in raport cu referinta (linie intrerupta)



Fig. 6.33. Evolutia marimii de comanda

6.3 Controlul concentratiei de substrat organic

6.3.1 Control MBPC (Model-Based Predictive Control)

a) Aspecte teoretice

Algoritmii de control predictiv apartin clasei de strategii de conducere de tip MBPC si utilizeaza un model in scopul predictiei comportarii procesului. Indiferent de tipul de model utilizat, principiul conducerii MBPC este urmatorul (la fiecare moment de timp t, se realizeaza pasii):

- folosind modelul se realizeaza predictia iesirii procesului pe orizontul de predictie N_2 , adica $\{y(t+k/t), k=1...N_2\}$, pe baza istoriei procesului (intrari si iesiri);
- se calculeaza, pe baza minimizarii unui indicator de cost si luand in calcul eventualele restrictii ale comenzii, secventa de comanda optimala $\{u(t+k/t), k=0...N_u-1\}$, unde N_u se numeste orizont de comanda;
- se aplica in proces numai prima componenta a vectorului de comanda si se reia procedura cu primul pas.

Algoritmul de control predictiv este prezentat, din punct de vedere conceptual, in figura 6.1.



Fig. 6.34. Structura algoritmului de control predictiv

La fiecare moment de esantionare t, se calculeaza incrementul marimii de comanda $\Delta u(t)$, minimizand functia cost

$$J = \sum_{k=N_1}^{N_2} \delta^2(k) \cdot [w(t+k/t) - y(t+k/t)]^2 + \sum_{k=0}^{N_u-1} \lambda^2(k) \cdot [\Delta u(t+k/t)]^2$$
(6.20)

unde w(t+k/t) este predictia referintei; $\delta(k)$ si $\lambda(k)$ – coeficienti de ponderare a erorii de predictie si a incrementelor intrarii de comanda. Pentru a calcula predictia iesirii, trebuie determinat raspunsul procesului la semnal treapta (modelul procesului utilizat pentru predictie). Pentru aceasta se admite ca modelul poate fi liniarizat in jurul punctului nominal de operare. In continuare se poate scrie ca

$$y(t+k/t) = y_{free}(t+k/t) + y_{forced}(t+k/t)$$
(6.21)

unde $\{y_{free}(t+k/t), k=1...N_2\}$ este iesirea modelului produsa de secventa de intrare $\{u(t+k/t) = u(t-1), k = 0...N_2\}$ si

$$y_{forced}(t + k/t) = \sum_{i=1}^{k} g_i \cdot \Delta u(t + k - i/t)$$
(6.22)

cu $\{g_i, i=1...N_2\}$ coeficientii raspunsului la treapta. In notatie matriceala ecuatia (6.21) devine

$$Y = GU + Y_{free} \tag{6.23}$$

unde

$$Y = [y(t+1/t), y(t+2/t), ..., y(t+N_2/t)]^T$$
(6.24)

$$U = [\Delta u(t/t), \Delta u(t+1/t), \dots, \Delta u(t+N_u-1/t)]^T$$
(6.25)

$$Y_{free} = \left[y_{free}(t+1/t), \dots, y_{free}(t+N_2/t) \right]^T$$
(6.26)

$$G = \begin{bmatrix} g_1 & 0 & \dots & 0 \\ g_2 & g_1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \\ g_{N_2} & g_{N_2-1} & \dots & g_{N_2-N_u-1} \end{bmatrix}$$
(6.27)

Utilizand modelul (6.23) in expresia fuctiei cost (6.20) se obtine o relatie patratica in raport cu U:

$$J = [\Delta \cdot W - \Delta \cdot (GU + Y_{free})]^T \cdot [\Delta \cdot W - \Delta \cdot (GU + Y_{free})] + (\Lambda U)^T (\Lambda U)$$
(6.28)

unde

$$W = [w(t+1/t), \dots, w(t+N_2/t)]^T$$
(6.29)

$$\Delta = diag[\delta(1), \dots, \delta(N_2)]$$
(6.30)

$$\Lambda = diag[\lambda(1), \dots, \lambda(N_u)]$$
(6.31)

Prin minimizarea lui J se obtine:

$$U = \left(G^T \cdot \Delta^2 \cdot G + \Lambda^2 \cdot I\right)^{-1} \cdot \Delta \cdot G\left(W - Y_{free}\right)$$
(6.32)

Numai prima componenta a vectorului U, $\Delta u(t/t) \equiv \Delta u(t)$, se ca marime de comanda la pasul de esantionare curent. La urmatorul moment de esantionare, intrega procedura se repeta.

b) Rezultate obtinute prin simulare numerica

Obiectivul aplicarii algoritmului de control predictiv a fost controlul indirect al substratului organic prin intermediul reglarii concentratiei de oxigen dizolvat la o valoare impusa, asa cum se prezinta in figura 6.35).



Fig. 6.35. Principiul controlului procesului de epurare biologica prin intermediul reglarii concentratiei de oxigen dizolvat

Figura 6.35 ilustreza principiul controlului predictiv pentru procesul de epurare biologica. Controllerul predictiv calculeaza rata de dilutie, care va forta concentratia de oxigen dizolvat

sa urmareasca referinta, aceasta avand un efect benefic asupra scaderii concentratiei de substrat organic.

Ca model intern al procesului a fost utilizata o retea neuronala cu urmatoarea structura (3 straturi): primul strat contine 15 neuroni, al doilea 7 neuroni iar al treilea 4 neuroni. Reteaua neuronala predicteaza marimile X(t), S(t), $X_r(t)$ si DO(t) ca functii de:

$$\begin{split} D(t-1), D(t-2), D(t-3), \\ W(t-1), W(t-2), W(t-3), \\ X(t-1), X(t-2), X(t-3), X(t-4), \\ S(t-1), S(t-2), S(t-3) \\ X_r(t-1), X_r(t-2), X_r(t-3), X_r(t-4), \\ DO(t-1), DO(t-2), DO(t-3). \end{split}$$

Pentru instruirea retelei neuronale au fost folosite date obtinute prin integrarea ecuatiilor modelului Nejjari, considerand pentru rata de dilutie o variatie aleatoare in intervalul [0, 0.1], iar pentru rata de aerare o variatie aleatoare in intervalul [0, 100]. Inainte de instruire, datele au fost scalate in intervalul [0, 1]. In acelasi mod, a fost generat un al doilea set de date, utilizat pentru validarea modelului neuronal (Figura 6.36).



Fig. 6.36. Validarea modelului neuronal (date proces – linie continua, model – linie intrerupta)

Rezultatele obtinute aplicand controlul predictiv al concentratiei de oxigen dizolvat sunt prezentate in figurile 6.37 - 6.39.



Fig. 6.37. Rezultate ale controlului predictiv pentru DOSetpoint = 7.5



Fig. 6.38. Rezultate ale controlului predictiv pentru referinta variabila a oxigenului dizolvat



Fig. 6.39. Rezultate ale controlului predictiv pentru concentratie variabila de substrat in influent

Parametrii controlerului sunt urmatorii: $N_2 = 5$, $N_u = 1$, $\delta = I_5$, $\lambda = 0$. In Figura 6.37 se considera o referinta constanta pentru concentratia de oxigen dizolvat, egala cu 7.5, in timp ce in figura 6.38 referinta pentru oxigenul dizolvat este variabila. In ambele cazuri, rata de aerare a fost variata astfel incat procesul sa treaca printr-o gama variata de situatii posibile de functionare (in etapa II a proiectului au fost identificate 3 puncte nominale de functionare notate "ploaie", "normal" si "seceta"). In figura 6.39 se considera o referinta constanta a concentratiei de oxigen dizolvat, in timp ce concentratia de substrat din debitul de intrare este variabila (la momentul *t*=150h, valoarea lui S_{in} a fost schimbata de la 200mg/l la 300mg/l, fiind tinuta constanta pana la momentul *t*=250h, cand a fost schimbata din nou la valoarea de 150mg/l.

Ca o concluzie, controlul predictiv este o solutie buna pentru controlul procesului de epurare biologica a apelor uzate, cu conditia a se dispuna de un model foarte exact al procesului, pentru predictie. Din acest motiv, acest algoritm nu a fost aplicat pe instalatia pilot, pentru acest lucru optandu-se pentru alte solutii de reglare.

6.3.2 Control liniarizant exact si adaptiv

a) Aspecte teoretice

Conducerea liniarizant exacta a fost propusa de Isidori si, spre deosebire de liniarizarea clasica pe care se bazeaza conducerea liniara, aceasta metoda consta in obtinerea unui *regulator neliniar* care asigura compensarea neliniaritatilor sistemului, astfel incat sistemul in circuit inchis sa fie liniar și stabil [Isidori, 1989]. Aceasta proprietate de stabilitate este valabila nu numai intr-un singur punct de functionare, ca in cazul liniarizarii clasice, ci intr-un domeniu mare din spatiul starilor.

Fie clasa sistemelor neliniare monovariabile descrise prin:

$$\dot{x}(t) = f(x(t)) + g(x(t)) \cdot u(t)$$
(6.33)

$$y(t) = h(x(t))$$
 (6.34)

unde starea $x \in \mathbb{R}^n$, *u* este intrarea, *y* este ieșirea, iar *f* și *g* sunt functii neliniare netede.

Trebuie gasit un intreg δ și o reactie dupa stare:

$$u(t) = \alpha(x) + \beta(x) \cdot v \tag{6.35}$$

unde α şi β sunt functii netede definite in vecinatatea unui punct $x_0 \in \mathbb{R}^n$ şi $\beta(x_0) \neq 0$ astfel incat sistemul

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = f(\mathbf{x}) + g(\mathbf{x}) \cdot \boldsymbol{\alpha}(\mathbf{x}) + g(\mathbf{x}) \cdot \boldsymbol{\beta}(\mathbf{x}) \cdot \boldsymbol{v}$$
(6.36)

$$y = h(x) \tag{6.37}$$

sa aiba proprietatea ca derivata de ordin δ a ieșirii este data de

$$y^{(\delta)}(t) = v(t) \quad (\forall)t \in \Psi \tag{6.38}$$

unde Ψ este un interval deschis care contine pe t=0.

Aceasta problema constituie problema liniarizarii intrare-ieșire prin reactie dupa stare.

Se poate aborda problema liniarizarii intrare-ieşire a sistemului (6.33), (6.34) prin cautarea unei relatii algebrice intre derivata de un anumit ordin (de ordin δ) a ieşirii y(t) şi intrarea u(t) astfel incat:

$$y^{(\delta)}(t) = b(x(t)) + a(x(t)) \cdot u(t)$$
(6.39)

Daca o astfel de relatie exista și $a(x_0) \neq 0$, atunci reactia:

$$u(t) = \frac{v(t) - b(x(t))}{a(x(t))}$$
(6.40)

va conduce la (6.38).

Aceasta idee poate fi implementata prin derivarea succesiva a ieşirii y(t). Daca derivam ieşirea y(t) a sistemului (6.33), (6.34) in raport cu timpul, obtinem:

$$y^{(1)}(t) = L_f h(x) + L_g h(x) \cdot u$$
(6.41)

unde $L_f h(x)$, $L_g h(x)$ sunt derivatele Lie ale lui h in raport cu f, respectiv g.

Daca $L_{g}h(x) \neq 0$, atunci legea de comanda cu reactie dupa stare:

$$u(t) = \frac{1}{L_{g}h(x)} \cdot \left(-L_{f}h(x) + \nu\right)$$
(6.42)

conduce la sistemul liniar:

$$y^{(1)}(t) = v(t)$$
 (6.43)

Daca $L_g h(x) \equiv 0$, adica gradul relativ al sistemului este mai mare decat 1, derivand relatia (6.44) in raport cu timpul, obtinem:

$$y^{(2)}(t) = L_f^2 h(x) + L_g L_f h(x) \cdot u$$
(6.44)

Daca $L_{g}L_{f}h(x) \neq 0$ (grad relativ 2), atunci legea de comanda cu reactie dupa stare:

$$u(t) = \frac{1}{L_g L_f h(x)} \cdot \left(-L_f^2 h(x) + v \right)$$
(6.45)

conduce la sistemul:

$$y^{(2)}(t) = v(t)$$
 (6.46)

Procedura de mai sus se poate repeta (daca $(L_g L_f h(x) \equiv 0)$) pana cand se gasește un intreg δ (gradul relativ al sistemului) astfel incat:

$$L_{g}L_{f}^{k}h(x) = 0 (6.47)$$

și pentru $(\forall)k < \delta - 1$, pentru $(\forall)x$ in vecinatatea lui x_0 : $L L^{\delta - 1} h(x) \neq 0$

$$L_g L_f^{\delta-1} h(x) \neq 0 \tag{6.48}$$

In acest caz, legea de comanda:

$$u(t) = \frac{1}{L_g L_f^{\delta^{-1}} h(x)} \cdot \left(-L_f^{\delta} h(x) + \nu \right)$$
(6.49)

caz la sistemul liniar:

$$y^{(\delta)}(t) = v(t) \tag{6.50}$$

Principiul conducerii liniarizante consta in gasirea unei legi de comanda u, care este in general o functie neliniara, astfel incat eroarea de urmarire $y^* - y$ sa verifice o ecuatie diferentiala liniara stabila, prespecificata, numita *model etalon* sau *model de referinta*. Practic se impune o evolutie liniara a erorii de reglare, asa cum este prezentat si in Figura 6.40.



Fig. 6.40. Variatia dorita a erorii de reglare

Comanda liniarizanta exacta obtinuta prin aceasta procedura trebuie modificata atunci cand apar incertitudini parametrice prin inlocuirea parametrilor necunoscuti cu valorile lor estimate obtinute cu ajutorul estimatoarelor parametrilor. Se obtine in acest caz o *comanda liniarizanta adaptiva*.

b) Rezultate obtinute prin simulare numerica

Fie procesul de tratare a apelor uzate cu nămol activ identificat in cadrul paragrafului 4.2 si descris de ecuațiile:

$$\frac{dX}{dt} = \mu X - D(1+r) X + rDX_r$$
(6.51)

$$\frac{dS}{dt} = -\frac{\mu}{Y}X - D(1+r)S + DS_{in}$$
(6.52)

$$\frac{dX_r}{dt} = D(1+r)X - rDX_r \tag{6.53}$$

$$\mu = \mu_{\max} \frac{S}{K_s + S} \frac{DO}{K_{DO} + DO}$$
(6.54)

Acest sistem neliniar poate fi scris sub forma (6.33) – (6.34) prin considerarea urmatoarelor functii neliniare f(), g(), h():

$$\mu X$$

$$f(x) = -\frac{\mu X}{Y}$$

$$0$$

$$(6.55)$$

$$g(x) = -(1+r)X + rX_r$$

$$g(x) = -(1+r)S + S_{in}$$

$$(1+r)X - \beta X_r$$

$$h(x) = S \tag{6.56}$$

Se calculeaza derivatele Lie si rezulta:

 $L_f^0 h(x) = h(x) = S$

$$-(1+r)X + rX_{r}$$

$$L_{g}L_{f}^{0}h(x) = L_{g}h(x) = \frac{h}{x}g(x) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} -(1+r)S + S_{in} = -(1+r)S + S_{in} = 0$$

$$(1+r)X - \beta X_{r}$$

II V

$$L_{f}h(x) = \frac{h}{x}f(x) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} - \frac{\mu X}{Y} = -\frac{\mu X}{Y}$$

Termenul $L_g L_f^0 h(x)$ este diferit de 0 deoarece se face presupunerea ca in bazinul aerat $S < S_{in}$ (apa are o incarcare mai mica decat a influentului). In aceste conditii, gradul relativ al sistemului este $\delta = 1$, iar comanda data de ecuatia (6.49) va fi:

$$u(t) = \frac{1}{S_{in} - (1+r)S} - \frac{\mu X}{Y} + v$$
(6.57)

In continuare se impune ca eroarea de reglare să scadă în acord cu un sistem liniar de ordinul întâi:

$$\frac{d(S_{ref} - S)}{dt} = -\lambda(S_{ref} - S) \tag{6.58}$$

unde $\lambda > 0$ este polul sistemului ce impune dinamica erorii.

Tinand cont de (6.57) si (6.58) rezulta comanda liniarizanta:

$$u(t) = \frac{1}{S_{in} - (1+r)S} - \frac{\mu X}{Y} + \lambda(S_{ref} - S)$$
(6.59)

Rezultatele simularii structurii de conducere proiectate sunt prezentate in Figurile 6.41 si 6.42. In Figura 6.41 este prezentata evolutia concentratiei de substrat organic din efluent in raport cu referinta impusa. Din figura se observa ca marimea de iesire are o evolutie similara cu a unui element de ordinul 1, asa cum a fost proiectata. In Figura 6.42 este prezentata evolutia debitului de alimentare cu influent, prin intermediul careia se comanda procesul. Initial legea de comanda proiectata aduce comanda la valoarea 0, determinand o scadere accentuata a valorii substratului organic. Dupa ce este atinsa referinta, comanda va lua valori din ce in ce mai mari. Explicatia este data de faptul ca este nevoie de o cantitate mai mare de influent pentru a contrabalansa tendinta naturala de scadere a concentratiei substratului organic.



Fig. 6.41. Evolutia concentratiei de substrat organic (linie continua) in raport cu referinta (linie intrerupta)



Fig. 6.42. Evolutia debitului de alimentare cu influent

In cazul in care variabilele de stare sau parametrii ce apar in legea de comanda liniarizanta nu sunt masurabili on-line se poate utiliza comanda liniarizanta adaptiva. In acest caz variabilele de stare sau parametrii nemasurabili sunt estimati prin intermediul unei observer de stare sau de parametri. In cadrul acestui studiu s-a considerat utilizarea unui observer Luenberger ce a fost proiectat in cadrul paragrafului 5.1. In cazul acestui observer se considerau masurabile concentratiile de biomasa si de substrat organic estimandu-se intreg vectorul de stare. In plus tinand cont de incertitudinile ce caracterizeaza procesul s-a inclus in legea de comanda liniarizanta un integrator ce are rolul de a conferi robustete acestei legi de comanda. In acest caz legea de comanda liniarizanta adaptiva va avea urmatoarea forma:

$$u(t) = \frac{1}{S_{in} - (1+r)S} \quad \frac{\mu \dot{X}}{Y} + \lambda_1 (S_{ref} - S) + \lambda_2 \quad (S_{ref} - S)dt$$
(6.60)

unde \hat{X} este biomasa estimata cu ajutorul observerului, iar $\lambda_1, \lambda_2 > 0$ sunt polii sistemului ce impune dinamica erorii.

Se face observatia ca, in acest caz, prin introducerea elementului integrator, dinamica erorii va fi cea a unui element de ordin 2. In continuare s-au considerat parametrii: $\lambda_1 = 0.01$, $\lambda_2 = 0.0005$. Rezultatele simularii legii proiectate anterior sunt prezentate in Figurile 6.43 -6.45. Figura 6.43 contine evolutiile substratului modelului si ale observerului in raport cu referinta impusa. Din Figura 6.43 se observa o buna convergenta a observerului, precum si atingerea referintei impuse. In Figura 6.44 este prezentata evolutia biomasei, model si estimatia sa, iar in Figura 6.45 evolutia debitului de alimentare cu influent.



Fig. 6.43. Evolutia concentratiei de substrat organic: linie continua – model, linie punctata – estimatie si linie intrerupta – referinta impusa



Fig. 6.44. Evolutia concentratiei de biomasa: linie continua – model, linie punctata – estimatie



Fig. 6.45. Evolutia debitului de alimentare cu influent

Activitatea VII.2:

Elaborarea unor legi de conducere care sa satisfaca cerintele formulate in normativele legale cu validare pe statie pilot

In cadrul acestei activitati au fost implementate pe statia pilot unele din legile de conducere investigate in cadrul activitatii anterioare: control utilizand regulator de tip PI, controlul robust utilizand metoda QFT, controlul liniarizant adaptiv. In aceste experimente au fost Universitatea "Dunarea de Jos" Galati - Capitolul 6: Studiul si elaborarea unor legi de conducere care

sa satisfaca cerintele de performanta pentru procesele de epurare biologica vizate principalele marimi ce descriu procesul de epurare biologica a apelor uzate cu namol activ: oxigenul dizolvat, substratul organic si biomasa din bazinul aerat.

6.4 Controlul concentratiei de oxigen dizolvat in bazinul aerat

6.4.1 Controlul clasic utilizand regulator de tip PI

a) Controlul concentratiei de oxigen dizolvat pentru procesul de tratare a apelor uzate din industria laptelui

Pe parcursul experimentului 7 a fost implementat pe statia pilot un regulator de tip PI pentru controlul concentratiei de oxigen dizolvat. Marimea de comanda este debitul de aer ce se insufla in bazinul aerat. Parametrii regulatorului PI au fost: $K_P = 3$ si $T_I = 0.002$. Comanda difera de cea proiectata in paragraful 6.2.1 (K_P a fost micsorat de la 5 la 3) pentru ca s-a dorit o comanda care sa nu forteze marimea de comanda (tinand cont de limitarile privind capacitatea compresorului existent la acel moment). Rezultatele obtinute sunt prezentate in Figurile 6.46 si 6.47. In Figura 6.46 este prezentata evolutia oxigenului dizolvat (linie continua) in raport cu referinta impusa. Din figura rezulta ca referinta impusa este urmarita, dar exista o intarziere destul de mare intre momentul stabilirii referintei si pana cand aceasta este atinsa. In Figura 6.47 este prezentata evolutia marimii de comanda, debitul de aer. Din figura se observa ca in cazul in care se doreste obtinerea unei referinte constante, iar procesul este in plina dezvoltare (crestere a biomasei), necesarul de debit de aer va fi din ce in ce mai mare.



Fig. 6.46. Evolutia concentratiei de oxigen dizolvat:

<u>Universitatea "Dunarea de Jos" Galati – Capitolul 6: Studiul si elaborarea unor legi de conducere care</u> <u>sa satisfaca cerintele de performanta pentru procesele de epurare biologica</u> linie continua – statie pilot, linie punctata – referinta

In continuare a fost realizata o reacordare a parametrilor regulatorului PI pentru obtinerea unei evolutii mai rapide a marimii de comanda. Astfel, pe toata durata experimentului 8 statia pilot a avut implementat un regulator de tip PI cu urmatorii parametri: $K_P = 5$ si $T_I = 0.005$. Rezultatele obtinute pe statia pilot sunt prezentate in Figurile 6.48 si 6.49. Din Figura 6.48 se observa ca oxigenul dizolvat ajunge mai rapid pe referinta impusa. In aceasta evaluare trebuie sa se tina cont si de faptul ca in faza initiala a experimentului, cand biomasa este in faza de adaptare la conditiile de mediu, consumul de oxigen dizolvat este foarte mic. Aceasta determina o scaderea lenta a acestuia, chiar daca marimea de comanda in acea zona are valoarea 0, asa cum se poate observa din Figura 6.49



Fig. 6.47. Evolutia marimii de comanda



Fig. 6.48. Evolutia concentratiei de oxigen dizolvat: linie continua – statie pilot, linie punctata – referinta



Fig. 6.49. Evolutia marimii de comanda



Fig. 6.50. Evolutia concentratiei de oxigen dizolvat: linie continua – statie pilot, linie punctata – referinta

b) Controlul concentratiei de oxigen dizolvat pentru procesul de tratare a apelor uzate din industria berii

Regulatorul PI reacordat anterior a fost implementat si pe parcursul experimentului 11, rezultatele fiind date in Figurile 6.50 si 6.51, dar si pe durata intregului experiment 4, rezultatele fiind prezentate in Figurile 6.52 si 6.53. Din Figurile prezentate se observa comportarea foarte buna a regulatorului, cu precizarea ca in cadrul experimentului 12 s-au dat mai multe referinte succesive pentru a observa comportarea regulatorului.



Fig. 6.51. Evolutia marimii de comanda



Fig. 6.52. Evolutia concentratiei de oxigen dizolvat: linie continua – statie pilot, linie punctata – referinta



Fig. 6.54. Evolutia concentratiei de oxigen dizolvat: linie continua – statie pilot, linie punctata – referinta

6.4.2 Controlul robust utilizand metoda QFT

In cadrul acestui paragraf se prezinta rezultatele obtinute prin implementarea pe statia pilot

a legii de comanda QFT proiectata in cadrul paragrafului 6.2.2. Astfel, structura de comanda formata din regulatorul dat de ecuatia (6.18) si prefiltrul dat de ecuatia (6.19) a fost folosita pentru controlul concentratiei de oxigen dizolvat in cazul utilizarii apelor din industria laptelui si a berii. Rezultatele obtinute sunt foarte bune in ambele cazuri, ceea ce justifica alegerea facuta de a utiliza un regulator robust asa cum este cel proiectat prin metoda QFT.

a) Controlul concentratiei de oxigen dizolvat pentru procesul de tratare a apelor uzate din industria laptelui

Pe parcursul Experimentului 9 a fost utilizat structura de reglare QFT, rezultatele fiind prezentate in Figurile 6.54 si 6.55.



Fig. 6.55. Evolutia marimii de comanda



Fig. 6.56. Evolutia concentratiei de oxigen dizolvat: linie continua – statie pilot, linie punctata – referinta

b) Controlul concentratiei de oxigen dizolvat pentru procesul de tratare a apelor uzate din industria berii

Pe durata intregului Experiment 12 a fost utilizat structura de reglare QFT, rezultatele fiind prezentate in Figurile 6.54 si 6.55. In cadrul acestui experiment s-a folosit un filtru on-line pentru oxigen dizolvat avand o constanta de timp mai mica (T = 10, fata de T = 20 cat a fost in cazul celuilalt experiment). In aceste conditii, atat marimea de iesire, cat si cea de comanda sunt mai puternic afectate de zgomot, dar au o dinamica mai rapida.



Fig. 6.57. Evolutia marimii de comanda

6.5 Controlul concentratiei de substrat organic

6.5.1 Controlul liniarizant adaptiv

In cadrul Experimentului 14 s-a incercat tehnica de control liniarizant adaptiv. Din pacate in absenta unui senzor pentru masurarea concentratiei de substrat organic aceasta metoda nu a dat rezultatele asteptate. Astfel, a fost implementat controlul liniarizant adaptiv proiectat in cadrul paragrafului 6.3.2, dar in care observerul Luenberger are ca marime masurabila doar concentratia de biomasa din bazinul aerat. Rezultatele obtinute sunt prezentate in Figurile 6.58 - 6.60.

In Figura 6.58 este prezentata evolutia concentratiei de biomasa din statia pilot (linie continua) si cea data de observer (linie punctata), in Figura 6.59 este prezentata evolutia substratului (linie continua) in raport cu referinta impusa (linie punctata), iar in Figura 6.60 este data evolutia comenzii. Din Figura se observa ca problema nu este legea de control propriu-zisa, ci functionarea observerului. Astfel, legea de control actioneaza in sensul opririi alimentarii cand concentratia de substrat estimat este mult peste referinta si in sensul alimentarii la maxim atunci cand aceasta scade mult sub referinta.



Fig. 6.58. Evolutia concentratiei de biomasa din bazinul aerat: linie continua – statie pilot, linie punctata – observer



Fig. 6.59. Evolutia concentratiei de substrat organic: linie continua – statie pilot, linie punctata – referinta



Fig. 6.60. Evolutia marimii de comanda

Motivatia neconvergentei observerului este sensibilitatea deosebita a modelului utilizat fata de concentratia de substrat organic. Acest lucru poate fi observat si din analiza valorilor matricei de observabilitate si a vectorului de castig al observerului la un moment dat. Astfel, din valorile prezentate mai jos se observa ca determinantul matricei de observabilitate este apropiat de 0, sistemul apropiindu-se de unul neobservabil. Vectorul de castig are a doua componenta, cea care apare in ecuatia substratului, foarte mare in raport cu prima, cea care apare in ecuatia biomasei. Se ajunge ca la erori de biomasa destul de mici corectia data estimarii de substrat sa fie totusi importanta, ceea ce conduce in timp la neconvergenta observerului.

```
1.0e-004 *
A =
  -0.26153688153375
                       0.00467707083949
                                            0.39682539682540
  -0.16911064411456
                      -0.40267173537476
                                                            \cap
   0.39682539682540
                                       0
                                          -0.39682539682540
C =
     1
           0
                  0
0 =
   1.00000000000000
                                       0
                                                            \cap
  -0.00002615368815
                       0.0000046770708
                                           0.00003968253968
   0.0000000225081
                      -0.000000003107
                                          -0.0000000261255
det(0) =
    1.085069029641680e-017
```

<u>Universitatea "Dunarea de Jos" Galati – Capitolul 6: Studiul si elaborarea unor legi de conducere care</u> <u>sa satisfaca cerintele de performanta pentru procesele de epurare biologica</u> -0.00008388117915 0.12763594945612 -0.00138512922961

In aceste conditii, este necesara o alta abordare pentru a permite totusi implementarea controlului liniarizant. Aceasta abordare va fi prezentata in continuare.

6.5.2 Controlul liniarizant bazat pe model

In cadrul aceluiasi experiment 14 a fost implementata pe statia pilot o lege de control liniarizant bazat pe model. Astfel, tinand cont ca in legea de comanda liniarizanta data de ecuatia (6.60) apare doar biomasa din bioreactorul aerat nu este necesar un observer. Astfel, se va folosi in legea de comanda valoarea biomasei preluata de la senzorul on-line, in timp ce substratul va fi considerat cel dat de modelul identificat in paragraful 4.2. Validarea metodei de conducere propuse se va face prin masuratori off-line ale probelor de apa uzate prelevate la fiecare 30 min. de la statia pilot.

Rezultatul privind concentratia de substrat organic dat de model este prezentat in Figura 6.61, iar comanda ce se aplica pe statia pilot este prezentata in Figura 6.62.



Fig. 6.61. Evolutia concentratiei de substrat organic: linie continua – model, linie punctata – referinta



Fig. 6.62. Evolutia marimii de comanda

Rezultatele obtinute prin masuratorile on-line pe parcursul implementarii legii de control liniarizant bazata pe model sunt prezentate in Tabelul 6.1. Din tabel se observa ca strategia de control propusa conduce la rezultate bune, masuratorile facute off-line fiind foarte apropiate de cele obtinute pe baza de model.

Tabel 6.1		
		CCO
Proba	Ora	[mg/l]
S0	11:15	1278
S1	11:45	1014
S2	12:20	964
S3	12:50	1020

6.6 Strategie de control bazata pe concentratia de biomasa din bazinul aerat

In cadrul instalatiilor de tratare a apelor uzate exista posibilitatea prevederii unui bazin colector al namolului sedimentat in decantor. O parte din acest namol se recircula, cealalta parte, considerata excedentara, se elimina din instalatie. In aceste conditii, apare ca fireasca posibilitatea controlului concentratiei de biomasa din bazinul aerat, marimea de comanda fiind cantitatea de namol ce se readuce in sistem dupa decantare. Instalatia pilot nu are prevazut un astfel de bazin. Totusi a fost implementat cu succes un regulator de tip PI pentru controlul concentratiei biomasei. Marimea de comanda adoptata a fost debitul de recirculare din bazinul de decantare. In acest caz rezultatele sunt bune doar pe scurte durate (cateva ore), cat concentratia de biomasa din partea inferioara a decantorului este aproximativ constanta. In cazul prezentei bazinului de colectare a namolului, aceste rezultate pot fi extinse practic pe

intreaga perioada de functionare a statiei.

Controlul concentratiei de biomasa din bazinul aerat determina posibilitatea adoptarii unei metode experimentale de alimentare a statiei pilot cu influent. Astfel, in literatura de specialitate este prezentata metoda de alimentare a instalatiei pentru mentinerea constanta a indicelui de incarcarea organica a namolului (I_{on}). Acest indice se defineste ca fiind raportul dintre cantitatea de nutrienti din substrat si cantitatea de biomasa formata. Practic se determina cantitatea de substrat ce poate fi adusa in statie (ca debit si concentratie) astfel incat biomasa existenta sa o poate consuma cu randament mare.

Cele doua abordari conduc la urmatoarea idee ce va fi propusa in cadrul activitatii de proiectare a unor statii pilot pe baza rezultatelor obtinute in cadrul grantului. Pe baza debitului de alimentare cu apa uzata si a concentratia de substante organice biodegradabile din apa uzata se determina concentratia de biomasa ce trebuie sa existe in bazinul aerat. Aceasta concentratie va fi apoi mentinuta constanta pe baza unui regulator ce are ca marime de comanda cantitatea de biomasa ce trebuie recirculata.

6.6.1 Controlul concentratiei de biomasa din bazinul aerat

In cadrul experimentului 14 a fost utilizat un regulator de tip PI pentru controlul concentratiei de biomasa din bazinul aerat. Marimea de comanda utilizata este debitul de biomasa din decantor ce se aduce in bazinul aerat. Parametrii regulatorului PI au fost: $K_P = 5$ si $T_I = 0.005$. Evolutia concentratiei de biomasa este prezentata in Figura 6.63, marimea controlata urmarind foarte bine referinta impusa.



Fig. 6.63. Evolutia concentratiei de biomasa din bazinul aerat: linie continua – statie pilot, linie punctata – referinta

In cadrul aceluiasi experiment a fost utilizat si un regulator de tip PI, prezentat in paragraful 6.4.1, pentru controlul concentratiei de oxigen dizolvat prin intermediul aerarii. Rezultatele obtinute sunt prezentate in Figurile 6.64 si 6.65. Din Figura 6.64 se observa o comportare foarte buna a marimii reglate pana la momentul de timp egal cu 850 min., cand concentratia de oxigen dizolvat scade sub valoarea impusa. Din analiza marimii de comanda, prezentata in Figura 6.65, se observa ca la momentul de timp egal cu 850 min. debitul de aer intra in saturatie, consumul de oxigen din bazinul aerat depasind capacitatea compresorului.



Fig. 6.64. Evolutia concentratiei de oxigen dizolvat: linie continua – statie pilot, linie punctata – referinta



Fig. 6.65. Evolutia marimii de comanda

6.6.2 Controlul concentratiei de biomasa din bazinul aerat

Pe parcursul intregului Experiment 15 s-a realizat mentinerea indicelui biomasa/hrana la valoarea impusa. Rezultatele obtinute pe statia pilot sunt prezentate in Figurile 6.66, evolutia debitului de alimentare a statiei pilot, si 6.67, evolutia concentratiei de biomasa din bazinul aerat. Se face precizarea ca, pe parcusul experimentului, indicele biomasa/hrana a fost modificat pentru a vedea influenta acestuia asupra eliminarii substratului organic. Acest lucru se observa in Figura 6.66 in modificarile bruste ale comenzii. Referiri ample asupra eficientei acestei metode sunt prezentate in cadrul Capitolului 3.



Fig. 6.66. Evolutia debitului de alimentare al statiei pilot



Fig. 6.67. Evolutia concentratiei de biomasa din statia pilot

Bibliografie

[Bas90] Bastin, G., Dochain, D., On-line Estimation and Adaptive Control of Bioreactors, Elsevier, 1990.

[**Bri66**] Bristol, E. H., *On a New Measure of Interactions for Multivariable Process Control*, IEEE Transaction on Automatic Control, AC-11, 1966.

[**Car02**] Caraman S., Ceangă E., Frangu L., Mencinicopschi Gh., *Modelarea și conducerea proceselor biotehnologice*, Editura Didactică și Pedagogică, București, 2002.

[Hor91] Horowitz, I.M., *Survey of Quantitative Feedback Theory (QFT)*, International Journal of Control, Vol. 53, No. 2, Pp. 255-291, 1991.

[Isi89] Isidori, A., Nonlinear Control Systems: An Introduction, 2nd Edition, Springer, 1989.

[Kat99] Katebi, M.R., Johnson, M.A., Wilke, J., *Control and Instrumentation for Wastewater Treatment Plant*, Springer-Verlag, London, 1999.

[Ols99] Olsson, G., Newell, B., *Wastewater treatment systems – modelling, diagnosis and control*, IWA Publishing, London, Great Britain, 1999.