# Статистическая точность при поиске ЭДМ заряженных частиц в накопительных кольцах

## $A E Aксентьев^{1,2}$ , Ю $B Сеничев^2$

 $^1$  IKP, Forschungszentrum Jülich, Jülich, Германия

E-mail: a.aksentev@fz-juelich.de

Аннотация. На текущий момент, коллаборация "Juelich Electric Dipole moment Investigations" (JEDI), вместе с настоящими экспериментами по поиску ЭДМ на кольце COSY, разрабатывает концептуальный дизайн кольца для поиска дейтронного электрического дипольного момента (дЭДМ). Одной из главных проблем в изучении ЭДМ является прецессия спина в вертикальной плоскости, вызванная неидеальной установкой элементов ускорителя через магнитный дипольный момент (МДМ). Идея разделения ЭДМ и МДМ основана на измерении полной частоты прецессии спина в различающихся процессах и сравнении результата. Высокая точность измерения прецессии спина достигается путём сбора большого количества статистики. Коллаборация JEDI стремится детектировать ЭДМ на уровне  $10^{-29}$  е·сm, для чего требуется точность оценки частоты  $\approx 10^{-9}$  рад/сек. Статистическая точность оценки обусловлена следующими тремя факторами: полное время измерения, определяющее разброс независимой переменной; опибка измерения; временная модуляция и расстояние между точками выборки. В этой статье мы анализируем взаимосвязь между этими факторами, и оцениваем наилучшую достижимую точность в данных условиях.

# 1. Модель скорости счёта детектора

Мы предположим следующую модель для скорости счёта детектора:

$$N(t) = N_0(t) \cdot \left(1 + P \cdot e^{-t/\tau_d} \cdot \sin(\omega \cdot t + \phi)\right),\tag{1}$$

где  $au_d$  время декогеренции, и  $N_0(t)$  скорость счёта, связанная с неполяризованным сечением взаимодействия.

Поскольку ток пучка может быть выражен как функция времени в виде

$$I(t) \equiv N^b(t)\nu = I_0 \cdot e^{\lambda_b t},$$

 $\lambda_b$  время жизни пучка, то ожидаемое число частиц, рассеянных в направлении детектора,в

<sup>&</sup>lt;sup>2</sup> Национальный Исследовательский Ядерный Университет "МИФИ," Москва, Россия

течении времени измерения  $\Delta t_c$ :

$$N_{0}(t) = p \cdot \int_{-\Delta t_{c}/2}^{+\Delta t_{c}/2} I(t+\tau) d\tau$$

$$= p \cdot \frac{\nu N_{0}^{b}}{\lambda_{b}} e^{\lambda_{b}t} \cdot \left( e^{\lambda_{b}\Delta t_{c}/2} - e^{-\lambda_{b}\Delta t_{c}/2} \right)$$

$$\approx \underbrace{p \cdot \nu N_{0}^{b} e^{\lambda_{b}t}}_{\text{rate } r(t)} \cdot \Delta t_{c},$$
(2)

где p вероятность "полезного" рассеяния (приблизительно 1%, согласно Ю.В. Сеничеву, д.ф-м.н., проф. (частная переписка, Декабрь 2016)).

Истинное число детектированных частиц будет распределено в соответствии с распределением Пуассона:

$$P_{N_0(t)}(\tilde{N}_0) = \frac{(r(t)\Delta t_c)^{\tilde{N}_0}}{\tilde{N}_0!} \cdot e^{-r(t)\Delta t_c},$$

из чего  $\sigma^2_{\tilde{N}_0}(t) = N_0(t).$ 

Нас интересует математическое ожидание  $N_0(t)=\mathrm{E}\left[\tilde{N}_0(t)\right]$ , и его дисперсия  $\sigma_{N_0}(t)$ . Их получают как статистики:

$$\langle \tilde{N}_0(t) \rangle_{\Delta t_{\epsilon}} = \frac{1}{n_{c/\epsilon}} \sum_{i=1}^{n_{c/\epsilon}} \tilde{N}_0(t_i), \ n_{c/\epsilon} = \Delta t_{\epsilon} / \Delta t_c,$$

and

$$\sigma_{\tilde{N}_0(t)|\Delta t_{\epsilon}} = \frac{1}{n_{c/\epsilon}} \sum_{i=1}^{n_{c/\epsilon}} \left( \tilde{N}_0(t_i) - \langle \tilde{N}_0(t_i) \rangle_{\Delta t_{\epsilon}} \right)^2.$$

 $(\Delta t_{\epsilon})$  время измерения события,  $\Delta t_{c}$  время измерения поляриметрии.) Будучи суммой рандомных переменных,  $N_{0}(t)$  распределено нормально.

Стандартная ошибка среднего, таким образом, есть

$$\begin{split} \sigma_{N_0}(t) &= \sigma_{\tilde{N}_0}(t) / \sqrt{n_{c/\epsilon}} = \sqrt{N_0(t) \frac{\Delta t_c}{\Delta t_\epsilon}} \\ &\approx \sqrt{\frac{p \cdot \nu N_0^b}{\Delta t_\epsilon}} \cdot \Delta t_c \cdot \exp\left(\frac{\lambda_b}{2} \cdot t\right). \end{split}$$

Относительная ошибка растёт:

$$\frac{\sigma_{N_0}(t)}{N_0(t)} \approx \frac{A}{\sqrt{\Delta t_{\epsilon}}} \cdot \exp\left(-\frac{\lambda_b}{2}t\right) = \frac{A}{\sqrt{\Delta t_{\epsilon}}} \cdot \exp\left(\frac{t}{2\tau_b}\right), \ A = \frac{1}{\sqrt{p \cdot \nu N_0^b}}.$$
 (3)

### 2. Искомая величина

Мероя поляризации пучка является относительная асимметрия скоростей счёта детекторов: [1, стр. 17]

$$\mathcal{A} = \frac{N(\frac{\pi}{2}) - N(-\frac{\pi}{2})}{N(\frac{\pi}{2}) + N(-\frac{\pi}{2})}.$$
 (4)

В нижеследующей симуляции, данные фитированы функцией

$$\mathcal{A}(t) = \mathcal{A}(0) \cdot e^{\lambda_d \cdot t} \cdot \sin(\omega \cdot t + \phi), \qquad (5)$$

с тремя параметрами  $\mathcal{A}(0)$ ,  $\lambda_d$ , и  $\phi$ .

Из-за уменьшающегося числа частиц в пучке измерения асимметрии гетероскедастичны. Из [1, стр. 18], предполагаемая модель гетероскедастичности:

$$\sigma_{\mathcal{A}}^2(t) \approx \frac{1}{2N_0(t)}. (6)$$

#### 3. Условия для максимальной точности

Предполагая Гауссово распределение ошибки с нулевым средним и вариацией  $\sigma_{\epsilon}^2$ , максимально-правдоподобная оценка вариации оценки частоты прецессии асимметрии сечения  $\mathcal A$  может быть выражена как

$$\operatorname{var}\left[\hat{\omega}\right] = \frac{\sigma_{\epsilon}^{2}}{X_{tot} \cdot \operatorname{var}_{w}\left[t\right]},$$

with

$$X_{tot} = \sum_{j=1}^{n_{\epsilon}} x_{j} = \sum_{s=1}^{n_{zc}} \sum_{j=1}^{n_{\epsilon/zc}} x_{js},$$

$$\text{var}_{w}[t] = \sum_{i} w_{i} (t_{i} - \langle t \rangle_{w})^{2}, \ \langle t \rangle_{w} = \sum_{i} w_{i} t_{i},$$

$$w_{i} = \frac{x_{i}}{\sum_{j} x_{j}}, \ x_{i} = (\mathcal{A}(0) \exp(\lambda_{d} t_{i}))^{2} \cos^{2}(\omega t_{i} + \phi) = (\mu'_{\phi}(t_{i}))^{2}.$$

В выражении выше:  $X_{tot}$  полная информация Фишера выборки, и  $\operatorname{var}_w[t]$  мера его дисперсии по времени. Можно заметить, что выбирая подходящие моменты для выборки, можно увеличить фактор  $X_{tot}$ , он пропорционален сумме квадратов производных сигнала по времени. Если частота и фаза уже известны до приелемого уровня точности, дальнейшее улучшение может быть достигнуто путём применения схемы выборки, в которой измерения производятся только во время быстрого изменения сигнала (модуляция сэмплинга). Такое улучшение ограничено только скоростью счёта сигнала детектора.

Оба фактора  $\text{var}_w\left[t\right]$  и  $X_{tot}$  ограничены в результате декогеренции спина. Мы можем выразить  $\sum_{j=1}^{n_{\epsilon/zc}} x_{js} = n_{\epsilon/zc} \cdot x_{0s}$ , для некоторого среднего значения  $x_{0s}$  в данном узле  $s.\ n_{\epsilon/zc}$  — число измерений асимметрии в узле. Период времени, в течение которого происходят измерения,  $\Delta t_{zc}$ , обозначим epems сжатия. Величина суммы  $\sum_{j=1}^{n_{\epsilon/zc}} x_{js}$  падает экспоненциально в результате декогеренции, следовательно  $x_{0s} = x_{01} \exp\left(\lambda_d \cdot \frac{(s-1) \cdot \pi}{\omega}\right)$ . Таким образом,

$$X_{tot} = n_{\epsilon/zc} \cdot x_{01} \cdot \frac{\exp\left(\frac{\lambda_d \pi}{\omega} n_{zc}\right) - 1}{\exp\left(\frac{\lambda_d \pi}{\omega}\right) - 1} \equiv n_{\epsilon/zc} \cdot x_{01} \cdot g(n_{zc}); \tag{7}$$

$$x_{01} = \frac{1}{\Delta t_{zc}} \int_{-\Delta t_{zc}/2}^{+\Delta t_{zc}/2} \cos^2(\omega \cdot t) dt = \frac{1}{2} \cdot \left(1 + \frac{\sin \omega \Delta t_{zc}}{\omega \Delta t_{zc}}\right), \tag{8}$$

$$n_{\epsilon/zc} = \frac{\Delta t_{zc}}{\Delta t_{\epsilon}}. (9)$$

Уравнение (7) предоставляет средство для оценки предела длительности эксперимента. В Таблице 1, представлены: процент предела полной информации Фишера, время, в течении которого этот предел достигнут (в единицах времени декогеренции), и отношение сигнал/шум к этому времени. Отношение сигнал/шум вычислено в соответствии с:

$$SNR \stackrel{\triangle}{=} \frac{\mathcal{A}(0) \cdot e^{-t/\tau_d}}{\sigma_{\mathcal{A}}(t)} \approx \sqrt{2 \cdot p \cdot \nu N_0^b \cdot \Delta t_c} \cdot \mathcal{A}(0) \cdot \exp\left[-\frac{t}{\tau_d} \cdot \left(1 + \frac{1}{2} \frac{\tau_d}{\tau_b}\right)\right], \tag{10}$$

где, из  $\sigma_{\mathcal{A}(0)}/\mathcal{A}(0) \approx 3\%$ , фактор перед экспонентой равен 33.

**Таблица 1.** Количество информации Фишера (в процентах от доступного предела) содержащееся в сэмпле собранном в течение указанного времени, и соответствующее отношение сигнал/шум.

| Предел FI (%) | Длительность $(\times \tau_d)$ | Сигнал/шум |
|---------------|--------------------------------|------------|
| 95            | 3.0                            | 0.4        |
| 90            | 2.3                            | 1.1        |
| 70            | 1.2                            | 5.5        |
| 50            | 0.7                            | 11.7       |

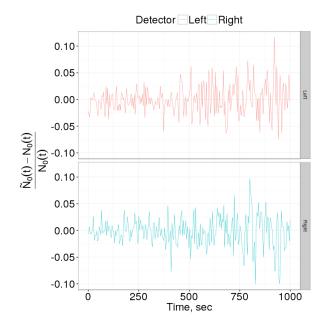
#### 4. Симуляция

Мы симулировали данные из двух детекторов с параметрами собранными в таблице 2 для  $T_{tot}=1000$  секунд, собранными равномерно с частотой  $f_s=375$  Гц. Эти величины выбраны по следующей причине: размер пучка за одно заполнение порядка  $10^{11}$  частиц; если мы хотим иметь время жизни пучка равное времени декогеренции, мы не можем исчерпать больше 75% пучка; только 1% всех рассеяний того сорта, который нам нужен для поляриметрии, так что нам остаётся  $7.5 \cdot 10^8$  полезных рассеяний. Измерение скорочти счёта детектора  $N_0(t)$  с точностью примерно 3% занимает порядка 2000 событий на детекторе, что ещё убавляет число измерений асимметрии до  $3.75 \cdot 10^5 = f_s \cdot T_{tot}$ . Ожидается, что длительность одного заполнения орбиты будет 1000 секунд, поэтому  $f_s=375$  Гц.

Относительная ошибка скоростей счёта детекторов запечетлена на Рис. 1; асимметрия сечения, вычисленная в соответствии с уравнением (4), показана на Рис. 2. Эти данные фитируются методом Максимального Правдоподобия нелинейной, гетероскедастичной моделью заданной уравнением (5), с функцией дисперсии для весов, заданной уравнением (6). Результаты фитирования собраны в Таблицу 3.

Таблица 2. Параметры скорости счёта детекторов.

|                   | Левый Правый      |         |
|-------------------|-------------------|---------|
| $\overline{\phi}$ | $-\pi/2$ $+\pi/2$ | рад     |
| $\omega$          | 3                 | рад/сек |
| P                 | 0.4               |         |
| $	au_d$           | 721               | сек     |
| $	au_b$           | 721               | сек     |
| $N_0(0)$          | 6730              |         |



**Рис. 1.** Симулированная относительная ошибка измерения скорости счёта для левого и правого детекторов как функция времени.

**Рис. 2.** Ожидание (красная линия) и измерения выборки (чёрные точки) асимметрии сечения в симуляции.

Таблица 3. Результаты фитирования асимметрии.

| Параметр | Оценка                          | Ошибка   | Единицы                 |
|----------|---------------------------------|--|-------------------------|
| $\omega$ | 0.400 $-0.001$ $3.000$ $-1.571$ | $9.03 \cdot 10^{-5}  7.86 \cdot 10^{-7}  7.55 \cdot 10^{-7}  2.25 \cdot 10^{-2}$ | 1/сек<br>рад/сек<br>рад |

## 4.1. Улучшение от модуляции

Если начальная оценка частоты, полученная из равномерно-собранной выборки, имеет стандартную ошибку порядка  $1\cdot 10^{-6}$  рад/сек, симуляции показывают, что стандартная ошибка оценки может быть улучшена до  $\approx 5.8\cdot 10^{-7}$  рад/сек.

Этот проект частично поддерживатеся программой Проекта Российской Академической Преуспеваемости "МИФИ 5/100."

#### Ссылки

[1] Eversmann D. Analysis of the Spin Coherence Time at the Cooler Synchrotron COSY [master's thesis on the Internet]. [Aachen (Germany)]: Rheinisch-Westfälische Technische Hochschule Aachen (RWTH); 2013 [cited 2017 Feb 28]. Available from: http://wwwo.physik.rwth-aachen.de/fileadmin/user\_upload/www\_physik/Institute/Inst\_3B/Mitarbeiter/Joerg\_Pretz/DEMasterarbeit.pdf