

ラグランジュ・シャルピ法によるリエナール形 非線形システムのリアプノフ関数構成

宮城 雅夫*, 宮城 隼夫**

Construction of Lyapunov Function for Liénard-Type Nonlinear Systems Using the Lagrange-Charpit Method

Norio MIYAGI and Hayao MIYAGI

Abstract

The direct method of Lyapunov is used to study the stability of a system with Liénard-type nonlinearities. The Lyapunov function, which is based on a solution obtained from a linear partial differential equation, is given by using the Lagrange-Charpit method. The Liénard-type nonlinear system is originated from a generator system, taking into account the effects of variable damping and field flux decay. The Lyapunov function obtained in this paper is employed in estimating the stability boundary of the system, showing the superiority of the proposed function.

Keywords : Lyapunov function, Lagrange-Charpit method, Liénard-type nonlinear system

1. 緒言

非線形システムのリアプノフ関数構成法にはポポフの条件から導かれる安定条件と等価な結果を与えるルーリエ形リアプノフ関数を得るポポフの方法¹⁾や級数近似によらない一般化されたZubov法²⁾などがある。しかしながら、ポポフの方法は適用システムがいわゆる非線形フィードバック制御システムに限られ、独特な非線形項を有するリエナール形システムにただちに適用することはできない。また、一般化されたZubov法ではZubovの偏微分方程式に現われるスカラー関数を求めるための変換式を見いだすのは容易ではない。一方、文献5の変換式は、上述の方法がリアプノフ関数の形やその時間導関数を選定するのに対し、リアプノフ関数の勾配 $\partial V/\partial x$ を最初に選定し、リアプノフ関数を構成する方法であるが、選

定された勾配の各成分の係数を決めた後、リアプノフ関数の時間導関数や得られたリアプノフ関数の安定条件を繰り返し調べる必要がある。

1個の簡単なリエナール形非線形システムいわゆるリエナールの方程式³⁾に対しては、これまでいくつかのリアプノフ関数が報告されているが本論文では、それらのリアプノフ関数をすべて包含する任意関数を含む一般化リアプノフ関数⁴⁾を文献6で提案されたラグランジュ・シャルピー法を用いて構成する。この手法によれば、リアプノフ関数の時間導関数を任意に選べる利点がある。その任意関数の傾きがある値より小さくなるように選ぶことによって、これまで報告されているリアプノフ関数をすべて得ることができる。また、選ばれたそれぞれの任意関数に対するリアプノフ関数が保証する漸近安定領域は異なるので、その任意関数とリアプノフ関数が保証する漸近安定領域の関係を考察する。さらに、得られた漸近安定領域とその境界上におけるリアプノフ関数の時間微分値の関係、またおのおののリアプノフが与える漸近安定領域とリアプノフ関数のしきい値との

*機械システム工学科

College of Technology, Dai-ichi University

**琉球大学工学部 (〒903-0129 沖縄県西原町字千原1)

Faculty of Engineering, Ryukyu University

関係も考察する。

2. リエナールの方程式³⁾

リエナールの方程式は、次式で与えられる。

$$\ddot{y} = g(y)\dot{y} + f(y) = 0 \quad (1)$$

ここで、 $g(y)$ 、 $f(y)$ は連続で微分可能な関数であり、次の性質を満足するものとする。

- I. $g(y) > 0$ 、かつ $g(y)$ は原点近傍で偶関数の性質を有する。
 - II. $y f(y) > 0$ 、 $y \neq 0$
 - III. $|y| \rightarrow \infty$ のとき $|\phi(y)| \rightarrow \infty$
- ただし、

$$\phi(y) = \int_0^y g(y) dy$$

次に、 $y = x_1$ 、 $\dot{y} = x_2$ と置き換えて、式(1)を次式の連立方程式に変形する。

$$\dot{\mathbf{x}} = \mathbf{h}(\mathbf{x}) \quad (\mathbf{h}(0) = 0) \quad (2)$$

3. ラグランジュ・シャルピ法⁶⁾

リアプノフ関数構成法はいくつか提案されているが、ここでは、リアプノフ関数の時間導関数を任意に選べるラグランジュ・シャルピ法を用いる。

ラグランジュ・シャルピ法によれば、リアプノフ関数 V は偏微分方程式

$$F(\mathbf{x}, V, \mathbf{P}) = \mathbf{P}^T \mathbf{h}(\mathbf{x}) + \phi(\mathbf{x}) = 0 \quad (3)$$

を解くことによって求められる。ここで、

$$\mathbf{P} = \partial V / \partial \mathbf{x} = [\mathbf{P}_1^T, \mathbf{P}_2^T]^T, \mathbf{h}(\mathbf{x}) = [\mathbf{h}_1^T, \mathbf{h}_2^T]^T$$

$$\mathbf{x} = [\mathbf{x}_1^T, \mathbf{x}_2^T]^T$$

であり、 $\phi (= -V)$ は任意の非負値関数である。

ただし、

$$\mathbf{x}_i = [x_{i1}, x_{i2}, \dots, x_{in}]^T$$

$$\mathbf{P}_i = [P_{i1}, P_{i2}, \dots, P_{in}]^T$$

$$\mathbf{h}_i = [h_{i1}, h_{i2}, \dots, h_{in}]^T$$

とする。

式(3)を解くことは困難なので、解きやすくするため、次の特性微分方程式を考える。

$$\begin{aligned} \frac{dx_{11}}{\partial P_{11}} = \dots = \frac{dx_{1n}}{\partial P_{1n}} = \frac{dx_{21}}{\partial P_{21}} = \dots = \frac{dx_{2n}}{\partial P_{2n}} \\ = \frac{-dP_{11}}{\frac{\partial F}{\partial x_{11}} + P_{11} \frac{\partial F}{\partial V}} = \dots = \frac{-dP_{1n}}{\frac{\partial F}{\partial x_{1n}} + P_{1n} \frac{\partial F}{\partial V}} \\ = \frac{-dP_{21}}{\frac{\partial F}{\partial x_{21}} + P_{21} \frac{\partial F}{\partial V}} = \dots = \frac{-dP_{2n}}{\frac{\partial F}{\partial x_{2n}} + P_{2n} \frac{\partial F}{\partial V}} \end{aligned} \quad (4)$$

このとき $\partial F / \partial x_{11}, \partial F / \partial x_{12}, \dots, \partial F / \partial x_{2n}$ はそれぞれ $\partial \phi / \partial x_{11}, \partial \phi / \partial x_{12}, \dots, \partial \phi / \partial x_{2n}$ を含む。

式(4)より少なくとも P の一つの成分を含む $2n-1$ 個の式

$$Z_1(\mathbf{x}, V, \mathbf{P}, \partial \phi / \partial \mathbf{x}) = 0$$

$$Z_2(\mathbf{x}, V, \mathbf{P}, \partial \phi / \partial \mathbf{x}) = 0$$

⋮

$$Z_{2n-1}(\mathbf{x}, V, \mathbf{P}, \partial \phi / \partial \mathbf{x}) = 0 \quad (5)$$

が導出されるならば、この Z と式(3)の F が共通解を有するために

$$[Z_i, F] = \sum_{k=1}^2 \left(\left[\frac{dZ_i}{dx_k} \right]^T \frac{\partial F}{\partial P_k} - \left[\frac{dF}{dx_k} \right]^T \frac{\partial Z_i}{\partial P_k} \right) = 0$$

$$\left(\frac{dZ_i}{dx_k} = \frac{\partial Z_i}{\partial x_k} + \mathbf{P}_k \frac{\partial Z_i}{\partial V} \right) \quad (6)$$

が成立しなければならない。ここで $[Z_i, F]$ が P の関数ならば、さらに $[Z_i, F] = Z$ と置き、このすべての Z が F と共通解をもつようにする。したがって未知関数 $\partial \phi / \partial \mathbf{x}$ 、 ϕ は次のヤコビの括弧式が零になる条件

$$[Z_l, Z_m] = \sum_{k=1}^2 \left(\left[\frac{dZ_l}{dx_k} \right]^T \frac{\partial Z_m}{\partial P_k} - \left[\frac{dZ_m}{dx_k} \right]^T \frac{\partial Z_l}{\partial P_k} \right) = 0$$

$$[Z_s, F] = \sum_{k=1}^2 \left(\left[\frac{dZ_s}{dx_k} \right]^T \frac{\partial F}{\partial P_k} - \left[\frac{dF}{dx_k} \right]^T \frac{\partial Z_s}{\partial P_k} \right) = 0$$

$$l, m = 1, 2, \dots, \max[s], s > n-1, l \neq m \quad (7)$$

を満足し、かつ ϕ が非負値関数となるように決定される。 ϕ はその非負値性の証明の容易さから x に関する2次形式の項を含むことが望ましいので、 $[Z_i, F] = Z$ の置き換えは式(7)の偏微分方程式が

ϕ についての 2 階偏微分形を含むまで続けられる。

ϕ が決定されたあと, もし式(3), (5)から

$$\mathbf{P} = \mathbf{P}(\mathbf{x}, V) \quad (8)$$

として求められるならば

$$\mathbf{P}^T d\mathbf{x} = (\nabla V)^T d\mathbf{x} \quad (9)$$

は積分可能であり, 所望のリアプノフ関数 V とその時間微分 dV/dt は

$$V(\mathbf{x}) = \int_0^{\mathbf{x}} \mathbf{P}^T d\mathbf{x} \quad \frac{dV(\mathbf{x})}{dt} = -\phi(\mathbf{x}) \quad (10)$$

として与えられる。ただし, この時点で V はリアプノフの条件を満たしているものとする。

4. リエナールの方程式のリアプノフ関数⁴⁾

式(1)のシステムの簡単な例として, 1 節の条件 I の性質を満足する $g(y)$ として正の関数 D を用いた次のシステムを考える。

$$\ddot{y} + D\dot{y} + f(y) = 0 \quad (11)$$

上式を $y = x_1$, $\dot{y} = x_2$ と置き換えて式(2)の形に書き直せば

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} x_2 \\ -Dx_2 - f(x_1) \end{bmatrix} \quad (12)$$

となる。

上式のシステムに対しいくつかのリアプノフ関数が報告されているが, それらを包含するような一般化されたリアプノフ関数はまだ報告されていない。

そこで, 上述のリアプノフ関数の構成法の一つであるラグランジュ・シャルピ法を用い, それらを包含する一般化リアプノフ関数 V を式(3)を解いて求める。

このとき式(4)の特性微分方程式は $\partial F / \partial V = 0$ となるので

$$\begin{aligned} \frac{dx_1}{h_1(\mathbf{x})} &= \frac{dx_2}{h_2(\mathbf{x})} \\ &= \frac{dP_1}{f'(x_1)P_2 - \partial\phi/\partial x_1} = \frac{dP_2}{DP_2 - P_1 - \partial\phi/\partial x_2} \end{aligned} \quad (13)$$

となり, これより 2 個の偏微分方程式

$$Z_1 = \alpha\phi(x_1) + \beta x_2 - P_2 = 0$$

$$Z_2 = \alpha\phi'(x_1)x_2 - \beta\{Dx_2 + f(x_1)\} - DP_2 + P_1 + \partial\phi/\partial x_2 = 0 \quad (14)$$

を得る。ここで a , β は任意定数, $\phi(x_1)$ は任意関数, $\phi'(x_1) = d\phi(x_1)/dx_1$ である。これまで $\phi(x_1)$ は x_1 の一次関数で表されていたが, ここでは, $\phi(x_1)$ を任意関数と置くことにより, x_1 の一次関数以外の形もとることができる。

次に, F と Z_1 , Z_2 に対して式(7)を適用すれば

$$\begin{aligned} [Z_1, Z_2] &= 2\{\beta D - \alpha\phi'(x_1)\} - \frac{\partial^2 \phi}{\partial x_2^2} = 0 \\ [Z_2, F] &= \alpha\phi''(x_1)x_2^2 + \frac{\partial^2 \phi}{\partial x_1 \partial x_2} x_2 - \frac{\partial \phi}{\partial x_1} \\ &\quad + \alpha\{\phi(x_1)f'(x_1) + \phi'(x_1)f(x_1)\} = 0 \end{aligned} \quad (15)$$

ただし,

$$f'(x_1) = df(x_1)/dx_1, \phi''(x_1) = d\phi'(x_1)/dx_1$$

が導かれる。上式より ϕ を決定すれば

$$\begin{aligned} \frac{\partial \phi}{\partial x_2} &= 2\{\beta D - \alpha\phi'(x_1)\}x_2 + \Phi(x_1) \\ \phi &= \{\beta D - \alpha\phi'(x_1)\}x_2^2 + \Phi(x_1)x_2 + \alpha\phi(x_1)f(x_1) \end{aligned} \quad (16)$$

となる。ここで, $\Phi(x_1)$ は任意関数であり

$$\beta D - \alpha\phi'(x_1) > 0 \quad x_1\alpha\phi(x_1) > 0 \quad (17)$$

を満足するものとする。

そこで, ϕ を平方形にするように $\Phi(x_1)$ を

$$\Phi(x_1) = -2\sqrt{K(x_1)\alpha\phi(x_1)f(x_1)}$$

$$\text{ただし, } K(x_1) = \beta D - \alpha\phi'(x_1) \quad (18)$$

に選定すれば, ϕ は次式のようになる。

$$\phi = \left[\sqrt{K(x_1)}x_2 - \sqrt{\alpha\phi(x_1)f(x_1)} \right]^2 \quad (19)$$

また, 式(14), (16)の関係を用いて

$$\begin{aligned} P_1 &= \alpha D\phi(x_1) + \alpha\phi'(x_1)x_2 + \beta f(x_1) \\ &\quad + 2\sqrt{K(x_1)\alpha\phi(x_1)f(x_1)} \\ P_2 &= \alpha\phi(x_1) + \beta x_2 \end{aligned} \quad (20)$$

を得る。ここで, 得られるリアプノフ関数の形を整えるため $a = 1$, $\beta = 1$ と置き換え, 上式に式(10)の第 1 式を適用して次式の一般化リアプノフ関数 V を得る。

$$\begin{aligned}
 V &= \frac{1}{2} \{x_2 + \varphi(x_1)\}^2 + \int_0^{x_1} f(x_1) dx_1 \\
 &+ \int_0^{x_1} \varphi(x_1) L(x_1) dx_1 \\
 &+ 2 \int_0^{x_1} \sqrt{\varphi(x_1) L(x_1) f(x_1)} dx_1 \quad (21)
 \end{aligned}$$

ただし, $L(x_1) = D - d\varphi(x_1)/dx_1$

ここで, $\varphi(x_1)$ は任意関数, 式(17)より $\varphi(x_1)$ と $L(x_1)$ は条件

$$\begin{aligned}
 x_1 \varphi(x_1) &> 0 \quad (x_1 \neq 0) \\
 L(x_1) &= D - d\varphi(x_1)/dx_1 \geq 0 \quad (22)
 \end{aligned}$$

を満足するものとする。また, 式(21)の V の時間導関数は式(19)より

$$\dot{V} = -\left[\sqrt{Lx_1}x_2 - \sqrt{\varphi(x_1)f(x_1)}\right]^2 \leq 0 \quad (23)$$

となる。

次に, V の正定値性について証明する。式(21)の V における右辺第2項以下の項の和を V_0 と置けば

$$V_0 = \int_0^x H(x_1) dx_1 \quad (24)$$

$$\begin{aligned}
 \text{ただし, } H(x_1) &= \varphi(x_1)L(x_1) + f(x_1) \\
 &+ 2\sqrt{\varphi(x_1)L(x_1)f(x_1)}
 \end{aligned}$$

と書くことができ, さらに $H(x_1)$ は

$$H(x_1) = \begin{cases} \left[\sqrt{\varphi(x_1)L(x_1)} + \sqrt{f(x_1)}\right]^2 & (x_1 \geq 0) \\ -\left[\sqrt{-\varphi(x_1)L(x_1)} - \sqrt{-f(x_1)}\right]^2 & (x_1 \leq 0) \end{cases} \quad (25)$$

の形に変形できるので, $x_1 H(x_1) \geq 0$ が成り立つ領域内において V_0 は正の値をとる。従って V は正定値となる。

また, 得られた式(21)のリアプノフ関数 V がこれまで報告されているリアプノフ関数の一般形となっていることを示すため, 任意関数 $\varphi(x_1)$ を次のように選ぶ。すなわち,

$\varphi_1 = 0$ と置けばよく知られた次式のエネルギー関数となる。

$$V_1 = \frac{1}{2} x_2^2 + \int_0^{x_1} f(x_1) dx_1 \quad (26)$$

次に, $\varphi_2 = Dx_1$ と置けば

$$V_2 = \frac{1}{2} (x_2 + Dx_1)^2 + \int_0^{x_1} f(x_1) dx_1 \quad (27)$$

となり, Zubov の方法によって得られる結果³⁾ と一致する。また, $\varphi_3 = \eta Dx_1$ (η 定数, $0 \leq \eta \leq 1$) と置けば

$$\begin{aligned}
 V_3 &= \frac{1}{2} (x_2 + \eta Dx_1)^2 + \int_0^{x_1} f(x_1) dx_1 \\
 &+ \frac{1}{2} \eta D^2 (1-\eta) x_1^2 \\
 &+ 2D\sqrt{\eta(1-\eta)} \int_0^{x_1} \sqrt{x_1 f(x_1)} dx_1 \quad (28)
 \end{aligned}$$

となり, 宮城・谷口⁶⁾ 氏らの結果と一致する。

さらに, $\varphi_4 = \lambda(x_1)Dx_1$ [$\lambda(x_1)$: φ_4 が条件(22)式を満足するような関数] と置けば

$$\begin{aligned}
 V_4 &= \frac{1}{2} \{x_2 + \lambda(x_1)Dx_1\}^2 + \int_0^{x_1} f(x_1) dx_1 \\
 &+ \int_0^{x_1} \lambda(x_1)Dx_1 L(x_1) dx_1 \\
 &+ 2 \int_0^{x_1} \sqrt{\lambda(x_1)Dx_1 L(x_1) f(x_1)} dx_1 \quad (29)
 \end{aligned}$$

となり, 川本氏らの結果⁷⁾ と一致する。

そして, 上述の式(26)~(29)における $\varphi_i(x_1)$ は x_1 と任意の x_1 の関数との積の形が, 式(22)の条件を満足するように選んだものであり, その形以外の例として任意関数 $\varphi_i(x_1)$ を次のように選ぶ。すなわち, $\varphi_5 = D \tanh(x_1)$ と置けば文献8で求めた結果 ($=V_5$) と一致する。

これより, 式(21)の V がこれまで報告されているリアプノフ関数の一般形となっていることが分かる。

5. 任意関数と漸近安定領域

前節において, 式(22)の条件を満足するように選ばれた任意関数 φ_i に対するリアプノフ関数 V_i が与える漸近安定領域との関係を考察するために, 任意関数 φ_i ($i=1,2,\dots,5$) を Fig.1 に, その φ_i に対する V_i が与える漸近安定領域を Fig.2 に示す。

このとき, 式(11)のシステムにおいて, $D=0.3$, $f(x_1) = \sin(x_1 + \delta) \sin \delta$ ($\delta = 0.412$) とした。さらに, おおのこの V_i が保証する漸近安定領域の境界上における時間導関数 \dot{V}_i の値を求めた。結果を Fig.3 に示した。

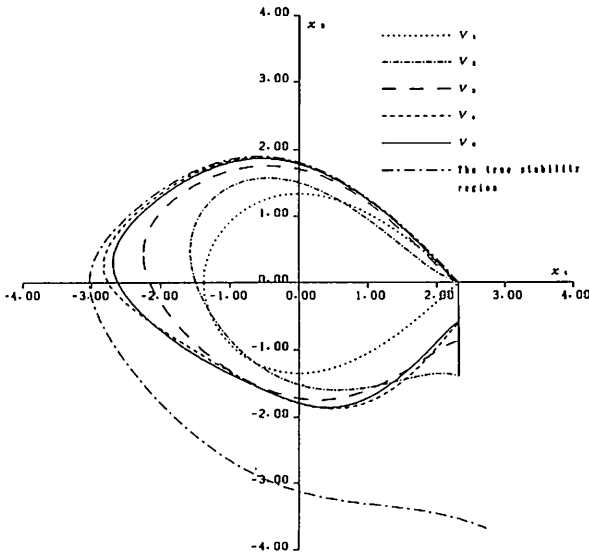


Fig. 1 Asymptotic stability regions

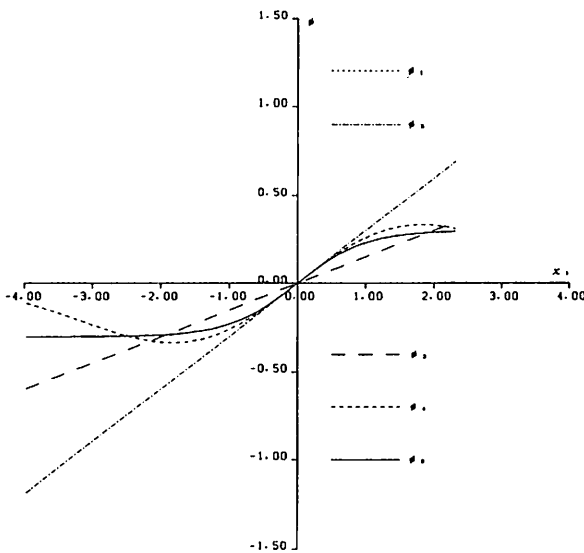


Fig. 2 Arbitrary functions $\phi(x_1)$

Fig.1 と Fig.2 からわかるように, 第一, 第三象限に存在する任意関数 ϕ の選び方によって漸近安定領域は変化し, 直線である ϕ_1, ϕ_2, ϕ_3 が与えられるリアプノフ関数よりも, むしろひずんだ ϕ_4, ϕ_5 が与えられるそれぞれのリアプノフ関数の保証する漸近安定領域が広いことがわかる。また, Fig.3 から, 漸近安定領域の境界が真の安定領域の境界

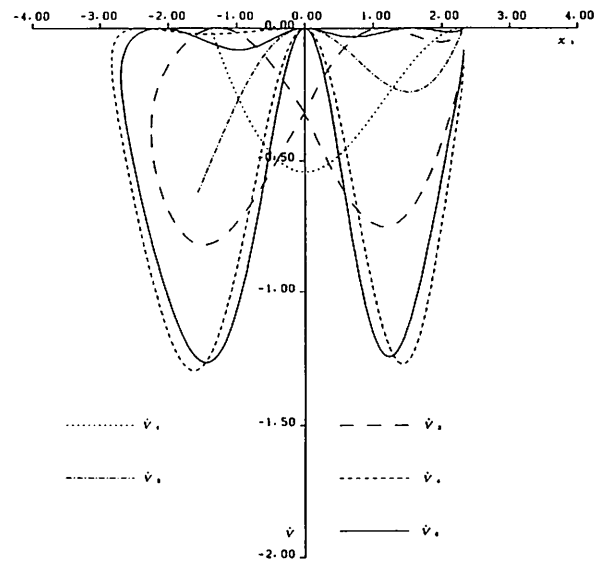


Fig. 3 Values of \dot{V} on the asymptotic stability regions

に近接するほど, リアプノフ関数の時間微分値が 0 に近いことがわかる。これは, 真の安定境界がシステムの解曲線の一つであり, $\dot{V}(x) = 0$ となるリアプノフ関数 V がシステムの解と密接な関係にあると思われるからである。したがって, 広い漸近安定領域を得るためには, リアプノフ関数の時間微分値が 0 に近くなるように任意関数 ϕ を選ぶようにするとよい。

また, ラグランジュの乗数法⁹⁾を用いて, $\dot{V}(x) = 0$ の点で $\dot{V}(x)$ を最小化することにより, それぞれの ϕ_i ($i = 1, 2, \dots, 5$) に対して, $V_i(x)$ のしきい値 $V_{ic}(x)$ を求めた。結果を Table.1 に示した。このとき, しきい値 $V_{ic}(x)$ を与える x は $x_c = [x_c, 0]^T$ となるので, しきい値 $V_{ic}(x)$ は $\phi(x_c)$ に依存する。

	ϕ_1	ϕ_2	ϕ_3	ϕ_4	ϕ_5
V_{ic}	0.90	1.15	1.47	1.62	1.60

Table.1 Values of V_{ic}

Fig.1 と Table.1 からわかるように, しきい値 V_{ic} の値が大きいリアプノフ関数 V_i ほど, その V_i が与える漸近安定領域が広がっていることがわかる。したがって, しきい値 $V_{ic}(x)$ は $\phi(x_c)$ に依存するので, しきい値 $V_{ic}(x)$ が大きくなるように任意関数 ϕ を選ぶことも広い漸近安定領域を得る

一つの目安となる。

しかしながら、Fig.1 からわかるように式(21)の一般化リアプノフ関数 V から得られる漸近安定領域は第三、四象限において控えめであり、上述のように、 \dot{V} を小さくする ϕ を選んでもまた、しきい値 V_c を大きくする ϕ を選んでもこれを改善することはできない。これは式(21)の V から、漸近安定領域と x_2 軸 ($x_1 = 0$) が交わる x_2 軸上の値を求めると

$$V(x_1 = 0, x_2) - V_c = 0$$

$$\frac{1}{2}x_2^2 - V_c = 0$$

$$x_2 = \pm\sqrt{2V_c}$$

となり、漸近安定領域と x_2 軸の二つの交点はつねに原点から等しい距離にあるためである。したがって、式(21)の V が与えられる漸近安定領域には限度があり、漸近安定領域と x_2 軸の二つの交点が原点から等しい距離にならないリアプノフ関数を見つけることが今後の課題である。

参考文献

- 1) M.A.Pai, M.Ananda Mohan and J.Gopala Rao : IEEE Trans. Power Apparatus and Systems, PAS-89-5, 788/794 (1970)
- 2) F.S.Prabhakara, A.H.El-Abiad, and A.J.Koivo: INT.J. CONTROL, Vol.20, NO, 2, 203/212 (1974)
- 3) J・ラ サール, S・レフシェッツ; 山本 稔訳: リアプノフの方法による安定性理論, 産業図書, 17/65 (1975)
- 4) 宮城・山城・宮城: 計測自動制御学会学術講演会予稿集, 487/488 (1991)
- 5) D.G.Schultz, J.E.Gibson :Trans.AIEE,Vol.81 II, pp.203/210 (1962)
- 6) H.Miyagi and T.Taniguchi: INT.J. CONTROL, Vol.32, NO.2, 371/379 (1980)
- 7) S.Kawamoto, A.Ishigame, T.Taniguchi: Trans.IEE of Japan, Vol. 109, NO.3/4, 38/39 (1989)
- 8) 宮城・山城・山下: Dynamical System Theory シンポジウム予稿集, 227/230 (1991)
- 9) J.L.Willems: INT.J.CONTROL, Vol.10, NO.5, 537/544 (1969)