

파라미터 불확실성 시변 시간지연 시스템에 대한 견실 H^∞ 제어

Robust H^∞ Control for Parameter Uncertain Time-varying Systems with Time-varying Delays in State and Control Input

°김기태, 김종해, 이상경, 박홍배

경북대학교 전자전기공학부

(Tel: +82-53-950-5548; Fax: +82-53-950-5505; E-mail: ktkim@palgong.kyungpook.ac.kr)

Abstracts In this paper, we present a robust H^∞ controller design method for parameter uncertain time-varying systems with disturbance and that have time-varying delays in both state and control. It is found that the problem shares the same formulation with the H^∞ control problem for systems without uncertainty. Through a certain differential Riccati inequality approach, a class of stabilizing continuous controller is proposed. For parameter uncertainties, disturbance and time-varying delays, proposed controllers stabilize the plant and guarantee an H^∞ norm bound constraint on disturbance attenuation for all admissible uncertainties. Finally a numerical example is given to demonstrate the validity of the results.

Keywords Robust H^∞ control, time-varying system, time-varying delay, differential Riccati inequality

1. 서론

시간지연은 화학공정, 유압·수압 시스템의 전송 라인, 그리고 압연시스템과 같이 다양한 공정시스템에 존재한다. 그러나 시간지연은 시스템의 안정성에 나쁜 영향을 끼칠 수 있어 문제해결에 대한 관심이 증가하고 있다[8].

따라서, 파라미터 불확실성을 포함하지 않은 시간지연 시스템에 대한 H^∞ 제어문제가 연구되고[1], 파라미터 불확실성 시간지연 시스템에 대해서도 논의되었다[3,6]. 또한 외란과 파라미터 불확실성을 동시에 고려한 시간지연 시스템에 대한 견실 H^∞ 제어문제도 다루었다[2,4,5]. 그러나 [2,5]에서는 상태지연 시스템에 대한 견실 H^∞ 제어문제가 언급되고 제어입력에 지연을 포함한 시스템의 견실 H^∞ 제어기는 [4]에 제시되었을 뿐 상태와 제어입력에 지연을 포함한 시스템에 대한 연구는 거의 없다.

[8]에서는 시변 시간지연을 가지는 시변시스템에 대한 견실 제어를 제시하고 측정출력에 시불변 시간지연을 가지는 시변 시스템에 대한 견실 H^∞ 제어기는 [7]에서 설계되었다. 그러나 시변 시간지연을 가지는 시변시스템에 대한 견실 H^∞ 제어기 설계는 알려져 있지 않다.

본 논문에서는 상태에 시변 시간지연을 가지는 페루프 시스템에 대한 안정성을 보이고 상태와 제어입력에 시변 시간지연을 가지는 파라미터 불확실성 시변시스템에 대한 견실 H^∞ 제어를 제시한다. 제안한 제어기는 미분 리카티 방정식(differential Riccati equality)의 해로 구해지는 상태궤환 제어기로 파라미터 불확실성 시변시스템을 안정시키고 모든 허용가능한 불확실성에 대해 외란 감쇠에 대한 H^∞ 노음 한계치 γ 를 보장한다.

2. 시스템의 안정화

상태에 시변 시간지연을 가지는 파라미터 불확실성 시변시스템은

$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= \hat{A}_{c1}(t)x(t) + \hat{A}_{d1}(t)x(t-d_1(t)) + \hat{A}_{d2}(t)x(t-d_2(t)) + \hat{M}(t)w(t) \\ x(t) &= \hat{C}_{c1}(t)x(t) + \hat{C}_{d1}(t)x(t-d_1(t)) + \hat{C}_{d2}(t)x(t-d_2(t)) + \hat{N}(t)w(t) \quad (1) \\ x(t) &= 0, \quad t \leq 0 \end{aligned}$$

로 표현한다. 여기에서 $x(t) \in R^n$ 는 상태, $w(t) \in R^r$ 는

$$\|w(t)\|_2 \leq \sigma \quad (2)$$

를 만족하는 외란입력을 나타낸다. 식 (2)에서 $\|\cdot\|_2$ 은 제곱 적분가능함수의 L_2 노음을 나타내고 $\sigma(>0)$ 는 상수이다.

$z(t) \in R^p$ 는 제어된 출력을 나타내고 시간지연은

$$0 \leq d_i(t) < \infty, \quad d_i(t) \leq \beta_i < 1, \quad i = 1, 2 \quad (3)$$

을 만족하는 시변함수이다. 식 (3)에서 β_i 는 시변 시간지연의 미분에 대한 상한치를 나타낸다.

식 (1)의 시스템행렬에 대한 표현은

$$\begin{aligned} \hat{A}_{c1}(t) &= A_{c1}(t) + \Delta A_{c1}(t), & \hat{M}(t) &= M(t) + \Delta M(t), \\ \hat{A}_{d1}(t) &= A_{d1}(t) + \Delta A_{d1}(t), & \hat{A}_{d2}(t) &= A_{d2}(t) + \Delta A_{d2}(t), \\ \hat{C}_{c1}(t) &= C_{c1}(t) + \Delta C_{c1}(t), & \hat{N}(t) &= N(t) + \Delta N(t), \\ \hat{C}_{d1}(t) &= C_{d1}(t) + \Delta C_{d1}(t), & \hat{C}_{d2}(t) &= C_{d2}(t) + \Delta C_{d2}(t) \end{aligned} \quad (4)$$

로 시변 공칭행렬과 시변 불확실성행렬로 나누어지고 식 (4)에서 $A_{c1}(t)$, $M(t)$, $A_{d1}(t)$, $A_{d2}(t)$, $C_{c1}(t)$, $N(t)$, $C_{d1}(t)$ 와 $C_{d2}(t)$ 는 공칭시스템의 시변행렬이고 불확실성행렬은

$$\begin{bmatrix} \Delta A_{c1}(t) & \Delta M(t) & \Delta A_{d1}(t) & \Delta A_{d2}(t) \\ \Delta C_{c1}(t) & \Delta N(t) & \Delta C_{d1}(t) & \Delta C_{d2}(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} H_1 \\ H_2 \end{bmatrix} F(t) [E_1 \ E_2 \ E_3 \ E_4] \quad (5)$$

의 정합조건을 만족한다. 여기에서 H_1, H_2, E_1, E_2, E_3 와 E_4 는 상수행렬이고 $F(t)$ 는

$$F(t) \in \Omega := \{F(t) : F(t)^T F(t) \leq I, \text{ the elements of } F(t) \text{ are Lebesgue measurable}\} \quad (6)$$

을 만족하는 미지의 행렬이다.

이 절의 목적은 시스템을 안정시키고 H^∞ 노음을 γ 보다 작거나 같게 하는 것이다. 즉, 초기조건 $x(t) = 0, t \in [-d_i(t), 0], d_i(t) > d_i(t)$ 에서 시스템을 안정시키고

$$\|z(t)\|_2 \leq \gamma \|w(t)\|_2, \quad \forall w(t) \in L_2[0, \infty) \quad (7)$$

을 만족하는 것이다.

파라미터 불확실성과 시변 시간지연을 가지는 식 (1)의 페루프 시스템에서 H^∞ 노음 한계치 γ 로 자승적 안정성(quadratic stability)을 보장하는 리아푸노프 함수(Lyapunov functional)는

$$V(t) = x(t)^T P(t)x(t) + \int_{t-d_i(t)}^t x(\theta)^T S_1(\theta)x(\theta)d\theta + \int_{t-d_i(t)}^t x(\tau)^T P(\tau)B(\tau)S_2(\tau)^{-1}B(\tau)^T P(\tau)x(\tau)d\tau \quad (8)$$

이다. 여기에서 $P(t)$ 와 $S_i(t), i = 1, 2$ 는 양한정 대칭행렬이고 $B(t)$ 는 시스템행렬이다. 식 (8)에 대해 식 (1)의 자승적 안정성은 보조정리 1에서 유도한다.

보조정리 1 : 파라미터 불확실성 시변 시간지연 시스템인 식 (1)을 고려한다. 페루프 시스템에서 어떤 양한정 대칭행렬 $P(t)$ 와 $S_{ii}(t), i = 1, 2$ 에 대해

$$\begin{bmatrix} I & C_{ci}(t) & \hat{N}(t) & C_{ci}(t) & \hat{C}_{2i}(t) \\ C_{ci}(t)^T & -O(t) & -P(t)\hat{M}(t) & -P(t)\hat{A}_{di}(t) & -P(t)\hat{A}_{2i}(t) \\ \hat{N}(t)^T & -\hat{M}(t)^T P(t) & \gamma^2 I & 0 & 0 \\ C_{ai}(t)^T - \hat{A}_{di}(t)^T P(t) & 0 & \alpha_1(t)S_{11}(t) & 0 & 0 \\ C_{2i}(t)^T - \hat{A}_{2i}(t)^T P(t) & 0 & 0 & \alpha_2(t)S_{22}(t) & 0 \end{bmatrix} > 0 \quad (9)$$

가 존재하면 페루프 시스템 (1)은 자승적으로 안정하고 H^∞ 노음이 γ 보다 작거나 같다. 여기서

$$O(t) = -\dot{P}(t) - \hat{A}(t)^T P(t) - P(t)\hat{A}(t) - S_1(t) - P(t)B(t)S_2^{-1}(t)B(t)^T P(t), \quad (10)$$

$$\alpha_i(t) = 1 - d_i(t), \quad i = 1, 2,$$

$$S_{ii}(t) = S_i(1 - d_i(t)), \quad i = 1, 2,$$

$$S_{22}(t) = P(t - d_2(t))B(t - d_2(t))S_{22}(t)^{-1}B(t - d_2(t))^T P(t - d_2(t))$$

으로 정의하고 $\gamma(>0)$ 는 임의의 값이다. ■

보조정리 1에서 제어된 출력이 현재 상태에만 의존하는 경우 식 (9)는 미분 리카티 부동식

$$\begin{aligned} & \dot{P}(t) + \hat{A}_{ci}(t)^T P(t) + P(t)\hat{A}_{ci}(t) \\ & + P(t)\left[\frac{1}{\gamma^2}\hat{M}(t)\hat{M}(t)^T + \alpha_1(t)^{-1}\hat{A}_{di}(t)S_{11}(t)^{-1}\hat{A}_{di}(t)^T + \alpha_2(t)^{-1}\hat{A}_{2i}(t)S_{22}(t)^{-1}\hat{A}_{2i}(t)^T\right]P(t) \\ & + S_1(t) + P(t)B(t)S_2(t)^{-1}B(t)^T P(t) + \hat{C}_{ci}(t)^T \hat{C}_{ci}(t) \leq 0 \end{aligned} \quad (11)$$

을 유도한다.

보조정리 2 : 정합조건 (5)와 (6)을 만족하는 페루프 시스템 (1)에 대해

$$\begin{bmatrix} I & 0 & C_{ci}(t) & \hat{M}(t) & \gamma\lambda H_2 & C_{ci}(t) & \hat{C}_{2i}(t) \\ 0 & I & \frac{1}{\lambda}E_1 & \frac{1}{\lambda}E_2 & 0 & \frac{1}{\lambda}E_3 & \frac{1}{\lambda}E_4 \\ C_{ci}(t)^T \frac{1}{\lambda}E_1^T & -O(t) & -P(t)\hat{M}(t) & -\gamma\lambda P(t)H_1 & -P(t)A_{di}(t) & -P(t)A_{2i}(t) \\ \hat{M}(t)^T \frac{1}{\lambda}E_2^T & -\hat{M}(t)^T P(t) & \gamma^2 I & 0 & 0 & 0 & 0 \\ \gamma\lambda H_2^T & 0 & -\gamma\lambda H_1^T P(t) & 0 & \gamma^2 I & 0 & 0 \\ C_{ai}(t)^T \frac{1}{\lambda}E_3^T & -A_{di}(t)^T P(t) & 0 & 0 & 0 & \alpha_1(t)S_{11}(t) & 0 \\ \hat{C}_{2i}(t)^T \frac{1}{\lambda}E_4^T & -A_{2i}(t)^T P(t) & 0 & 0 & 0 & 0 & \alpha_2(t)S_{22}(t) \end{bmatrix} > 0 \quad (12)$$

를 만족하는 양한정 대칭행렬 $P(t), S_{ii}(t), i = 1, 2$ 와 $\lambda(>0)$ 가 존재하는 것과 H^∞ 노음 한계치 γ 로 자승적으로 안정하다는 것은 필요충분관계에 있다.

증명 : 증명은 [5]와 유사하므로 생략한다. ■

보조정리 1과 2에서 식 (9)와 (12)는 같은 구조를 가지고 있다. 따라서 식 (12)는 파라미터 불확실성이 없는 시스템에 적용할 수 있다.

보조정리 3 : 파라미터 불확실성행렬이 없는 시스템

$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= A(t)x(t) + A_{di}(t)x(t-d_i(t)) \\ &+ A_{2i}(t)x(t-d_2(t)) + [M(t) \quad \gamma\lambda H_1] \begin{bmatrix} w(t) \\ \hat{w}(t) \end{bmatrix} \end{aligned} \quad (13)$$

$$\begin{aligned} z(t) &= \begin{bmatrix} C_{ci}(t) \\ \frac{1}{\lambda}E_1 \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} C_{ai}(t) \\ \frac{1}{\lambda}E_3 \end{bmatrix} x(t-d_1(t)) \\ &+ \begin{bmatrix} C_{2i}(t) \\ \frac{1}{\lambda}E_4 \end{bmatrix} x(t-d_2(t)) + \begin{bmatrix} N(t) & \gamma\lambda H_2 \\ \frac{1}{\lambda}E_2 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} w(t) \\ \hat{w}(t) \end{bmatrix} \end{aligned}$$

이 λ 에 대해 H^∞ 노음 한계치 γ 로 안정하다는 것과 식 (4)와 (5)를 만족하는 페루프 시스템 (1)이 H^∞ 노음 한계치 γ 로 자승적으로 안정하다는 것은 필요충분관계에 있다. ■

3. 제어기 설계

상태와 제어입력에 시변 시간지연을 가지는

$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= \hat{A}(t)x(t) + \hat{A}_{di}(t)x(t-d_1(t)) + \hat{B}(t)u(t) \\ &+ \hat{B}_{2i}(t)u(t-d_2(t)) + \hat{M}(t)w(t) \end{aligned} \quad (14)$$

$$z(t) = \hat{C}(t)x(t) + \hat{D}(t)u(t)$$

$$x(t) = 0, \quad t \leq 0$$

의 파라미터 불확실성 시변시스템을 고려하자.

식 (14)에서 $x(t), u(t), w(t)$ 와 $z(t)$ 는 각각 상태, 제어입력, 외란입력 그리고 제어된 출력을 나타낸다. 그리고 시간지연은 식 (3)을 만족한다. 시스템행렬은 식 (4)~(6)과 유사한 조건을 만족한다.

파라미터 불확실성과 시변 시간지연을 가지는 식 (14)의 시

시스템에 대해 자승적 안정성과 H^∞ 노음 한계치 γ 를 보장하는 상태피환 제어기

$$u(t) = -S_2(t)^{-1}B(t)^T P(t)x(t) \quad (15)$$

를 제안한다. 따라서 식 (14)와 (15)로 이루어지는 페루프 시스템을 안정시키고 H^∞ 노음 한계치 γ 를 보장하기 위한 충분조건을 조사한다. 제안한 상태피환 제어기의 타당성을 보이기 위해 보조정리 1의 충분조건을 이용한다.

정리 4 : 파라미터 불확실성 시변 시간지연 시스템인 식 (14)를 고려한다. 미분 리카타 방정식

$$\begin{aligned} & \dot{P}(t) + A(t)^T P(t) + P(t)A(t) \\ & - C(t)^T D(t) S_2(t)^{-1} B(t)^T P(t) - P(t)B(t) S_2(t)^{-1} D(t)^T C(t) \\ & + P(t)Q(t)P(t) \\ & + S_1(t) + C(t)^T C(t) + \|H_2^T H_2\| E_1^T E_1 + R(t) = 0 \end{aligned} \quad (16)$$

이 양한정 대칭행렬 $P(t)$ 를 해로 가지게 하는 상수 $\rho > 0$ 와 양한정 대칭행렬 $R(t)$ 가 존재하면 시변 시간지연과 파라미터 불확실성을 가지는 시스템을 자승적으로 안정시키고 H^∞ 노음 한계치 γ 를 보장한다. 식 (16)에서

$$\begin{aligned} Q(t) = & B(t)S_2(t)^{-1}D(t)^T D(t)S_2(t)^{-1}B(t)^T - B(t)S_2(t)^{-1}B(t)^T \\ & + \frac{1}{\gamma^2} M(t)M(t)^T + A_{\alpha}(t) S_{11}(t)^{-1}A_{\alpha}(t)^T + B_{\alpha}(t) S_{22}(t)^{-1}B_{\alpha}(t)^T \\ & + \rho(2 + \frac{1}{\gamma^2}) H_1 H_1^T \\ & + \frac{1}{\rho} [\frac{1}{\gamma^2} M(t)E_2^T E_2 M(t) - B(t)S_2(t)^{-1}E_4^T E_4 S_2(t)^{-1}B(t)^T \\ & + A_{\alpha}(t) S_{11}(t)^{-1}E_3^T E_3 S_{11}(t)^{-1}A_{\alpha}(t)^T \\ & + B_{\alpha}(t) S_{22}(t)^{-1}E_5^T E_5 S_{22}(t)^{-1}B_{\alpha}(t)^T] \\ & + \|H_2^T H_2\| B(t)S_2(t)^{-1}E_4^T E_4 S_2(t)^{-1}B(t)^T \\ & + [\frac{1}{\gamma^2} \|E_2 E_2^T\| + \|E_3 S_{11}(t)^{-1}E_3^T\| \\ & + \|E_5 S_{22}(t)^{-1}E_5^T\|] H_1 H_1^T \\ & - \rho \|H_2^T H_2 H_2^T H_2\| B(t)S_2(t)^{-1}E_4^T E_4 S_2(t)^{-1}B(t)^T \end{aligned} \quad (17)$$

이다.

증명 : 식 (14)에 대한 리아푸노프 함수는 식 (8)을 이용한다. 식 (14)의 해에 대한 리아푸노프 함수의 미분치는

$$\begin{aligned} \dot{V}(t) = & \dot{x}(t)^T P(t)x(t) + x(t)^T \dot{P}(t)x(t) + x(t)^T P(t)\dot{x}(t) \\ & + x(t)^T S_1(t)x(t) \\ & - (1 - d_1(t))x(t - d_1(t))^T S_1(t - d_1(t))x(t - d_1(t)) \\ & + x(t)^T P(t)B(t)S_2(t)^{-1}B(t)^T P(t)x(t) \\ & - (1 - d_2(t))x(t - d_2(t))^T P(t - d_2(t))B(t - d_2(t)) \\ & \times S_2(t - d_2(t))^{-1}B(t - d_2(t))^T P(t - d_2(t))x(t - d_2(t)) \end{aligned} \quad (18)$$

이 된다. 입력이 영이고

$$\xi(t)^T = [x(t)^T \ x(t - d_1(t))^T] \quad (19)$$

로 두면

$$\dot{V}(t) = \xi(t)^T \begin{bmatrix} \tilde{O}(t) & P(t) \hat{A}_{\alpha}(t) \\ \hat{A}_{\alpha}(t)^T P(t) & -\alpha_1(t) S_{11}(t) \end{bmatrix} \xi(t) < 0 \quad (20)$$

이 되며 시스템의 자승적 안정성을 나타낸다.

초기치를 영으로 두고 임의의 $w(t) \in L_2[0, \infty)$ 에 대해

$$J = \int_0^{\infty} [z(t)^T z(t) - \gamma^2 w(t)^T w(t) + \dot{V}(t)] dt - V(\infty) \quad (21)$$

로 표현한다. 식 (21)은

$$J \leq \int_0^{\infty} [z(t)^T z(t) - \gamma^2 w(t)^T w(t) + \dot{V}(t)] dt \quad (22)$$

를 만족하며

$$\begin{aligned} & P(t) + \hat{A}(t)^T P(t) + P(t) \hat{A}(t) \\ & - \hat{C}(t)^T \hat{D}(t) S_2(t)^{-1} B(t)^T P(t) - P(t)B(t) S_2(t)^{-1} \hat{D}(t)^T \hat{C}(t) \\ & + P(t) [B(t)S_2(t)^{-1}B(t)^T \\ & - B(t)S_2(t)^{-1} \hat{B}(t)^T - \hat{B}(t)S_2(t)^{-1}B(t)^T \\ & + B(t)S_2(t)^{-1} \hat{D}(t)^T \hat{D}(t)S_2(t)^{-1}B(t)^T + \frac{1}{\gamma^2} \hat{M}(t) \hat{M}(t)^T \\ & + \alpha_1(t)^{-1} \hat{A}_{\alpha}(t) S_{11}(t)^{-1} \hat{A}_{\alpha}(t)^T \\ & + \alpha_2(t)^{-1} \hat{B}_{\alpha}(t) S_{22}(t)^{-1} \hat{B}_{\alpha}(t)^T] P(t) \\ & + S_1(t) + \hat{C}(t)^T \hat{C}(t) \leq 0 \end{aligned} \quad (23)$$

으로 표현한다.

$$S_{ii}(t) = (1 - \beta_i) S_{ii}(t) \leq (1 - d_i(t)) S_{ii}(t), \quad i = 1, 2 \quad (24)$$

를 만족하는 $S_{ii}(t)$ 가 존재하며 정합조건과 임의의 행렬 X 와 Y 에 대해

$$X^T Y + Y^T X \leq \rho X^T X + \frac{1}{\rho} Y^T Y, \quad \text{for any } \rho > 0 \quad (25)$$

를 이용하여 식 (17)을 이끌어낸다. ■

4. 예제

불확실성과 시변 시간지연을 가지는 시스템

$$\begin{aligned} A(t) = & \begin{bmatrix} -3 + \frac{2}{1+t} & 2 \\ 0 & -1 + \frac{1}{1+t} \end{bmatrix}, \quad B(t) = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix}, \\ A_{\alpha}(t) = & \begin{bmatrix} -0.3 + \frac{0.2}{1+t} & 0.2 \\ 0 & -0.1 + \frac{0.1}{1+t} \end{bmatrix}, \quad B_{\alpha}(t) = \begin{bmatrix} 0.1 \\ 0.1 \end{bmatrix}. \end{aligned} \quad (26)$$

$$M(t) = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}, \quad C(t) = [1 \ 0], \quad D(t) = 1$$

을 고려하자. 여기에서 불확실성과 시변 시간지연 및 외란은

$$H_1 = \begin{bmatrix} 0.1 \\ 0.1 \end{bmatrix}, H_2 = \begin{bmatrix} 0.1 \\ 0.1 \end{bmatrix},$$

$$E_1 = [1 \ 1], E_2 = 1, E_3 = [0.1 \ 0.1], E_4 = 0.1, E_5 = 0.1,$$

$$F(t) = \sin t,$$

$$d_1(t) = 3 + 0.2 \sin t, \quad d_2(t) = 1 + 0.1 \cos t, \quad (27)$$

$$w(t) = \begin{cases} 0 & 0 \leq t \leq 1, t \geq 5 \\ -1 & 1 \leq t \leq 3 \\ 1 & 3 \leq t \leq 5 \end{cases}$$

로 각각 설정하고 양한정 대칭행렬과 상수는

$$S_1(t) = \begin{bmatrix} 0.5 & 0 \\ 0 & 0.5 \end{bmatrix}, \quad S_2(t) = 2, \quad \gamma = 1, \quad \rho = 0.5 \quad (28)$$

로 둔다.

시스템 (26)에서 페루프 시스템을 안정시키고 H^∞ 노음 한계치를 만족시키기 위해 식 (15)의 제어기와 함께 페루프 시스템을 구성한 후 식 (16)의 미분 리카티 방정식을 만족하는 양한정 대칭행렬 $P(t)$ 를 구한다.

룬지-쿠타 알고리즘(Runge-Kutta Algorithm)에 의한 $P(t)$ 의 수치적 해는 그림 1에 주어진다.

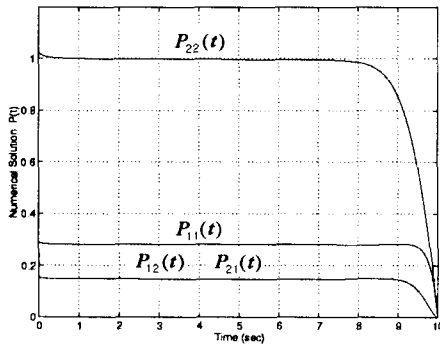


그림 1. $P(t)$ 에 대한 수치적 해

Fig. 1. Numerical solution of $P(t)$.

$P(t)$ 에 대한 상태, 제어입력 및 제어된 출력은 MATLAB의 SIMULINK를 이용하여 그림 2, 3으로 나타난다. 그림 2에서 상태 $x_1(t)$, $x_2(t)$ 가 영으로 수렴함을 알 수 있고 주어진 H^∞ 노음 한계치 γ 가 1보다 작음은 그림 3에서 알 수 있다.

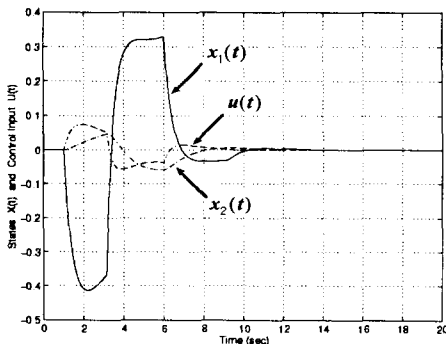


그림 2. 상태와 제어입력

Fig. 2. States $x(t)$ and control input $u(t)$.

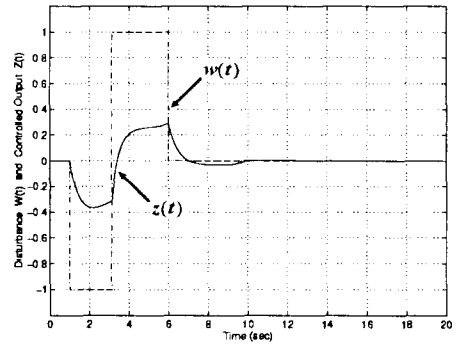


그림 3. 외란입력과 제어된 출력

Fig. 3. Disturbance $w(t)$ and controlled output $z(t)$.

5. 결론

본 논문에서는 상태와 제어입력에 시변 시간지연을 가지는 파라미터 불확실성 시변시스템에 대해 견실 H^∞ 제어를 제시하였다. 제안한 제어기는 시변 시간지연을 가지는 시변시스템을 안정시키고 모든 허용가능한 불확실성에 대해 외란 감쇠에 대한 H^∞ 노음 한계치를 보장하였고 이를 예제를 통해 확인하였다. 앞으로의 연구과제로는 성능 향상과 함께 모든 상태를 측정할 수 없는 경우에 대한 출력제한 제어로 확장하는 것이다.

6. 참고문헌

- [1] H. H. Choi and M. J. Chung, "An LMI Approach to H_∞ Controller Design for Linear Time-delay Systems," *Automatica*, vol. 33, no. 4, pp. 737-739, 1997.
- [2] J. H. Ge, P. M. Frank, and C. F. Lin, "Robust H_∞ State Feedback Control for Linear Systems with State Delay and Parameter Uncertainty," *Automatica*, vol. 32, no. 8, pp. 1183-1185, 1996.
- [3] J. H. Kim, E. T. Jeung, and H. B. Park, "Robust Control for Parameter Uncertain Delay Systems in State and Control Input," *Automatica*, vol. 32, no. 9, pp. 1337-1339, 1996.
- [4] A. Kojima, K. Uchida, E. Shimemura, and S. Ishijima, "Robust Stabilization of a System with Delays in Control," *IEEE Trans. Automat. Contr.*, vol. 39, no. 8, pp. 1694-1698, 1994.
- [5] H. Kokame, K. Konishi, and T. Mori, "Robust H_∞ Control for Linear Delay-Differential Systems with Time-Varying Uncertainties," *Proc. IEEE CDC, Kobe, Japan*, pp. 2097-2102, 1996.
- [6] M. S. Mahmoud and N. F. Al-Muthairi, "Quadratic Stabilization of Continuous Time Systems with State-Delay and Norm-Bounded Time-Varying Uncertainties," *IEEE Trans. Automat. Contr.*, vol. 39, no. 10, pp. 2135-2139, 1994.
- [7] A. Pila, U. Shaked, and C. E. de Souza, "Robust H_∞ Control of Continuous Time-Varying Linear Systems with Time Delay," *Proc. IEEE CDC, Kobe, Japan*, pp. 1368-1369, 1996.
- [8] H. Wu and K. Mizukami, "Linear and Nonlinear Stabilizing Continuous Controllers of Uncertain Dynamical Systems Including State Delay," *IEEE Trans. Automat. Contr.*, vol. 41, no. 1, pp. 116-121, 1996.