

対称性をもつある強制回路に発生する周期窓

| 関川 宗久 $^{\dagger a}$) 三好 徹哉 †,†† 西尾 芳文 ††† 稲葉 直彦 †

Periodic Windows in a Non-autonomous Circuit with a Symmetry

Munehisa SEKIKAWA $^{\dagger a)},$ Tetsuya MIYOSHI $^{\dagger,\dagger\dagger},$ Yoshifumi NISHIO $^{\dagger\dagger\dagger},$ and Naohiko INABA †

あらまし 系の対称性はカオス発生回路においてしばしば見られる性質である.このような対称性をもつ非線 形回路には,対称性破壊分岐や symmetry recovering crisis など,系の対称性に基づく極めて興味深い現象が発 生する.本論文では,対称性をもつ強制レイリー方程式に発生する周期窓に注目し,強制系においても2種類の 周期窓が可算無限個,交互に発生することを明らかにし,周期窓の発生するパラメータ値がある不変定数と関係 していることを示す.

キーワード カオス,対称性,周期窓

1. まえがき

系の対称性は自然界においてしばしば見られる性質 である.このような特徴はカオスを発生する電気回 路においても頻繁に見られる[1]~[4].例えば,Double Scroll 回路においては,系を記述する回路方程式 は $(x, y, z) \rightarrow (-x, -y, -z)$ の変換に対し不変であ る.このような系には,対称性破壊分岐や symmetry recovering crisis [5] など,系の対称性に基づく極めて 興味深い分岐現象が発生する.

Nishio らは,1対のダイオードを含む電気回路に発生 する周期窓に注目し,これの解析を行った[4].この回 路を記述する回路方程式は $(x, y, z) \rightarrow (-x, -y, -z)$ の変換に対し不変であり,この回路に発生する周期窓 には,原点について対称な形状をした周期窓と,原点 について非対称な形状をした周期窓が原点について対 称な位置に存在する場合がある.これらの周期窓をそ れぞれ,Type I, Type II の周期窓[4] と呼ぶ.Nishio

† 宇都宮大学工学部,宇都宮市

Faculty of Engineering, Utsunomiya University, Utsunomiyashi, 321–8585 Japan

- ^{††} 栃木県産業技術センター,宇都宮市 Industrial Technology Center of Tochigi Prefecture, Utsunomiya-shi, 321-3224 Japan
- ^{†††} 徳島大学工学部,徳島市 Faculty of Engineering, The University of Tokushima, Tokushima-shi, 770-8506 Japan

a) E-mail: moosk@every.is.utsunomiya-u.ac.jp

らはこの回路に理想ダイオード型拘束方程式を用いる アプローチを適用し,ポアンカレ写像を1次元写像と して導出することにより,これらの2種類の周期窓が 交互に可算無限個発生することを理論的に証明した. 更に,これらの周期窓の発生するパラメータがある種 の不変定数と関係することを計算機実験によって示し た[4].

Nishio らの研究では,3次元自励振動回路の解析が 行われたが,系の対称性は強制回路においてもしば しば見られる特徴である.例えば,強制レイリー方程 式[6]~[9]や Duffingの方程式[10],[11]においては, $(\tau, x, y) \rightarrow (\tau + \pi/\omega, -x, -y)$ の変換に対し不変であ る.このような強制回路においても,位相平面上で原 点について対称な形状をした周期窓と,原点について 非対称な形状をした周期窓が発生する.したがって, 対称性をもつ強制回路に発生する周期窓の構造を明ら かにすることは極めて興味深い問題と考えられる.

本論文では,1対のダイオードを含む強制レイリー 方程式に発生する周期窓現象を解析する.この回路を 記述する回路方程式も $(\tau, x, y) \rightarrow (\tau + \pi/\omega, -x, -y)$ の変換に対し不変である.数値実験の結果,原点につ いて対称な形状をした周期窓と,原点について非対称 な形状をした周期窓が存在することが明らかとなる. 理想ダイオード型拘束方程式を用いるアプローチを適 用することにより,ポアンカレ写像を1次元写像とし て導出し,これらの2種類の周期窓を詳しく調べる. そして,これらの周期窓が交互に可算無限個発生し, 周期窓の発生するパラメータ値がある種の不変定数と 関係していることを計算機実験によって明らかにする. 本論文で対象とする強制回路より得られた不変定数は, 文献[4]で得られた不変定数とは異なっていた.

2. 回路モデルとその方程式

図1 に本論文で対象とする回路モデルを示す. $-g_N$ は線形負性コンダクタンス, g_E は線形正コンダクタ ンスである.v はキャパシタ C の両端にかかる電圧, i はコイル L を流れる電流, i_d は1 対のダイオード を流れる電流である.また, E_f は正弦波外力の振幅, ω_f はその角周波数である.まず,1 対のダイオードの 電圧-電流特性を以下の区分線形関数により近似する. 図 2 にその特性を示す.

$$i_d(v) = \begin{cases} g_d(v-V) & (v \ge V) \\ 0 & (|v| < V) \\ g_d(v+V) & (v \le -V) \end{cases}$$
(1)

回路方程式は次式によって表される.

$$\begin{cases}
L\frac{di}{dt} = v \\
C\frac{dv}{dt} = -i + (g_N - g_E)v - i_d(v) \\
+g_E E_f \sin \omega_f t
\end{cases}$$
(2)









次のような変数変換を行うことにより、

$$\tau = \frac{t}{\sqrt{LC}}, \quad x = \frac{i}{V}\sqrt{\frac{L}{C}}, \quad \delta = \frac{g_N - g_E}{2}\sqrt{\frac{L}{C}},$$
$$\alpha = (g_d + g_E - g_N)\sqrt{\frac{L}{C}}, \qquad E = \frac{g_E E_f}{V}\sqrt{\frac{L}{C}},$$
$$\omega = \omega_f \sqrt{LC}, \quad \mathbf{'}\mathbf{\bullet'} = \frac{d}{d\tau} \tag{3}$$

以下の正規化された方程式が得られる.

$$\ddot{x} + f(\dot{x}) + x = E \sin \omega \tau,$$

$$f(\dot{x}) = \begin{cases} \alpha(\dot{x} - 1) - 2\delta & (\dot{x} \ge 1) \\ -2\delta \dot{x} & (|\dot{x}| < 1) \\ \alpha(\dot{x} + 1) + 2\delta & (\dot{x} \le -1) \end{cases}$$
(4)

式 (4) は $(\tau, x, y) \rightarrow (\tau + \pi/\omega, -x, -y)$ の変換に対し不変である.

ダイオードは強非線形素子であるので, $\alpha \gg 1$ の場 合を対象とする.また, $0 < \delta < 1$ となる場合を対象 とする.このとき, $|\dot{x}| < 1$ の領域において二つの固 有値は複素共役となり, $\delta \pm j\gamma$ ($\gamma = \sqrt{1 - \delta^2}$)によっ て与えられる.ここで,式(4) は区分的に線形である ので,各々の領域において解は解析的に求めることが できる.

図 3 にアトラクタの例を示す.パラメータ (ω , δ) を (0.3,0.3) と固定する.カオス相の間に図 3 (b),(d) に見られるように周期アトラクタが発生している.こ のようなカオス相のすき間に現れる周期アトラクタは 周期窓と呼ばれている.系の対称性により図 3 (b)の 周期窓は原点について対称な形状をしている.一方, 図 3 (d)の周期窓は原点について非対称な形状をして おり,原点について対称な位置に存在している.ここ で,図 3 (d)の左右の図は初期値が異なる.図 3 (b) のような周期窓を Type I の周期窓,図 3 (d)のよう な周期窓を Type IIの周期窓 [4] と呼ぶ.

Type I, Type II それぞれの周期窓が発生している 近傍の1パラメータ分岐ダイアグラムを図4に示す. $\ddot{x} < 0$,かつ $\dot{x} = 1$ の条件を満たすときをプロットし た.同図において $\theta_n = \omega \tau / 2\pi \mod 1$ であり,過渡 状態を無視した500点がプロットしてある.図4(a), (b)において,上と下の図は初期値が異なる.Type II の周期窓において,初期値に対し原点について非対称 な形状をした2種類の周期窓が発生する.したがって, 図3と同様に異なる初期値を与えた場合,図3(d)の ように周期窓の発生する位置が異なるため,図4(b)



(a) Chaotic attractor (E = 3.0298)



(b) Periodic attractor (E = 3.02985)



(c) Chaotic attractor (E = 3.0305)



(d) Periodic attractor (E = 3.031416)



(e) Chaotic attractor (E = 3.031421) 図 3 アトラクタ

Fig. 3 Attractors (
$$\alpha = 100, \ \omega = 0.3, \ \delta = 0.3$$
).

上ではアトラクタが観察されるが,図4(b)下では解 はこの近傍を通過しない.



Fig. 4 Two types of periodic windows ($\omega = 0.3, \delta = 0.3$).

3. ダイオードを理想化した場合の解析

カオス現象は強制系では2次元以上の系において発 生する.分岐現象の解析の常套手段は写像法である. しかしながら,2次元以上の強制系ではポアンカレ写 像は2次元以上になり,2次元以上の離散力学系の性 質については詳しいことは分かっていないことなどか ら,周期窓現象を詳細に解析することは難しい.

そこで本論文では,回路に含まれる1対のダイオードを図5に示すような理想的なスイッチとして解析を行う.このような理想化を施すと回路方程式は1次元縮退し,ポアンカレ写像は1次元写像として導出することができる.この理想化は, $\alpha \to \infty$ の極限に相当する[12].このとき回路方程式は次式の理想ダイオード型拘束方程式によって表される.

$$+on : \dot{x} = 1 \tag{5a}$$

$$off : \ddot{x} - 2\delta \dot{x} + x = E \sin \omega \tau \tag{5b}$$

$$-on : \dot{x} = -1.$$
 (5c)

図 5 に示すように片方のダイオードがしきい値電 圧 +V に拘束されている領域を +on,もう片方のダ イオードがしきい値電圧 -V に拘束されている領域 を -on と呼ぶ.また,ダイオードに電流が流れてい ない領域を off と呼ぶ.

式(5)の解は以下の遷移条件によって接続される.

 $\begin{cases} off \rightarrow +on : \dot{x} = 1 \\ +on \rightarrow off : x = 2\delta + E\sin\omega\tau \\ off \rightarrow -on : \dot{x} = -1 \\ -on \rightarrow off : x = -2\delta + E\sin\omega\tau. \end{cases}$ (6)



図 5 理想ダイオードの v-i 特性 Fig. 5 v-i characteristic of an idealized diode pair.

式 (6) は以下のようにして求められる.1 対のダイオードが off のときは,コンデンサにかかる電圧 v がしきい値電圧 +V(-V) に達するとき,すなわち, $\dot{x} = 1$ ($\dot{x} = -1$)のとき1対のダイオードは +on(-on)となる.一方,1対のダイオードが +on(-on)のときは,1対のダイオードに流れる電流 i_d が0になるとき off に切り換わる. $i_d = 0$ より,+onのとき $x = 2\delta + E \sin \omega \tau$ が,-onのとき $x = -2\delta + E \sin \omega \tau$ が導かれる.

式 (5) は区分的に線形であるので,各領域の解は解 析的に得られる. $\lambda \equiv (\delta, \omega, E)$ を3次元パラメータ, $P_0 \equiv (\tau_0, x(\tau_0), \dot{x}(\tau_0))$ を初期条件とする. 三つの領 域における解を識別するため, $\dot{x} = 1$, $|\dot{x}| < 1$, $\dot{x} = -1$ の状態にある式 (4) 解をそれぞれ $(\phi_{+on} \quad \dot{\phi}_{+on})^T$, $(\phi_{off} \quad \dot{\phi}_{off})^T$, $(\phi_{-on} \quad \dot{\phi}_{-on})^T$ とする. 式 (5) の 解は以下のようになる.

•
$$\dot{x} = 1$$
:
 $\begin{pmatrix} \phi_{+on}(\tau; \mathbf{P}_0, \boldsymbol{\lambda}) \\ \dot{\phi}_{+on}(\tau; \mathbf{P}_0, \boldsymbol{\lambda}) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} x(\tau_0) + (\tau - \tau_0) \\ 1 \end{pmatrix}$
(7)

• $|\dot{x}| < 1$:

$$\begin{pmatrix} \phi_{off}(\tau; \boldsymbol{P}_0, \boldsymbol{\lambda}) \\ \dot{\phi}_{off}(\tau; \boldsymbol{P}_0, \boldsymbol{\lambda}) \end{pmatrix} = \boldsymbol{F}_2(\tau - \tau_0) \times \begin{pmatrix} A_2 \\ B_2 \end{pmatrix} + \boldsymbol{G}_2(\tau)$$

$$\begin{split} \mathbf{F}_{2}(\tau) &= \left(\mathbf{f}_{2}(\tau) \ \dot{\mathbf{f}}_{2}(\tau) \right)^{T}, \\ \mathbf{G}_{2}(\tau) &= \left(\mathbf{g}_{2}(\tau) \ \dot{\mathbf{g}}_{2}(\tau) \right)^{T}, \\ \mathbf{f}_{2}(\tau) &= \left(e^{\delta \tau} \sin \gamma \tau \ e^{\delta \tau} \cos \gamma \tau \right), \end{split}$$

$$\gamma = \sqrt{1 - \delta^2}$$

$$\boldsymbol{g}_2(\tau) = k_{2a} \sin \omega \tau + k_{2b} \cos \omega \tau$$

$$\dot{\boldsymbol{f}}_2(\tau) = \frac{d}{d\tau} \boldsymbol{f}_2(\tau), \quad \dot{\boldsymbol{g}}_2(\tau) = \frac{d}{d\tau} \boldsymbol{g}_2(\tau)$$

$$k_{2a} = \frac{(1 - \omega^2)E}{(1 - \omega^2)^2 4 \delta^2 \omega^2}, \quad k_{2b} = \frac{2\delta \omega_1 E}{(1 - \omega^2)^2 + 4\delta^2 \omega^2} \quad (8)$$

A2, B2 は以下の式を満たす定数である.

$$\begin{pmatrix} A_2 \\ B_2 \end{pmatrix} = \mathbf{F}_2(0)^{-1} \times \left\{ \begin{pmatrix} x_0 \\ \dot{x}_0 \end{pmatrix} - \mathbf{G}_2(\tau_0) \right\}$$

• $\dot{x} = -1$:

$$\begin{pmatrix} \phi_{-on}(\tau; \mathbf{P}_0, \boldsymbol{\lambda}) \\ \dot{\phi}_{-on}(\tau; \mathbf{P}_0, \boldsymbol{\lambda}) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} x(\tau_0) - (\tau - \tau_0) \\ -1 \end{pmatrix}$$
(9)

解の切換時間は超越方程式をニュートン法を用いることにより求めることができる.

図 6,図 7 にそれぞれアトラクタの例,1 パラメー タ分岐ダイアグラムを示す.図 6 (b),(d) において見 られる Type I, Type II の周期窓が見られる近傍の 1 パラメータ分岐ダイアグラムを図 8 に示す. $\alpha \gg 1$ のとき,式(5),式(6)が式(4)の解の挙動を定性的 に説明する良きモデルであることが図 3,図 6 より分 かる.次章では,理想ダイオード型拘束方程式を用い て分岐現象の解析を行う.

4. ポアンカレ写像の導出

本章では、ポアンカレ写像の導出について説明する. 1 対のダイオードが +on(-on)のとき、理想ダイオー ド型拘束方程式は1次元であるので、ポアンカレ写 像を1次元写像として厳密に導出できる.ここで、ポ アンカレ写像を定義するためのいくつかの記号を導入 する. $\tau-x-\dot{x}$ 空間において1対のダイオードが +on, off, -onの状態にある三つの部分集合をそれぞれ D^+ , D, D^- と定義する.

$$D^{+} = \{(\tau, x, \dot{x}) \mid \dot{x} = 1\}$$

$$D = \{(\tau, x, \dot{x}) \mid |\dot{x}| < 1\}$$

$$D^{-} = \{(\tau, x, \dot{x}) \mid \dot{x} = -1\}$$
(10)

また,二つの曲線 C⁺, C⁻ を以下のように定義する.

$$C^{+} = \left\{ (\tau, x, \dot{x}) \mid x = 2\delta + E \sin \omega \tau, \dot{x} = 1 \right\}$$
$$C^{-} = \left\{ (\tau, x, \dot{x}) \mid x = -2\delta + E \sin \omega \tau, \dot{x} = -1 \right\}$$
(11)

609



(a) Chaotic attractor (E = 3.0292)



(b) Periodic attractor (E = 3.0293)



(c) Chaotic attractor (E = 3.0301)



(d) Periodic attractor (E = 3.030743)



図 6 アトラクタ Fig. 6 Attractors ($\omega = 0.3, \delta = 0.3$).





Fig. 8 Two types of periodic windows ($\omega = 0.3, \delta =$ 0.3).

図9は $\tau - x - \dot{x}$ 空間におけるベクトル場の構造を示 える. C⁺ を出発する解は次の2通りに大別される.



Fig. 9 Geometric structure of the vector field.

(1)「〇」($\tau = \tau_0$)を出発した解は、領域 *D* を通 り、*D*⁺の「△」($\tau = \tau_1$)において +*on*になる、そ して、解は *D*⁺に拘束されて進み *C*⁺上の点「」 ($\tau = \tau_2$)において再び *C*⁺を打つ.

(2)「 \bigcirc 」($\tau = \tau_0$)を出発した解は,領域 *D*を通 リ,*D*⁻の「 \triangle 」($\tau = \tau_1$)において -*on*になる.そ して,解は *D*⁻に拘束されて進み *C*⁻上の点「」 ($\tau = \tau_2$)において *C*⁻を打つ.

 $(\tau, x, \dot{x}) \rightarrow (\tau + \pi/\omega, -x, -\dot{x})$ の変換に対し系は不 変であるので, C^- 上に初期値をもつ解についても同 様の振舞いをする.したがって,ポアンカレ写像 T を 以下に示すような1次元写像として定義できる.

$$T: (C^{+} \cup C^{-}) \to (C^{+} \cup C^{-}), \ \theta \mapsto T(\theta)$$
$$\theta = \begin{cases} \omega \tau_{0}/2\pi \mod 1, \ \boldsymbol{P}_{0} \in C^{+} \\ (\omega \tau_{0}/2\pi \mod 1) + 1, \ \boldsymbol{P}_{0} \in C^{-} \end{cases}$$
$$T(\theta) = \begin{cases} \omega \tau_{2}/2\pi \mod 1, \ \boldsymbol{P}_{2} \in C^{+} \\ (\omega \tau_{2}/2\pi \mod 1) + 1, \ \boldsymbol{P}_{2} \in C^{-} \end{cases}$$
(12)

ここで, τ_0 は P_0 における時刻, τ_2 は戻ってきた点 P_2 の時刻を表す.以下に具体的な T の表現を示す. 系は対称であるため, $P_0 \subset C^+$ の場合のみを示す. 初期値 P_0 は以下のように表される.

$$P_0 = (\tau_0, x_0, 1)$$

$$\Box \Box \overline{C} , \quad x_0 = 2\delta + E \sin \omega \tau_0$$
(13)

初期値 P_0 から出発する \ddot{x} の式を $\phi_{off}(\tau; P_0, \lambda)$ とする.式 (5b) より, $\ddot{\phi}_{off}(\tau; P_0, \lambda)$ は以下のように表される.

$$\ddot{\phi}_{off}(\tau; \mathbf{P}_0, \boldsymbol{\lambda}) = 2\delta \dot{\phi}_{off}(\tau; \mathbf{P}_0, \boldsymbol{\lambda}) - \phi_{off}(\tau; \mathbf{P}_0, \boldsymbol{\lambda}) + E \sin \omega \tau$$
(14)

ここで, $\dot{\phi}_{off}$ と ϕ_{off} は式(8)より得られる.

また, $\hat{\tau}_n$ $(\hat{\tau}_n > \tau_0)$ を以下の超越方程式を満たすn番目の値とする.

$$\hat{\phi}_{off}(\hat{\tau}_n; \boldsymbol{P}_0, \boldsymbol{\lambda}) = 0 \tag{15}$$

このとき, $\dot{\phi}_{off}(\tau; P_0, \lambda)$ はnが奇数のとき $\tau = \hat{\tau}_n$ で極小値をとり,偶数のとき極大値をとる.領域 Dにおいては δ は正であるため,次のような \hat{n} が存在する. $\tau_0 < \tau < \hat{\tau}_{\hat{n}-1}$ を満たす任意の τ で, $|\dot{\phi}_{off}(\tau; P_0, \lambda)| < 1$ であり, $\tau < \hat{\tau}_{\hat{n}-1}$ で 初めて $|\dot{\phi}_{off}(\hat{\tau}_{\hat{n}}; P_0, \lambda)| > 1$ となる.このとき, $|\dot{\phi}_{off}(\tau_1; P_0, \lambda)| = 1$ となる $\hat{\tau}_{\hat{n}-1} < \tau_1 < \hat{\tau}_{\hat{n}}$ を 満たす τ_1 が存在し,時刻 τ_1 において \hat{n} が高数のと き, C^+ を出発した解は D^- を打つ.また, \hat{n} が偶数 のとき, C^+ を出発した解は D^+ を打つ.

 C^+ を出発した解が D^+ 及び D^- を打つ場所 P_1 は以下の式により得られる.

$$P_{1} = (\tau_{1}, x_{1}, (-1)^{\hat{n}}).$$

$$\Xi \Xi \overline{C}, \quad x_{1} = \phi_{off}(\tau_{1}; P_{0}, \lambda)$$
(16)

ただし, *τ*₁ は以下の超越方程式を満たす最小の値で ある.

$$H_1(\tau_1; \boldsymbol{P}_0, \boldsymbol{\lambda}) = 0.$$

$$\boldsymbol{z} \boldsymbol{z} \boldsymbol{\mathcal{C}} , \quad H_1(\tau_1; \boldsymbol{P}_0, \boldsymbol{\lambda}) \equiv |\dot{\phi}_{off}(\tau_1; \boldsymbol{P}_0, \boldsymbol{\lambda})| - 1$$
(17)

解が D^+ 及び D^- を打つ場所 P_2 は以下の式により 得られる .

$$P_{2} = (\tau_{2}, x_{2}, (-1)^{\hat{n}}).$$

$$\Box = \overline{C} \quad x_{2} = (-1)^{\hat{n}} 2\delta + E \sin \omega \tau_{2} \quad (18)$$

ただし, τ_2 は以下の超越方程式の解である.

$$H_{2}(\tau_{2}; \boldsymbol{P}_{1}, \boldsymbol{\lambda}) = 0$$
ここで,

$$H_{2}(\tau_{2}; \boldsymbol{P}_{1}, \boldsymbol{\lambda})$$

$$\equiv \begin{cases} \phi_{+on}(\tau_{2}; \boldsymbol{P}_{1}, \boldsymbol{\lambda}) + 2\delta - E\sin\omega\tau_{2} \\ \hat{n}: \mathbf{g} \mathbf{g} \\ \phi_{-on}(\tau_{2}; \boldsymbol{P}_{1}, \boldsymbol{\lambda}) - 2\delta - E\sin\omega\tau_{2} \\ \hat{n}: \mathbf{g} \mathbf{g} \end{cases}$$
(19)



Fig. 10 Poincaré map T $(\omega=0.3,\delta=0.3,E=3.025).$

超越方程式 H_1 , H_2 はニュートン法によって解いた. 得られたポアンカレ写像の例を図 10 に示す.

5. ポアンカレ写像の解析

本章では,図8 で示した2種類の周期窓について解 析する. $(\tau, x, y) \rightarrow (\tau + \pi/\omega, -x, -y)$ の変換に対し 式(5)は不変であるので,ポアンカレ写像について以 下の関係式が成り立つ.

$$T\left\{\frac{3}{2} - \theta + 2\left(\theta \mod \frac{1}{2}\right)\right\}$$
$$= \frac{3}{2} - T(\theta) + 2\left(T(\theta) \mod \frac{1}{2}\right)$$
(20)

この関係式は図 11 において, $A_1 \ge A_2$, $B_1 \ge B_2$, …, $G_1 \ge G_2$ が同じ形状をしていることを表してい る.これがこの写像に見られる対称性である.

周期窓は図 10 の矢印近傍に生じるため,ここのポア ンカレ写像の形状に注目する.解析のため図 11 のよう に補助線 Line-A を描く.これは T(θ) = θ + 0.5 を表 す.図 12 に矢印近傍の写像の拡大図を示す.図 12 (a) の状態からパラメータ E を増加させ, E = E_T の とき図 12 (b) のように補助線と写像が接する.一方, Line-B を T(θ) = θ - 0.5 とすると,式 (20) で示さ れる系の対称性により,図 13 のように写像は Line-B 上で同じ形状となる.以下,写像が Line-A と Line-B と交差している場合を対象とする.さて,図 13 (a) の ように Line-A と T の交点を θ = β とする. β より 小さい θ で T(β) と同じ値をとる点を θ = α とする. このとき,区間 I を I= [α , β] \subset D⁺ と定義する.ま た,図 13 (b) のように Line-B と T の交点を θ = σ



とする. σ より小さい θ で T(σ) と同じ値をとる点を $\theta = \gamma$ とする. このとき,区間 I' を I' = [γ , σ] $\subset D^-$ と定義する. このとき式 (20) より以下の関係が成り 立つ.

$$\gamma = \left\{ \left(\alpha + \frac{1}{2} \right) \mod 1 \right\} + 1,$$

$$\sigma = \left\{ \left(\beta + \frac{1}{2} \right) \mod 1 \right\} + 1,$$

$$\alpha = \left(\gamma - \frac{1}{2} \right) \mod 1, \quad \beta = \left(\sigma - \frac{1}{2} \right) \mod 1 \quad (21)$$



図 13 (a) のように, T が極値をとる θ の値を P とする. $\gamma \leq T(P) \leq \sigma$ であるので T(I) \subset I'となる.同様に, T(I') \subset I が成り立つ.このとき, T²(I) \subset I であるので, I 及び I' は T² に関して不変区間となる.したがって,このパラメータ近傍において周期窓が発生する.

図 14,図 15,図 16,図 17 にポアンカレ写像の 2 回合成写像の例を示す.図 7 で見られる現象はこのポ アンカレ写像の 2 回合成写像を用いて説明できる.ま ず, $E = E_T = 3.0032$ のとき図 14 の A のように接 線分岐が生じ周期点が発生する.パラメータ Eを増 加させ $E = E_B = 3.0150$ のとき図 14 の B のように 対称性破壊分岐が生じ,図 15 のように不変区間 I の 内部に不変区間 J,J'が生じ 2 種類の周期解が発生す る.図 15 においてポアンカレ写像の 2 回合成写像は ロジスティック写像の 2 回合成写像のような形状をし



図 16 ホアノガレ与家の 2 四百成与家 Fig. 16 Composite map $T^2(E = E_R = 3.0268)$.

ているが,写像の頂点はそれぞれ θ = P, θ = T(Q) であるので,それぞれの周期点は異なる周期点であ る.パラメータ E を増加させると,J上及び J'上 ではそれぞれの不変区間において周期倍分岐が連鎖 的に生じカオスが発生する.パラメータを増加させ $E = E_R = 3.0268$ のとき,図 16 のように写像の頂 点が不変区間 J,及び J'を飛び出すことで symmetry recovering crisis [5] が発生し,この周期窓は消滅す る.更にパラメータを増加させ, $E = E_C = 3.031$ の とき,図 17 のように写像の頂点が不変区間 I を飛び 出すことで interior crisis [5] が発生し,この不変区間 は消滅する.



6. 連鎖的に発生する周期窓

写像の頂点近傍が周期点となるとき周期窓が発生す る.パラメータを増加させ,図12(b)のように写像が 補助線に接する状態から図 12(c) のように crisis [5] となるまでに,図 18 のように Type I と Type II の 周期窓が交互に可算無限個発生することが[4] で証明 されている.ここではその概要を説明する.説明のた め図 18 では, I 上の写像と I' 上の写像を誇張して描 いた.この区間において写像は同一な形状をしている ため,図上では写像を重ねて描いた.頂点近傍を出発 する解について考える.図 18(a)の場合,すなわち Type I の 2×3 周期窓が発生するパラメータ近傍で は,写像の頂点が周期点となり,Type Iの周期窓が発 生する.ここで,実線はI上での遷移を表し,破線は I' 上での遷移を表す.次に,図18(b)ではType IIの 2×4/2 周期窓が発生する.ここで,実線はI上での 遷移を表し,破線はI'上での遷移を表す.このように して,図18(c),(d)におけるようにType Iの周期窓 と Type II の周期窓が交互に次々と発生する. すなわ ち,式(22)の順序で周期窓が発生する.

式 (22) に示した繰込み則に従って発生する周期窓 のパラメータ値が,ある不変定数と関係があることを



Fig. 18 Periodic window generated successively.

示す.ここで,写像の頂点が図18のように周期点と なるときのパラメータに注目する.

式 (23) のような定数 δ_n を考える.ここで, $E_{w(n)}$ は写像の頂点が周期点となり, $2 \times n$ 周期の Type I の 周期窓,及び, $2 \times n/2$ 周期の Type II の周期窓が発 生する場合のパラメータを示している.

$$\delta_n = \frac{E_{w(n+1)} - E_{w(n)}}{E_{w(n+2)} - E_{w(n+1)}}$$
(23)

計算機実験の結果,表1におけるような δ_n の値が得られた.この表から δ_n はおよそ 6.995 に収束している.Nishio らが行った自励系における不変定数の値は $3.0654\cdots$ だった[4].本論文では,異なる値に収束した.

定性的な説明であるが,本研究で得られた不変定数 が自励系の場合の不変定数より大きかったということ は,図18のようにパラメータ変化に対しポアンカレ 写像の形状が険しくなりやすいことを表していると考 えられる.筆者らの経験では,理想ダイオード型拘束

Type I :
$$2 \times 3$$
 2×5 \cdots $2 \times n$ \cdots
Type II : $2 \times 4/2$ $2 \times 6/2$ \cdots $2 \times (n+1)/2$ \cdots (22)

表 1 δ_n の計算結果 Table 1 Calculation result of δ_n .

n	δ_n
3	7.28183377094
4	7.07287842761
5	7.01156989795
6	6.99820262578
$\overline{7}$	6.99561722265
8	6.99514781957

方程式によって表される 3 次元自励系 [13] ~ [15] と 2 次元強制系 [16], [17] においては,強制系の方がはるか にたやすくカオスを観察することができた.

7. む す び

本論文では理想ダイオードを含む強制レイリー発 振器を解析し,強制系においても2種類の周期窓が 可算無限個発生することを示した.また,自励系にお いて Nishio らが求めた不変定数とは異なった結果が 得られることを明らかにした.本論文では,理想ダイ オードを含む周期窓と不変定数について解析したが, Kawakamiの方法 [18] を用いることにより一般的な回 路に見られる対称性と対称性の繰込みを調べることが 今後の興味深い研究課題と考えられる.

献

文

- T. Matsumoto and L.O. Chua, "The double scroll," IEEE Trans. Circuits Syst., vol.CAS-32, no.8, pp.797-818, 1985.
- [2] L.O. Chua, M. Komuro, and T. Matsumoto, "The double scroll family," IEEE Trans. Circuits Syst., vol.CAS-33, no.11, pp.1072–1118, 1986.
- [3] T. Matsumoto, L.O. Chua, and R. Tokunaga, "Chaos via torus breakdown," IEEE Trans. Circuits Syst., vol.CAS-34, no.3, pp.240–253, 1987.
- [4] Y. Nishio, N. Inaba, S. Mori, and T. Saito, "Rigorous analyses of windows in a symmetric circuit," IEEE Trans. Circuits Syst., vol.37, no.4, pp.473–487, 1990.
- [5] M. Kitano, T. Yabuzaki, and T. Ogawa, "Symmetry recovering crises of chaos in polarization—related optical bistability," Phys. Rev. A, Gen. Phys., vol.29, no.3, pp.1288–1296, 1984.
- [6] M.L. Cartwright and J.E. Littlewood, "On nonlinear differential equations of second order, I: The equation $\ddot{y} + k(1-y^2)\dot{y} + y = b\lambda k\cos(\lambda t + a)$, k large,"J. Lond. Math. Soc., vol.20, pp.180–189, 1945.
- [7] N. Levinson, "A second order differential equation with singular solutions," Ann. Math., vol.50, pp.127– 153, 1949.
- [8] M. Levi, "Qualitative analysis of the periodically forced relaxation oscillations," Mem. Amer. Math.

Soc., vol.32, no.244, pp.1–147, 1981.

- [9] P.J. Holms and D.A. Rand, "Bifurcations of the forced van der Pol oscillator," Q. Appl. Math., vol.35, pp.495–509, 1978.
- [10] 上田 亮,赤松則男,林 千博,"非線形常微分方程式 の計算機シミュレーションと非周期振動",信学論(A), vol.56-A, no.4, pp.218-225, April 1973.
- [11] T. Endo and T. Saito, "Chaos in electrical and electronic circuits and systems," IEICE Trans., vol.E73, no.6, pp.763–771, June 1990.
- [12] N. Inaba and S. Mori, "Chaos via torus breakdown in a piecewise-linear forced van der Pol oscillator with a diode," IEEE Trans. Circuits Syst., vol.38, no.4, pp.398-409, 1991.
- [13] N. Inaba, T. Saito, and S. Mori, "Chaotic phenomena in a circuit with a negative resistance and an ideal diode," IEICE Trans., vol.E70, no.8, pp.744– 754, Aug. 1987.
- [14] N. Inaba and S. Mori, "Chaotic phenomena in a circuit with a diode due to the change of the oscillation frequency," IEICE Trans., vol.E71, no.9, pp.842–849, Sept. 1988.
- [15] 稲葉直彦,斉藤利通,"ダイオードを含むある3次元自励 振動回路族におけるカオス発生の物理的メカニズムに関す る考察"信学論(A),vol.J74-A, no.12, pp.1766–1773, Dec. 1991.
- [16] N. Inaba and S. Mori, "Chaos via torus breakdown in a piecewise-linear forced van der Pol oscillator with a diode," IEEE Trans. Circuits Syst., vol.CAS-38, no.4, pp.398–409, 1991.
- [17] N. Inaba and S. Mori, "Folded torus in the forced Rayleigh oscillator with a diode pair," IEEE Trans. Circuits Syst. I, Fundam. Theory Appl., vol.39, no.5, pp.402-411, 1992.
- [18] H. Kawakami, "Bifurcation of periodic responses in forced dynamic nonlinear circuits: Computation of bifurcation values of the system parameters," IEEE Trans. Circuits Syst., vol.CAS-31, no.3, pp.248–260, 1984.

(平成 15 年 7 月 10 日受付, 10 月 2 日再受付, 16 年 1 月 7 日最終原稿受付)



関川 宗久 (学生員)

2000 宇都宮大・工・情報卒.2002 同大 大学院博士前期課程了.同年同大学院博士 後期課程入学,現在に至る.非線形回路に 見られる分岐現象に関する研究に従事.



三好 徹哉 (正員)

1996 宇都宮大・工・情報卒.1998 同大 大学院博士前期課程了.2001 同大学院博士 後期課程満期退学.現在,栃木県産業技術 センター高度技術専門研究員,宇都宮大大 学院研究生.主として非線形回路解析に関 する研究に従事.博士(工学).第10回回

路とシステム(軽井沢)ワークショップ奨励賞受賞.



西尾 芳文 (正員)

1988 慶大・理工・電気卒.1993 同大大 学院博士課程了.同年,徳島大・工・電気 電子勤務.現在,同大・工・電気電子助教 授.博士(工学).非線形回路におけるカ オスの解析と応用,結合発振回路の同期現 象の解析,セルラニューラルネットワーク

の設計と応用,非線形回路の解析アルゴリズムの開発に関する 研究に従事.IEEE 会員.



稲葉直彦(正員)

1984 慶大・理工・電気卒.1989 同大大 学院博士課程了.同年宇都宮大・工・助手. 1994 同大助教授,現在に至る.工博.非線 形回路解析,ディジタル通信方式に関する 研究に従事.第7回回路とシステム(軽 井沢)ワークショップ奨励賞受賞.