

2^{ème} année Master

TD 2 (Solution)
Théorie du Contrôle stochastique

Exercice 1

Soit le système

$$\begin{cases} dx_1(t) = x_2(t)dt + ax_2(t)dw(t) \\ dx_2(t) = x_1(t)dt + u(t)dt + bx_2(t)dw(t) \end{cases} \quad (1)$$

où a et b sont des constantes réelles.

1. Soit $x(t) = \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{pmatrix}$, alors

$$\begin{aligned} dx(t) &= \left(\begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix} u(t) \right) dt + \begin{pmatrix} 0 & a \\ 0 & b \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{pmatrix} dw(t) \\ &= (A_0x(t) + Bu(t)) dt + A_1x(t)dw(t). \end{aligned}$$

où $A_0 = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix}$, $B = \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix}$ et $A_1 = \begin{pmatrix} 0 & a \\ 0 & b \end{pmatrix}$.

2. Le système (A_0, A_1) est stable en moment d'ordre 2 si et seulement s'il existe une solution définie positive de l'équation

$$A_0^T X + X A_0 + A_1^T X A_1 + I_2 = 0$$

Soit $X = \begin{bmatrix} x_1 & x_2 \\ x_2 & x_3 \end{bmatrix}$. On a

$$\begin{aligned} &\begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix} \begin{bmatrix} x_1 & x_2 \\ x_2 & x_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} x_1 & x_2 \\ x_2 & x_3 \end{bmatrix} \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix} \\ &+ \begin{pmatrix} 0 & 0 \\ a & b \end{pmatrix} \begin{bmatrix} x_1 & x_2 \\ x_2 & x_3 \end{bmatrix} \begin{pmatrix} 0 & a \\ 0 & b \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} = 0 \\ &: \\ &\iff \begin{pmatrix} 2x_2 & x_1 + x_3 \\ x_1 + x_3 & 2x_2 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} \\ &+ \begin{pmatrix} 0 & 0 \\ 0 & a(ax_1 + bx_2) + b(ax_2 + bx_3) \end{pmatrix} = 0 \\ &\iff \begin{pmatrix} 2x_2 + 1 & x_1 + x_3 \\ x_1 + x_3 & 2x_2 + a(ax_1 + bx_2) + b(ax_2 + bx_3) + 1 \end{pmatrix} = 0 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} &\Leftrightarrow \begin{cases} 2x_2 + 1 = 0 \\ x_1 + x_3 = 0 \\ 2x_2 + a(ax_1 + bx_2) + b(ax_2 + bx_3) + 1 = 0 \end{cases} \\ &\Leftrightarrow \begin{cases} x_2 = \frac{-1}{2} \\ x_1 = -x_3 \\ -1 + a(ax_1 - b) - bx_1 + 1 = 0 \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} x_2 = \frac{-1}{2} \\ x_1 = -x_3 \\ x_1 = \frac{ab}{(a^2-b)} \end{cases} \end{aligned}$$

comme $x_1 = -x_3$ alors X ne peut pas être définie positive. Donc Le système (A_0, A_1) .n'est pas stable en moment d'ordre 2

2 .On montre tout d'abord que (A_0, A_1, B) est stabilisable. Le système (A_0, A_1, B) est stabilisable si l'équation

$$A_0Y + YA_0^T + A_1YA_1^T + \Gamma^TB^T + B\Gamma + I = 0$$

admet une solution définie positive Y et dans ce cas le contrôle $u(t) = Fx(t) = \Gamma Y^{-1}x(t)$

stabilise le système .Soit $\Gamma = \begin{pmatrix} f_1 & f_2 \end{pmatrix}$ et $Y = \begin{bmatrix} y_1 & y_2 \\ y_2 & y_3 \end{bmatrix}$. On a

$$\begin{aligned} &A_0Y + YA_0^T + A_1YA_1^T + \Gamma^TB^T + B\Gamma + I = 0 \\ &\Leftrightarrow \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix} \begin{bmatrix} y_1 & y_2 \\ y_2 & y_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} y_1 & y_2 \\ y_2 & y_3 \end{bmatrix} \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} \\ &+ \begin{pmatrix} 0 & a \\ 0 & b \end{pmatrix} \begin{bmatrix} y_1 & y_2 \\ y_2 & y_3 \end{bmatrix} \begin{pmatrix} 0 & 0 \\ a & b \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} f_1 \\ f_2 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 0 & 1 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} f_1 & f_2 \end{pmatrix} = 0 \\ &\Leftrightarrow \begin{pmatrix} 2y_2 + 1 & y_1 + y_3 \\ y_1 + y_3 & 2y_2 + 1 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} a^2y_3 & f_1 + aby_3 \\ f_1 + aby_3 & y_3b^2 + 2f_2 \end{pmatrix} = 0 \\ &\Leftrightarrow \begin{pmatrix} y_3a^2 + 2y_2 + 1 & f_1 + y_1 + y_3 + aby_3 \\ f_1 + y_1 + y_3 + aby_3 & y_3b^2 + 2f_2 + 2y_2 + 1 \end{pmatrix} = 0 \\ &\Leftrightarrow \begin{cases} y_3a^2 + 2y_2 + 1 = 0 \\ f_1 + y_1 + y_3 + aby_3 = 0 \\ y_3b^2 + 2f_2 + 2y_2 + 1 = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} y_3 = \frac{2f_2}{a^2-b^2} \\ y_1 = -f_1 - (1 + ab)y_3 = -f_1 - 2\frac{(1+ab)}{a^2-b^2}f_2 \\ y_2 = (-1 - a^2y_3)/2 = \frac{a^2}{b^2-a^2}f_2 - \frac{1}{2} \end{cases} \end{aligned}$$

pour $f_1 = 0$ et $f_2 = a^2 - b^2$, on trouve $y_3 = 2$, $y_1 = -2(1 + ab)$ et $y_2 = -a^2 - \frac{1}{2}$. ainsi si $1 + ab < 0$, alors le système (A_0, A_1, B) est stabilisable.

On cherche maintenant un contrôle stabilisant. On a

$$\begin{aligned} \Gamma Y^{-1} &= \begin{pmatrix} f_1 & f_2 \end{pmatrix} \begin{bmatrix} y_1 & y_2 \\ y_2 & y_3 \end{bmatrix}^{-1} = \begin{pmatrix} 0 & a^2 - b^2 \end{pmatrix} \begin{bmatrix} -2(1 + ab) & -a^2 - \frac{1}{2} \\ -a^2 - \frac{1}{2} & 2 \end{bmatrix}^{-1} \\ &= \begin{pmatrix} 0 & a^2 - b^2 \end{pmatrix} \begin{bmatrix} -\frac{8}{4a^4+4a^2+16ba+17} & -\frac{4a^2+2}{4a^4+4a^2+16ba+17} \\ -\frac{4a^2+2}{4a^4+4a^2+16ba+17} & \frac{8ab+8}{4a^4+4a^2+16ba+17} \end{bmatrix} \\ &= \frac{2(a^2 - b^2)}{4a^4 + 4a^2 + 16ba + 17} \begin{bmatrix} -(2a^2 + 1) & 4(ab + 1) \end{bmatrix} \end{aligned}$$

alors le contrôle

$$u(t) = \frac{2(a^2 - b^2)}{4a^4 + 4a^2 + 16ba + 17} \begin{bmatrix} -(2a^2 + 1) & 4(ab + 1) \end{bmatrix} \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{pmatrix}$$

stabilise le système.

3. Montrons que le système (A_0, A_1, B) est contrôlable. On a

$$\text{rang}(B, A_0B) = \text{rang} \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix} = 2$$

alors (A_0, B) est contrôlable et ainsi (B, A_0, A_1) est contrôlable.

4. Considérons le problème de Contrôle optimale:

$$\limsup_{T \rightarrow +\infty} E \left(\frac{1}{T} \int_0^T (x_1^2(t) + u^2(t)) dt \right) \quad (2)$$

correspondant au système (1).

a. C'est un problème de contrôle optimal à horizon infini. Pour montrer qu'il admet une solution unique on montre que (A_0, B) est stabilisable et que (G, A_0) est détectable où $G^T G = Q$.

Comme (A_0, B) est contrôlable alors, d'après les résultats de la théorie de contrôle des systèmes déterministes, le système (A_0, B) est stabilisable.

Soit

$$\begin{aligned} J &= \frac{1}{T} \int_0^T (x_1^2(t) + u^2(t)) dt \\ &= \frac{1}{T} \left(\int_0^T (x_1(t), x_2(t)) \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{pmatrix} + u^2(t) dt \right) \\ &= \frac{1}{T} \left(\int_0^T \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{pmatrix}^T Q \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{pmatrix} + Ru(t) dt \right) \end{aligned}$$

avec $Q = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 0 \end{pmatrix}$ et $R = 1$. On remarque que

$$\begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix} (1 \ 0) = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 0 \end{pmatrix}$$

alors la matrice G telle que $G^T G = Q$ est $G = \begin{pmatrix} 1 & 0 \end{pmatrix}$. Montrons que (G, A_0) est détectable.

On a

$$\text{rang} \begin{pmatrix} G \\ GA_0 \end{pmatrix} = \text{rang} \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} = 2$$

Alors (G, A_0) est observable et d'après les résultats de la théorie de contrôle des systèmes déterministes, le système (G, A_0) est détectable. (A_0, B) est stabilisable et (G, A_0) est détectable alors le problème de contrôle optimal (2) admet une solution unique.

b. Trouvons le contrôle optimal. D'après le cours, le contrôle optimal est donné par $u^*(t) = -R^{-1}B^T P x(t)$ où P est la solution de l'équation de Riccati

$$A_0^T P + P A_0 - P B R^{-1} B^T P + Q = 0$$

Soit $P = \begin{pmatrix} p_1 & p_2 \\ p_2 & p_3 \end{pmatrix}$. On a

$$\begin{aligned}
& A_0^T P + P A_0 - P B R^{-1} B^T P + Q = 0 \\
\iff & \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} p_1 & p_2 \\ p_2 & p_3 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} p_1 & p_2 \\ p_2 & p_3 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix} \\
& - \begin{pmatrix} p_1 & p_2 \\ p_2 & p_3 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix} (0 \ 1) \begin{pmatrix} p_1 & p_2 \\ p_2 & p_3 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 0 \end{pmatrix} = 0 \\
\iff & \begin{pmatrix} 2p_2 & p_1 + p_3 \\ p_1 + p_3 & 2p_2 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 1 - p_2^2 & -p_2 p_3 \\ -p_2 p_3 & -p_3^2 \end{pmatrix} = 0 \\
\iff & \begin{pmatrix} -p_2^2 + 2p_2 + 1 & p_1 + p_3 - p_2 p_3 \\ p_1 + p_3 - p_2 p_3 & 2p_2 - p_3^2 \end{pmatrix} = 0
\end{aligned}$$

$$\begin{cases} -p_2^2 + 2p_2 + 1 = 0 \\ p_1 + p_3 - p_2 p_3 = 0 \\ 2p_2 - p_3^2 = 0 \end{cases}$$

dont la solution est : $\left[\begin{array}{l} p_1 = \sqrt{2} (\sqrt{2} + 1)^{\frac{3}{2}} - \sqrt{2} \sqrt{\sqrt{2} + 1} = 3.1075, \\ p_2 = \sqrt{2} + 1, p_3 = \sqrt{2} \sqrt{\sqrt{2} + 1} \end{array} \right]$. Alors le contrôle optimal est

$$\begin{aligned}
u^*(t) &= -R^{-1} B^T P x(t) = - (0 \ 1) \begin{pmatrix} p_1 & p_2 \\ p_2 & p_3 \end{pmatrix} x(t) \\
&= - (p_2 \ p_3) x(t) = -p_2 x_1(t) - p_3 x_2(t) \\
&= -(\sqrt{2} + 1) x_1(t) - \sqrt{2} \sqrt{\sqrt{2} + 1} x_2(t)
\end{aligned}$$

5. Considérons l'équation

$$A_0^T X + X A_0 + A_1^T X A_1 + M = 0$$

On a

$$\begin{aligned}
& \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 & x_2 \\ x_2 & x_3 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} x_1 & x_2 \\ x_2 & x_3 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix} \\
& + \begin{pmatrix} 0 & 0 \\ a & b \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 & x_2 \\ x_2 & x_3 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 0 & a \\ 0 & b \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 0 \end{pmatrix} = 0 \\
\iff & \begin{pmatrix} 2x_2 + 1 & x_1 + x_3 \\ x_1 + x_3 & 2x_2 + a(ax_1 + bx_2) + b(ax_2 + bx_3) \end{pmatrix} = 0 \\
& \begin{cases} 2x_2 + 1 = 0 \\ x_1 + x_3 = 0 \\ 2x_2 + a(ax_1 + bx_2) + b(ax_2 + bx_3) \end{cases}
\end{aligned}$$

de la deuxième équation de ce système on remarque que $x_1 = -x_3$, alors X ne peut pas être définie positive.

Exercice 2

Considérons le système décrit par la paire d'équations:

$$\begin{cases} x(t) = x_0 + \sigma w(t) \\ \dot{y}(t) = \beta u(t) \\ y(0) = y_0 \end{cases}$$

où $\beta \in \mathbb{R}$, $\sigma > 0$ et $x_0, y_0 \in \mathbb{R}$. Pour $T > 0$, on considère la fonctionnelle:

$$J(u) = E \left[\frac{a}{T} \int_0^T (x(t) + y(t))^2 dt + \frac{b}{T} \int_0^T (u(t))^2 dt \right]$$

où $a, b > 0$. Soit $z(t) = x(t) + y(t)$. On a

$$\begin{cases} dz(t) = dx(t) + dy(t) = \sigma dw(t) + \beta u(t) dt \\ z(0) = x(0) + y(0) = x_0 + \sigma w(0) + y_0 = x_0 + y_0 \end{cases}$$

on obtient le système

$$\begin{cases} dz(t) = \beta u(t) dt + \sigma dw(t), t > 0 \\ z(0) = x_0 + y_0 \end{cases}$$

Pour la fonction coût on obtient

$$J(u) = E \left[\frac{a}{T} \int_0^T z(t)^2 dt + \frac{b}{T} \int_0^T (u(t))^2 dt \right]$$

alors on obtient le problème de contrôle optimal

$$\inf J(u) = E \left[\frac{a}{T} \int_0^T z(t)^2 dt + \frac{b}{T} \int_0^T (u(t))^2 dt \right]$$

sous contraintes

$$\begin{cases} dz(t) = \beta u(t) dt + \sigma dw(t), t > 0 \\ z(0) = x_0 + y_0 \end{cases}$$

C'est un problème de contrôle optimal quadratique avec

$$A = 0, B = \beta, A_1 = \sigma, Q = \frac{a}{T}, R = \frac{b}{T}$$

Le contrôle optimal est donné par

$$u^*(t) = -R^{-1} B^T P z(t)$$

où P est la solution de l'équation différentielle de Riccati

$$\dot{P}(t) + A^T P + PA - PBR^{-1}B^T P + Q = 0, P(T) = 0$$

On a

$$\dot{P}(t) + A^T P + PA - PBR^{-1}B^T P + Q = 0$$

$$\begin{aligned}
&\Leftrightarrow \dot{P}(t) - \frac{T}{b}\beta^2 P(t)^2 + \frac{a}{T} = 0 \\
&\Leftrightarrow \dot{P}(t) = \frac{T}{b}\beta^2 P^2 - \frac{a}{T} = 0 \\
&\Leftrightarrow \dot{P}(t) = \frac{T}{b}\beta^2 \left(P(t) - \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}} \right) \left(P(t) + \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}} \right)
\end{aligned}$$

On trouve

$$\begin{aligned}
&2T\frac{\beta}{b}\sqrt{\frac{b}{a}} \left(\frac{dP(t)}{P(t) - \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}} - \frac{dP(t)}{P(t) + \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}} \right) = \frac{T}{b}\beta^2 dt \\
&\left(\frac{dP(t)}{P(t) - \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}} - \frac{dP(t)}{P(t) + \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}} \right) = \frac{\beta}{2}\sqrt{\frac{a}{b}} dt \\
&\Leftrightarrow \left(\int_t^T \frac{dP(s)}{P(s) - \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}} - \int_t^T \frac{dP(s)}{P(s) + \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}} \right) = \frac{\beta}{2}\sqrt{\frac{a}{b}} \int_t^T ds \\
&\Leftrightarrow \ln \left| \frac{P(T) - \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}}{P(t) - \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}} \right| - \ln \left| \frac{P(T) + \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}}{P(t) + \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}} \right| = \frac{\beta}{2}\sqrt{\frac{a}{b}}(T-t) \\
&\Leftrightarrow \ln \left| \frac{-\frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}}{P(t) - \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}} \right| - \ln \left| \frac{\frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}}{P(t) + \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}} \right| = \frac{\beta}{2}\sqrt{\frac{a}{b}}(T-t) \\
&\Leftrightarrow \ln \left| \frac{P(t) + \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}}{P(T) - \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}} \right| = \frac{\beta}{2}\sqrt{\frac{a}{b}}(T-t) \\
&\Leftrightarrow \frac{P(t) + \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}}{P(T) - \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}}} = \exp \left(\frac{\beta}{2}\sqrt{\frac{a}{b}}(T-t) \right) \\
&\Leftrightarrow \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}} \left(1 + \exp \left(\frac{\beta}{2}\sqrt{\frac{a}{b}}(T-t) \right) \right) = \left(\exp \left(\frac{\beta}{2}\sqrt{\frac{a}{b}}(T-t) \right) - 1 \right) P(t) \\
&\Rightarrow P(t) = \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}} \left(1 + \exp \left(\frac{\beta}{2}\sqrt{\frac{a}{b}}(T-t) \right) \right) / \left(\exp \left(\frac{\beta}{2}\sqrt{\frac{a}{b}}(T-t) \right) - 1 \right)
\end{aligned}$$

Alors le contrôle optimal est

$$\begin{aligned}
u^*(t) &= -\frac{\beta T}{b}P(t)z(t) \\
&= -\sqrt{\frac{a}{b}} \left(\exp \left(\frac{\beta}{2}\sqrt{\frac{a}{b}}(T-t) \right) + 1 \right) / \left(\exp \left(\frac{\beta}{2}\sqrt{\frac{a}{b}}(T-t) \right) - 1 \right) (x(t) + y(t))
\end{aligned}$$

Le coût minimal est

$$J^* = P(0)z(0)^2 = \frac{1}{T}\frac{b}{\beta}\sqrt{\frac{a}{b}} \left(\left(\exp \left(\frac{\beta T}{2}\sqrt{\frac{a}{b}} \right) + 1 \right) / \left(\exp \left(\frac{\beta T}{2}\sqrt{\frac{a}{b}} \right) - 1 \right) \right) (x_0 + y_0)^2$$