Моделирование частотных сканов

Богачев А.М.

9 августа 2022 г.

Содержание

1	Цел	и и задачи	1
2	$\frac{2.1}{2.2}$	тематическе модели Модель сигнала релаксации ёмкости	. 2
3	2.3 Mo 3.1	Модель для расчёта исходных данных	4 4 4
C	писо	к литературы	6

1 Цели и задачи

 $\ensuremath{\mathit{Цель}}\ pa form u$: изучить влияние расположения линий на спектрах на коэффициент нелинейности-неэкспоненциальности p.

Для достижения поставленной цели нужно решить следующие задачи:

- 1. Разработать программу идентификации частотного скана. Модель частотного скана должна учитывать коэффициент нелинейности-неэкспоненциальности p.
- 2. Расчитать частотные сканы для разных спектров.
- 3. Выполнить идентификацию полученных сканов.
- 4. Построить зависимость коэффициента p от расстояния между крайними линиями на спектре.

2 Математическе модели

В данном разделе представленно описание модели частотного скана в математических выражениях.

2.1 Модель сигнала релаксации ёмкости

Согласно обзору [2] зависимость значения ёмкости от времени f(t) для моноэкспоненциального сигнала релаксации имеет вид выражения 1.

$$f(t) = A \exp\left(-\lambda t\right),\tag{1}$$

где

A — амплитуда сигнала релаксации ёмкости;

au — постоянная веремени сигнала релаксации.

Спектр моноэкспоненциального сигнала релаксации имеет вид, представленный на рисунке 1.

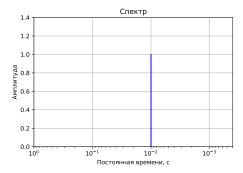


Рис. 1: Пример спектра моноэкспоненциального сигнала релаксации ёмкости

Согласно [2] зависимость сигнала релаксации ёмкости от времени f(t) для сгинала, образованного несколькими дискретными экспоненциальными сигналами, определяется выражением 2.

$$f(t) = \sum_{i=1}^{n} A_i \exp(-\lambda_i t), \qquad (2)$$

где n — количество экспоненциальных составляющих в спектре. Пример спектра такого сигнала показан на рисунке 2.

2.2 Модель аппаратных преобразований спектрометра DLS-82E

В спектрометре DLS-82E реализована корреляционная обработка сигнала релаксации ёмкости, таким образом сигнал на выходе аналогового тракта спектрометра определяется выражением 3, согласно [2].

$$S[g(\lambda), t_c, t_d] = \frac{1}{t_c} \int_{t_d}^{t_d + t_c} f(t) W(t - t_d) dt,$$
 (3)

где

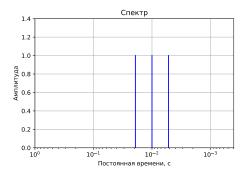


Рис. 2: Пример спектра сигнала релаксации ёмкости, содержащего несколько экспоненциальных составляющих.

W(t) — весовая функция, определённая на интервале времени $[0,t_c]$,

 t_c — период (длительность) весовой функции W(t),

 t_d — время задержки между началом сигнала релаксации и началом корреляционной обработки. Согласно обзору [2]. Время задержки t_d , обычно, вводится для улучшения избирателности или для снижения искажения сигнала из-за перегрузки измерительной системы.

 $g(\lambda)$ — распределение скоростей экспоненциальных спадов, составляющих релаксационный сигнал.

Модель аппаратных преобразований (корреляционной обработки), учитывающая форму весовой функции, реализованной в спектрометре DLS-82E, для моноэкспоненциального сигнала определяется выражением 4 [3].

$$S(\tau, C_A, F_0, t_1) = C_A K_{BS} K_{LS} \phi(\tau, F_0, t_1), \tag{4}$$

где

 C_A – амплитуда емкостного релаксационного сигнала,

 K_{BS} — масштабный коэффициент, зависящий от чувствительности емкостного моста,

 K_{LS} – масштабный коэффициент селектора,

т – постоянная времени релаксации гулбокого уровня,

 F_0 — частота сканирования импульсов заполнения,

 t_1 – длительность импульса заполнения,

 $\phi(\tau, F_0, t_1)$ – функция определяемая выражением 5.

$$\phi\left(\tau, F_0, t_1\right) = M\tau F_0 e^{-\frac{0.05}{\tau F_0}} \left(1 - e^{\frac{t_1 F_0 - 0.45}{\tau F_0}} - e^{-\frac{0.5}{\tau F_0}} + e^{\frac{t_1 F_0 - 0.95}{\tau F_0}}\right),\tag{5}$$

где M – масштабный множитель.

Масштабный множитель M определяется выражением 6.

$$M(\tau, F_0) = \frac{1}{\max\left[\tau F_0 e^{-\frac{0.05}{\tau F_0}} \left(1 - e^{\frac{t_1 F_0 - 0.45}{\tau F_0}} - e^{-\frac{0.5}{\tau F_0}} + e^{\frac{t_1 F_0 - 0.95}{\tau F_0}}\right)\right]}$$
(6)

Введём коэффициент A (выражение 7), характеризующий амплитуду сигнала релаксации ёмкости и перепишем выражение 4 с учётом того, что длительность импульса заполнения t_1 является неизменной величиной, и получим выражение 8.

$$A = C_A K_{BS} K_{LS}. (7)$$

$$S(\tau, A, F_0) = A\phi(\tau, F_0) \tag{8}$$

Для одновременного учёта нелинейности аппаратного тракта и неэкспоненциальности сигнала релаксации, связанной с пресутствием нескольких экспоненциальных составляющиъ в модель вводят коэффициент нелинейности-неэкспоненциальности p [3], после чего выражение 8 приобретает вид выражения 9.

$$S(\tau, A, F_0, p) = A \left[\phi(\tau, F_0) \right]^p. \tag{9}$$

Для моноэкспоненциальных сигналов релаксации коэффициент p=1, но, как будет показано далее, в случае наличия нескольких экспоенециальных составляющих в сигнале релаксации коэффициент p становится меньше 1.

2.3 Модель для расчёта исходных данных

Если предположить, что сигнал релаксации ёмкости состоит из нескольких экспоненциальных составляющих и определяется выражением 2, то опираясь на выражения 2, 3, 8 и 5, можно сделать выод, что частотный скан, созданный таким сигналом релаксации ёмкости определяется выражением 10.

$$Y = \sum_{i=1}^{n} A_i \phi(\tau_i, F_0), \tag{10}$$

где n — количество экспоненциальных составляющих в сигнале релаксации.

3 Моделирование и его результаты

3.1 Реализация модели

Модель (выражение 8) реализована на языке программирования Python (версия 3.9.12) с применением библиотеки TensorFlow (версия 2.8.0) и других библиотек для научных вычислений.

Модель частотного скана реализованна в виде отдельного класса FrequencyScan() в модуле fsmodels.py. Код прокоментирован. Все параметры снабжены адекватными значениями по умолчанию. В дальнейшем планируется дополнение документации и перенос всех программных инструментов для обработки экспериментальных данных в один пакет.

Модель реализует две функции:

- 1. Вычисление частотного скана по заданным параметрам и заданному вектору десятичных логарифмов частот опорной функции.
- 2. Идентификация параметров модели частотного скана по экспериментальным данным.

Примеры использования модели можно найти в файле $tensorflow_model.ipynb$ (ПО Jupyter Notebook в составе дистрибудтива Anaconda).

Программа при каждом вычислении значения $\phi\left(\tau,F_{0},t_{1}\right)$ (выражение 5) находит $\max\left[\tau F_{0}e^{-\frac{0.05}{\tau F_{0}}}\left(1-e^{\frac{t_{1}F_{0}-0.45}{\tau F_{0}}}-e^{-\frac{0.5}{\tau F_{0}}}+e^{\frac{t_{1}F_{0}-0.95}{\tau F_{0}}}\right)\right]$ методом градиентного спуска и вычисляет масштабный множитель M (выражение 6).

Идентификация параметров модели производится методом градиетного спуска, при этом минимизируется среднеквадратическая ошибка между значениями, полученными в результате измерений, и результатами моделирования (выражение 11).

$$E = \frac{1}{n} \sum_{i=1}^{n} (y_i - y_i^*)^2,$$
(11)

где

 y_i — значения, полученные в результате измерений,

 y_i^* – значения, полученные в результате моделирования,

n – количество измерений.

Градиентный спуск везде реализован с помощью библиотеки TensorFlow, которая использует алгоритм дифференцирования на графе вычислений, таким образом, производная берётся символьно (точно), затем вычисляется её значение, по этому точность вычисления градиента ограничена только разрядностью чисел [1].

Для ускорения процесса идентификации и улучшения сходимости в модели вместо постоянной времени сигнала релаксации τ выполняется идентификация величины $\rho = log10(\tau)$. По этим же и некоторым другим техническим причинам при вычислении частотного скана на вход модели нужно подавать не вектор частот опорной функции, а вектор их десятичных логарифмов.

Список литературы

- [1] Aurelien Geron. Hands-On Machine Learning with Scikit-Learn, Keras, and TensorFlow: Concepts, Tools, and Techniques to Build Intelligent Systems. 2nd. O'Reilly Media, Inc., 2019. ISBN: 1492032646.
- [2] Andrei A. Istratov и Oleg F. Vyvenko. «Exponential analysis in physical phenomena». В: Review of Scientific Instruments 70.2 (1999), с. 1233—1257. DOI: 10.1063/1.1149581. eprint: https://doi.org/10.1063/1.1149581. URL: https://doi.org/10.1063/1.1149581.
- [3] Vladimir Krylov, Aleksey Bogachev и Т. Pronin. «Deep level relaxation spectroscopy and nondestructive testing of potential defects in the semiconductor electronic component base». В: Radio industry (Russia) 29 (май 2019), с. 35—44. DOI: 10.21778/2413-9599-2019-29-2-35-44.