# АНАЛИЗ РАЗРЫВНЫХ МОДЕЛЕЙ ФАЗОВОЙ АВТОПОДСТРОЙКИ

#### Н.В. Кузнецов

Санкт-Петербургский государственный университет Россия, 117997, Санкт-Петербург, Университетский пр., 28 E-mail: nkuznetsov239@gmail.com

#### М.Ю. Лобачев

Санкт-Петербургский государственный университет Россия, 117997, Санкт-Петербург, Университетский пр., 28 E-mail: mlobachev64@gmail.com

Ключевые слова: фазовая автоподстройка частоты, PLL, разрывная характеристика фазового детектора, полоса захвата, полоса быстрого захвата.

Аннотация: В данной работе в рамках теории систем дифференциальных уравнений с разрывной правой частью рассмотрена задача определения полос удержания, захвата и быстрого захвата для системы управления фазовой синхронизацией с пилообразной характеристикой фазового детектора. На примерах системы фазовой автоподстройки второго порядка с идеальным интегрирующим фильтром и схемы Костаса с квадратурной фазовой манипуляцией показаны трудности, возникающие при определении решения соответствующей математической модели в точках разрыва, и возможности аналитических методов анализа таких моделей.

### 1. Введение

Системы фазовой автоподстройки ( $\Phi A\Pi$ ) – нелинейные системы управления, широко используемые в спутниковой навигации [1], гироскопах [2,3], беспроводной связи [4–6] и других приложениях [7–12]. Одной из основных задач  $\Phi A\Pi$ является синхронизация выходного сигнала подстраиваемого генератора ( $\Pi\Gamma$ ) с входным периодическим сигналом [13–15]. Несмотря на то, что математическая модель  $\Phi A\Pi$  с пилообразной характеристикой фазового детектора описывается системой дифференциальных уравнений с разрывной правой частью, теория дифференциальных включений [16–19], используемая для строгого определения решений в точках разрыва правой части, редко применяется в инженерной литературе для описания таких моделей  $\Phi A\Pi$ . Так, в работах [20–27] при анализе полосы захвата не обсуждаются описание векторного поля в точках разрыва и возможная неединственность решений.

Аналогичные проблемы возникают при анализе моделей схемы Костаса

с квадратурной фазовой манипуляцией, которая является модификацией схемы фазовой автоподстройки и используется в системах связи и управления для восстановления несущей сигналов и квадратурной фазовой манипуляции (QPSK) [28].

### 2. Основная часть

Поведение системы ФАП на рис. 1 с идеальным интегрирующим фильтром первого порядка описывается системой дифференциальных уравнений

(1)  
$$\dot{x} = v_e(\theta_e),$$
$$\dot{\theta}_e = \omega_e^{\text{free}} - \frac{K_{\text{vco}}}{\tau_1} \left( x + \tau_2 v_e(\theta_e) \right),$$

где x(t) – состояние фильтра,  $\theta_e(t)$  – расфазировка,  $v_e(\cdot)$  – характеристика фазового детектора,  $\tau_{1,2} > 0$  – параметры фильтра нижних частот,  $K_{\rm vco} > 0$  – коэффициент усиления ПГ,  $\omega_e^{\rm free}$  – разность входной частоты и свободной частоты ПГ.



Рис. 1. Модель фазовой автоподстройки частоты в пространстве фаз сигналов

Рис. 2. Пилообразная характеристика фазового детектора

При рассмотрении пилообразной характеристики фазового детектора (см. рис. 2), правая часть уравнений (1) терпит разрыв в точках  $\theta_e = \pi m$ ,  $m \in \mathbb{Z}$ .

Также разрывная кусочно-гладкая характеристика фазового детектора возникает в усредненной модели схемы Костаса с квадратурной манипуляцией (QPSK) [28]. На рис. 3 представлена QPSK-схема Костаса в пространстве сигналов. Здесь  $\otimes$  – перемножитель,  $m_{1,2}(t)$  – сигналы данных,  $\sin(\theta_{1,2}(t))$ ,  $\cos(\theta_{1,2}(t))$  – высокочастотные колебания с фазами  $\theta_1(t)$  и  $\theta_2(t)$ , ФНЧ1, ФНЧ2 и ФИЛЬТР – линейные фильтры нижних частот с начальными состояниями  $x_1(0)$ ,  $x_2(0)$ и  $x_0(0)$ , соответственно, соотношение между входом  $\xi(t)$  и выходом  $\sigma(t)$ ограничителя имеет вид  $\sigma(t) = \operatorname{sign}(\xi(t))$ , вход  $\varphi(t)$  фильтра ФИЛЬТР имеет вид  $\operatorname{sign}(g_1(t))g_2(t) - \operatorname{sign}(g_2(t))g_1(t)$ , закон изменения частоты подстраиваемого генератора предполагается линейным, блок 90° задерживает фазу сигнала на  $\frac{\pi}{2}$ .

Впервые исследования радиофизических систем с разрывной правой частью проводились Железцовым Н.А. [29] до появления развитой математической теории



Рис. 3. QPSK-схема Костаса.

дифференциальных включений [16,17]. Далее для определения решений разрывной системы (1) мы используем подход Филиппова [17] и рассматриваем решение как абсолютно-непрерывную вектор-функцию, удовлетворяющую дифференциальному включению

(2)

$$\dot{x} \in \psi(\theta_e), \\ \dot{\theta}_e \in \omega_e^{\text{free}} - \frac{K_{\text{vco}}}{\tau_1} \left( x + \tau_2 \psi(\theta_e) \right),$$

где

(3) 
$$\psi(\theta_e) = \begin{cases} \operatorname{saw}(\theta_e), & \theta_e \neq \pi + 2\pi m, \\ [-1, 1], & \theta_e = \pi + 2\pi m. \end{cases}$$

Здесь  $\psi(\pi) = [-1, 1]$  соответствует минимальному ограниченному выпуклому множеству, такому что  $\lim_{\theta_e \to \pi - 0} \operatorname{saw}(\theta_e) \in \psi(\pi), \lim_{\theta_e \to \pi + 0} \operatorname{saw}(\theta_e) \in \psi(\pi).$ 

Из анализа дифференциального включения (2) следует существование отрезка скользящих режимов на периоде и неединственность траекторий с начальными данными на этих отрезках. Для доказательства глобальной устойчивости и бесконечности полосы захвата исследуемой модели ФАП рассмотрим непрерывную функцию Ляпунова в форме Лурье-Постникова:

(4) 
$$V(x, \ \theta_e) = \frac{K_{\text{vco}}}{2\tau_1} \left(x - \frac{\tau_1 \omega_e^{\text{free}}}{K_{\text{vco}}}\right)^2 + \int_0^{\theta_e} \operatorname{saw}(\sigma) d\sigma,$$

которая является периодической:  $V(x, \theta_e + 2\pi) = V(x, \theta_e) \quad \forall x \in \mathbb{R}, \forall \theta_e \in \mathbb{R}$ , а также удовлетворяет условию радиальной неограниченности по непериодическим координатам:  $V(x, \theta_e) + \theta_e^2 \to +\infty$  при  $|x| + |\theta_e| \to +\infty$ . Вне поверхностей разрыва  $S_m = \{(x, \theta_e) \mid x \in \mathbb{R}, \theta_e = \pi + 2\pi m\}, m \in \mathbb{Z}$  функция  $V(x, \theta_e)$  гладкая и ее производные в силу системы (1) отрицательна:

$$\dot{V}(x, \ \theta_e) = -\frac{K_{\text{vco}}\tau_2}{\tau_1} \left( \operatorname{saw}(\theta_e) \right)^2 < 0, \ \theta_e \neq \pi m, \ m \in \mathbb{Z}.$$

Заметим, что из вида системы следует, что не существует временного интервала  $(t_1, t_2)$  такого, что  $\theta_e(t) \equiv 2\pi m, m \in \mathbb{Z}$  при  $t \in (t_1, t_2)$ . Следовательно,  $V(x(t_1), \theta_e(t_1)) < V(x(t_2), \theta_e(t_2))$  при  $t_1 < t_2$ . На решениях скользящего режима, удовлетворяющих  $\dot{x} = \frac{1}{\tau_2} \left( \frac{\tau_1 \omega_e^{\text{free}}}{K_{\text{vco}}} - x \right)$ , функция  $V(x, \theta_e)$  имеет вид

$$V(x, \ \theta_e) = \frac{K_{\rm vco}}{2\tau_1} \left( x - \frac{\tau_1 \omega_e^{\rm free}}{K_{\rm vco}} \right)^2 + \frac{\pi}{2}$$

и является невозрастающей. Следовательно, для любого решения включения (2) функция (4) является невозрастающей и  $V(x(t), \theta_e(t)) \equiv V(x(0), \theta_e(0))$  влечет  $(x(t), \theta_e(t)) \equiv (x(0), \theta_e(0))$ . Таким образом, функция (4) удовлетворяет теореме Леонова для анализа глобальной устойчивости периодических дифференциальных включений [30–32] и позволяет доказать бесконечность полосы захвата исследуемой модели ФАП для любых параметров  $K_{vco} > 0, \tau_1 > 0, \tau_2 > 0$ :

$$[0, \omega_p) = [0, +\infty).$$

Поскольку при ресинхронизации траектории системы (1) не попадают на отрезки скользящих режимов при любых частотах  $\omega_e^{\text{free}}$ , отличных от частоты быстрого захвата  $\omega_e^{\text{free}} = \omega_l$ , то проблема неединственности решений не влияет на определение полосы быстрого захвата.

## 3. Заключение

В данной работе были показаны возможности аналитических методов анализа систем дифференциальных уравнений с разрывной правой частью для решения проблем определения полос удержания, захвата и быстрого захвата в системе ФАП с пилообразной характеристикой фазового детектора.

Работа выполнена при финансовой поддержке Российского научного фонда (проект 22-11-00172).

#### Список литературы

- 1. Kaplan E., Hegarty C. Understanding GPS/GNSS: Principles and Applications / 3rd edition. Artech House, 2017.
- 2. Aaltonen L., Halonen K. An analog drive loop for a capacitive MEMS gyroscope // Analog Integrated Circuits and Signal Processing. 2010. Vol. 63, No. 3. P. 465–476.
- 3. Kuznetsov N., Belyaev Y., Styazhkina A. et al. Estimation of PLL architecture on MEMS gyroscope performance // Gyroscopy and Navigation. 2022. Vol. 13, No. 1. P. 44–52.
- 4. Du K., Swamy M. Wireless Communication Systems: from RF subsystems to 4G enabling technologies. Cambridge University Press, 2010.
- 5. Rouphael T. Wireless Receiver Architectures and Design: Antennas, RF, Synthesizers, Mixed Signal, and Digital Signal Processing. Elsevier Science, 2014.
- 6. Best R., Kuznetsov N., Leonov G. et al. Tutorial on dynamic analysis of the Costas loop // IFAC-Papers OnLIne. 2016. Vol. 42. P. 27–49.
- Cho P. Optical Phase-Locked Loop Performance in Homodyne Detection Using Pulsed and CW LO // Optical Amplifiers and Their Applications/Coherent Optical Technologies and Applications. Optical Society of America, 2006. P. JWB24.
- 8. Ho K. Phase-Modulated Optical Communication Systems. Springer, 2005.

- 9. Helaluddin G. M. An improved optical Costas loop PSK receiver: simulation analysis // Journal of Scientific & Industrial Research. 2008. Vol. 67. P. 203–208.
- 10. Zhong Q.-C., Hornik T. Control of power inverters in renewable energy and smart grid integration. John Wiley & Sons, 2012. Vol. 97.
- 11. Karimi-Ghartemani M. Enhanced Phase-Locked Loop Structures for Power and Energy Applications. John Wiley & Sons, 2014.
- Rosenkranz W., Schaefer S. Receiver design for optical inter-satellite links based on digital signal processing // Transparent Optical Networks (ICTON). 2016 18th International Conference on / IEEE. 2016. P. 1–4.
- Kuznetsov N., Lobachev M., Yuldashev M., Yuldashev R. The Egan problem on the pull-in range of type 2 PLLs // IEEE Transactions on Circuits and Systems II: Express Briefs. 2021. Vol. 68, No. 4. P. 1467–1471.
- Kuznetsov N., Lobachev M., Mokaev T. Hidden boundary of global stability in a counterexample to the Kapranov conjecture on the pull-in range // Doklady Mathematics. 2023. Vol. 108, No. 4. P. 300–308.
- 15. Kuznetsov N., Lobachev M., Yuldashev M. et al. The Gardner problem on the lock-in range of second-order type 2 phase-locked loops // IEEE Transactions on Automatic Control. 2023.
- 16. Гелиг А., Леонов Г., Якубович В. Устойчивость нелинейных систем с неединственным состоянием равновесия. Наука, 1978. [English transl: Stability of Stationary Sets in Control Systems with Discontinuous Nonlinearities. World Scientific], 2004.
- 17. Филиппов А. Дифференциальные уравнения с разрывной правой частью. М.: Наука, 1985. 255 с.
- Piiroinen P.T., Kuznetsov Y.A. An event-driven method to simulate Filippov systems with accurate computing of sliding motions // ACM Transactions on Mathematical Software (TOMS). 2008. Vol. 34, No. 3. P. 13.
- Leonov G., Kuznetsov N., Kiseleva M., Mokaev R. Global problems for differential inclusions. Kalman and Vyshnegradskii problems and Chua circuits // Differential Equations. 2017. Vol. 53, No. 13. P. 1671–1702.
- 20. Byrne C. Properties and design of the phase-controlled oscillator with a sawtooth comparator // The Bell System Technical Journal. 1962. Vol. 41, No. 2. P. 559–602.
- 21. Goldstein A. Analysis of the Phase-Controlled Loop with a Sawtooth Comparator // Bell System Technical Journal. 1962. Vol. 41, No. 2. P. 603–633.
- 22. Шахтарин Б. Исследование кусочно-линейной системы ΦАП // Радиотехника и электроника. 1969. № 8. С. 1415–1424.
- 23. Сафонов В. О влиянии формы пилообразной характеристики фазового детектора на полосу захвата ФАП // Радиотехника. 1969. Т. 24, № 6. С. 76–80.
- Белюстина Л., Быков В., Кивелева К., Шалфеев В. О величине полосы захвата системы ФАПЧ с пропорционально-интегрирующим фильтром // Изв. вузов. Радиофизика. 1970. Т. 13, № 4. С. 561–567.
- 25. Protonotarios E.N. Pull-in time in second-order phase-locked loops with a sawtooth comparator // IEEE Transactions on Circuit Theory. 1970. Vol. 17, No. 3. P. 372–378.
- 26. Harb B. Computing the pull-in range of second-order phase locked loops with tanlock and sawtooth phase detectors // Proceedings of the 11th International Conference on Circuits, Systems, Electronics, Control & Signal Processing (CSECS'12). 2012. P. 27–32.
- Harb B.A., Al-Ajlouni A., Eyadeh A. A Collocation-Based Algorithm for Analyzing Bifurcations in Phase Locked Loops with Tanlock and Sawtooth Phase Detectors // Mathematical Problems in Engineering. 2018. Vol. 2018. P. 1–7.
- Kuznetsov N., Kuznetsova O., Leonov G. et al. A short survey on nonlinear models of QPSK Costas loop // IFAC-PapersOnLine. 2017. Vol. 50, no. 1. P. 6525–6533.
- 29. Железцов Н. Точечные преобразования и кусочно-линейные системы // Теория колебаний (Андронов А., Витт А. Хайкин С.). М.: Физ. Мат. Лит., 1959. С. 504–649.
- Леонов Г. Глобальная устойчивость двумерных систем управления угловой ориентацией // Прикладная математика и механика. 2000. Vol. 64, No. 5. P. 890–895.
- 31. Leonov G., Kuznetsov N. Nonlinear Mathematical Models of Phase-Locked Loops. Stability and Oscillations. Cambridge Scientific Publishers, 2014.
- 32. Kuznetsov N., Lobachev M., Yuldashev M., et al. The birth of the global stability theory and the theory of hidden oscillations // 2020 European Control Conference Proceedings. 2020. P. 769–774.