

問 1 . 次の 2 入力 1 出力 2 次の連続時間の線形システム

$$\begin{pmatrix} \dot{x}_1(t) \\ \dot{x}_2(t) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -3 & 1 \\ 1 & -3 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} u_1(t) \\ u_2(t) \end{pmatrix}$$

$$y(t) = (1, 0) \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{pmatrix} + (0, 1) \begin{pmatrix} u_1(t) \\ u_2(t) \end{pmatrix}$$

に対して, 初期値と入力を,

$$\begin{pmatrix} x_1(0) \\ x_2(0) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \end{pmatrix}, \quad u_1(t) = \begin{cases} 0 & (t < 0) \\ 0 & (t \geq 0) \end{cases}, \quad u_2(t) = \begin{cases} 0 & (t < 0) \\ e^{-2t} & (t \geq 0) \end{cases}$$

とするとき, 状態変数  $x_1(t)$ ,  $x_2(t)$  および出力  $y(t)$  を求めよ (計算過程も示すこと)。

問 2 . 次の 1 入力 1 出力 2 次の離散時間の線形システム ( $k = 0, 1, 2, \dots$ )

$$\begin{pmatrix} x_1(k+1) \\ x_2(k+1) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & -1 \\ 1 & -\frac{3}{2} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix} u(k)$$

$$y(k) = (1, 1) \begin{pmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \end{pmatrix} + 2 \cdot u(k)$$

に対して, 初期値と入力を,

$$\begin{pmatrix} x_1(0) \\ x_2(0) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix}, \quad u(k) = \begin{cases} 0 & (k \leq 0 \text{ or } k \geq 2) \\ 1 & (k = 1) \end{cases}$$

とするとき, 出力  $y(k)$  を求めよ (計算過程も示すこと)。

ヒント:  $k \geq 2$  では  $z$  変換を使った方が楽であるが,  $k = 0, 1$  では定義式を直接的に計算した方が楽である。

問 3 . 次の問に答えよ (計算過程および説明を記すこと)。

(1) 次の線形システムが可制御であるかどうか, 可観測であるかどうか調べよ。

$$\begin{pmatrix} \dot{x}_1(t) \\ \dot{x}_2(t) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 2 \\ 1 & 3 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 2 \\ 1 \end{pmatrix} u(t)$$

$$y(t) = (1, 0) \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{pmatrix} + 3 \cdot u(t)$$

(2) 次の方程式の解の実数部分がすべて負であるかどうか, フルビッツの方法を使って調べよ。

$$f(s) \equiv s^3 + 2s^2 + 2s + 1 = 0$$

(3) 次の方程式の解の絶対値すべて 1 未満であるかどうか, 双 1 次変換とフルビッツの方法を使って調べよ。

$$g(z) \equiv 4z^3 + 2z - 1 = 0$$

問 4 . 連続時間の線形システムを記述するブロック線図の 3 つの要素に関して, その入出力関係を数式を用いて説明せよ。

さらに, 問 1 の線形システムのブロック線図を記せ。

謝辞: 問 4 は, 中谷君の問題を参考にしました (13 回目の演習による最終点への加点は, 良問多数のため, 採用・不採用だけではなく, 作成された問題に応じて行うことにしました)。

解答例

問 1 .

状態変数をラプラス変換したものは、次のように得られる。

$$\begin{aligned} \begin{pmatrix} X_1(s) \\ X_2(s) \end{pmatrix} &= \begin{pmatrix} s+3 & -1 \\ -1 & s+3 \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} s+3 & -1 \\ -1 & s+3 \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 0 \\ \frac{1}{s+2} \end{pmatrix} \\ &= \frac{1}{(s+3)(s+3)-1} \begin{pmatrix} s+3 & 1 \\ 1 & s+3 \end{pmatrix} \left( \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 0 \\ \frac{1}{s+2} \end{pmatrix} \right) \\ &= \frac{1}{(s+2)(s+4)} \begin{pmatrix} s+3 & 1 \\ 1 & s+3 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 0 \\ \frac{1}{s+2} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \frac{1}{(s+2)^2(s+4)} \\ \frac{s+3}{(s+2)^2(s+4)} \end{pmatrix} \end{aligned}$$

これを逆ラプラス変換する。 $e^{st}$  をかけて留数和を計算すればよい。

$$\begin{aligned} \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{pmatrix} &= \begin{pmatrix} \lim_{s \rightarrow -2} \frac{d}{ds} (s+2)^2 \frac{e^{st}}{(s+2)^2(s+4)} + \lim_{s \rightarrow -4} (s+4) \frac{e^{st}}{(s+2)^2(s+4)} \\ \lim_{s \rightarrow -2} \frac{d}{ds} (s+2)^2 \frac{(s+3)e^{st}}{(s+2)^2(s+4)} + \lim_{s \rightarrow -4} (s+4) \frac{(s+3)e^{st}}{(s+2)^2(s+4)} \end{pmatrix} \\ &= \begin{pmatrix} \lim_{s \rightarrow -2} \frac{te^{st}(s+4)-e^{st}}{(s+4)^2} + \lim_{s \rightarrow -4} \frac{e^{st}}{(s+2)^2} \\ \lim_{s \rightarrow -2} \frac{(e^{st}+(s+3)te^{st})(s+4)-(s+3)e^{st}}{(s+4)^2} + \lim_{s \rightarrow -4} \frac{(s+3)e^{st}}{(s+2)^2} \end{pmatrix} \\ &= \begin{pmatrix} \frac{te^{-2t}(-2+4)-e^{-2t}}{(-2+4)^2} + \frac{e^{-4t}}{(-4+2)^2} \\ \frac{(e^{-2t}+(-2+3)te^{-2t})(-2+4)-(-2+3)e^{st}}{(-2+4)^2} + \frac{(-4+3)e^{st}}{(-4+2)^2} \end{pmatrix} \\ &= \begin{pmatrix} \frac{2te^{-2t}-e^{-2t}+e^{-4t}}{4} \\ \frac{2te^{-2t}+e^{-2t}-e^{-4t}}{4} \end{pmatrix} \end{aligned}$$

出力は、

$$\begin{aligned} y(t) &= (1, 0) \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{pmatrix} + (0, 1) \begin{pmatrix} u_1(t) \\ u_2(t) \end{pmatrix} = x_1(t) + u_2(t) \\ &= \frac{2te^{-2t}-e^{-2t}+e^{-4t}}{4} + e^{-2t} = \frac{2te^{-2t}+3e^{-2t}+e^{-4t}}{4} \end{aligned}$$

問 2 .

入力を  $z$  変換した  $U(z)$  は、次のようになる。

$$U(z) = z^{-1}$$

状態変数を  $z$  変換したものは次のように与えられる。

$$\begin{aligned} \begin{pmatrix} X_1(z) \\ X_2(z) \end{pmatrix} &= z \begin{pmatrix} z-1 & 1 \\ -1 & z+\frac{3}{2} \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} x_1(0) \\ x_2(0) \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} z-1 & 1 \\ -1 & z+\frac{3}{2} \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix} U(z) \\ &= \frac{1}{(z-1)(z+\frac{3}{2})+1} \begin{pmatrix} z+\frac{3}{2} & -1 \\ 1 & z-1 \end{pmatrix} \left[ \begin{pmatrix} z \\ 0 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} z^{-1} \\ 0 \end{pmatrix} \right] \\ &= \frac{1}{(z+1)(z-\frac{1}{2})} \begin{pmatrix} z+\frac{3}{2} & -1 \\ 1 & z-1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \frac{z^2+1}{z} \\ 0 \end{pmatrix} \\ &= \begin{pmatrix} \frac{(z+\frac{3}{2})(z^2+1)}{z(z+1)(z-\frac{1}{2})} \\ \frac{(z^2+1)}{z(z+1)(z-\frac{1}{2})} \end{pmatrix} \end{aligned}$$

従って、出力を  $z$  変換した  $Y(z)$  は、次のようになる。

$$\begin{aligned} Y(z) &= (1, 1) \begin{pmatrix} X_1(z) \\ X_2(z) \end{pmatrix} + 2U(z) \\ &= \frac{(z+\frac{5}{2})(z^2+1)+2(z+1)(z-\frac{1}{2})}{z(z+1)(z-\frac{1}{2})} \\ &= \frac{z^3+\frac{9}{2}z^2+2z+\frac{3}{2}}{z(z+1)(z-\frac{1}{2})} \end{aligned}$$

逆  $z$  変換する。  $y(k)$  は、上式に  $z^{k-1}$  をかけたものの留数和となる。  $k \geq 2$  のとき、極は  $z = -1$  と  $z = \frac{1}{2}$  に 1 位の極があるだけである。従って、

$$\begin{aligned} y(k) &= \lim_{z \rightarrow -1} (z+1) \frac{z^3 + \frac{9}{2}z^2 + 2z + \frac{3}{2}}{z(z+1)(z-\frac{1}{2})} z^{k-2} + \lim_{z \rightarrow \frac{1}{2}} \left( z - \frac{1}{2} \right) \frac{z^3 + \frac{9}{2}z^2 + 2z + \frac{3}{2}}{z(z+1)(z-\frac{1}{2})} z^{k-2} \\ &= \frac{((-1)^3 + \frac{9}{2}(-1)^2 + 2(-1) + \frac{3}{2})(-1)^{k-2}}{(-1 - \frac{1}{2})} + \frac{\left( (\frac{1}{2})^3 + \frac{9}{2}(\frac{1}{2})^2 + 2(\frac{1}{2}) + \frac{3}{2} \right) (\frac{1}{2})^{k-2}}{\frac{1}{2} + 1} \\ &= 2(-1)^{k-1} + 5 \left( \frac{1}{2} \right)^{k-1} \end{aligned}$$

となる。  $k = 0$  のときは、次のようになる。

$$y(0) = (1, 1) \begin{pmatrix} x_1(0) \\ x_2(0) \end{pmatrix} + 2 \cdot u(0) = 1$$

$k = 1$  のときは、

$$\begin{pmatrix} x_1(1) \\ x_2(1) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & -1 \\ 1 & -\frac{3}{2} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1(0) \\ x_2(0) \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix} u(0) = \begin{pmatrix} 1 & -1 \\ 1 & -\frac{3}{2} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 \\ 1 \end{pmatrix}$$

より、

$$y(1) = (1, 1) \begin{pmatrix} x_1(1) \\ x_2(1) \end{pmatrix} + 2 \cdot u(1) = 4$$

となる。まとめれば、以下のようになる。

$$y(k) = \begin{cases} 1 & (k = 0) \\ 4 & (k = 1) \\ 2(-1)^{k-1} + 5 \left( \frac{1}{2} \right)^{k-1} & (k \geq 2) \end{cases}$$

### 問 3

(1)

可制御行列は、

$$\left( \begin{pmatrix} 2 \\ 1 \end{pmatrix}, \begin{pmatrix} 1 & 2 \\ 1 & 3 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 2 \\ 1 \end{pmatrix} \right) = \begin{pmatrix} 2 & 4 \\ 1 & 5 \end{pmatrix}$$

となり、この行列式は 0 でなくランクが 2 となるため可制御である。

可観測行列は、

$$\left( (1, 0)^T, \begin{pmatrix} 1 & 2 \\ 1 & 3 \end{pmatrix}^T (1, 0)^T \right) = \begin{pmatrix} 1 & 1 \\ 0 & 2 \end{pmatrix}$$

となり、この行列式は 0 でなくランクが 2 となるため可観測である。

(2)

$$f(s) \equiv s^2 + 2s^2 + 2s + 1 = 0$$

のフルビッツ行列は、

$$H = \begin{pmatrix} 2 & 1 & 0 \\ 1 & 2 & 0 \\ 0 & 2 & 1 \end{pmatrix}$$

となる。多項式の係数がすべて正であり、その主座小行列式

$$H_1 = \begin{vmatrix} 2 \end{vmatrix} = 2 > 0, \quad H_2 = \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 1 & 2 \end{vmatrix} = 3 > 0, \quad H_3 = \begin{vmatrix} 2 & 1 & 0 \\ 1 & 2 & 0 \\ 0 & 2 & 1 \end{vmatrix} = 3 > 0$$

がすべて正であるので、その解の実数部分はすべて負である。

(3) 双1次変換を行うと,

$$g_1(s) \equiv 4 \left( \frac{1+s}{1-s} \right)^3 + 2 \left( \frac{1+s}{1-s} \right) - 1 = 0$$

となる。この分子となる多項式からなる方程式

$$g_2(s) = 4(1+s)^3 + 2(1+s)(1-s)^2 - (1-s)^3 = 7s^3 + 7s^2 + 13s + 5 = 0$$

の解の実数部分が負であることを示せばよい。方程式の  $s^3$  の係数を 1 する。

$$s^3 + s^2 + \frac{13}{7}s + \frac{5}{7} = 0$$

このフルピッツ行列は,

$$H = \begin{pmatrix} 1 & \frac{5}{7} & 0 \\ 1 & \frac{13}{7} & 0 \\ 0 & 1 & \frac{5}{7} \end{pmatrix}$$

となる。多項式の係数がすべて正であり, その主座小行列式

$$\begin{aligned} H_1 &= \begin{vmatrix} 1 \end{vmatrix} = 1 > 0, \\ H_2 &= \begin{vmatrix} 1 & \frac{5}{7} \\ 1 & \frac{13}{7} \end{vmatrix} = \frac{8}{7} > 0, \\ H_3 &= \begin{vmatrix} 1 & \frac{5}{7} & 0 \\ 1 & \frac{13}{7} & 0 \\ 0 & 1 & \frac{5}{7} \end{vmatrix} = 1 \cdot \frac{13}{7} \cdot \frac{5}{7} - 1 \cdot \frac{5}{7} \cdot \frac{5}{7} = \frac{40}{49} > 0 \end{aligned}$$

がすべて正であるので, その解の実数部分はすべて負である。従って,  $g(z) = 0$  の解の絶対値は 1 未満となる。

問 4 .

$\boxed{1/s}$  積分器

$\oplus$  加算器

$\alpha$  係数器

線形システムのブロック線図の要素は, 上図に示す加算器, 係数器, 積分器からなる (上図は書かなくても良い)。加算器は, 複数の入力  $u_k(t)$  ( $k = 1, 2, \dots, r$ ) の和

$$\sum_{k=1}^r u_k(t)$$

を出力とするものである。計数器は入力  $u(t)$  に対して, それを定数  $\alpha$  倍した

$$\alpha u(t)$$

を出力とするものである。積分器は, 入力  $u(t)$  の時間  $-\infty$  から現在  $t$  までの積分値

$$\int_{-\infty}^t u(\tau) d\tau$$

を出力とするものである。教科書通りに

$$u(t_0) + \int_{t_0}^t \dot{u}(\tau) d\tau$$

と書いても良い。(はじめのプリントが間違っていましたので, その通りに書いても正解とします。)

問1のシステムをブロック線図で表したものは次のようになる。

