

Разработка системы считывания и приёма данных детектора RICH эксперимента CBM

J. Adamczewski-Musch^a, П.Г. Акишин^g, К.-Н. Becker^b, С.Г. Белогуров^{g,e},
J. Bendarouach^c, Н. Болдырева^d, С. Deveaux^c, В.В. Добырин^d, М. Dürr^c, J. Eschke^a,
J. Förtsch^b, J. Heep^c, С. Höhne^c, К.-Н. Kampert^b, Л.М. Коченда^{d,e}, J. Kopfer^{b,c},
П.А. Кравцов^{d,e}, I. Kres^b, С.А. Лебедев^{c,g}, Е.И. Лебедева^c, Е. Леонова^d, С.В. Линева^a,
Т. Mahmoud^c, J. Michelf^f, Н. Мифтахов^d, W. Niebur^a, Е.В. Овчаренко^g, V. Patel^b,
С. Pauly^b, М. Penschuck^f, D. Pfeifer^b, S. Querschfeld^b, J. Rautenberg^b, S. Reinecke^b,
Ю.Г. Рябов^d, Е.В. Рошин^d, В.М. Самсонов^{d,e,h}, В.Н. Щетинин^{g,i}, О.П. Тарасенкова^d,
М. Traxler^a, С. Ugur^a, Е. Взнудзаев^d, и М.Е. Взнудзаев^d

^a*GSI Helmholtzzentrum für Schwerionenforschung GmbH, D-64291 Darmstadt, Germany*

^b*Department of Physics, University Wuppertal, D-42097 Wuppertal, Germany*

^c*Institute of Physics II and Institute of Applied Physics, Justus Liebig University Giessen, D-35392 Giessen, Germany*

^d*National Research Centre - Kurchatov Institute, B. P. Konstantinov Petersburg Nuclear Physics Institute, 188300 Gatchina, Russia*

^e*National Research Nuclear University MEPhI (Moscow Engineering Physics Institute), 115409 Moscow, Russia*

^f*Institut für Kernphysik, Goethe University Frankfurt, D-60438 Frankfurt am Main, Germany*

^g*Laboratory of Information Technologies, Joint Institute for Nuclear Research (JINR-LIT), 141980 Dubna, Russia*

^h*St. Petersburg State Polytechnic University (SPbSPU), 195251 St. Petersburg, Russia*

ⁱ*Bauman Moscow State Technical University, 105005 Moscow, Russia*

Содержание

Введение	2
1 Особенности МА ФЭУ H12700	5
2 Архитектура системы сбора данных CBM RICH	8
2.1 64-канальный модуль считывания	8
2.2 Концентрация и ввод данных в ЭВМ	12
3 Экспериментальные установки	13
3.1 Экспериментальная установка на пучковых тестах	13
3.2 Лабораторный стенд	16
4 Программное обеспечение	18
4.1 Распаковка	19
4.2 Калибровка точного времени	19

*eovchar@jinr.ru

4.3	Коррекция задержек между каналами	20
4.4	Построение хита	21
4.5	Построение события	22
4.6	Реконструкция	24
5	Результаты	24
5.1	Испытание системы сбора данных с использованием FLIB .	24
5.2	Калибровка точного времени (Fine time calibration)	24
5.3	Определение коррекций задержек между каналами	29
5.4	Временное разрешение	31
5.5	Исследование профиля высвечивания сместителя спектра . .	33
5.6	Время над порогом	35
5.7	Сравнение одноэлектронных спектров при временном и амплитудном считывании	36
	Заключение	40
	Список литературы	41

Аннотация

Подробно охарактеризован 64-канальный модуль считывания и приёма данных, состоящий из многоанодного фотоэлектронного умножителя (МА ФЭУ) H12700, четырёх плат предусилителей-дискриминаторов PADIWA и одной платы TRB v3, выполняющей функции ВЦП и концентратора данных. Описаны необходимые для работы прототипа модули ПО. Продемонстрировано, что ВЦП имеют временное разрешение от 21 до 64 пс (FWHM) в зависимости от способа калибровки точного времени. Проведена калибровка задержек между каналами. Дрейф задержек не превышает 0.5 нс за все время измерений. Исследованы спектры “времени над порогом” (ToT). Выявлены влияние периодических наводок и необходимость совершенствования схемотехнических решений. Исследованы временные свойства сместителя спектра и его влияние на эффективность регистрации черенковских колец. Наиболее интенсивная компонента характеризуется временем высвечивания 1.1 нс, также имеются компоненты с характерными временами 3.8 нс и 45 нс. Выявлено влияние особенностей одноэлектронного спектра на эффективность регистрации фотоэлектронов и вероятность появления ложных хитов. Временное разрешение совокупности из 256 каналов составляет 1.2 нс. Полученные результаты достаточны для использования исследованной схемы считывания и сбора данных в эксперименте СВМ, однако устранение выявленных недостатков позволит создать запас по эффективности и повысить надежность системы при долговременной эксплуатации.

Введение

В настоящее время на строящемся ускорительном комплексе FAIR (Facility for Antiproton and Ion Research, Дармштадт, Германия) [1] ведутся рабо-

27 ты по созданию экспериментальной установки СВМ (Compressed Baryonic
28 Matter) [2, 3, 4, 5]. Физическая программа СВМ нацелена на всестороннее
29 изучение фазовой диаграммы сильновзаимодействующей материи и урав-
30 нения состояния вещества при экстремально высоких плотностях барион-
31 ной материи, получаемых при столкновении релятивистских ядер в экспе-
32 рименте с фиксированной мишенью.

33 Для реализации программы необходимы измерения выходов и распре-
34 делений в фазовом пространстве частиц, рождающихся в области взаимо-
35 действия. Для этого в каждом событии требуются:

- 36 ● восстановление короткоживущих частиц, включая очень редкие, по
37 продуктам их распадов;
- 38 ● идентификация долгоживущих продуктов взаимодействия;
- 39 ● измерение центральности соударения;
- 40 ● определение плоскости реакции.

41 Для выполнения различных измерений СВМ будет функционировать
42 в двух конфигурациях — с мюонным детектором (MUCH) и с детектором
43 черенковских колец (RICH).

44 Схема экспериментальной установки с RICH представлена на рис. 1.

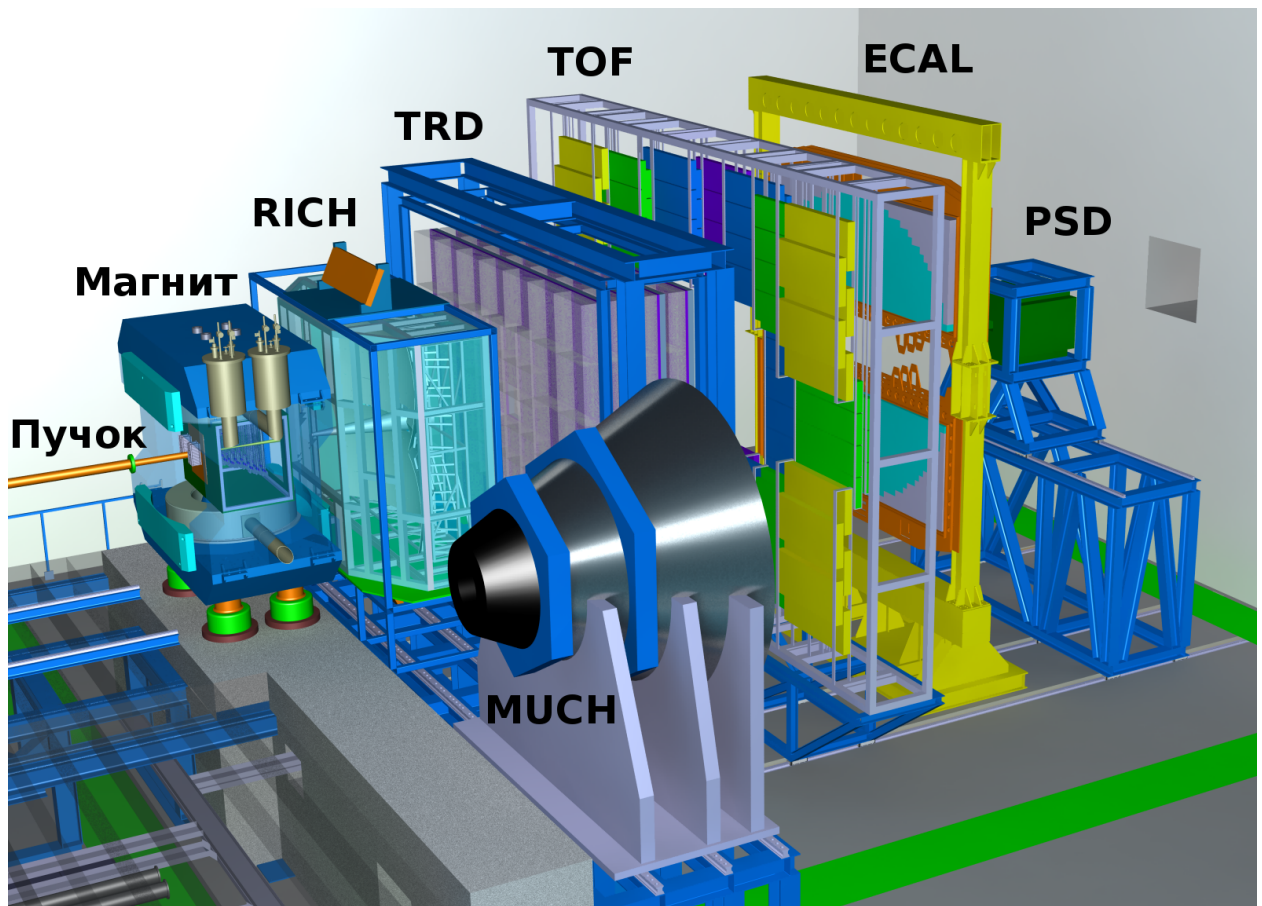


Рис. 1: Общий вид экспериментальной установки CBM в конфигурации с RICH.

Между полюсами сверхпроводящего дипольного магнита [6] расположена вакуумная камера, содержащая мишень и вершинный микродетектор (MVD) [7], выполненный на основе монолитного пиксельного детектора типа MAPS. Ниже по пучку также между полюсами, но уже вне вакуумной камеры, располагаются станции кремниевой трековой системы (STS) [8], собранные из двухсторонних микроstriповых сенсоров. Координатные трековые детекторы MVD и STS предназначены для реконструкции траекторий заряженных частиц, восстановления их импульсов с точностью не хуже 1% и нахождения вторичных вершин в условиях высокой множественности и плотности частиц.

Следом за STS в рассматриваемой конфигурации расположен детектор черенковских колец (RICH) [9], предназначенный для идентификации электронов и позитронов в диапазоне импульсов от 0.5 ГэВ/с до 8 ГэВ/с с целью восстановления распадов легких векторных мезонов и J/ψ частиц. Этот детектор, разработке которого посвящена данная статья, имеет радиатор длиной 1.7 м из углекислого газа под небольшим избыточным давлением, систему фокусировки из сегментированных сферических зеркал радиуса 3 м и общей площадью 13 кв.м. В качестве позиционно-чувствительного фотодетектора используется многоанодный фотоэлектронный умножитель

64 Hamamatsu H12700 (МА ФЭУ).

65 Во второй конфигурации на месте RICH стоит мюонная система (MUCH) [10],
66 предназначенная в первую очередь для исследования частиц, распадаю-
67 щихся по димюонному каналу и состоящая из чередующихся слоев железа
68 и газовых трековых камер [11].

69 Детектор переходного излучения (TRD) используется для реконструк-
70 ции треков частиц и идентификации электронов/позитронов в условиях
71 доминирующего фона от пионов [12].

72 Для идентификации адронов используется время-пролётный детектор
73 (TOF) [13].

74 Электромагнитный калориметр (ECAL) типа “шашлык” необходим для
75 регистрации прямых фотонов и фотонов от распада нейтральных мезонов
76 (π^0, η) [14].

77 Детектор непровзаимодействовавших осколков ядер (PSD) [15] пред-
78 ставляет собой сегментированный адронный калориметр и служит для
79 определения центральности столкновения и плоскости реакции путем ре-
80 гистрации ядерных осколков, летящих под малыми углами к пучку.

81 Эксперимент характеризуется высокой множественностью частиц, боль-
82 шой густотой треков под малыми углами и высокой частотой взаимодей-
83 ствий. Вследствие этого детекторы содержат десятки тысяч плотно упакো-
84 ванных каналов считывания, работающих по бестриггерной схеме, с кото-
85 рых необходимо собирать и анализировать “на лету” большой поток дан-
86 ных.

87 В данной статье описаны результаты тестов прототипа систем регистра-
88 ции фотонов, считывания, сбора и первичной обработки данных. Были ре-
89 ализованы все принципиальные узлы, как аппаратные, так и программные,
90 соответствующих систем разрабатываемого детектора черенковских колец
91 эксперимента CBM. Тесты проводились как в лабораторных условиях, так
92 и в составе полнофункционального прототипа детектора RICH на пучке PS
93 в ЦЕРН.

94 1 Особенности МА ФЭУ H12700

95 Многоанодный фотоэлектронный умножитель (МА ФЭУ) H12700 фирмы
96 Hamamatsu [16], появившийся на рынке в 2013 г., подробно охарактеризо-
97 ван в работах [17, 18]. Он обладает следующими достоинствами: большая
98 доля площади поперечного сечения, приходящаяся на светочувствитель-
99 ные пиксели, квадратная форма, что позволяет перекрывать без потерь
100 значительные площади (плотность упаковки 87%), малое время прохожде-
101 ния однофотоэлектронного сигнала через динодную систему, малый раз-
102 брос этого времени от события к событию, низкие перекрёстные помехи и
103 низкая скорость счета тепловых электронов. Некоторые свойства данного

прибора показаны в табл. 1, по большинству параметров он превосходит
своего предшественника МА ФЭУ Н8500 [19].

Таблица 1: Свойства МА ФЭУ Н12700В-03.

Темновой счёт на канал, Гц	≈ 10
Темновой счёт на весь МА ФЭУ, кГц	<1.0
Время нарастания сигнала, нс	0.64
Разброс времени развития электронной лавины, нс	0.28

Данный МА ФЭУ имеет двухщелочной фотокатод. Спектральная чувствительность МА ФЭУ в версии Н12700В-03, используемой в настоящей работе, определяется входным окном, сделанным из стекла, прозрачного в ультрафиолетовой области. Коротковолновая граница спектра чувствительности $\lambda_{min}=185$ нм, а максимум квантовой эффективности составляет 33% и достигается при длине волны $\lambda=380$ нм. Такие спектральные характеристики хорошо подходят для регистрации черенковского излучения, лежащего в ультрафиолетовой области. Каждому аноду соответствует канал МА ФЭУ, состоящий из своего фрагмента динодной системы и области фотокатода, называемой пикселем. Среднеквадратичное отклонение коэффициентов усиления в каналах МА ФЭУ от среднего значения не превышает 16% [16]. Разброс квантовой эффективности между пикселями по нашим данным составляет $\pm 10\%$.

Имеются исследования [20, 21, 22], показывающие, что радиационная стойкость прибора достаточна для использования в эксперименте СВМ. Также продемонстрирована работоспособность прибора в магнитном поле до 2.5 мТл [17] без значительного падения характеристик. Использование магнитных экранов и выбор оптимального расположения фотодетектора в пространстве делают этот МА ФЭУ пригодным для использования в эксперименте СВМ. Отметим, что к этому прибору проявляют интерес и другие эксперименты, например, он рассматривается для обновления LHCb [17].

Наряду с перечисленными достоинствами, МА ФЭУ Н12700В-03 имеет некоторые особенности, не имеющие аналогов в традиционных МА ФЭУ и требующие особого внимания при реализации канала считывания. Размножение электронов в динодной системе происходит в одном и том же вакуумном объеме для всех каналов. Помещённая в единый вакуумный объём динодная система типа “Metal Channel”, см. рис. 2 [23], отличается тем, что она довольно компактна, едина для всех каналов и позволяет добиться отличных временных свойств. Электронные лавины, соответствующие разным каналам, отличаются местом прохождения через динодную систему. Имеют место такие эффекты как выбивание электронов из динодов фотонами, прошедшими сквозь фотокатод, и отклонение электронов от идеальной траектории за счет разброса энергий. Последняя особенность

139 приводит к попаданию электронов на последующие стадии диодной систе-
 140 мы, минуя предыдущие, и перетеканию всей или части электронной лавины
 141 в соседний канал. Перетекание части лавины в соседний канал имеет ме-
 142 сто в более чем 25% случаев при равномерном освещении всего фотокатода.
 143 Величина перетекающего заряда составляет от 3% до 7% в зависимости от
 144 взаимного расположения каналов МА ФЭУ [17]. Вероятность того, что ла-
 145 вина от фотоэлектрона полностью разовьётся в соседнем канале зависит
 146 от взаимного расположения каналов и составляет при равномерном осве-
 147 щении от 0.1% до 2% [24]. Кроме того, при наличии относительно большого
 148 сигнала в одном из каналов, наблюдается биполярная наводка в каналах,
 149 имеющих диоды в одном ряду. При интегрировании этой наводки возмож-
 150 но формирование низкоамплитудных импульсов в нескольких каналах. В
 151 классическом МА ФЭУ такие эффекты не наблюдаются из-за отсутствия
 152 связи с соседними каналами, наличия развитой системы фокусировки и та-
 153 кой конструкции диодной системы, что диоды имеют большую площадь
 154 и последующие стадии полностью экранируются предыдущими.

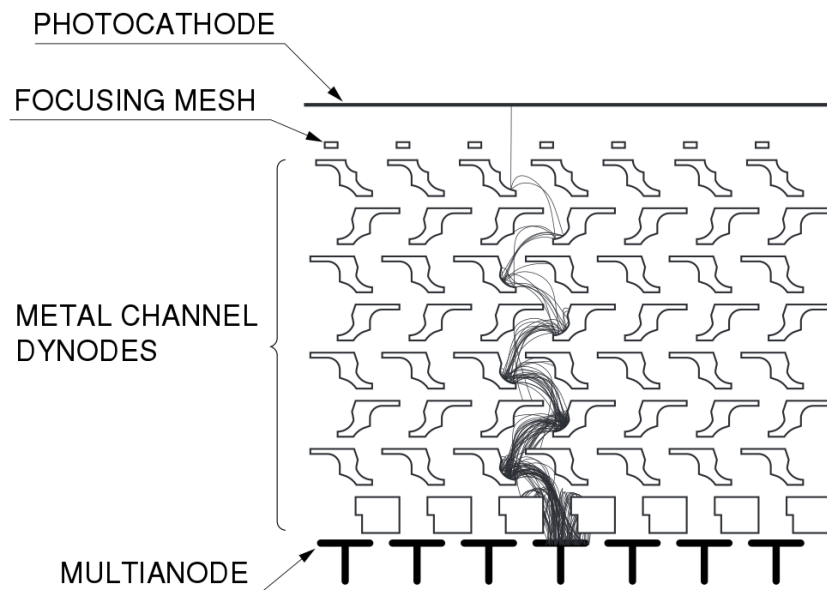


Рис. 2: Схема диодной системы типа "Metal Channel".

155 Описанные особенности приводят к формированию в одноэлектронном
 156 спектре низкоамплитудной части, сливающейся с шумами и отделенной от
 157 основного пика довольно глубокой ложбинкой. Проявления этого эффекта
 158 в наших измерениях обсуждаются в секции 5.7.

2 Архитектура системы сбора данных СВМ RICH

2.1 64-канальный модуль считывания

Конструктивно и функционально вся электроника считывания и оцифровки данных СВМ RICH может быть сгруппирована в 64-канальные модули, каждый из которых соответствует одному многоанодному фотоэлектронному умножителю (МА ФЭУ). Схема 64-канального модуля показана на рис. 3. Он включает в себя 4 платы PADIWA и одну плату TRB v3.

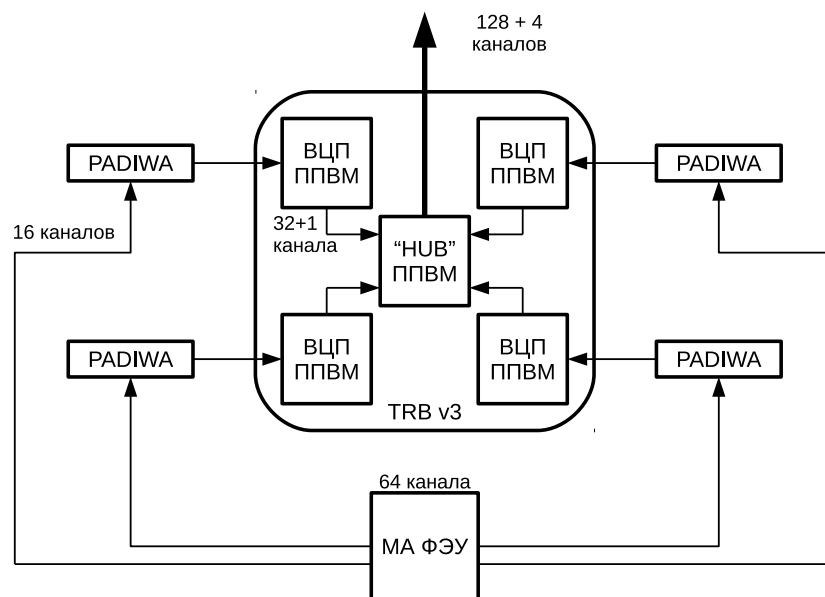


Рис. 3: Схема считывания одного МА ФЭУ, состоящая из 4 плат-дискриминаторов PADIWA и одной платы TRB v3.

PADIWA — 16-ти канальная плата передней электроники, разработанная в ГСИ [25]. Общий вид платы PADIWA показан на рис. 4. Плата устанавливается на МА ФЭУ через плату-адаптер, единственным назначением которой является соединение анодов МА ФЭУ с соответствующими входами PADIWA. С одной стороны печатной платы PADIWA расположены 16 сигнальных входов с импедансом 100 кОм. На каждый вход приходится два контакта — земля и сигнал. Они чередуются таким образом, чтобы можно было подключить PADIWA к плате-адаптеру любой стороной. Каждый канал PADIWA имеет собственный фильтр низких частот с полосой пропускания около 100 МГц и предусилитель, которые образуют аналоговую часть канала. После усиления сигнал поступает в программируемую пользователем вентиляющую матрицу (ППВМ). Обычно ППВМ применяются для обработки цифровых (логических) сигналов, однако, в нашем случае на входные цифровые линии подаётся аналоговый сигнал. В ППВМ для каждой входной линии можно задать свой порог, разделяющий логические уровни входного сигнала. Таким образом, настраиваемые входы ППВМ мо-

182 гут использоваться как дискриминаторы. На выходе каждого канала фор-
183 мируется логический ноль, когда входной сигнал в этом канале ниже уста-
184 новленного порога, и логическая единица, когда входной сигнал выше этого
185 порога. Далее расположены выходные порты и порты настройки ППВМ,
186 объединённые в разъем, позволяющий подключить 20 LVDS линий. Для
187 управления платой используются 4 LVDS линии, остальные 16 LVDS ли-
188 ний — выходные. Для программирования ППВМ на плате предусмотрен
189 стандартный JTAG порт. Также на плате имеется порт для подключения
190 источника низкого напряжения для питания платы. Помимо этого имеется
191 датчик температуры, подключённый к ППВМ. Сигналы с датчика могут
192 использоваться, например, для того, чтобы обнаружить перегрев, если та-
193 кая возможность заложена в программе ППВМ.

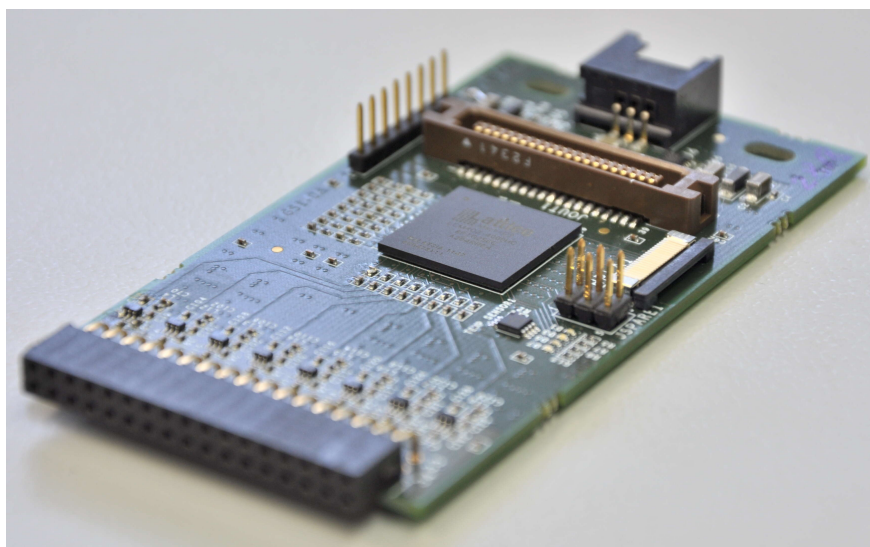


Рис. 4: Общий вид платы PADIWA.

194 Многофункциональная плата TRB v3 содержит 5 ППВМ, каждую из
195 которых можно запрограммировать независимо. Различают 1 централь-
196 ную ППВМ и 4 периферийные. В нашем случае 4 периферийные ППВМ
197 запрограммированы как время-цифровые преобразователи (ВЦП), а цен-
198 тральная ППВМ — как концентратор данных. Такую конфигурацию платы
199 будем называть TRB v3 (конфигурация 1).

200 Выходные логические LVDS сигналы со всех 16 каналов платы PADIWA
201 поступает в одну из периферийных ППВМ платы TRB v3, где каждый
202 входной канал разветвляется на два канала ВЦП — первый чувствителен
203 к переднему фронту, второй — к заднему. К получившимся 32 каналам
204 ВЦП в каждой периферийной ППВМ добавляется канал синхронизации.
205 Таким образом, на выходе всей платы TRB v3 имеются 132 канала.

206 Общий вид платы TRB v3 показан на рис. 5. Рядом с каждой перифе-
207 рийной ППВМ имеются специальные порты, к которым можно присоеди-
208 нить платы расширения. В частности, существует специальная плата рас-
209 ширения для подключения шлейфов от плат PADIWA. На плате TRB v3

210 имеются порты Ethernet, как RG45, так и оптический SFP, которые ис-
211 пользуются для двусторонней связи с другими платами TRB v3 или с ком-
212 пьютером.

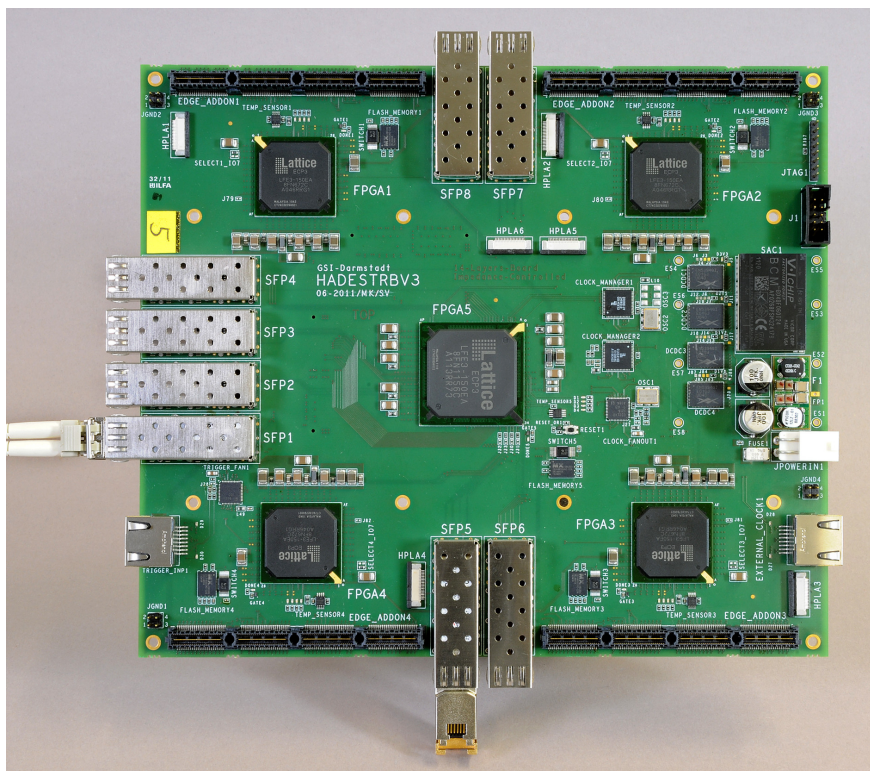


Рис. 5: Общий вид платы TRB v3.

213 Каждая периферийная ППВМ, разбивается на 32 области, в каждой из
214 которых программируется одна и та же схема канала ВЦП. Каналы распо-
215 ложены в разных областях матрицы, поэтому каждый канал ВЦП имеет
216 свою величину пути, проходимого сигналом внутри ППВМ. Нечетные ка-
217 налы настроены на положительный перепад напряжения, т.е. на передний
218 фронт, а четные каналы — на отрицательный перепад напряжения, т.е. на
219 задний фронт. Обработка импульса из одного входного канала выполняется
220 двумя каналами ВЦП, относительная задержка между которыми должна
221 быть прокалибрована с помощью точного генератора прямоугольных им-
222 пульсов. Особенности такой калибровки обсуждаются в 5.2. Отметим, что в
223 ППВМ для каждого канала ВЦП имеется специальный счётчик количества
224 зарегистрированных временных отметок, значение которого может быть
225 опрошено независимо от основного потока данных. Этот счётчик может
226 быть использован, например, для получения зависимости скорости счёта
227 от порога дискриминатора с целью определения оптимального порога.

228 Регистрация момента времени в ВЦП осуществляется в два этапа. Гру-
229 бое значение регистрируется кольцевым счётчиком, который управляется
230 от тактового генератора с периодом 5 нс. Старшие 28 разрядов счетчика
231 называются эпохой (epoch), а 11 младших разрядов называются грубым

временем (coarse) [26]. При регистрации момента времени входного фронта значение времени кодируется двумя сообщениями — эпохой и собственно временной отметкой (timestamp). Чтобы уменьшить поток выходных данных значение эпохи, которое увеличивается каждые 10.24 мкс, передаётся однократно для группы временных отметок, принадлежащих данной эпохе.

Для более точного измерения применяется дополнительный 10-битный регистр. В регистр пишется значение счётчика точного времени (fine), реализованного с помощью технологии Tapped delay line (TDL) на 512-ти элементах. Если все элементы задержки идентичны, полный период счётчика грубого времени, равный 5 нс, можно разбить на 512 отсчётов. Тогда точность измеренной временной отметки была бы равна 9.8 пс, а полное время рассчитывалось бы как $T = (epoch \cdot 2048 + coarse - (fine/512)) \cdot 5\text{нс}$.

Однако, в силу неидеальности компонентов, существует разброс параметров элементов в линии задержки, следовательно, требуется калибровка результатов измерения точного времени относительно диапазона значений регистра. Процедура калибровки и анализ ее качества обсуждаются в секциях 4 и 5.2 соответственно.

Находящиеся на TRB v3 ППБМ формируют 4-байтовые сообщения одного из следующих типов: EVENT, SUBEVENT, SUBSUBEVENT HEADER, TDC HEADER, EPOCH COUNTER, TIMESTAMP, DEBUG. Логика формирования сообщений подробно описана в документации [27].

На рис. 6 для примера показана структура сообщения типа TIMESTAMP, наиболее информативного для нашего анализа. В зависимости от номера канала это сообщение может нести информацию о фронте синхронизации SYNC, о переднем фронте хита LEAD или о заднем фронте хита TRAIL.

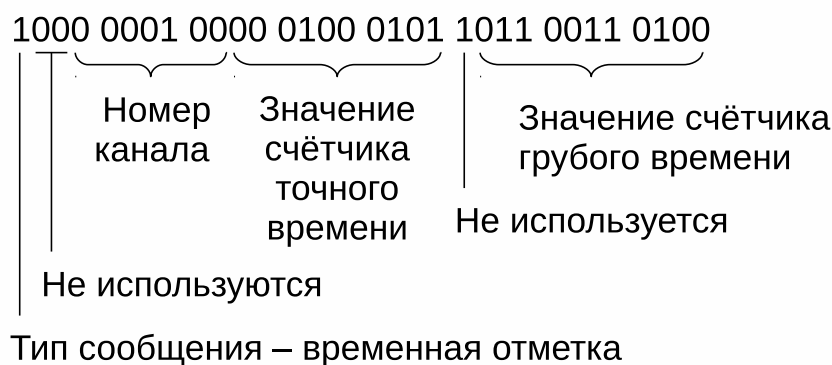


Рис. 6: Пример сырого сообщения типа “временная отметка”.

Необходимо отметить, что каждый канал считывания характеризуется некоторой индивидуальной задержкой между моментом рождения фотоэлектрона и значением отметки времени переднего фронта. Эта задержка определяется временем развития электронной лавины в диодной системе, временем распространения сигнала по проводникам и временем переключе-

262 чения логических элементов. Процедура коррекции задержек и ее особен-
263 ности описаны далее в секциях 4 и 5.3.

264 2.2 Концентрация и ввод данных в ЭВМ

265 В концепции системы сбора данных эксперимента СВМ предусмотрено
266 4 функциональных уровня, каждый из которых реализован соответствую-
267 щими платами. В общем случае к детектору примыкает плата передней
268 электроники (FEB — front-end board), где осуществляются аналоговые пре-
269 образования и оцифровка сигналов. Далее, данные в виде электрических
270 цифровых сигналов поступают в плату считывания (ROB — readout board),
271 где происходит концентрация данных и их пересылка по оптическому ка-
272 налу. На следующем уровне расположены платы обработки данных (DPB
273 — data processing board). DPB уплотняют данные с различных детекторов
274 за счет удаления избыточной информации специфическим для каждого
275 детектора способом и группируют эти данные в пакеты, называемые сре-
276 зами времени (time slice). В каждый срез времени попадают сообщения со
277 всех детекторов, имеющие временную отметку в заданном интервале. Да-
278 лее они передаются по меньшему числу оптических каналов с более высо-
279 кой пропускной способностью [28]. После этого данные поступают в память,
280 доступную центральному процессору ЭВМ по высокоскоростной шине че-
281 рез платы интерфейса, называемые FLIB. Аббревиатура FLIB обозначает
282 FLES Interface Board, а FLES [29], в свою очередь, обозначает First Level
283 Event Selector, т.е. специализированный аппаратно-программный комплекс
284 для построения событий “на лету” и их отбора по заданным критериям.
285 Плата FLIB может быть реализована, например, путем программирования
286 коммерческой PCI-E платы HTG K-7.

287 В случае пучковых тестов RICH плата передней электроники реализо-
288 вана как пара RADIWA-TRB v3 (конфигурация 1). В будущем планируется
289 объединение функционала этих плат на одной плате DIRICH [30]. В каче-
290 стве ROB используется плата TRB v3, сконфигурированная как concentra-
291 тор. Плата DPB находится в стадии разработки прототипа, а плата FLIB
292 была впервые применена в одном из протестированных вариантов системы
293 сбора данных. При этом значительная часть измерений была выполнена с
294 использованием стабильной системы сбора данных на основе DABC [31] и
295 обычной сетевой карты.

3 Экспериментальные установки

3.1 Экспериментальная установка на пучковых тестах

Исследование системы считывания и сбора данных проводилось в составе полнофункционального прототипа детектора RICH эксперимента CBM в ходе комплексных пучковых испытаний прототипов нескольких детекторов того же эксперимента [32]. Подробности реализации прототипов детектора переходного излучения и время-пролетного детектора содержатся в работах [33] и [34] соответственно. Схема установки представлена на рис. 7.

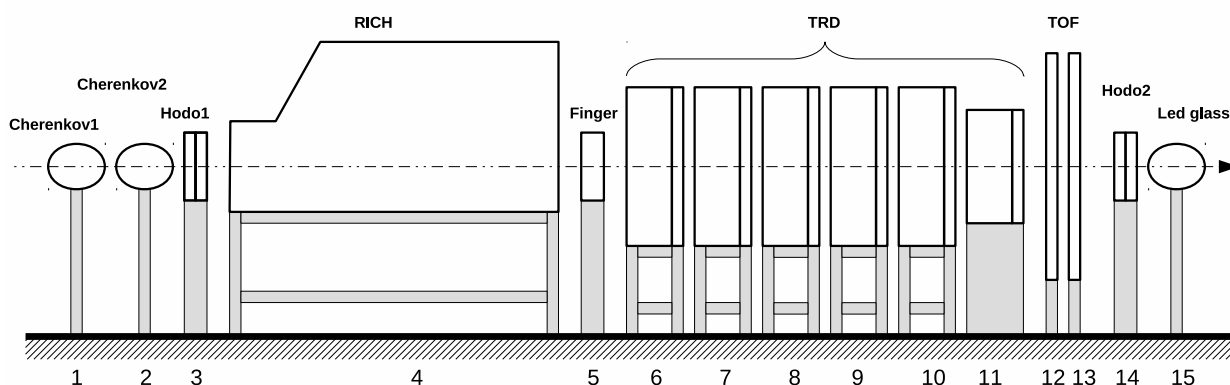


Рис. 7: Схема экспериментальной установки на пучковых тестах. 1,2 — пороговые газовые Черенковские счётчики; 3,14 — станции двухкоординатного годоскопа на основе сцинтилляционного оптического волокна; 4 — прототип детектора Черенковских колец; 5 — пластина из органического сцинтиллятора; 6-11 — станции прототипа детектора переходного излучения; 12-13 — станции прототипа время-пролётного детектора; 15 — электромагнитный калориметр из свинцового стекла.

Вывод пучка T9 ускорителя PS [35] в ЦЕРНе представляет собой смешанный вторичный пучок электронов, пионов и мюонов с импульсом, настраиваемым в диапазоне 0.5 ГэВ/с — 10 ГэВ/с. В течение пучковых тестов пучок был настроен на импульс от 1 до 3 ГэВ/с. Длительность вывода составляла около 2 секунд, причем за это время регистрировалось в среднем 500 электронов.

Схема прототипа детектора RICH эксперимента CBM представлена на рис. 8.

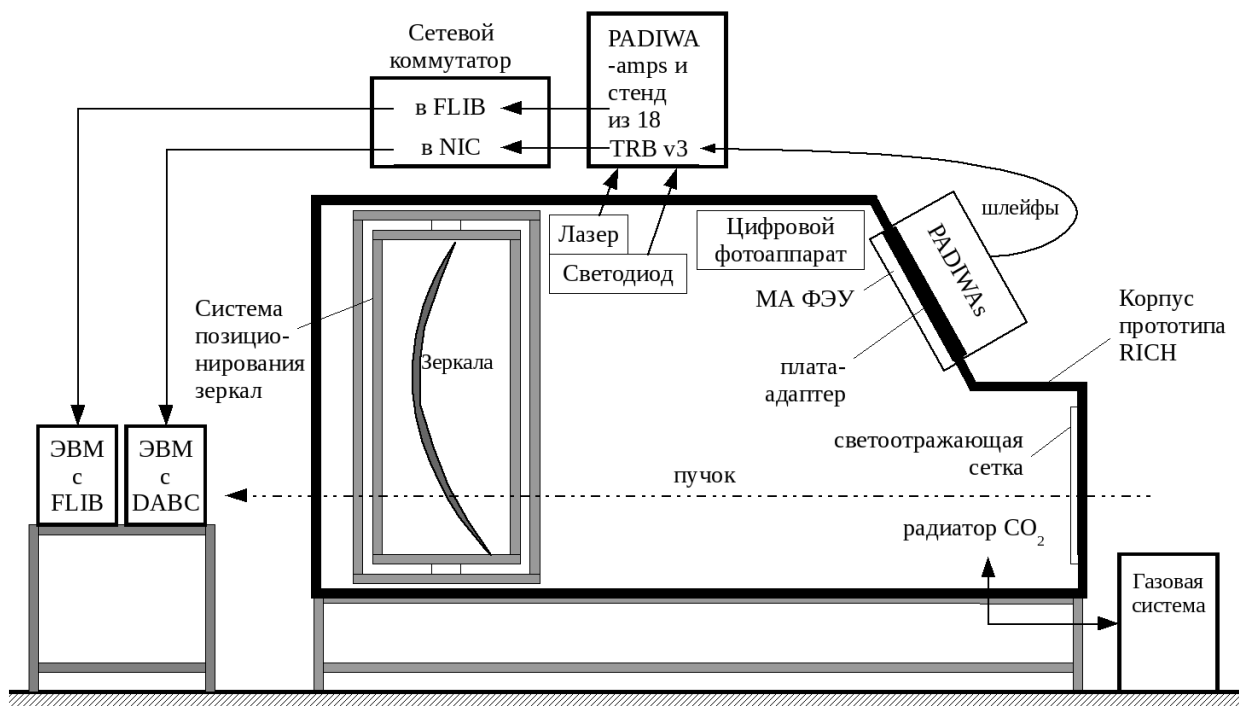


Рис. 8: Схема прототипа детектора RICH.

Габариты герметичного алюминиевого корпуса — 1.4 м в ширину, 1.2 м в высоту и 2.4 м вдоль пучка, при этом длина пути частицы в радиаторе до зеркал — 1.7 м. Радиатор детектора — углекислый газ под избыточным давлением 2 мбар при комнатной температуре. Показатель преломления газа для ближнего ультрафиолета составляет при этом $n=1.00045$. Очистка газа и стабилизация его давления с точностью 0.1 мбар обеспечивались газовой системой, описанной в [36]. Абсолютное давление газовой смеси и температура мониторируются системой медленного управления. Актуальное значение показателя преломления автоматически вычисляется и сохраняется в данных.

Система позиционирования зеркал представляет собой раму верхнего уровня, вставляющуюся в корпус прототипа; вложенную раму, соединённую с основной рамой через два привода, обеспечивающие вращение вокруг вертикальной оси; внутреннюю раму, соединённую со вложенной рамой через два привода, обеспечивающие вращение вокруг горизонтальной оси. Сферическое зеркало радиусом кривизны 3 м состоит из 4 долей 40 см на 40 см. Каждая из долей крепится к внутренней раме через три моторизованных актуатора. Перечисленные двигатели позволяют удалённо, после установки детектора на пучке, позиционировать зеркала. Более подробно система позиционирования зеркал описана в [37].

Система диагностики положения зеркал [38] состоит из светоотражающей сетки, занимающей всю переднюю стенку корпуса прототипа, светодиода Roithner UVTOP240 [39] с длиной волны 245 нм и фотоаппарата, считываемого удалённо. Сетка сделана из полос ретрорефлектора шири-

ной 10 мм и имеет прямоугольную ячейку шагом 100 мм по горизонтали и 110 мм по вертикали. Эта система позволяет контролировать точность поворота зеркал и, при наличии удалённого управления зеркалами, корректировать его. Также существуют алгоритмы расчёта поправок координат хитов для коррекции ошибок, вызванных неидеальным позиционированием зеркал. Идея метода заключается в следующем. Свет от светодиода, отражаясь от сетки и затем от зеркал, попадает в объектив фотоаппарата. На полученном кадре с помощью алгоритмов распознавания образов находятся линии сетки. При наличии отклонений зеркал от идеального положения, восстановленный образ сетки будет состоять из набора отдельных отрезков. Анализируя параметры отрезков, можно определить значения отклонений отдельных долей зеркала, значения поправок к поворотам отдельных долей зеркала, значения коррекций координат хитов.

Черенковское излучение фокусируется зеркалами на фоточувствительную камеру, содержащую матрицу 4 на 4 МА ФЭУ, шесть из которых — это МА ФЭУ Hamamatsu H12700 и десять — МА ФЭУ Hamamatsu H8500. Данные модели МА ФЭУ имеют сечение 52 мм на 52 мм. Часть фотоумножителей была предварительно покрыта слоем сместителя спектра толщиной 150-200 нм. В качестве сместителя спектра использовался паратерфенил ($\approx 40\%$ по массе) в полимерной матрице Paraloid B72. Сместитель спектра наносился методом погружения в раствор компонентов покрытия в дихлорметане, см. [40]. В определённый момент во время пучковых тестов сместитель спектра был счищен. Это позволило в дальнейшем оценить влияние сместителя спектра на эффективность регистрации одиночных фотонов и на временной разброс хитов, принадлежащих одному кольцу. Для мониторинга системы считывания и калибровки относительных задержек между каналами, наряду со светодиодом, использовался лазер Alphalas Picorpower LD405 [41] с длиной волны 405 нм и длительностью импульса по паспорту менее 40 пс. Частота срабатывания лазера, так же как и светодиода, составляла 100 Гц. Интенсивность лазера была подобрана так, чтобы частота срабатывания каждого пикселя была на уровне 10% от частоты запуска лазера.

Считывание с каждого МА ФЭУ осуществлялось модулем, описанным в разделе 2.1. Механически все 16 МА ФЭУ монтировались на плату-адаптер, обеспечивающую герметичность корпуса и разводку высокого напряжения. Снаружи к плате-адаптеру монтировались платы предусилителей-дискриминаторов PADIWA, логический сигнал с плат PADIWA передавался по шлейфам, состоящим из витых пар и имеющих длину 2 м, к платам TRB v3 (конфигурации 1), установленным на корпусе прототипа. Для всей камеры потребовалось всего 64 платы PADIWA и 16 плат TRB v3 (конфигурации 1). Данные с 16 плат TRB v3 поступали на ещё одну, 17-ю плату TRB v3 особой конфигурации, которая помимо концентратора данных также являлась генератором и распределителем триггера считывания

379 для всех плат TRB v3. Импульсы с генераторов, управляющих лазером и
 380 светодиодом, а также сигналы от детекторов пучка обрабатывались пла-
 381 тами PADIWA-amp (плата, подобная PADIWA, но позволяющая измерять
 382 амплитуду сигнала и имеющая в два раза меньшее число каналов [25])
 383 и оцифровывались ВЦП на ещё одной, 18-й плате TRB v3 также нестан-
 384 дартной конфигурации, совмещающей ВЦП и концентратор данных. Па-
 385 раллельно функционировало две системы сбора данных — одна принима-
 386 ла данные через стандартный сетевой интерфейс (сетевой концентратор) с
 387 каждой платы TRB v3 по медному носителю, а другая через FLIB с одной
 388 (18-й) платы TRB v3. Схема считывания всей камеры и детекторов пучка
 389 представлена на рис. 9. Отметим, что ЭВМ с установленной в неё платой
 390 FLIB, использовалась для приёма данных не только от прототипа RICH,
 391 но и от других детекторов.

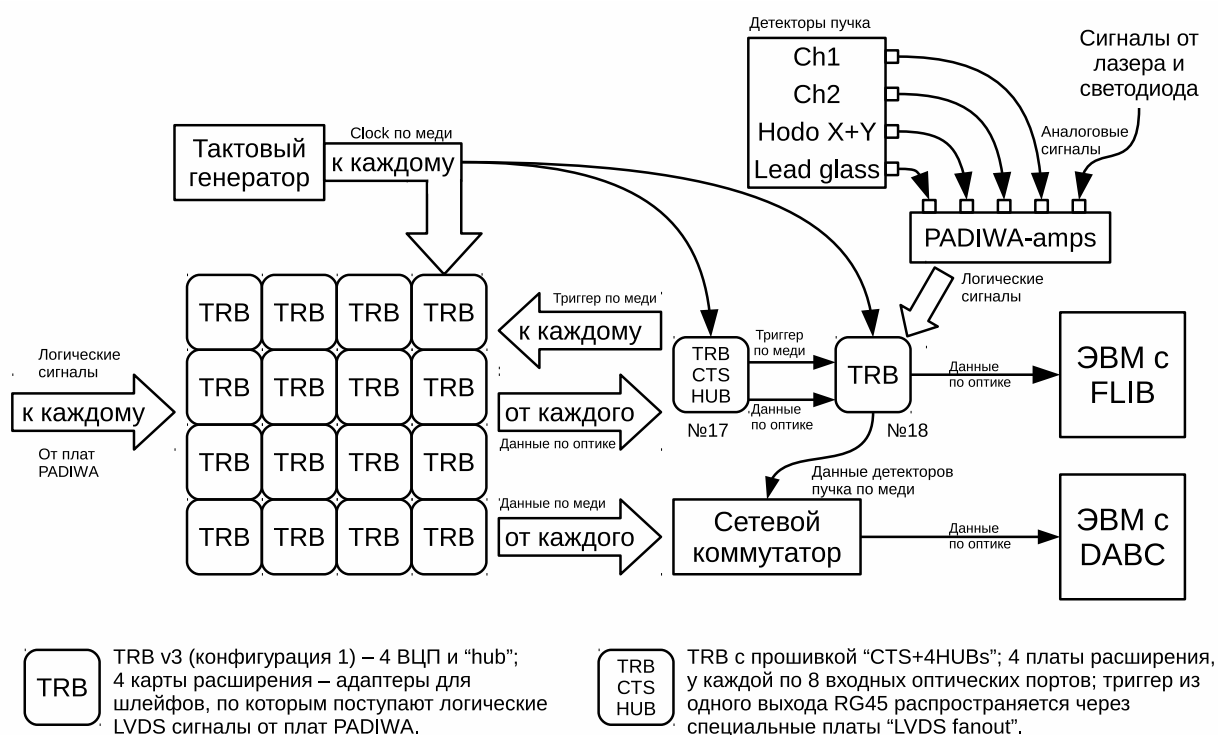


Рис. 9: Схема считывания всей камеры и детекторов пучка.

392 3.2 Лабораторный стенд

393 Система считывания на основе платы PADIWA впервые использовалась
 394 на пучковых тестах СВМ в ноябре 2014 г. Простейший анализ набранных
 395 данных показал, что некоторые распределения временных отметок не под-
 396 даются очевидному объяснению. В связи с этим потребовалось собрать ла-
 397 бораторный стенд, позволяющий более подробно исследовать особенности
 398 работы одного многоканального модуля системы считывания, описанного в
 399 разделе 2.1. В некоторых измерениях выходной LVDS сигнал с PADIWA не
 400 оцифровывался ВПЦ, а считывался осциллографом с помощью активного

зонда. Для лучшего понимания особенностей работы исследуемой системы считывания и сбора данных в том же лабораторном стенде был реализован более информативный, но медленный вариант системы считывания и сбора данных на основе 128-канальной микросхемы n-XYTER, каждый канал которой измеряет момент времени прихода переднего фронта и амплитуду входного сигнала. Эта система состоит из платы передней электроники, подключаемой через печатную плату-адаптер к МА ФЭУ и через контроллер считывания SysCore ROC [42] к ЭВМ. Для считывания одного МА ФЭУ достаточно 64 каналов, то есть половины каналов одной платы передней электроники.

Схема лабораторного стенда приведена на рис. 10.

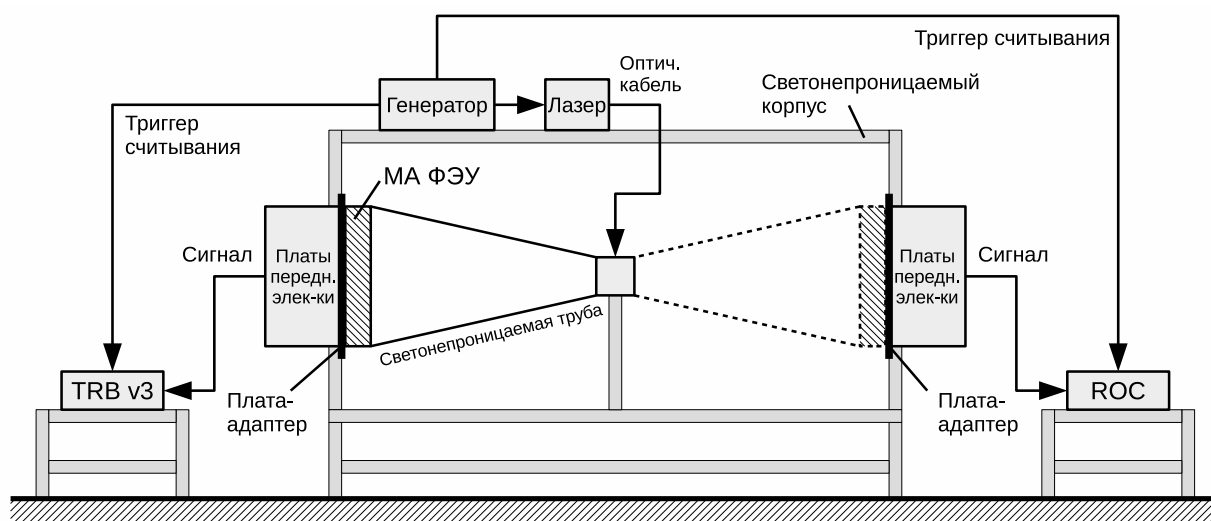


Рис. 10: Схема лабораторной установки.

Стенд собран в светонепроницаемом корпусе размером 80 см на 80 см и длиной 2 м. В качестве источника света использовался такой же лазер Alphalas Picorpower LD405 [41] с поставляемым с ним генератором Alphalas PLDD-250 [41], как и в пучковых тестах. Свет от лазера поступал внутрь корпуса по оптоволокну. Для того чтобы обеспечить равномерное освещение поверхности МА ФЭУ свет лазера проходил через рассеивающее матовое стекло. Интенсивность лазера подобрана так, чтобы каналы МА ФЭУ работали в одноэлектронном режиме. Частота регистрации фотоэлектронов в каждом канале составляет около 10% от частоты вспышек лазера.

На расстоянии приблизительно 30 см от рассеивающего стекла расположен МА ФЭУ H12700. Для того чтобы обеспечить максимально чистые измерения, выполнена тщательная изоляция МА ФЭУ от внешнего света. Рассеивающее стекло и МА ФЭУ были помещены в черную, специально изготовленную на 3D принтере, пластиковую трубу, которая, в свою очередь, была помещена в светоизолированный корпус.

Известно, что требуется некоторое время, чтобы МА ФЭУ, находившийся на свету, высветился, поэтому перед началом измерений после закрытия

429 корпуса обязательно выдерживался интервал не менее одного часа. В лю-
430 бой момент была возможность удалённо выключить лазер и исследовать
431 темновой шум МА ФЭУ. Для снижения наводок от люминесцентных ламп
432 на время измерений свет в помещении выключался.

433 Две системы считывания и сбора данных были установлены одновре-
434 менно, каждая на своей стороне корпуса. Упомянутая выше пластиковая
435 труба, рассеивающее стекло и МА ФЭУ поворачиваются как единое целое,
436 обеспечивая одинаковые условия засветки МА ФЭУ в положениях, соот-
437 ветствующих работе с обеими системами считывания.

438 Опорные печатные платы-адаптеры необходимы для того, чтобы на них
439 с одной стороны крепились МА ФЭУ, а с другой — платы передней элек-
440 троники. Плата-адаптер вмонтирована стенку коробки и выполняет роль
441 каркаса и светоизолятора. Также по ней разведено питание МА ФЭУ. Вся
442 считывающая электроника питалась низким напряжением, а МА ФЭУ вы-
443 соким напряжением от высоковольтного источника.

444 Обе системы считывания и сбора данных являются самозапускающи-
445 мися в том смысле, что каждый импульс на входе, при преодолении уста-
446 новленного порога, регистрируется и заносится в выходной буфер. Однако
447 для того, чтобы данные из выходного буфера были отправлены в ЭВМ,
448 необходимо периодически посылать во вспомогательный вход контроллера
449 считывания специальный импульс, называемый триггером считывания. В
450 нашей установке импульсы генератора, управляющего лазером, одновре-
451 менно играют роль триггера считывания выходного буфера. В использу-
452 емых системах считывания и сбора данных триггер считывания автома-
453 тически поступает во входной поток данных. Это позволяет анализиро-
454 вать зарегистрированные временные отметки, сопоставляя их с моментом
455 вспышки лазера. Съём данных с обеих систем считывания и сбора дан-
456 ных осуществлялся по стандартному Ethernet кабелю в сетевой интерфейс
457 ЭВМ.

458 4 Программное обеспечение

459 Программное обеспечение системы считывания и сбора данных прототипа
460 CBM RICH представляет собой набор модулей приема, первичной обработ-
461 ки и сохранения данных, реализованных в рамках программного каркаса
462 CbmRoot [43]. CbmRoot вместе в FLESnet [44] образуют инфраструктуру,
463 позволяющую выполнять приём данных, моделирование, реконструкцию и
464 анализ данных эксперимента CBM.

465 Соответствующим образом сконфигурированное приложение, написан-
466 ное в рамках CbmRoot, может быть запущено на ЭВМ, как частный слу-
467 чай на распределённой вычислительной системе. Все этапы от считывания
468 до анализа могут быть выполнены “на лету”, без записи промежуточных

результатов на диск. В ходе описываемых в данной статье тестов использовалась последовательность обработки данных, изображённая на рис. 11. Программная реализация, функционал и взаимодействие отдельных блоков описаны ниже.

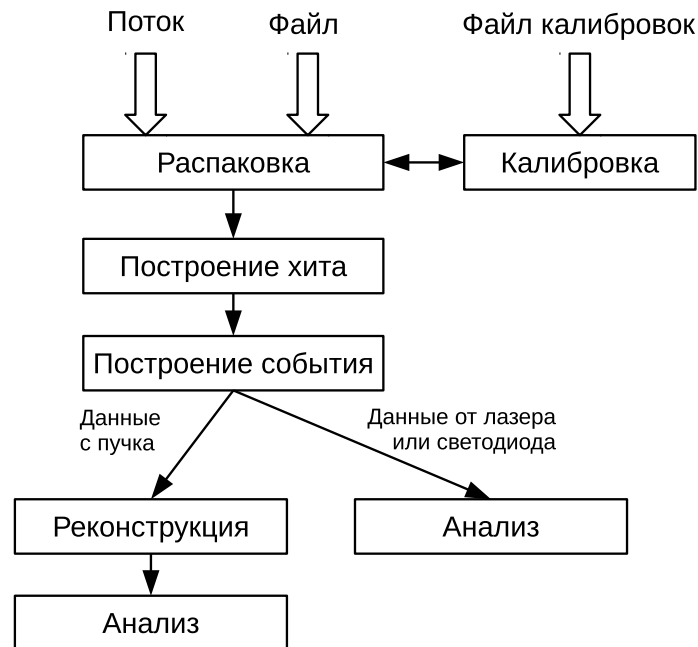


Рис. 11: Диаграмма взаимодействия программных модулей.

4.1 Распаковка

Распаковка — это первый этап обработки данных, поступающих с электроники. В CbmRoot есть возможность обрабатывать данные как поступающие напрямую с детекторов, так и сохранённые в файле (с помощью DABC в формате HLD — HADES list mode data format [45]). При использовании FLIB распаковке предшествует запуск небольшого интерфейсного модуля, который выделяет из поступающего от FLESnet потока данных в формате временных интервалов (TSA — Time Slice Archive), сообщения, относящиеся к детектору RICH. Распаковка реализована как task-класс *CbmRichTrbUnpack*. В результате выполнения каждой итерации на выходе формируется *TClonesArray* с объектами класса *CbmTrbRawMessage*.

4.2 Калибровка точного времени

В процедуре калибровки точного времени воплощена известная техника калибровки счётчика цифровой линии задержки, реализованного с помощью технологии Tapped delay line [46], основанная на том, что распределение времен прихода сигналов должно быть равномерным по временному интервалу, занимаемому всеми элементами задержки. В результа-

те анализа набранной порции данных для каждого канала строится дискретная функция $f_{calib}(Fine)$, называемая таблицей перехода от значения счётчика к значению точного времени в наносекундах. При использовании таблицы калибровки точного времени полное время вычисляется как $T = Epoch \cdot 2048 \cdot 5 + Coarse \cdot 5 - f_{calib}(Fine)$ нс.

Процедура калибровки точного времени реализована в singleton-классе *CbmTrbCalibrator*, который не является частью конвейера обработки данных — обращение к объекту данного класса может производиться из любого места в программе. Присутствует возможность сохранения таблиц калибровки в отдельном файле, что ускоряет многократные расчёты за счёт повторного использования однократно рассчитанных таблиц.

4.3 Коррекция задержек между каналами

Для коррекции задержек между каналами в классе *CbmTrbCalibrator* реализована возможность импорта таблицы коррекций, построенной предварительно с помощью CmbRoot-макросов “ExtractDelays” и “BuildDeltaTable” на основе результатов первого прогона анализа. Первый макрос извлекает параметры гистограмм в текстовом виде из многочисленных файлов результатов анализа, полученных с помощью CbmRoot, возможно, с применением параллельных расчётов. Второй макрос строит таблицу коррекций по данным параметрам.

Алгоритм коррекции задержек состоит в следующем. Введём сплошную нумерацию пикселей по всей фоточувствительной камере, состоящей из множества МА ФЭУ. Полное число пикселей $M = 64 \cdot N$, где N — число МА ФЭУ. Для анализа отбираются все передние фронты, имеющие временную отметку, попадающую в заданное временное окно относительно триггера срабатывания лазера. Ширина и положение окна зависят от экспериментальной установки (например, разницы длин кабелей, точности регистрации триггера) и характеристик лазера и подбираются в соответствии с распределением, построенным по конкретному набору данных. Обычно ширина составляет около 100 нс, а левая граница сдвинута от триггера на 20 нс. По всему массиву отобранных данных строятся гистограммы разности временных отметок i -го и j -го каналов, где i и j пробегают значения от 1 до M . В качестве меры разности задержек между каналами можно взять по выбору пользователя либо среднее значение распределения, либо наиболее вероятное. Полученные значения заполняют кососимметричную матрицу A размерности $M \cdot M$. В дальнейшем пользователь может задать опорный канал, относительно которого будет создана таблица коррекций, являющаяся, по сути, столбцом матрицы A .

528 4.4 Построение хита

529 Сигнал от каждого зарегистрированного фотона, называемый хитом, со-
530 стоит из двух сообщений, содержащих временные отметки переднего и зад-
531 него фронтов. Т.к. разные каналы имеют разные задержки и вероятность
532 регистрации отдельных фронтов не равна 100%, необходимо было в анали-
533 зе данных реализовать алгоритм подбора пар фронтов. Данная процедура
534 реализована в task-классе *CbmTrbEdgeMatcher*, который стоит в конвей-
535 ере после распаковки и фактически выполняется после применения всех
536 калибровок.

537 Для каждого входного канала был реализован буфер сообщений, ко-
538 торый наполнялся передними фронтами по мере их поступления. Далее,
539 как только приходил задний фронт, из буфера выбирался наиболее близ-
540 кий по временной отметке передний фронт внутри заданного допустимого
541 временного окна. На рис. 12 приведён пример буфера передних фронтов
542 для заданной пары каналов ВЦП в момент прихода одного заднего фрон-
543 та. Время над порогом (ToT) — параметр хита, говорящий об амплитуде
544 сигнала. Он вычисляется как разница временных отметок заднего и пе-
545 реднего фронтов в подобранной паре. Допускаются как положительные,
546 так и отрицательные значения ToT, однако в обе стороны накладывается
547 ограничение.

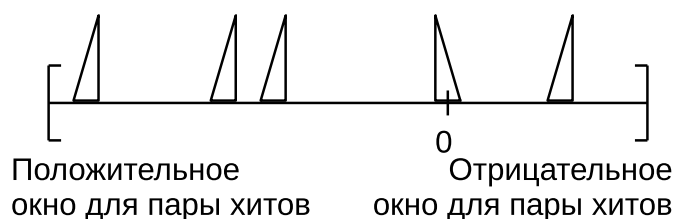


Рис. 12: Пример буфера передних фронтов для заданной пары каналов ВЦП в момент прихода одного заднего фронта.

548 Т.к. не всегда присутствует соответствующий парный (передний либо
549 задний) фронт, буфер постепенно наполняется и его необходимо очищать,
550 чтобы избежать переполнения. Если для поступившего заднего фронта нет
551 кандидата переднего фронта в буфере это означает, что передний фронт
552 не был зарегистрирован. В таком случае этот задний фронт отбрасыва-
553 ется. Количество ненайденных фронтов сильно зависит от нагрузки
554 входного канала, которая в свою очередь зависит от порога дискримinato-
555 ра. При низком пороге регистрируется высокочастотный шум электроники,
556 что приводит к формированию огромного потока выходных сообщений, ко-
557 торые не могут быть переданы из-за ограниченной пропускной способности
558 выходного тракта системы считывания.

559 Предусмотрена возможность допускать одиночные передние фронты в

качестве хитов, однако практика показала, что в этом нет смысла, т.к. в нормальном режиме ненайденные пары в основном обусловлены ошибками ВПЦ и доля таких сообщений пренебрежимо мала — менее $2 \cdot 10^{-4}$.

4.5 Построение события

В силу того, что электроника бестриггерная и приём данных осуществляется порциями, называемыми DAQ-событиями, никак не связанными с реальными событиями, для формирования корректной входной информации для реконструкции и дальнейшего анализа данных необходимо выполнять процедуру построения события.

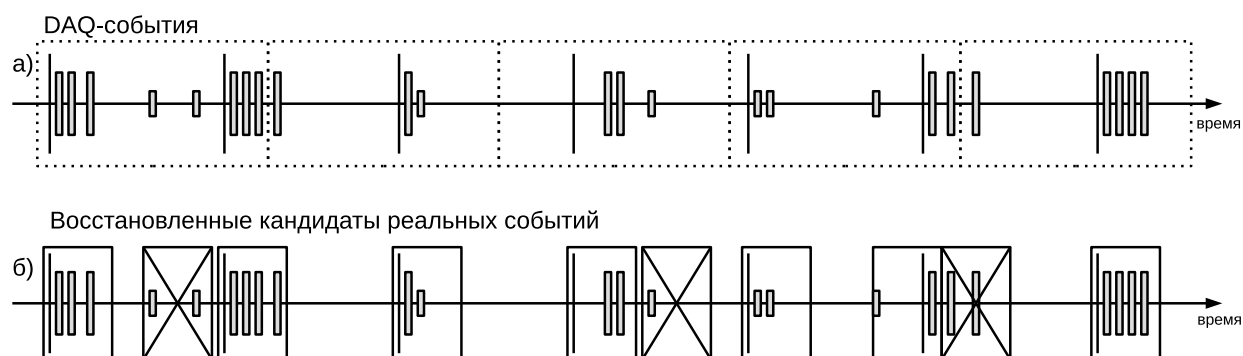


Рис. 13: Идея алгоритма построения события: (а) поступающие данные, сгруппированные в DAQ-события; (б) восстановленные кандидаты реальных событий; перечёркнуты отбрасываемые кандидаты, не содержащие триггер. Тонкие длинные линии — триггерные сигналы, прямоугольники средней длины — сигналы, связанные со светом, короткие прямоугольники — шумовые сигналы.

Рассмотрим некоторый интервал времени, приведённый на рис. 13, в течение которого поступают:

- Триггерные сигналы — импульсы с генератора, питающего лазер, либо сигналы с детекторов пучка;
- Сигналы, скоррелированные с импульсами с генератора или детекторами пучка, т.е. связанные со светом;
- Шумовые сигналы, распределённые равномерно во времени.

Очевидно, что реальное событие может попасть на границу DAQ-событий, следовательно, необходимо при построении реальных событий учитывать несколько DAQ-событий. Также в силу особенностей электроники не гарантируется, что входная информация поступает упорядоченной во времени. Поэтому периодически случается, что хиты реального события, пришедшего по большей части в i -м DAQ-событии, обнаруживаются в $i+1$, реже $i+2$,

и даже $i + 3$ и последующих DAQ-событиях. Следовательно, требуется сначала распознать кластеры хитов в достаточно широком интервале времени — потенциальные события, а затем по наличию заданного типа триггера выбрать реальные события, содержащие либо черенковские кольца, либо вспышки лазера.

Реализован данный алгоритм с помощью буфера хитов. По мере распаковки входных сообщений, построенные хиты заносятся в буфер. На каждой итерации осуществляется распознавание кандидатов событий в буфере и определяется их количество N . Когда N достигает заданного минимального уровня, на каждой итерации, помимо приёма одного входного DAQ-события, осуществляется выброс выходного кандидата реального события. Так как одно DAQ-событие может содержать несколько кандидатов, буфер будет расти. Для того, чтобы избежать переполнения, устанавливается верхний предел. Когда N достигает этого предела, осуществляется сброс событий на выход по принципу FIFO до заданного минимального уровня. На рис. 14 приведён отрывок диаграммы наполненности буфера по мере обработки входного потока. В данном примере были установлены следующие параметры: минимальное кол-во событий в буфере 200, максимальное — 500. Отметим, что кол-во событий в буфере может превышать заданное максимальное значение, если в одном DAQ-событии содержится более одного реального события. По окончании входного потока содержимое буфера обрабатывается полностью и все распознанные события подаются на выход.

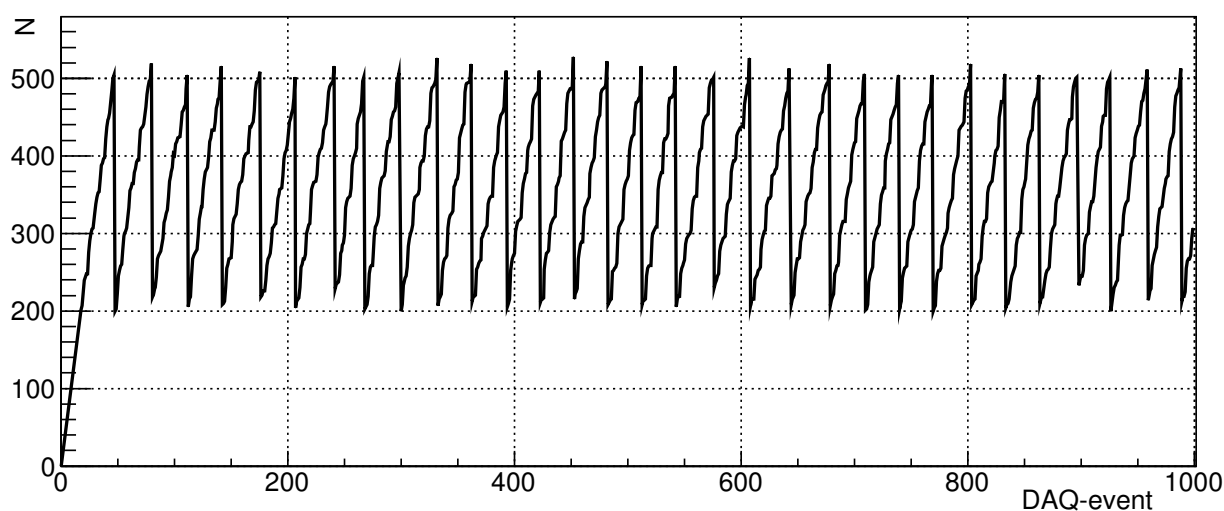


Рис. 14: Диаграмма наполненности буфера найденных событий в зависимости от номера обработанного входного DAQ-события.

605 4.6 Реконструкция

606 Реконструкция в CBM RICH означает поиск колец по хитам в плоскости
607 реконструкции. В контексте реконструкции можно рассматривать хит как
608 загоревшийся пиксель МА ФЭУ. Конус черенковских фотонов, после фоку-
609 сировки зеркалами, пересекает поверхность фоточувствительной камеры,
610 которая в общем случае может состоять из нескольких плоскостей. Первый
611 этап реконструкции — перевод хитов из плоскостей камеры в плоскость ре-
612 конструкции. Затем выполняется поиск колец по хитам. В CbmRoot есть
613 реализации нескольких алгоритмов поиска колец. Наибольший практиче-
614 ский интерес представляет алгоритм распознавания колец черенковского
615 излучения, основанный на проеобразовании Хафа и описанный в рабо-
616 тах [47, 48]. Реализация данного алгоритма была специально адаптирована
617 для данных пучковых тестов, в которых ожидается одно кольцо на событие.
618 Данный алгоритм реализован в классе *CbmRichProtRingFinderHoughImpl*,
619 унаследованном от *CbmRichProtRingFinderHough* и далее от *CbmRichRingFinder*.
620 После этого определяются параметры кольца и далее осуществляется ре-
621 конструкция треков частиц с применением информации с других детекто-
622 ров.

623 5 Результаты

624 5.1 Испытание системы сбора данных с использовани- 625 ем FLIB

626 Значительная часть данных была набрана параллельно двумя системами
627 сбора данных. Было проведено побайтное сравнение результатов распа-
628 ковки обоих потоков. На массиве составляющем примерно 10^7 сообщений
629 расхождений не выявлено. Таким образом, продемонстрирована работоспо-
630 собность концепции формирования временных интервалов и ввода данных
631 в компьютер с использованием FLIB. Приведённые в следующих разде-
632 лах результаты получены на основе данных, принятых через стандартный
633 сетевой интерфейс с применением DAQ ПО на основе DABC [31].

634 5.2 Калибровка точного времени (Fine time calibration)

635 Пример таблицы калибровки точного времени, полученной на данных ла-
636 бораторных тестов, представлен в виде графика на рис. 15. По оси абсцисс
637 откладывается значение счётчика точного времени, а по оси ординат — зна-
638 чение точного времени в наносекундах. Вид графика не зависит от того,
639 по каким данным он был построен, так как он определяется архитектурой
640 время-цифрового преобразователя. Обратим внимание, что в показанном

641 примере в диапазоне значений десятибитного счетчика точного времени
642 интервалу равному периоду грубого счетчика, т.е. 5 нс, соответствуют от-
643 счеты от 30 до 520. Точные границы интервала определяются значениями
644 задержек на элементах цифровой линии задержки. Эти величины индиви-
645 дуальны и зависят от флуктуаций технологического процесса.

646 С целью понимания особенностей работы счётчиков точного времени,
647 каждая таблица калибровки точного времени была аппроксимирована кусочно-
648 линейной функцией. На рис. 16 показан пример разности значений функ-
649 ции калибровки точного времени и линейной функции. Видно, что откло-
650 нения не превышают 60 пс.

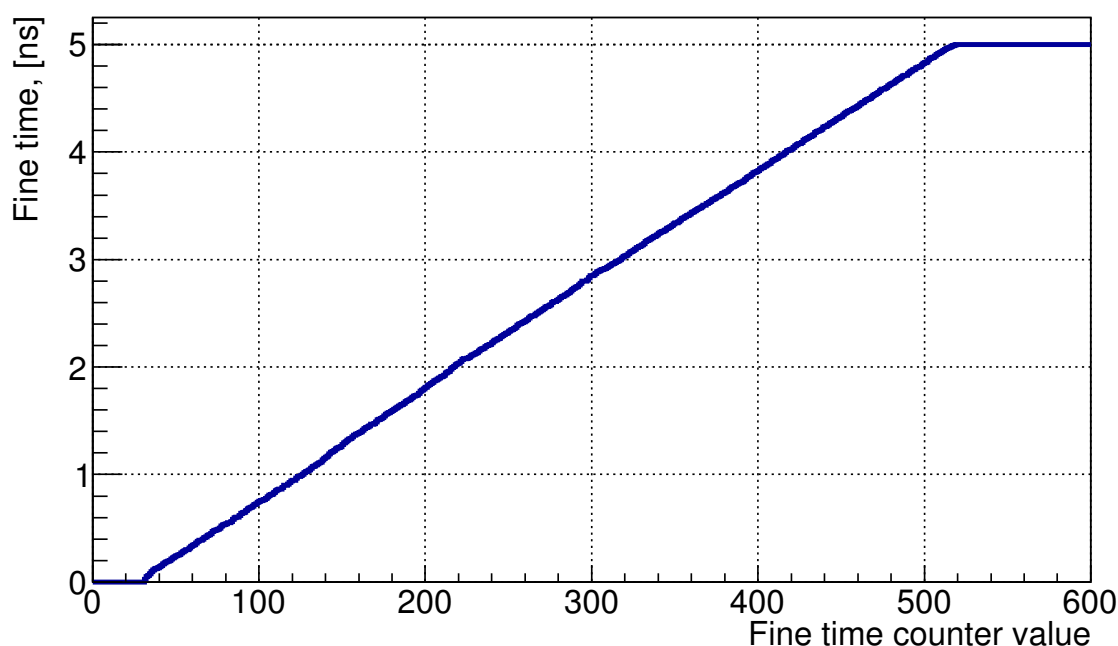


Рис. 15: Пример калибровочной кривой.

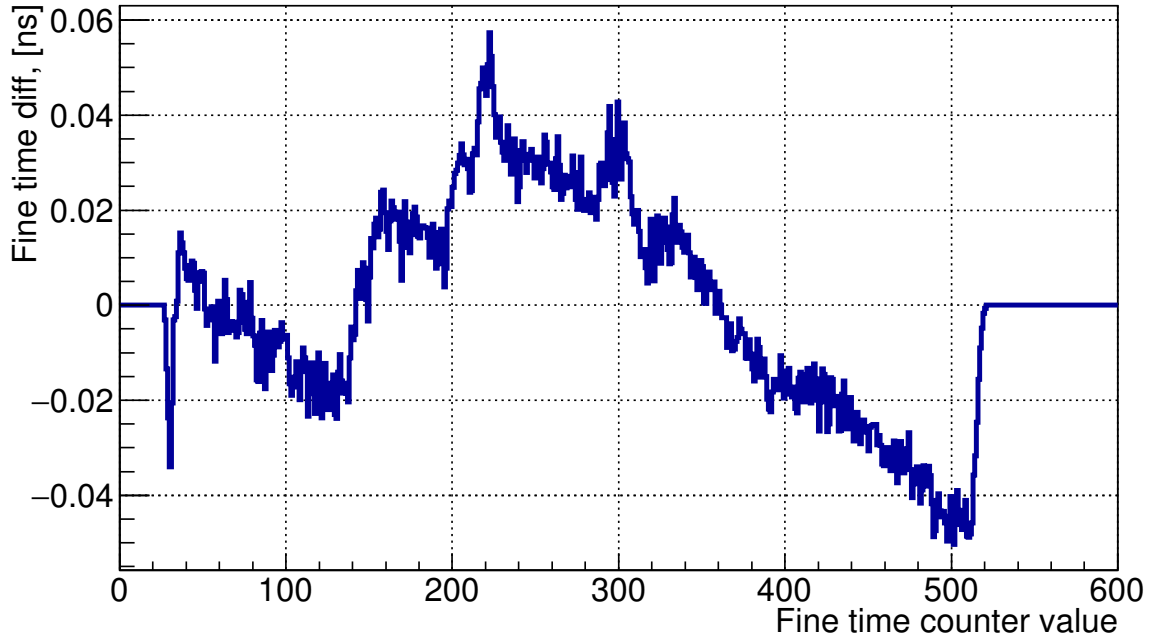


Рис. 16: Отклонение калибровочной кривой от линейной функции.

Каждая аппроксимирующая кусочно-линейная функция состоит из трёх отрезков и может быть однозначно описана двумя координатами изломов, которые приблизительно соответствуют двум крайним рабочим значениям счётчика точного времени. Параметры линейных функций для всех каналов отображены на двумерной диаграмме на рис. 17. Видно, что хотя параметры и локализованы в двух областях, распределение достаточно компактное.

Для оценки влияния калибровки на точность регистрации временных отметок можно исследовать как одновременные фронты на разных каналах ВЦП, так и длительности прямоугольных импульсов во входных каналах, полученных с помощью высокоточного генератора прямоугольных импульсов. В работе [49] показано, что предельное временное разрешение в обоих случаях одинаково. Ниже мы используем второй подход.

В процедуре калибровки для каждого канала была выполнена замена точной калибровочной таблицы сначала индивидуальной линейной функцией данного канала, а потом общей функцией, усредненной по всем каналам (параметры этой функции показаны на рис. 17 сплошным квадратом). Полученные распределения измеренной ширины импульса в исследуемом входном канале показаны на рис. 18. Там же показаны результаты без калибровки.

Видно, что использование точной калибровочной таблицы необходимо для достижения предельного разрешения ВЦП. Ширина распределения разностей временных отметок в двух независимо флуктуирующих каналах ВЦП составляет 30 пс (FWHM), что соответствует временному разрешению 21 пс. Использование индивидуальной линейной функции приводит к

увеличению ширины на полувысоте до 70 пс, а усреднённой — до 90 пс в наиболее неблагоприятных каналах (временное разрешение 50 пс и 64 пс соответственно). Отметим, что использование усредненной линейной функции для калибровки устраняет двухпиковую форму, характерную для распределения без калибровки, но в некоторых случаях приводит при этом к увеличению ширины.

Таким образом, при невозможности выполнить калибровку точного времени, например, из-за недостаточного массива данных, предоставленных для анализа, в условиях нашей задачи, когда характерное временное разрешение составляет несколько сотен пикосекунд, возможно применение усредненной линейной функции без заметного снижения точности.

Использование усреднённой калибровки может быть особенно полезно при измерении разности временных отметок, полученных ВЦП различного типа, поскольку тогда, в отличие от нашего случая, не происходит сокращения начального сдвига кусочно-линейной функции относительно нуля регистра точного времени.

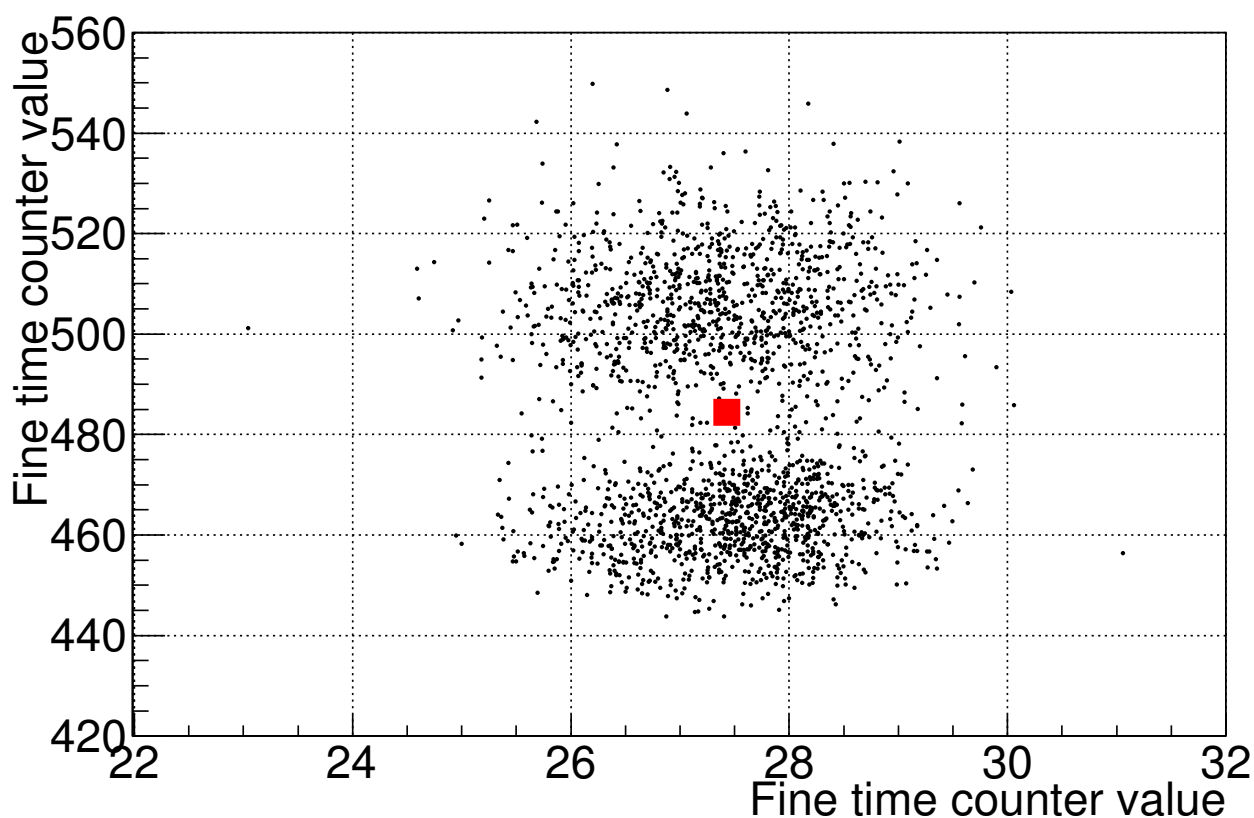


Рис. 17: Распределение координат точек излома аппроксимирующих кусочно-линейных функций. Квадратом отмечено среднее значение, используемое для усредненной линейной функции.

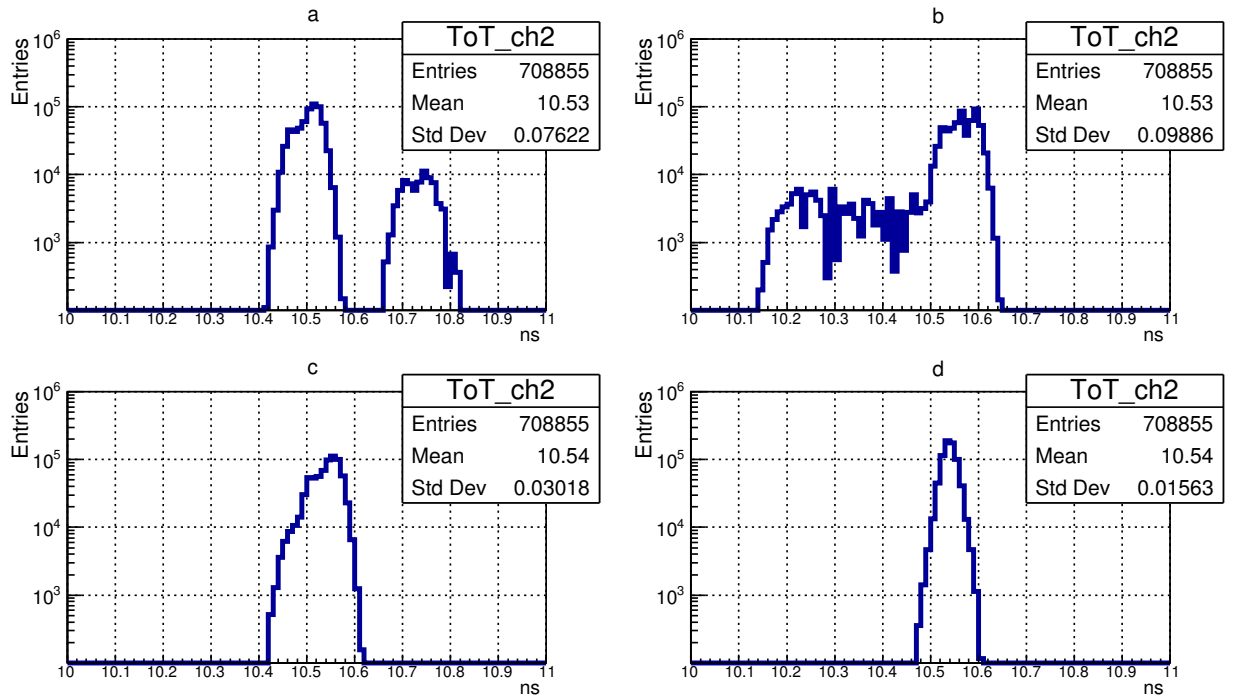


Рис. 18: Результаты измерения ширины импульса от генератора в случае: (а) без калибровки точного времени; (b) с применением усреднённой калибровочной функции; (с) с применением индивидуальной линейной калибровочной функции; (d) с применением полноценной калибровочной функции.

Приведённые выше таблицы калибровки были построены по массиву данных, содержащихся в семи файлах. Каждый файл соответствует двум минутам измерений при частоте генератора 5 кГц, т. е. около 600 тысяч вспышек лазера. Таким образом, всего было 4.2 миллиона вспышек за 14 минут, а один файл составляет приблизительно 15% от полного набора данных. В каждом канале было зарегистрировано от 300 до 400 тысяч временных отметок, которые были использованы для выполнения калибровки. Для иллюстрации стабильности калибровки на рис. 19 показана разность функций калибровки, построенных по всему массиву данных и функций, построенных на файлах, составляющих $\approx 15\%$ данных каждый, взятых в начале, середине и конце набора данных. Видно, что отклонения в основном не превышают 10 пс, однако имеются редкие выбросы до 20 пс.

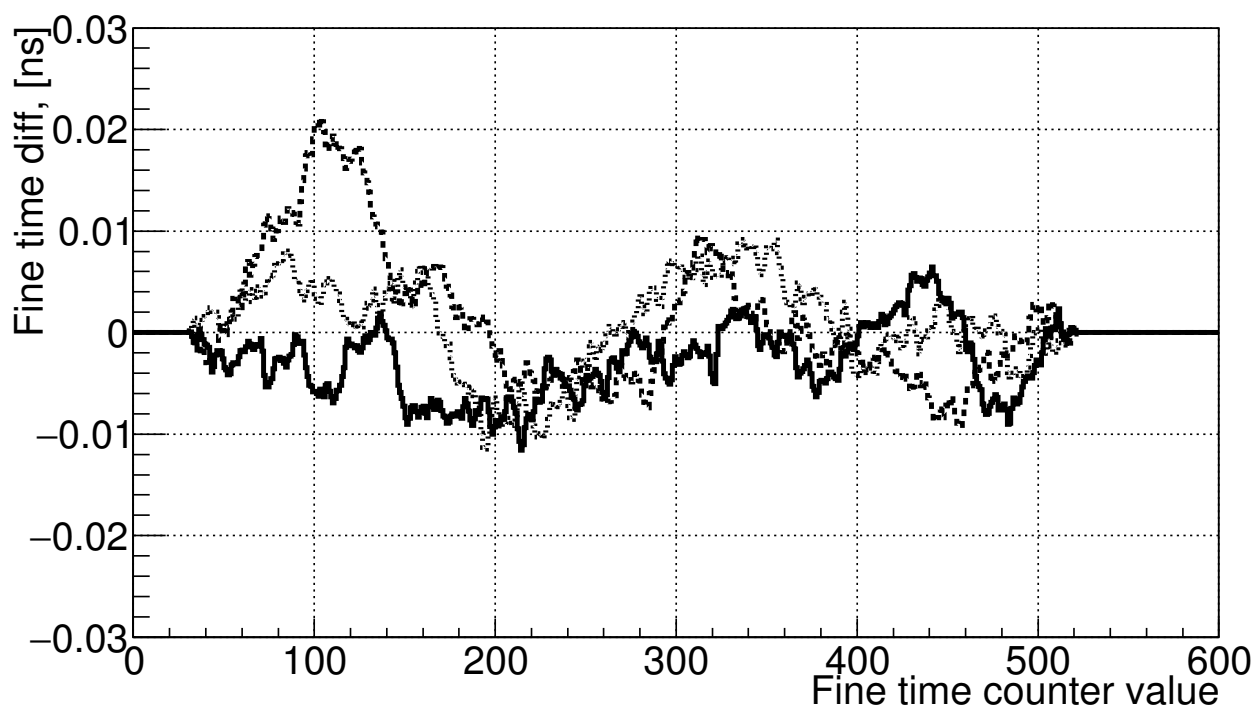


Рис. 19: Отклонения значений функций калибровки точного времени, полученных по ≈ 50 тыс. фронтов, зарегистрированных в данном канале, от калибровочной функции, полученной по всему набору данных с ≈ 350 тыс. фронтов, зарегистрированных в данном канале.

704 5.3 Определение коррекций задержек между канала- 705 ми

706 Типичная гистограмма разности временных отметок передних фронтов,
707 соответствующих фотонам из одной вспышки лазера, зарегистрированных
708 в заданной паре каналов, показана на рис. 20. Такие гистограммы поз-
709 воляют определить положение пика и, соответственно, ввести коррекцию
710 задержки. Отметим, что наблюдается дрейф порядка 0.5 нс значений за-
711 держек, полученных таким образом, что даёт заметный вклад во временное
712 разрешение системы считывания (см. секцию 5.4).

713 Наблюдается также аддитивность задержек, т.е. задержка в i -м канале
714 относительно опорного может быть получена с точностью не хуже 400 пс
715 как сумма задержки в j -м канале относительно опорного и задержки в i -м
716 канала относительно j -го. Для некоторых пар каналов вид гистограммы
717 отличается от показанной на рис. 20. См., например, рис. 21. Подобное
718 распределение можно получить, если один из двух каналов является де-
719 фектным в том смысле, что к фронту логического сигнала подмешивает-
720 ся возбужденный или наведённый колебательный сигнал. Такая гипотеза
721 подтверждается тем фактом, что форма гистограммы зависит от порога
722 дискриминатора на плате PADIWA. При построении аналогичной гисто-
723 граммы для пары дефектных каналов наблюдается до 5 пиков. Дальней-

724 шее исследование проводилось с исключением дефектных каналов. Доля
 725 дефектных каналов составляет около 10% от полного числа каналов. При
 726 разработке следующей версии передней электроники для CBM RICH осо-
 727 бое внимание будет уделено электромагнитной чистоте каналов, а гисто-
 728 граммы, подобные обсуждаемым в данном разделе, будут использоваться
 729 в качестве диагностического инструмента.

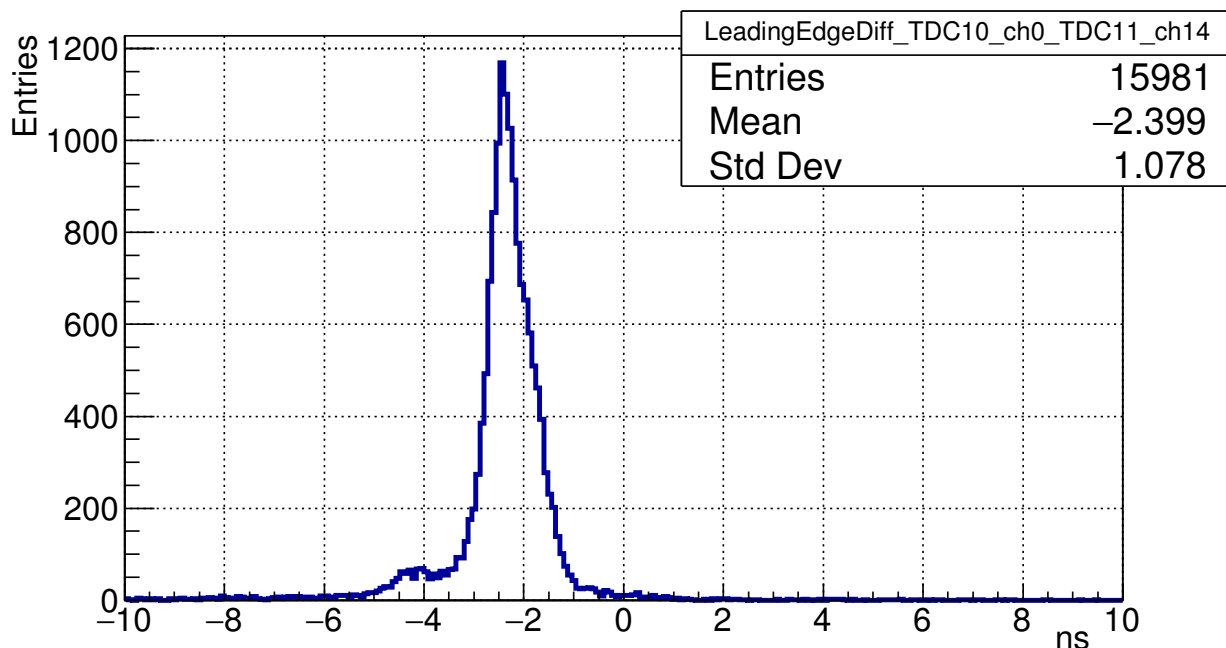


Рис. 20: Распределение разности временных отметок передних фронтов, соответствующих фотонам из одной вспышки лазера, зарегистрированных в заданной паре каналов.

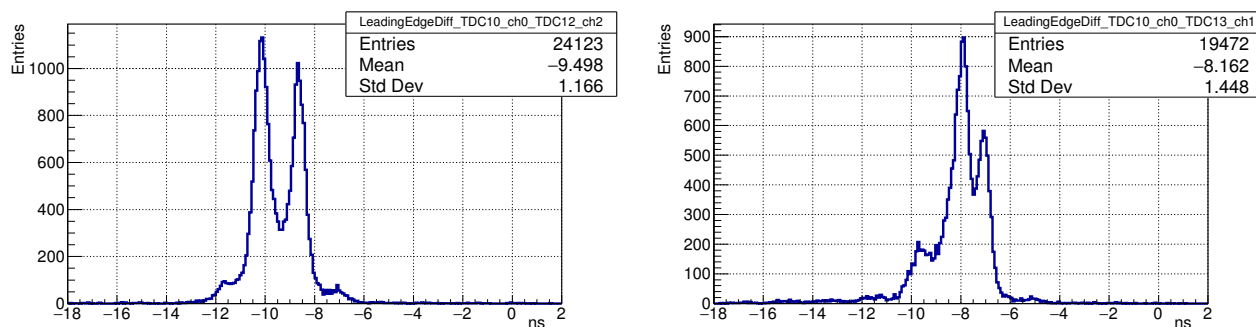


Рис. 21: Распределение разности временных отметок передних фронтов, соответствующих фотонам из одной вспышки лазера, зарегистрированных в заданной паре каналов, при условии, что один из каналов — дефектный.

730 5.4 Временное разрешение

731 В проведённых пучковых тестах имеют место два типа событий, в которых
732 регистрируются несколько практически одновременно испущенных фото-
733 нов. Первый тип — это вспышка лазера, длительность которой ≈ 40 пс, т.е.
734 на порядок меньше разброса времени прохождения сигнала через МА ФЭУ.
735 Второй тип — черенковские кольца. Разброс времени прихода фотонов на
736 МА ФЭУ может достигать 100 пс для колец и 70 пс для вспышек лазера,
737 что определяется в первую очередь наклоном плоскости в которой распо-
738 ложены фотокатоды. Анализ таких событий позволяет охарактеризовать
739 временное разрешение всей системы считывания, начиная от окна МА ФЭУ
740 и кончая формированием отметок времени. Временное разрешение одного
741 канала определяется разбросом зарегистрированных временных отметок
742 относительно времени прилёта фотона при многократных измерениях. По-
743 скольку точное время прилёта фотона измерить нельзя, приходится иссле-
744 довать разброс разностей временных отметок в паре каналов при регистра-
745 ции одновременно пришедших фотонов. Временные отметки в каждом из
746 каналов подвержены независимым флуктуациям по одинаковому закону,
747 следовательно, измеренная ширина распределения будет в $\sqrt{2}$ раз больше,
748 чем временное разрешение каждого канала. После применения коррекций
749 задержек и калибровки точного времени в двух каналах, ни один из кото-
750 рых не является дефектным, получается распределение аналогичное пока-
751 занному на рис. 20, отличающееся лишь тем, что центр пика находится в
752 нуле.

753 Полная ширина на полувысоте (FWHM) этого распределения состав-
754 ляет 750 пс, что соответствует временному разрешению 530 пс. Данное
755 значение превосходит разброс времён прохождения сигнала в МА ФЭУ
756 примерно в 2 раза. Причина расхождения объясняется двумя сравнимыми
757 вкладками: дрейфом задержек в каналах и отсутствием коррекции момента
758 пересечения порога в зависимости от амплитуды сигнала. Для реализации
759 такой коррекции необходимо надёжное измерение времени над порогом,
760 что в нашем случае невозможно, см. секцию 5.6.

761 Для того чтобы охарактеризовать временное разрешение системы в це-
762 лом, помимо анализа пар каналов исследовались физически одновремен-
763 ные сигналы на следующих совокупностях каналов: (1) до 16 каналов,
764 считываемых одной платой RADIWA, (2) до 64 каналов, принадлежащих
765 одному МА ФЭУ, (3) до 256 каналов, принадлежащих четырём соседним
766 МА ФЭУ. В каждом случае после коррекции задержек и калибровки точ-
767 ного времени, отбирались все хиты, принадлежащие одному событию, и
768 гистограммировались разности временных отметок по всем возможным па-
769 рам каналов, см. рис. 22. Так как черенковское кольцо, сфокусированное на
770 область из четырёх соседних МА ФЭУ, проецируется лишь на часть пик-
771 селей, фактическое число исследованных каналов в случае черенковских

772 колец отличается. В таблице 2 показано, как эволюционирует среднеквад-
 773 ратичное отклонение и FWHM в зависимости от числа каналов. Отметим,
 774 что среднеквадратичное отклонение меняется слабо, а FWHM возраста-
 775 ет с увеличением числа каналов, одновременно с тем, что распределение
 776 последовательно принимает форму, более близкую к распределению Гаус-
 777 са. Аналогичные распределения были построены и для случая, когда на
 778 МА ФЭУ был нанесен сместитель спектра. Результаты также отображе-
 779 ны на рис. 22 и в таблице 2. В некоторых случаях наблюдаются смещения
 780 максимумов от нуля в пределах 100 пс, что связано с разностью хода света
 781 до различных пикселей.

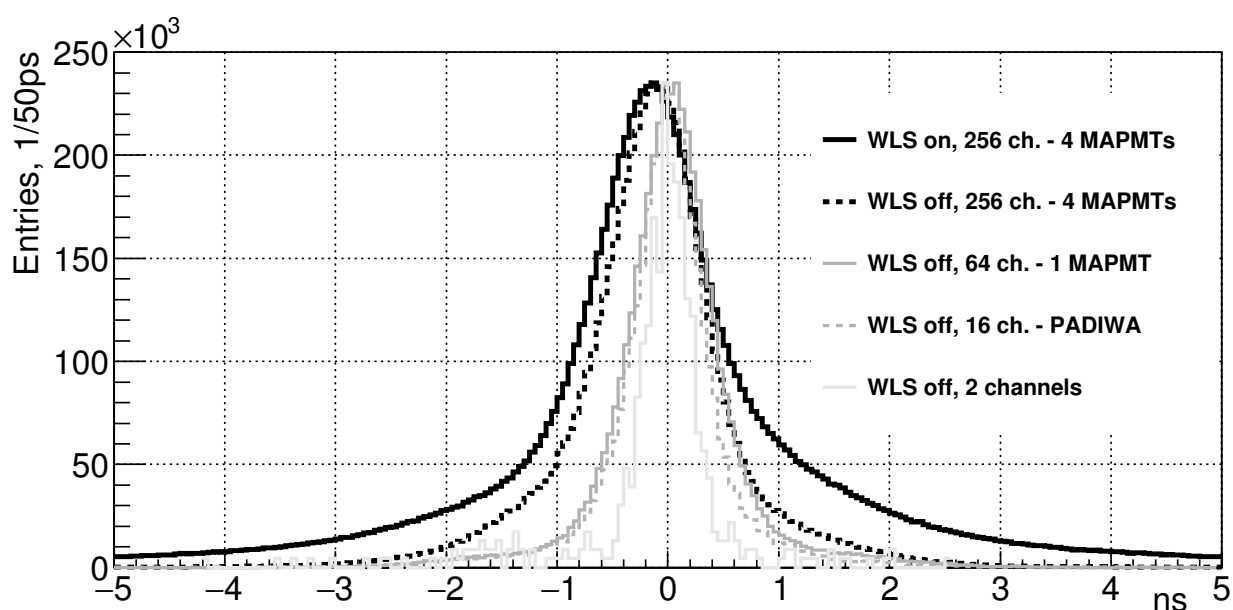


Рис. 22: Распределения для четырёх различных наборов каналов для событий от черенковских колец. Сплошной чёрной линией показано аналогичное распределение для 4-х МА ФЭУ со слоем сместителя спектра.

Таблица 2: FWHM и RMS распределений при различных наборах исследуемых каналов.

Анализируемая область	Пара каналов	Плата PADIWA	Один МА ФЭУ	Четыре МА ФЭУ
Кол-во каналов	2	14	39	160
FWHM, кольца, WLS off, нс	0.40	0.60	0.80	1.05
RMS, кольца, WLS off, нс	0.66	0.58	0.62	0.79
FWHM, кольца, WLS on, нс	0.55	0.75	0.95	1.25
RMS, кольца, WLS on, нс	1.48	1.35	1.35	1.47
FWHM, лазер, нс	0.7	1.05	1.30	1.55
RMS, лазер, нс	0.83	0.79	0.85	1.04

5.5 Исследование профиля высвечивания сместителя спектра

Анализ распределения во времени хитов, принадлежащих одному черенковскому кольцу, позволяет исследовать временные свойства сместителя спектра. Анализу подлежит распределение разностей временных отметок хитов каждого кольца относительно первого по времени хита в данном кольце. В зависимости от длины волны черенковский фотон может с той или иной вероятностью либо поглотиться сместителем спектра и вызвать его свечение, либо пройти сквозь слой сместителя спектра без взаимодействия и попасть фотокатод. В результате, даже при наличии слоя сместителя спектра, часть хитов подчиняется временной зависимости характерной для чистого ФЭУ. Таким образом, для получения кривой высвечивания сместителя спектра необходимо из распределения разностей времен, полученного со сместителем спектра, вычесть должным образом отнормированное в максимуме распределение разностей времён, полученное с чистым ФЭУ.

Нормированные в максимуме кривые высвечивания со сместителем спектра и без него показаны на рис. 23, а разность этих распределений — на рис. 24. Видно, что за исключением небольшой выпуклости в области 7 нс, связанной с особенностями работы данного семейства МА ФЭУ, кривая выглядит похоже на сумму нескольких экспонент.

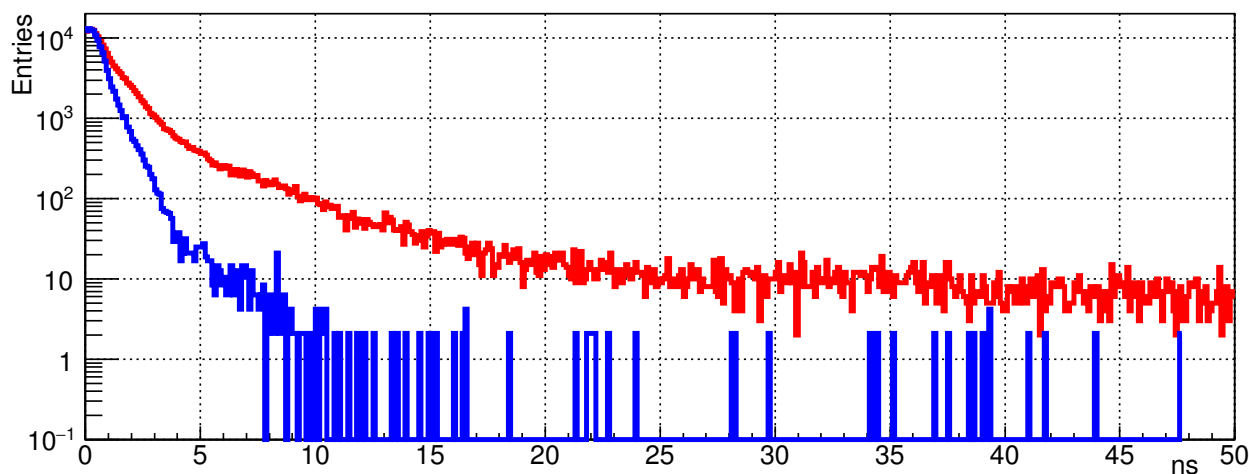


Рис. 23: Измеренные распределения, соответствующие кривым высвечивания со сместителем спектра (красный, выше) и без него (синий, ниже).

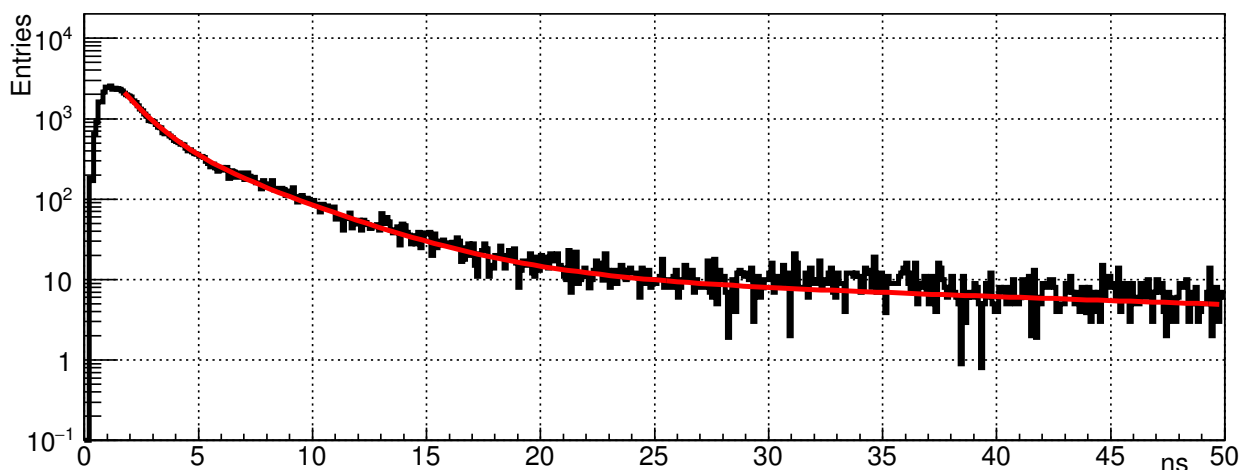


Рис. 24: Разница распределений со сместителем спектра и без него и кривая — результат фитирования распределения суммой трёх экспонент.

803 Указанная выпуклость не позволяет надёжно извлечь характерные вре-
 804 мена высвечивания. Интересно, тем не менее, сравнить полученную кривую
 805 с результатами флюориметрических исследований. Стеклопластина
 806 со слоем сместителя спектра, нанесённым точно таким же методом, как
 807 и на МА ФЭУ, была исследована с помощью классического метода счёта
 808 фотонов при возбуждении светом с длиной волны 280 нм. Были получены
 809 значения времён высвечивания 1.4 нс, 3.8 нс, и 45 нс и соответствующие
 810 относительные интенсивности компонент 1.8996, 1.0000, и 0.8364.

811 Подгонка кривой с рис. 24 суммой трех экспонент с соответствующими
 812 временами показывает разумное согласие для времен превышающих 5 нс.
 813 Начальный участок лучше подгоняется с характерным временем $\tau_1=1.1$ нс.
 814 Сравнение интенсивностей наиболее быстрой компоненты с флюориметри-
 815 ческими измерениями затруднено из-за начального неэкспоненциального
 816 участка, а относительный вклад наиболее медленной компоненты в полную
 817 интенсивность в нашем случае оказывается в 3.8 раз ниже. Это можно объ-
 818 яснить влиянием способа возбуждения на заселение разных типов центров
 819 высвечивания.

820 В пределе большого числа хитов в кольце использованный нами метод
 821 переходит в стандартный метод исследования флюоресценции путем сче-
 822 та единичных фотонов [50]. Однако в нашем случае существует некоторая
 823 случайная задержка между моментом попадания черенковского фотона на
 824 поверхность МА ФЭУ и временем прихода первого хита. С целью выявле-
 825 ния влияния метода на измеренные времена высвечивания было проведено
 826 Монте Карло моделирование.

827 В модели были заложены разброс времени прохода лавины в МА ФЭУ
 828 300 пс (RMS), три экспоненциальные компоненты с характерными време-
 829 нами 1.4 нс, 3.8 нс, и 45 нс и относительными интенсивностями 2.17, 1.00,
 830 0.22 и средним числом хитов в кольце равным 18. Получившееся распре-
 831 деление времён относительно первого хита в кольце было подогнано тремя

832 экспонентами со свободными параметрами. Если начать фитирование по-
833 лучившейся зависимости, отступив 4 нс от начала высвечивания, величи-
834 ны постоянных распада экспонент воспроизводятся с точностью лучше 5%,
835 а соответствующие относительные интенсивности несколько искажаются,
836 что естественно, в силу существования начального неэкспоненциального
837 участка кривой. Таким образом, подтверждена корректность применённо-
838 го метода определения времён высвечивания.

839 Практическая ценность проведенного исследования состоит в том, что
840 может быть оптимизирована длительность окна, в пределах которого хиты
841 принимаются одновременно и могут быть приписаны одному событию.
842 Для этого необходимо найти баланс между числом дополнительных хи-
843 тов, полученных благодаря сместителю спектра и вероятностью наложения
844 сигналов друг на друга или подхвата в кольцо темнового хита. Например,
845 прирост хитов в 19% может быть достигнут при длительности окна 15 нс.

846 5.6 Время над порогом

847 Время над порогом (ToT — time over threshold) — это параметр найденного
848 хита, содержащий в себе, при нормальной работе, информацию об ампли-
849 туде зарегистрированного сигнала. В системе считывания и сбора данных
850 CBM RICH ToT может быть использовано для улучшения временного раз-
851 решения путём коррекции времени пересечения порога с учетом амплитуды
852 (walk correction), а также для повышения качества отделения однофото-
853 электронного сигнала от шума. На рис. 25 показано типичное распределе-
854 ние ToT, измеренное с помощью лазера в лабораторных условиях. Вопреки
855 ожиданиям, это распределение имеет несколько пиков. Такая структура,
856 согласно [51], может быть объяснена наличием периодической наводки как
857 на входе дискриминатора, так и между выходом дискриминатора и вхо-
858 дом ВЦП. На рис. 26 показан экран цифрового осциллографа в режиме
859 накопления сигналов, полученных путем подключения активного зонда к
860 выходу PADIWA. Видно, что сгущение сигналов соответствует наблюдае-
861 мым пикам в распределении ToT; имеет место проблема недостаточности
862 амплитуды одноэлектронного сигнала для устойчивой генерации логиче-
863 ской единицы; имеется периодическая наводка на выходе дискриминато-
864 ра, но ее недостаточно для объяснения наблюдаемой картины; преобла-
865 дание определенных длительностей логических сигналов позволяет пред-
866 положить наличие периодической структуры во входном сигнале. Все это
867 говорит о необходимости подстройки аналоговой части для формирования
868 на входе PADIWA более чистого сигнала большей амплитуды и о защите
869 соединения между дискриминатором и ВЦП от наводок. Подобные измене-
870 ния будут, с учетом результатов данной работы, реализованы в следующем
871 прототипе платы передней электроники, называемом DIRICH [30].

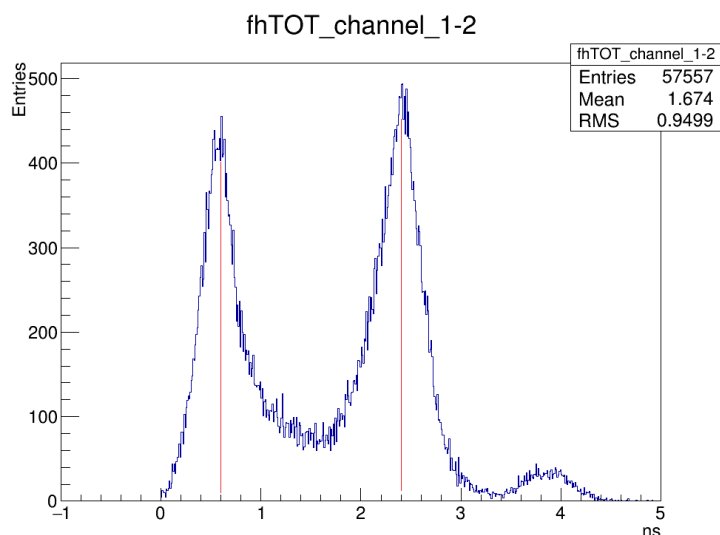


Рис. 25: Типичное распределение ToT.

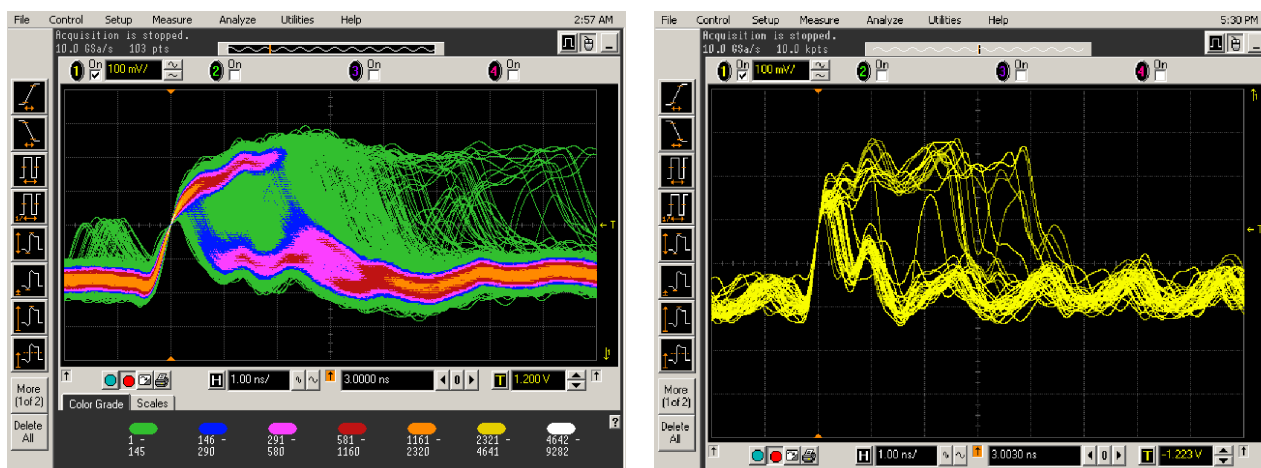


Рис. 26: Экран осциллографа, показывающий выходные сигналы PADIWA, регистрируемые по переднему фронту. Правая и левая панели рисунка отличаются временем накопления сигналов.

Отметим, что указанные проблемы не являются критичными в случае СВМ RICH, и продемонстрированные в данной работе параметры достаточно точны для уверенного поиска колец. Тем не менее, улучшение разделения сигналов и шумов и повышение эффективности регистрации поможет создать необходимый запас надежности для долговременной работы детектора в условиях постепенной деградации оптических свойств радиатора, зеркал и фотодетекторов.

5.7 Сравнение одноэлектронных спектров при временном и амплитудном считывании

Как отмечено в секции 1, у МА ФЭУ Н12700 имеются особенности, которые могут оказать влияние на эффективность регистрации единичных фото-

883 электронов и вероятность возникновения ложных хитов. Для прояснения
884 этих особенностей были выполнены измерения амплитудных распределе-
885 ний с помощью многоканальной платы на основе микросхемы n-XYTER,
886 см. описание лабораторного стенда в секции 3.2. Далее, результаты ампли-
887 тудных измерений были сопоставлены с данными, полученными с помощью
888 платы PADIWA.

889 Амплитудные измерения с низким порогом продемонстрировали нали-
890 чие заметного пика в малых амплитудах в спектре событий, скоррелирован-
891 ных с источником света. Также были выполнены специальные измерения
892 с маской, открывающей только два разнесенных друг от друга на 2.5 см.
893 пикселя. Эти измерения позволили установить, что событие с малой ам-
894 плитудой в одном из каналов имеет место тогда, когда в другом канале,
895 находящемся в том же ряду диодной системы, был зарегистрирован фото-
896 электрон с достаточно большой амплитудой. Таким образом, для каналов с
897 низкими шумами амплитудный спектр одноэлектронных сигналов выгля-
898 дит как на рис. 27.

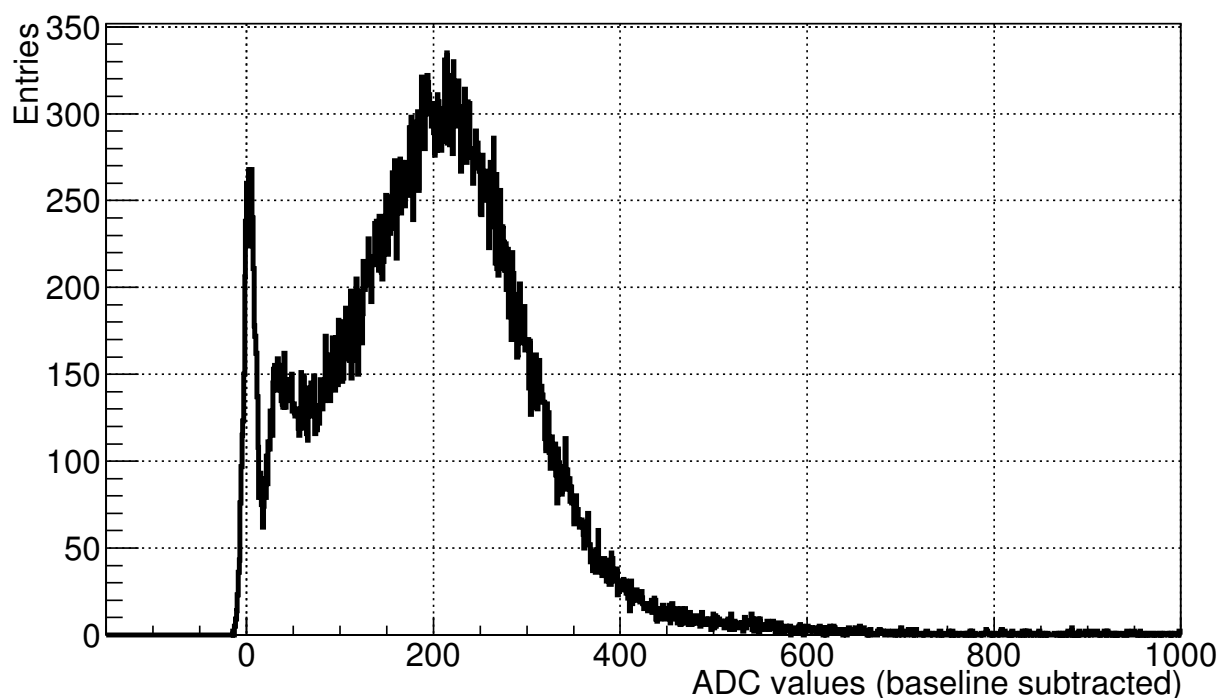


Рис. 27: Пример измеренного одноэлектронного спектра, имеющий особую форму, характерную для МА ФЭУ Н12700.

899 Пик вблизи нуля соответствует наводке, возникающей в каналах, рас-
900 положенных в одном ряду с тем, где зарегистрирован одноэлектронный
901 сигнал. Двугорбое распределение справа соответствует настоящим одно-
902 электронным сигналам. Причем левый пик связан с описанными в секции 1
903 событиями, когда электронная лавина или её часть отклоняется от опти-
904 мального пути от динода к диноду. Отметим, что в большинстве каналов
905 уровень шумов оказывается слишком высоким для отделения низкоампли-

906 тудного пика, связанного с наводкой, от одноэлектронного сигнала. Таким
907 образом, попытка получить максимальную эффективность регистрации за
908 счет снижения порога приводит к возрастанию паразитных хитов, локали-
909 зованных не в тех пикселях, где родился фотоэлектрон. Для снижения
910 числа паразитных хитов мы ставили порог регистрации в ложбине меж-
911 ду низко- и высоко-амплитудными частями одноэлектронного спектра. По-
912 скольку формы одноэлектронных спектров во всех каналах подобны, ана-
913 лиз формы спектра на рис. 27 позволяет заключить, что выбранный нами
914 порог приводит к потере 12 % одноэлектронных импульсов.

915 Одно из отличий канала считывания в плате PADIWA — это значи-
916 тельно более быстрая, чем в n-XYTER аналоговая часть. Если в n-XYTER
917 осуществляется формирование со временем интегрирования 190 нс, то в
918 PADIWA происходит лишь подавление частот выше 100 МГц, что соответ-
919 ствует характерному времени нарастания сигнала несколько наносекунд.
920 Такое отличие приводит к возрастанию роли быстрых шумов и наводок
921 при регистрации сигналов с помощью PADIWA.

922 Информация о форме одноэлектронного спектра при считывании с по-
923 мощью канала на основе плат PADIWA и TRB v3 может быть получена
924 в виде зависимости от порога регистрации скорости счёта в событиях, по-
925 строенных вблизи триггера светового импульса. Такие данные могут быть
926 получены из анализа потока данных, набранных при различных значениях
927 порога. Использование счетчика зарегистрированных фронтов, реализован-
928 ного непосредственно в ВЦП и упомянутого в секции 2.1, позволяет полу-
929 чить аналогичную зависимость при максимальных частотах, достаточных
930 для локализации базовой линии, но без отбора событий вокруг триггера.
931 На рис. 28 показана зависимость частоты регистрации фронтов от порога
932 регистрации. Плечо слева соответствует одноэлектронному спектру, более
933 подробно исследованному ниже, а быстро возрастающие границы вокруг
934 вертикальной штриховой линии ограничивают локализацию базовой ли-
935 нии. Точность локализации базовой линии мы оцениваем как ± 200 отсче-
936 тов по шкале, использованной на рис. 28 и рис. 29b,d.

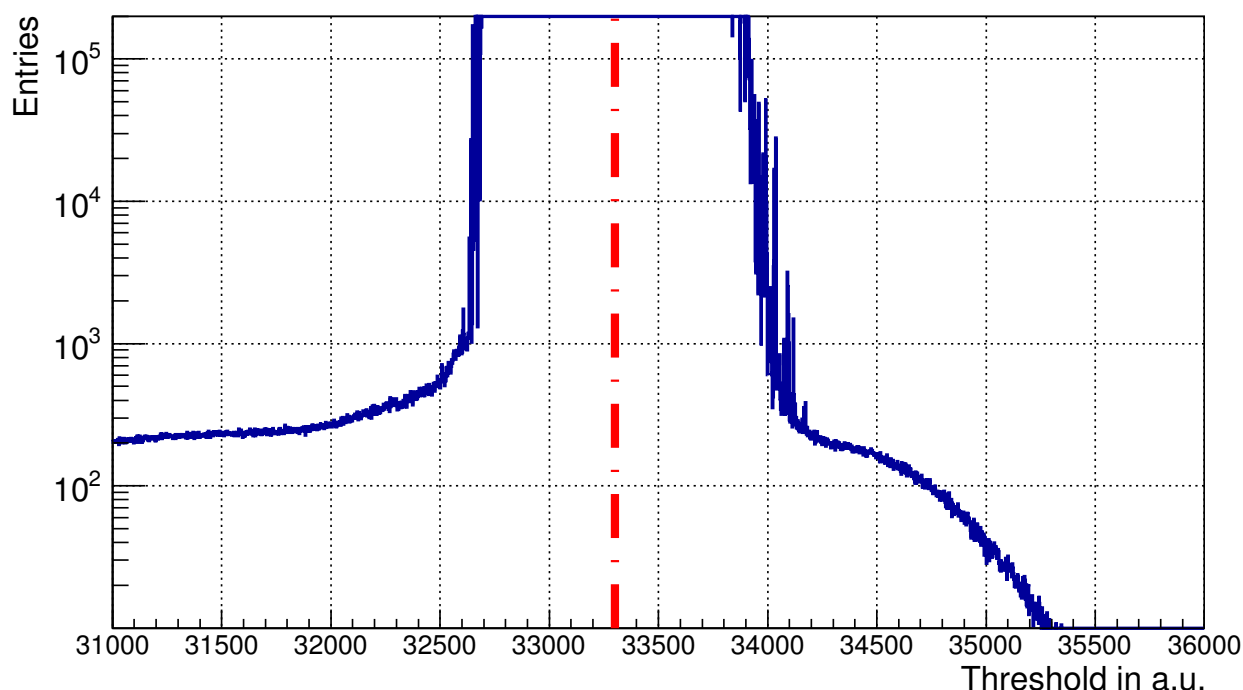


Рис. 28: Скан по порогам дискриминатора в диапазоне, включающем базовую линию, изображённую штрихпунктирной линией.

Установлено, что результаты измерения частоты отсчетов, полученные с помощью счетчика и из анализа потока данных, совпадают между собой при условии, что система сбора и передачи данных справляется с передачей потока сообщений с временными отметками.

Интересно сравнить зависимость скорости счёта от порога при использовании двух систем считывания и одинаковых условиях засветки. Результаты такого сравнения для одного из типичных каналов показаны на рис. 29. В случае n-XYTER в таком сравнении может быть использован интеграл одноэлектронного спектра, показанный на рис. 29(с). Соответственно, производная упомянутой зависимости, полученной с помощью платы RADIWA, может быть сопоставлена с одноэлектронным спектром, полученным с помощью n-XYTER и показанным на рис. 29(а). Сплошная линия на рис. 29(б) получена дифференцированием кривой, показанной красным цветом на рис. 29(д) и полученной подгонкой измеренной зависимости полиномом 7-й степени. Отметим, что по нашим оценкам световые потоки при измерениях с двумя системами считывания совпадают с точностью $\pm 5\%$. Видно, что скорости счёта в области ложбины и максимума одноэлектронного спектра приблизительно совпадают. Амплитуды, соответствующие максимуму и ложбине соответственно, относятся как 2.6 в обоих случаях. При этом, в случае RADIWA наблюдается, с одной стороны более явно выраженная ложбина, а с другой — избыток счёта в малых амплитудах, что предполагает больший относительный вклад наводок и, следовательно, невозможность отделения от них низкоамплитудной части одноэлектронного спектра и нецелесообразность повышения эффективно-

961 сти за счёт установления порога ниже ложбины.

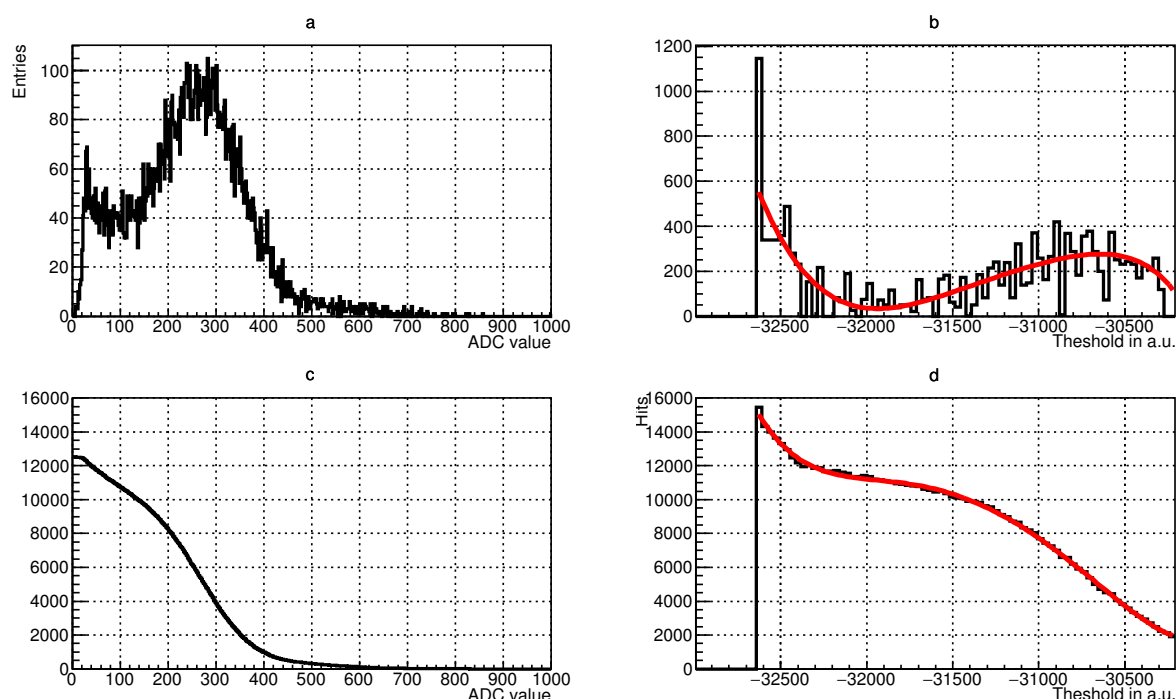


Рис. 29: Сравнение (а) одноэлектронного спектра, измеренного напрямую с помощью системы считывания на базе n-XYTER, и (б) производной скана по порогам, полученного с помощью системы считывания на базе RADIWA и TRB v3; сравнение (с) интеграла одноэлектронного спектра и (д) зависимости скорости счёта от порога дискриминатора.

962 Заключение

963 Исследованы свойства прототипа системы считывания и сбора данных де-
 964 тектора RICH эксперимента CBM. Подробно охарактеризован 64-канальный
 965 модуль, состоящий из МА ФЭУ H12700, четырёх плат предусилителей-
 966 дискриминаторов RADIWA и одной платы TRB v3, выполняющей функции
 967 ВЦП и концентратора данных. Описаны необходимые для работы прото-
 968 типа модули ПО. Продемонстрировано, что ВЦП имеют временное раз-
 969 решение 21 пс (FWHM) при использовании калибровки точного времени.
 970 Применение поканальной кусочно-линейной псевдо-калибровки ухудшает
 971 временное разрешение до 50 пс (FWHM), а единой для всех каналов усред-
 972 нённой псевдо-калибровки приводит к значению временного разрешения
 973 64 пс (FWHM) в наиболее неблагоприятных случаях. Обсуждена процеду-
 974 ра калибровки задержек между каналами а также стабильность получен-
 975 ных задержек. Дрейф задержек не превышает 0.5 нс за все время измере-
 976 ний. Рассмотрена возможность использования спектров “времени над поро-
 977 гом” (ToT) для отбора корректных хитов и коррекции временной привязки.
 978 Выявлено, что спектр ToT имеет многопиковую структуру по причине пе-

979 риодических наводок. Это препятствует использованию этого параметра в
 980 анализе. Выявленные схемотехнические недостатки будут устранены в сле-
 981 дующей версии плат считывающей электроники. Исследованы временные
 982 свойства сместителя спектра и его влияние на эффективность регистрации
 983 черенковских колец. Наиболее интенсивная быстрая компонента характе-
 984 ризуется временем высвечивания 1.1 нс, но имеются также компоненты с
 985 характерными временами 3.8 нс и 45 нс. Проведено сравнение медленного
 986 аналогового и быстрого временного считывания МА ФЭУ. Выявлено про-
 987 явление особенностей одноэлектронного спектра в том, как эффективность
 988 регистрации фотоэлектронов и вероятность появления ложных хитов за-
 989 висят от порога дискриминатора. Исследовано временное разрешение все-
 990 го канала считывания для различных по величине множеств каналов: от
 991 одной пары до 256 штук. Наихудшее из полученных значений составляет
 992 1.2 нс, что определяется в первую очередь отсутствием коррекции времен-
 993 ной отметки в зависимости от амплитуды сигнала и дрейфом задержек
 994 между каналами. Полученные результаты достаточны для использования
 995 исследованной схемы считывания и сбора данных в эксперименте CBM,
 996 однако устранение выявленных недостатков позволит создать запас по эф-
 997 фективности и повысить надежность системы при долговременной эксплу-
 998 атации.

999 Список литературы

- 1000 [1] *H. H. Gutbrod* // FAIR Baseline Technical Report, ISBN: 3-9811298-0-6,
 1001 2006.
- 1002 [2] *B. Friman, C. Höhne, J. Knoll, S. Leupold, J. Randrup, R. Rapp and*
 1003 *P. Senger* // The CBM physics book: Compressed baryonic matter in
 1004 laboratory experiments, Lect. Notes Phys. **814** (2011) pp. 980.
- 1005 [3] *P. Senger and V. Friese* // The CBM Collaboration: Nuclear Matter
 1006 Physics at SIS-100, GSI, Darmstadt (2012) 18 p.
- 1007 [4] Compressed Baryonic Matter Experiment. Technical Status Report. GSI,
 1008 Darmstadt (2005) 406 p.
- 1009 [5] *V. Friese and C. Sturm* // CBM Progress Report 2014, ISBN: 978-3-
 1010 9815227-2-3, 2015.
- 1011 [6] *A. Malakhov and A. Shabunov* // Technical Design Report for the CBM
 1012 Superconducting Dipole Magnet, GSI, Darmstadt (2013) 80 p.
- 1013 [7] *M. Koziel* // MVD Status: Integration, 25th CBM Collaboration Meeting,
 1014 Darmstadt, 20-24 April 2015. <https://indico.gsi.de/getFile.py/>

1015 [access?contribId=17&sessionId=9&resId=0&materialId=slides&](https://indico.gsi.de/getFile.py/access?contribId=17&sessionId=9&resId=0&materialId=slides&confId=2960)
1016 [confId=2960](https://indico.gsi.de/getFile.py/access?contribId=17&sessionId=9&resId=0&materialId=slides&confId=2960)

1017 [8] *J. Heuser et al.* // Technical Design Report for the CBM Silicon Tracking
1018 System (STS), GSI, Darmstadt (2013) 167 p.

1019 [9] *C. Höhne et al.* // Technical Design Report for the CBM Ring Image
1020 Cherenkov (RICH), GSI, Darmstadt (2013) 201 p.

1021 [10] *S. Chattopadhyay et al.* // Technical Design Report for the CBM Muon
1022 Chambers (MuCh), GSI, Darmstadt (2014) 192 p.

1023 [11] *S. Biswas et al.* // Development of a GEM based detector for the CBM
1024 Muon Chamber (MUCH), 2013 JINST 8 C12002.

1025 [12] *M. Petris et al.* // TRD detector development for the CBM experiment,
1026 NIM A, Volume 732, 21 December 2013, Pages 375–379.

1027 [13] *N. Herrmann et al.* // Technical Design Report for the CBM Time-of-
1028 Flight System (TOF), GSI, Darmstadt (2014) 182 p.

1029 [14] *I. Korolko* // CBM Calorimeter for SIS100 (TDR status), 25th CBM
1030 Collaboration Meeting, Darmstadt, 20-24 April 2015.
1031 [https://indico.gsi.de/getFile.py/access?contribId=138&](https://indico.gsi.de/getFile.py/access?contribId=138&sessionId=29&resId=1&materialId=slides&confId=2960)
1032 [sessionId=29&resId=1&materialId=slides&confId=2960](https://indico.gsi.de/getFile.py/access?contribId=138&sessionId=29&resId=1&materialId=slides&confId=2960)

1033 [15] *F. Guber et al.* // Technical Design Report for the CBM Projectile
1034 spectator detector (PSD), GSI, Darmstadt (2014) 78 p.

1035 [16] Hamamatsu H12700 manual, [https://www.hamamatsu.com/resources/](https://www.hamamatsu.com/resources/pdf/etd/H12700_TPMH1348E.pdf)
1036 [pdf/etd/H12700_TPMH1348E.pdf](https://www.hamamatsu.com/resources/pdf/etd/H12700_TPMH1348E.pdf)

1037 [17] *M. Calvi et al.* // Characterization of the Hamamatsu H12700A-03 and
1038 R12699-03 multi-anode photomultiplier tubes, 2015 JINST 10 P09021.

1039 [18] *M. Calvi et al.* // Characterization of the Hamamatsu H12700A-03 multi-
1040 anode photomultiplier tube for the LHCb RICH upgrade, LHCb-INT-2015-
1041 006.

1042 [19] [https://www.hamamatsu.com/resources/pdf/etd/H8500_H10966_](https://www.hamamatsu.com/resources/pdf/etd/H8500_H10966_TPMH1327E.pdf)
1043 [TPMH1327E.pdf](https://www.hamamatsu.com/resources/pdf/etd/H8500_H10966_TPMH1327E.pdf)

1044 [20] T. Mahmoud RICH2016 proceedings.

1045 [21] *C. Pauly et al.* // The CBM RICH project, NIM A 2016, doi:
1046 10.1016/j.nima.2016.05.102.

- 1047 [22] *S. Reinecke et al.* // The CBM-RICH detector, JINST 11 (2016) no.05,
1048 C05016.
- 1049 [23] Photomultiplier tubes, Basics and Applications, Hamamatsu Photonics
1050 K.K.
- 1051 [24] J. Kopfer PhD thesis, Bergische Universität Wuppertal.
- 1052 [25] Official TRB project web site, <http://trb.gsi.de/>
- 1053 [26] *C. Ugur, S. Linev, J. Michel, T. Schweitzer, and M. Traxler* // A novel
1054 approach for pulse width measurements with a high precision (8 ps RMS)
1055 TDC in an FPGA, 2016 JINST 11 C01046.
- 1056 [27] TRB v3 documentation, [http://jspc29.x-matter.uni-frankfurt.de/](http://jspc29.x-matter.uni-frankfurt.de/docu/trb3docu.pdf)
1057 [docu/trb3docu.pdf](http://jspc29.x-matter.uni-frankfurt.de/docu/trb3docu.pdf)
- 1058 [28] *W. M. Zabołotny and G. Kasprowicz* // Data processing boards design for
1059 CBM experiment, Proc. SPIE 9290, Photonics Applications in Astronomy,
1060 Communications, Industry, and High-Energy Physics Experiments 2014,
1061 929023 (November 25, 2014); doi:10.1117/12.2073377;
- 1062 [29] *J de Cuveland et al.* // A First-level Event Selector for the CBM
1063 Experiment at FAIR, 2011 J. Phys.: Conf. Ser. 331 022006.
- 1064 [30] *J. Michel, M. Faul, J. Friese, C. Höhne, K.-H. Kampert, V. Patel,*
1065 *C. Pauly, D. Pfeifer, P. Skott, M. Traxler, and C. Ugur* // Electronics for
1066 the RICH detectors of the HADES and CBM experiments, 2017 JINST 12
1067 C01072.
- 1068 [31] *J. Adamczewski-Musch et al.* // Data acquisition and online monitoring
1069 software for CBM test beams, 2012 J. Phys.: Conf. Ser. 396 012001.
- 1070 [32] *C. Bergmann et al.* // Common CBM beam test of the RICH, TRD and
1071 TOF subsystems at the CERN PS T9 beam line in 2014, CBM Progress
1072 Report 2014, p.9.
- 1073 [33] *C. Bergmann et al.* // Test of Münster CBM-TRD real-size detector and
1074 radiator prototypes at the CERN PS/T9 beam line, CBM Progress Report
1075 2014, p.78.
- 1076 [34] *M. Petris, D. Batros, G. Caragheorghropol et al.* // Prototype with the
1077 basic architecture for the CBM-TOF inner wall tested in close to real
1078 conditions, 2016 J. Phys.: Conf. Ser. 724 012037.

- 1079 [35] Information about the T9 beam line and experimental facilities,
1080 [http://home.web.cern.ch/sites/home.web.cern.ch/files/file/](http://home.web.cern.ch/sites/home.web.cern.ch/files/file/spotlight_students/information_about_the_t9_beam_line_and_experimental_facilities.pdf)
1081 [spotlight_students/information_about_the_t9_beam_line_and_](http://home.web.cern.ch/sites/home.web.cern.ch/files/file/spotlight_students/information_about_the_t9_beam_line_and_experimental_facilities.pdf)
1082 [experimental_facilities.pdf](http://home.web.cern.ch/sites/home.web.cern.ch/files/file/spotlight_students/information_about_the_t9_beam_line_and_experimental_facilities.pdf)
- 1083 [36] *L.M. Kotchenda, P.A. Kravtsov* // CBM RICH PROTOTYPE GAS
1084 SYSTEM.
- 1085 [37] *J. Adamczewski-Musch et al.* // Determination of tolerances of mirror
1086 displacement and radiator gas impurity for the CBM RICH detector,
1087 doi: 10.1016/j.nima.2014.04.074
- 1088 [38] *J. Bendarouach, C. Höhne, and T. Mahmoud* // Mirror misalignment
1089 control system and prototype setup, CBM Progress Report 2014, p.56.
- 1090 [39] Roithner UVTOP240 datasheet, [http://www.roithner-laser.com/](http://www.roithner-laser.com/datasheets/led-deepuv/uvtop240.pdf)
1091 [datasheets/led-deepuv/uvtop240.pdf](http://www.roithner-laser.com/datasheets/led-deepuv/uvtop240.pdf)
- 1092 [40] *M. Dürr, J. Kopfer et al.* // Influence of wavelength-shifting films on
1093 multianode PMTs with UV-extended windows, NIM A, Volume 783, 21
1094 May 2015, Pages 43–50.
- 1095 [41] Alphalas Picopower-LD series datasheet, [http://www.alphalas.](http://www.alphalas.com/images/stories/products/lasers/Picosecond_Pulse_Diode_Lasers_with_Driver_PICOPOWER-LD-ALPHALAS.pdf)
1096 [com/images/stories/products/lasers/Picosecond_Pulse_Diode_](http://www.alphalas.com/images/stories/products/lasers/Picosecond_Pulse_Diode_Lasers_with_Driver_PICOPOWER-LD-ALPHALAS.pdf)
1097 [Lasers_with_Driver_PICOPOWER-LD-ALPHALAS.pdf](http://www.alphalas.com/images/stories/products/lasers/Picosecond_Pulse_Diode_Lasers_with_Driver_PICOPOWER-LD-ALPHALAS.pdf)
- 1098 [42] <http://www.rz.uni-frankfurt.de/39888789/syscore>
- 1099 [43] <http://cbmroot.gsi.de/>
- 1100 [44] FLESnet development repository, [https://github.com/cbm-files/](https://github.com/cbm-files/flesnet)
1101 [flesnet](https://github.com/cbm-files/flesnet)
- 1102 [45] *J. Adamczewski-Musch, S. Linev, E. Ovcharenko, and C. Ugur* //
1103 HADES trbnet data formats for DABC and Go4, PHN-SIS18-ACC-41,
1104 GSI SCIENTIFIC REPORT 2012, p.297.
- 1105 [46] *R. Szplet, J. Kalisz, and R. Pelka* // Nonlinearity correction of the
1106 integrated time-to-digital converter with direct coding, IEEE Transactions
1107 on Instrumentation and Measurement, 46:449–453, April 1997.
- 1108 [47] *С.А. Лебедев, Г.А. Ососков* // Быстрые алгоритмы распознавания
1109 колец и идентификации электронов в детекторе RICH эксперимента
1110 CBM, Письма в ЭЧАЯ. 2009. Т.6, №2(151). С.260-284.
- 1111 [48] *S. Lebedev, C. Höhne, I. Kisel, G. Ososkov* // Fast Parallel Ring
1112 Recognition Algorithm in the RICH Detector of the CBM Experiment
1113 at FAIR, ACAT2010 proceedings.

- 1114 [49] *E. Ovcharenko, S. Belogurov et al.* // Tests of the CBM RICH readout
1115 and DAQ prototype, PEPAN letters.
- 1116 [50] *D.V. O'Connor, D. Phillips* // Time Correlated Single Photon Counting,
1117 Academic Press, London 1984.
- 1118 [51] *F. Gonnella, V. Kozhuharov, M. Raggi* // Time over threshold in the
1119 presence of noise, NIM A, Volume 791, p. 16-21.