титульник

Реферат

РПЗ n страниц, р рисунка, q таблиц, t источников.

Объектом исследования данной работы являются музыкальные произведения. Целью рабоы является разработка метода автоматизированного выделения голосовой составляющей из музыкальной композиции.

Задачи:

- анализ предметной области;
- анализ методов выделения вокальной партии из музыкальных композиций;
- разработка собственного метода на основании проанализированных:
- разработка программного комплекса, реализующего выбранный метод;
 - анализ эффективности работы программного продукта.

Способы применения программного продукта: программный продукт может применяться для дальнейшей разработки выделения компонентов сведенного аудио сигнала, выделения голосовой составляющей из песен для автоматизированного создания текста, выделения голосовой составляющей из аудио дорожки видеофайла для улучшения автоматизированной генерации субтитров.

Содержание

BE	ведени	e			10		
1	Аналитический раздел						
	1.1 Цифровое представление аудио сигналов				12		
	1.2	Сущес	твующие методы выделения источников				
		1.2.1	Мето	од главных компонент	14		
		1.2.2	Факт	горизация неотрицательных матриц	16		
		1.2.3	Адап	тивный метод FASST	18		
		1.2.4	Мето	оды, использующие нейронные сети	19		
		1.2.	4.1	Общий принцип работы нейронный сетей	19		
		1.2.	4.2	Глубинные нейронные сети	21		
		1.2.	4.3	Сверточные нейронные сети	22		
		1.2.5	Реку	рентные нейронные сети	26		
	1.3	З Оценка методов выделения источников					
	1.4	Сравн	ение м	методов	31		
	1.5	Вывод	[32		
2	Конструкторский раздел						
	2.1	Архитектура программного продукта					
	2.2	2 Алгоритмы					
		2.2.1	Обра	ботка входных данных	33		
		2.2.2	Генер	рация частотно-временных масок	34		
		2.2.3	Опис	сание сети	34		
		2.2.	3.1	Обучение нейронной сети	36		
		2.2.4	Форм	лирование выходных данных	36		
	2.3	В Используемые структуры данных					
	2.4	Тестир	овани	ие	37		
		2.4.1	Тесто	овые данные	38		
3	Техн	ологичес	кий р	аздел	39		
	3.1	Выбор	ыбор средств разработки				
		3.1.1	Выбо	рр языка программирования	39		
		3.1.2	Выбо	ор среды программирования и отладки	39		
		3.1.3	Испо	льзуемые библиотеки	40		
	3.2	Систе	ма кон	нтроля версий	40		

3.3	Требования к вычислительной системе	40
3.4	Формат данных	41
Список	использованных источников	42

Глоссарий

Дискретизация — преобразование непрерывного информационного множества аналоговых сигналов в дискретное множесто.

Частота — физическая величина, характеристика периодического процесса, равна количеству повторений или возникновения событий в единицу времени. Единица измерения — герцы (Гц).

Аккомпанемент — сопровождение одним или несколькими инструментами, а также оркестром сольной партии (певца, инструменталиста, хора и других). Сопроводителя называют аккомпаниатором. Аккомпанементом также называют гармоническое и ритмическое сопровождение основной мелодии, голоса.

Музыкальное произведение — всякая музыкальная пьеса, в том числе, народная песня или инструментальная импровизация. Также музыкальное произведение есть категория музыкальной эстетики, обозначающая ограниченный историческими и культурными рамками результат композиторской деятельности. Музыкальным произведениям свойственны внутренняя завершённость и мотивированность целого, индивидуализированность содержания и формы, за которыми стоит личность автора, детальная фиксация нотной (или другого типа) записи, предполагающая искусство исполнительской интерпретации.

Звук — физическое явление, представляющее собой распространение в виде упругих воли механических колебаний в твёрдой, жидкой или газообразной среде.

Вокал (или пение) — исполненит мелодии с помощью голоса человека.

Тембр — (обертоновая) окраска звука, «качество тона».

Рефакторинг — процесс изменения внутренней структуры программы, не затрагивающий её внешнего поведения и имеющий целью облегчить понимание её работы.

Обозначения и сокращения

 $\Gamma H C - \Gamma$ лубинные нейронные сети

 $\mathbf{CHC}-\mathbf{C}$ верточные нейронные сети

 ${
m PHC}-{
m Peкуppenthas}$ нейронная сеть

 $\mathbf{O}\Pi\Phi$ — Оконное преобразование Фурье

ФНМ — Факторизация неотрицательных матриц

 ${f FASST}$ — Flexible Audio Source Separation Toolbox

Введение

Тут будет крассиво введение.

1 Аналитический раздел

Выделение голосовой составляющей из аудио сигнала является частным случаем задачи разделения комбинации аудио сигналов на составляющие. Музыкальное произведение может быть записано как с использованием нескольких микрофонов, захватывающих разные источники, при этом изоляция источников будет ограничена, либо с использованием выделенной на каждый источник. Все записанные сигналы в последствии проходят процесс сведения для получения итоговой аудио записи. Тем самым конечный аудио сигнал можно представить в виде суммы отдельных источников с приминением фильтров к каждому источнику.

Математически это можно записать как:

$$x(t) = \sum_{j=1}^{J} \sum_{\tau = -\infty}^{\infty} a_j(t - \tau, \tau) s_j(t - \tau)$$
 (1.1)

где

- -x итоговый аудио сигнал;
- $-s_{i}$ сигнал источника;
- *J* количество источников;
- $-a_{j}$ фильтр, примененный к источнику в процессе сведения.

Если приминяемые фильтры являются линейными, то итоговый сигнал представляет собой линейную комбинацию. С другой стороны, к итоговому сигналу так же могут быть применены фильтры. С этой точки зрения сведенный сигнал перестает быть линейной суммой отдельных источников.

Тем самым, итоговая запись, в контексте задачи выделения аудио источников, может быть определена по следующим признакам[1]:

а) Количество используемых во время записи источников аудио сигнала. Источники могут быть записаны как отдельно, с помощью выделенных линий звукозаписи либо нескольких микровонов, так и при помощи одного микрофона, захватывающего все звуки одновременно. С

понижением количества звукозаписывающих устройств повышается смешанность отдельных аудио сигналов и влияние на них шумов.

б) Количество примененных к итоговому аудио сигналу эффектов. С учетом итоговых фильтров формула 1.1 принимает вид:

$$x(t) = \prod_{k=1}^{K} \psi_k(t) \sum_{j=1}^{J} \sum_{\tau=-\infty}^{\infty} a_j(t-\tau,\tau) s_j(t-\tau)$$
 (1.2)

где $\psi_k(t), k=1..., K$ – применяемые к итоговому сигналу фильтры. Исходя из формулы, применение фильтров к итоговому сигналу усложняет задачу выделения аудио источников.

в) Изменение положения звукозаписывающих устройств во время записи. Микрофоны, ведущие запись, могут быть статичными, находясь в закрепленном состоянии, либо перемещаться, например от одного источника к другому. Второй случай оказывает непосредственное влияние на сигналы аудио источников, добавляя шумы и изменяя уровень сигнала.

Эта работа будет сфокусирована на обработке записей без итоговых фильтров, источники которых были записаны независимо друг от друга без изменений положения звукозаписывающих устройств.

1.1 Цифровое представление аудио сигналов

Звук имеет три основных характеритичесих параметров: амплитуда, частота и фаза. Две последнии характеристики являются функциями времени, в то время как амплитуда определяет динамический диапозон. По этому в цифровом представлении аудио сигнала записываются изменения аплитуды как функция времени. Тем самым процесс отцифровки аналогового аудио сигнала является записью мгновенных амплитудных значений (дискретизация по амплитуда) в постоянные моменты времени (дискретизация по времени). Графическое представление дискретизации аналогового сигнала представлено на рисунке 1.1.

Для определения периода записи амплитудных значений задается частота дискретизации.

Существует теорема Котельникова[2], утверждающая, что «любую функцию F(t), состоящую из частот от 0 до f_1 , можно непрерывно

передавать с любой точностью при помощи чисел, следующих друг за другом через $1/(2f_1)$ секунд».

При максимальной воспринимаемой человеческим ухом частоте в 20 кГц, по теореме Котельникова минимальная необходимая частота дискретизации должна быть 40 кГц.

Стандартная частота дискретизации аудио сигнала составляет $44.1~\mathrm{k}\Gamma$ ц, максимальная — $192~\mathrm{k}\Gamma$ ц.

Для определения максимального значения амплитуды используется значение квантования (или разрядность), задающаяся в битах. В зависимости от используемого формата разрядность может быть 1, 8, 16, 24 и 32 бит.

В данной работе будут использоваться wav-файлы (сокращение Waveform Audio File Format). Формат WAVE был разработан корпорацией Майкрософт, является контейнером для хранения и записи оцифрованных аудиопотоков. Представляет из себя сжатый формат, отличается отсутствием потери качества и основан на расширении RIFF. Структура wav-файлов имеет чёткую форму, описанную в стандарте [?].

1.2 Существующие методы выделения источников

Методы выделения источников делятся на две основные категории[3].

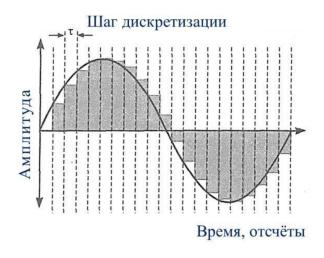


Рисунок 1.1 — Дискретизация аналогового сигнала

- Слепое выделение. Методы, относяющиеся к данной категории, обрабатывают смесь аудио сигналов без помощи, или с минимальным количеством, информации об источниках и методах их сведения. Наиболее популярные из этих алгоритмов используют (предполагаемую) статистическую независимость исходных сигналов. Примером являются Метод главных компонент [4] [5], Факторизация неотрицательных матриц. С ростом количества исследований в области нейронных сетей возникла идея применения методов глубинного обучения в задачах выделения источников. Работы по данной теме были сфокусированы на таких сетях как Глубинные и Сверточные нейронные сети.
- Информированное выделение. Для данной категории методов предполагается наличие предварительной информации об исходных сигналах, в форме MIDI, партитуры или другом виде представления музыки[6]. Целью данной работы не является изучение информированного выделения, потому детального описания представлено не будет.

Данная работа будет сфокусирована на методах слепого выделения.

1.2.1 Метод главных компонент

Метод главных компонент (англ. Principal Component Analysis) и анализ независимых компонент (англ. Independent Component Analysis) – это статистические способы уменьшения размерности данных, который являлся объектом для исследований в области выделения аудио источников [4] [5].

Основная идея этоих метода заключается в том, чтобы проецировать данные из временных рядов, таких как аудиозапись, в новые системы отсчета, которые основаны на некотором статистическом критерии. Эти оси являются статистически независимые в отличие от преобразования Фурье, где данные временной области проецируются на оси частот, которые могут перекрываться. Частотные оси в преобразовании Фурье остаются неизменными независимо от анализируемой части, тогда как в методе главных компонент и анализе независимых компонент оси явля-

ются динамическими и различны для каждой анализируемой части. После нахождения, оси, на которые происходит проецирование, могут быть разделены и инвертированы для нахождения источников, представленных в исходном сигнале.

Формулу 1.1 можно представить в виде:

$$x(t) = As(t) \tag{1.3}$$

где

- A квадратная матрица, состоящая из коэффициентов исходного сигнала.
 - -s(t) множество сигналов выделяемых источников.

Имея оценку матрицы A можно получить искомые источники с помощью обратной ей матрицы W:

$$y(t) = Wx(t) \tag{1.4}$$

В рамках задачи слепого выделения источников данный метод сводится к серии матричных произведений, представляющих свобой фильтры. В общем случае входной сигнал X размерности N из M образцов (представляется матрицей размерности NxM) может быть приведен к сигналу Y с использованием матрицы преобразования W размерности NxN как $Y^T = WX^T$. Такое преобразование проецирует сигнал на разные оси основываясь на матрице преобразования. Если размер полученного сигнала равен размер исходного сигнала, то преобразование называется ортогональным и оси перпендикулярны.

Данный метод является иттеративным с фиксированной точкой. В нем применяется нелиейная функция g(y) = th(a*y), которая применяется к матрице разделения W, которая пересчитывается на каждом шаге.

Входные данные для данного метода должны быть обработаны следующей последовательностью действий:

а) центрирование по среднему значению;

- б) нормализация по дисперсии;
- в) ортоганализация.

После этого случайным образом выбирается начальное значение вектора W, которое уточняется с помощью следующих иттеративных шагов:

а) Обновление W по формуле:

$$w = E\{zg(w^T z)\} - E\{g'(w^T z)\}w$$
(1.5)

где z — обработанные входные данные.

$$6) w = \frac{w}{||w||}$$

Выполняются до достижения сходимости.

1.2.2 Факторизация неотрицательных матриц

Факторизация неотризательных матриц (англ. Non-Negative Matrix Factorization) широко использовалась в области выделения источников в прошлом. Основная идея данного метода заключается в представлении матрицы Y в виде комбинации базиса B и активационного усиления G как Y = BG. Базовый вектор предстовляет частотную характеристику источника в заданный момент времени, а вектор G представляет усиление частот в любой момент времени. Таким временем G является горизонтальным вектором вдоль времени.

В контексте задачи выделения аудио источников, если исходный сигнал является объединением двух источников, S_1 и S_2 , так, что $Y=S_1+S_2$, и базисные вектора двух источников вычисляются как B_1 и B_2 , то исходный сигнал можно представить как $Y=B_1G_1+B_2G_2$, где G_1 и G_2 — соответсвующие активанционные усиления для двух источников, представленные в разные моменты времени.

Для применения факторизации неотрицательных матриц необходимо, чтобы сигнал представлял из себя линейную комбинацию базисных векторов. Для K источников:

$$X_{i,j} = \sum_{k=1}^{K} B_{i,k} G_{k,j} \tag{1.6}$$

Расхождение между X и BG должно быть минимизировано, чтобы гарантировать, что найденные аудио источники представляют в комбинации исходный сигнал:

$$B, G = argmin_{B,G>=0}D(X, BG) \tag{1.7}$$

где D является функцией расхождения, которая может быть:

а) среднеквадротичным отклонением:

$$D(A,B) = ||A - B||^2 = \sum_{ij} (A_{ij} - B_{ij})^2$$
 (1.8)

б) дивергенцией Кулбека-Лейблера:

$$D(A,B) = \sum_{ij} (A_{ij} \log \frac{A_{ij}}{B_{ij}} - A_{ij} + B_{ij})$$
 (1.9)

Для этой дивергенции применяется алгоритм мультипликативного обновления [7]:

- а) Вектора B и G заполняются случайными значниями.
- б) Вычисление нового значение B:

Для евклидова расстояния:

$$B \leftarrow B \frac{XG^T}{(BG)G^T} \tag{1.10}$$

Для дивергенции Кулбека-Лейблера:

$$B \leftarrow B \frac{\left(\frac{X}{BG}\right)G^T}{1G^T} \tag{1.11}$$

в) Вычисление нового значения G:

Для евклидова расстояния:

$$G \leftarrow G \frac{B^T X}{B^T (BG)} \tag{1.12}$$

Для дивергенции Кулбека-Лейблера:

$$G \leftarrow G \frac{B^T \frac{X}{BG}}{B^T 1} \tag{1.13}$$

Эти действия посторяются предопределенное количество раз, либо до момента достижения дивергенции определенного минимума.

После нахождения магнитуды источника, сигнал можно получить при помощи фазовой характеристики исходного сигнала.

Работа данного метода зависит от задаваемых начальных условий, зависимых от числа источников и фильтров, примененных к итоговому сигналу.

1.2.3 Адаптивный метод FASST

Адаптивный метод FASST (англ. Flexible Audio Source Separation Toolbox) являются модификацией метода факторизации неотрицательных матриц, основанный на обобщенном EM-алгоритме (англ. Generalized expectation-maximization (GEM) algorithm) [8].

Суть данного метода заключается в обобщении реализации, гибкой для разных случаев начальных условий. Каждый выделяемый источник представляется в виде модели возбуждающего фильтра:

$$V_j = V_j^{ex} \bigodot V_j^{ft} \tag{1.14}$$

где V_j^{ex} представляет спектральный возбудитель мощности и V_j^{ft} представляет спектральный фильтр мощности, \bigcirc означает поэлементное умножение матриц.

В дальнейшем V_j^{ex} определяется в качестве суммы спектральных шаблонов E_j^{ex} , модулированных временными коэффициентами P_j^{ex} . Эти параметрами являются аналогами базисного вектора и активационного усиления в методе факторизации неотрицательных матриц. Тем самым V_j^{ex} можно переписать как:

$$V_j^{ex} = E_j^{ex} P_j^{ex} (1.15)$$

Спектральные шаблоны представляются в виде линейной комбинации произведения узкополосных спектральных шаблонов W_j^{ex} и неотрицательных весов U_j^{ex} .

Временные коэффициенты представляются в виде линейной комбинации произведения кратковременных шаблонов H_j^{ex} и G_j^{ex} .

В итоге можно записать:

$$V_{j} = (W_{j}^{ex} U_{j}^{ex} G_{j}^{ex} H_{j}^{ex}) \bigodot (W_{j}^{ft} U_{j}^{ft} G_{j}^{ft} H_{j}^{ft})$$
 (1.16)

Эти шаблоны оцениваются для каждого источника с помощью GEM алгоритма, с использованием алгоритма мультипликативного обновления [7].

1.2.4 Методы, использующие нейронные сети

Идея применения методов машинного обучения в задачах разделения аудио источников возникла после успешных использований нейронных сетей в других областях, в частности обработки изображений [9]. Для решения данной задачи наиболее широко рассматривались глубокие[10] и сверточные[1] нейронные сети.

1.2.4.1 Общий принцип работы нейронный сетей

Нейронная сеть — система обработки информации, вдохновленная нервной системой человека[11]. Подобно нервной системе, искусственные нейронные сети состоят из соединения узлов, называемых нейронами. Каждый нейрон получает входной сигнал, обрабатывает информацию во входном сигнале и дает выход. Эти нейроны содержат параметры, которые должны быть оптимизированы с помощью тренировочного набора, который имеет истинные результирующие значения. После обучения сеть может использоваться для ввода данных с целью получения результатов для тестирования и будущего использования. Схема простой нейронной сети представлена на рисунке 1.2 и состоит из трех вертикальных слоев:

- Входной слой распределение входных сигналов остальным нейронам. Нейроны этого слоя не производят никаких вычислений.
- Скрытый слой принимает сигналы с предыдущего слоя, обрабатывает поулченую информацию и передает результат следующему слою.
- Выходной слой выопляет схожие со скрытым слоем функции за исключением того, что результатом работы выходного слоя является результат работы всей нейронной сети.

Каждый слой состоит из нейронов, каждый из которых можно описать математически с помощью его параметров:

- Вектор входных данных X, состоящий из значений $x_1,...,x_n$.
- Порогове число b, является константой, добавляющееся к входному вектору.
 - Вектор входных весов W, состоящий из значений $w_1, ..., w_n$.
 - Нелинейная активационная функция σ , которая может быть:

Гиперболический танцгенс (рис. ??):

$$\sigma(x) = \frac{e^x - e^{-x}}{e^x + e^{-x}} \tag{1.17}$$

Сигмоида (рис. ??):

$$\sigma(x) = \frac{1}{1 + e^{-x}} \tag{1.18}$$

Линейная функция активации ReLU (рис. 1.22):

$$\sigma(x) = \max(0, x) \tag{1.19}$$

— Выходное значение, которое находится по формуле:

$$a = \sigma(\sum_{i=1}^{n} w_i x_i + b) \tag{1.20}$$

Поскольку каждый узел содержит нелинейную функцию, сеть способна изучать различные нелинейные представления входных данных с помощью различных комбинаций входных узлов и функций активации.

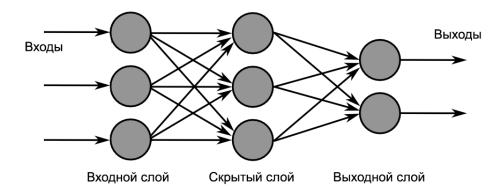


Рисунок 1.2 — Схема простой нейронной сети

1.2.4.2 Глубинные нейронные сети

Глубинные нейронные сети (англ. Deep neural networks) – нейронные сети с более чем одним скрытым слоем (рис. 1.3).

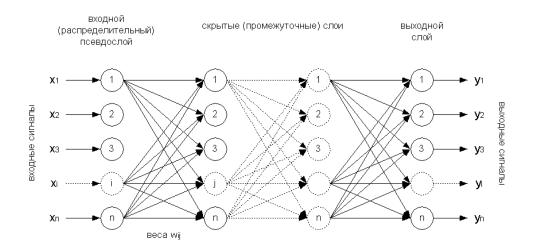


Рисунок 1.3 — Общая схема ГНС

По мере того как данные проходят через более чем один слой, можно обнаружить более абстрактные представления данных, что может помочь улучшить классификацию данных. Каждый слой глубинной сети имеет входы и выходы, и Количество входов каждого слоя зависит от количества выходов его предшественника. Если вход k — слоя — x_k , то его выход можно записать как:

$$a_k = \sigma_k(b_k + \sum_{i=1}^n w_{k,i} x_{k,i})$$
 (1.21)

На каждом отдельном слое могут быть использованы отдельные активационные функции.

ГНС рассматривались в качестве инструмента в задачах выделения инструментальных аудио источников[12].

Метод состоит из трех основных шагов:

а) Препроцессинг

Исходный сигнал y(n) преобразуется в его частнотное представление с помощью оконного преобразования Фурье, используя прямоугольную оконную функцию. Из этого представлоения строится вектор $x \in \Re^{(2C+1)L}$, состоящий из суммы значений магнитуды текущего кадра и C

предыдущих/следующих кадров, L – количество значений магнитуды на кадр.

Полученный вектор нормализуется с помощью числа $\gamma > 0$, являющегося средней Евклидовой нормой 2C+1 кадоров.

б) Работа глубокой нейронной сети

Полученный нормализованный вектор подается на вход DNN, состоящей из K слоев, с выпрямленной линейной функцией активации (англ. rectified linear unit, ReLU), имеющей вид

$$x_{k+1} = \max(W_k x_k + b_k, 0), k = 1, ..., K$$
(1.22)

где

- x_k входой вектор для k-го слоя, в частности x_1 является исходных вектором, x_{K+1} результирующий вектор работы ГНС \hat{s}
- $-W_k$ веса k-го слоя
- $-b_k$ пороговые значения k-го слоя

Результатом работы ГНС является вектор \hat{s} , являющийся значением магнитудного окна $s \in \Re^L$ выделяемого инструмента.

в) Восстановление

Данный шаг предполагает получение результата применения ОПФ к выделяемому сигналу s(n) при помощи фазы ОПФ исходного сигнала и произведения каждого полученного вектора \hat{s} с коэффициентом нормализации γ , используеммым выше. Получение итогового сигнала происходит с помощью обратного ОПФ.

Общая схема работы метода представлена на рисунке 1.4.

1.2.4.3 Сверточные нейронные сети

Сверточные нейронные сети (англ. Convolutional neural networks) – это вариант нейронных сетей, вдохновленных зрительной корой головного мозга человека[13], используются в основном для обработки изоражений. СНС используют локальную пространственную корреляцию между входными нейронами из изображения с помощью локальных сенорное полей. Для иллюстративных целей входной слой вместо одномер-

ного слоя нейронов можно рассматривать как двумерную матрицу, как в случае с файлом изображения. Для изображений значения этой двумерной матрицы представляют интенсивности пикселей.

В обычной нейронной сети каждый входной нейрон был бы связан с каждый нейроном на первом скрытом слое, в то время как в СНС каждый нейрон первого скрытого слоя связан только с небольшой группой нейронов (рис. 1.5). Сенорное поле перемещается по всему входному массиву для формирования скрытого слоя. Движение может иметь различный шаг, например на рисунке 1.5 изображен шаг (1, 1). Количество нейронов в скрытом слое зависит от количества единиц во входном слое, шага и размера поля.

Если входной слой имеет размерность MxN, шаг равен (1, 1) и сенсорное поле имеет размерность AxB, то скрытый слой будет иметь размерность (M-A+1)x(N-B+1). Ключевая особенность СНС заключается в том, что нейроны скрытого сверточного слоя разделяют веса и смещения, так что процесс работы сети похож на свертку матрицы размерности AxB над матрицей MxN.

Результат j,k — нейрона сверточного слоя математически можно описать как:

$$a_{j,k} = \sigma \left(b + \sum_{l=0}^{A-1} \sum_{m=0}^{B-1} w_{i,m} x_{j+l,k+m} \right)$$
 (1.23)

Другими словами, сверточный слой вычисляет активацию объекта размерности AxB в разных областях входного слоя. Сопоставление

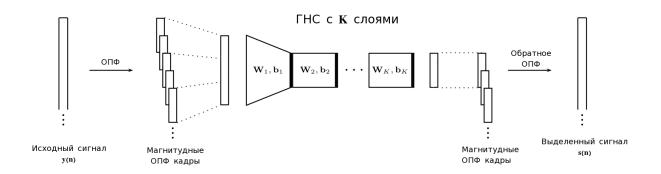


Рисунок 1.4 — Схема работы метода выделения инструментальных аудио сигналов с использованием ΓHC

входного слоя с сверточным часто называют векторной картой, а общие веса и единицы смещения называются ядром. Так как каждое из этих ядер идентифицирует одну особенность во входном слое, то сверточный слой обычно включает в себя более одного ядра или карты признаков.

В контексте задачи разделения источников СНС используют для реализации основной идеи ФНМ. В то время, как ФНМ алгоритму необходимо находить базисные вектора для каждой ноты аудиоисточника, рассматриваемый алгоритм использует СНС с целью унификации этих действий через вычесление меньших устойчивых тембральных структур на меньших частях спектограммы. Общая схема работы алгоритма представлена на рисунке 1.6.

На вход СНС подается магнитудная спектограма, являющаяся результатом применения ОП Φ к исходному сигналу.

Работа нейронной сети происходит в четыре этапа:

а) Свертка

Состоит из двух сверточных слоев и объединяющего слоя.

- 1) Тембральный сверточный слой: получает локальную информацию о тембре, позволяя модели изучать особенности тембра. В отличие от подхода ФНМ, когда для каждого источника определяются конкретные базисные и активационные вектора, эти характеристики являются общими для отдельных источников.
- 2) Объединяющий слой: сжимает информацию, указанную в первом слое по частоте и времени для достижения компактного представления данных. На данном слое сравниваются результаты трех типов: без уплотнения, с уплотнением по частоте и с уплотнением по частоте и времени одновременно.
- 3) Временный сверточный слой: изучает различные типы временных изменений для разных инструментов на основании характеристик, полученных из Тембрального сверточного слоя. Результатом являются частостно-временные характеристики различных аудио источников.

б) Сокращение размерности

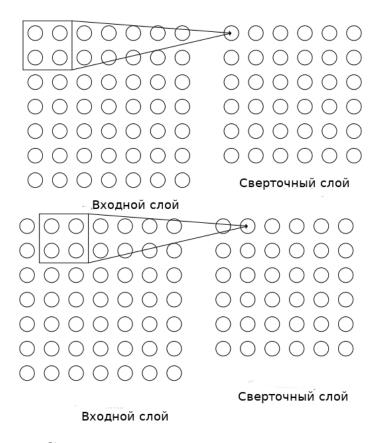


Рисунок 1.5 — Связывание входного слоя с первым скрытым слоем

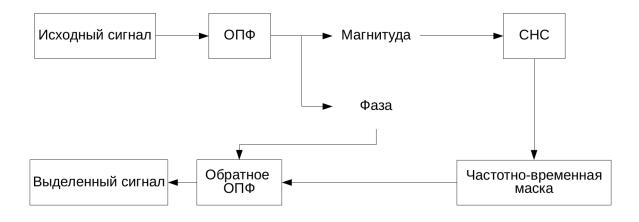


Рисунок 1.6 — Схема работы метода выделения аудио сигналов источников с использованием CHC

Данный слой состоит из нелинейной комбинации признаков, полученных из предыдущих слоев, с ReLU. Слой выбирается таким образом, чтобы иметь меньше элементов для уменьшения общих параметров сети и обеспечения того, чтобы сеть не перегружала данные и могла создавать надежное представление данных.

в) Обратная свертка

Проводятся действия, являющихся обратными операции свертки. Состоит из последовательной развертки и масштабирования данных.

г) Частотвно временное экранирование

На данном этапе на основе полученных данных вычисляется частотновременная маска для каждого выделяемого источника:

$$m_a t(f) = \frac{|\hat{y}_{at}(f)|}{\sum_{n=1}^{N} |\hat{y}_{nt}(f)|}$$
(1.24)

где $\hat{y}_{nt}(f)$ – результат работы СНС для n-го источника в момент времени t, N - число выделяемый источников.

Полученная маска применяется к исходному сигналу, в результате получая спектограму выделяемого сигнала:

$$y_n(f) = m_n t(f) x_t(f) \tag{1.25}$$

где $x_t(f)$ — спектограма исходного сигнала.

Как и в случае с ГНС, для вычисления выделяемого сигнала, к полученной спектограме применяется обратное $O\Pi\Phi$.

1.2.5 Рекурентные нейронные сети

Поскольку аудио сигналы имеют временной контекст, нейронной сети должна быть предоставлена некоторая память для добавления контекстной информации из прошлого. Одним из решений является использование рекуррентной нейронной сети. Суть заключается в соединении скрытого слоя с самим собой (рисунок 1.7). То есть вход слоя в момент времени t можно описать так:

$$J(j,t) = \sum X(i,t)W_1(i,j) + b_1W_1(i+1,j) + W_2H(J(j,t-1))$$
 (1.26)

где H(J(j,t-1)) – выход слоя в момент времени t-1.

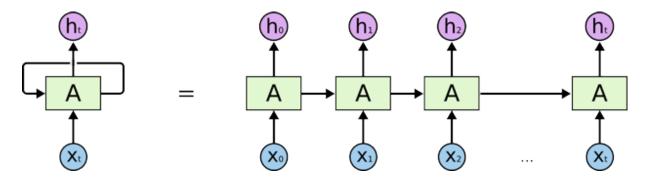


Рисунок 1.7 — Схема однойслойной рекуррентной нейронной сети

Существуют так же многослойные рекурентные сети. Различают многослойные РНС с одной рекурентной связью на l-слое и сложенные многослойные РНС, с рекурентными связями на каждом скрытом слое (рисунок 1.8).

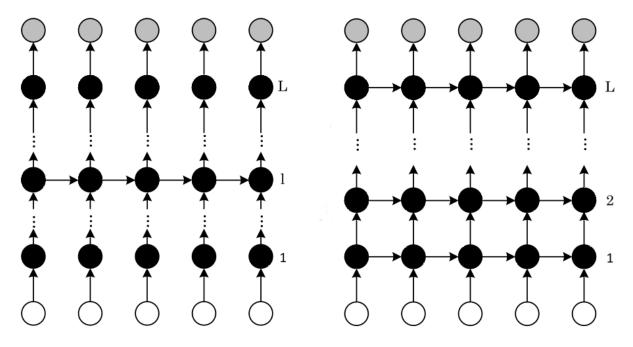


Рисунок 1.8— Схемы многослойной РНС с одной рекурентной связью и сложенной многослойной РНС, с L скрытыми слоями

Эта работа будет сфокусирована на использовании сложенной многослойной РНС. На вход сети будет подаваться спектограма исходного сигнала, полученная из ОПФ. Сеть должна генерировать частотновременную маску, которая на последнем слое будет применяться к спектограме исходного слоя.

1.3 Оценка методов выделения источников

Оценка методов выделения источников является нетривиальной задачей, учитывая субъективность мнения о качестве аудио записи. Тем не менне, оценочные метрики были изучены и формализованы группой иследователей во главе с Имануилом Винсентом[14]. Оценка метода выделения аудио источника должна проходить в контексте приложения. Исходный сигнал представляется линейной комбинацией сигналов источников $(s_j)_{j\in J}$ с добавлением шума. Простейшей мерой является норма L2, выражающаяся в разнице между полученным источником \hat{s}_j и ожидаемым источником s_j :

$$D = \min_{\epsilon = \pm 1} \left| \left| \frac{\hat{s}_j}{||\hat{s}_j||} - \epsilon \frac{s_j}{||s_j||} \right| \right|^2$$
 (1.27)

Данная разность всегда неотрицательна и равна нулю только в случае $\hat{s}_j = s_j$. В худшем случае, когда вектора \hat{s}_j и \hat{s} ортогональны, разность останется ограниченной максимумом двух, так как источники нормализованы. Так же, в случае шумов или других искажений, которые добавляются к искомым источниками, данная мера будет имет низкое значение, которое может быть нежелательным, в зависимости от приложения. Например, при обработке аудиозаписей высокого качества, такие шумы могут быть нежелательными, а в случае, когда к выделяемым источникам планируется применять доболнительную, данными искажениями можно пренебречь.

Для учета этих случаем искомый источник разделяется на четыре части:

$$\hat{s}_j = s_{target} + e_{interf} + e_{spat} + e_{artif} \tag{1.28}$$

где

- $-s_{targer}$ модификация целевого источника, которая может содержать определенные допустимые искажения, F;
 - e_{interf} помехи, полученные от нежелательных истоников $(s_{j'})_{j'\neq j};$
 - $-e_{spat}$ пространственные искажени;

 $-e_{artif}$ – остальные виды шумов, не входящие в F и другие артефакты.

Для определения метрик используются ортогональные проекции, которые могут быть определены следующим образом: для подпространства с векторами $y_1, y_2, ..., y_n$, $\prod y_1, y_2, ..., y_n$ – матрица, проектирующая вектров в данное подпространство. Определяются следующие матрицы:

$$P_{s,j} = \prod (s_j) \tag{1.29}$$

$$P_S = \prod \{ (s_{j'})_{1 \le j' \le n} \} \tag{1.30}$$

$$P_{S,n} = \prod \{ (s_{j'})_{1 \le j' \le n}, (n_i)_{1 \le i \le m} \}$$
 (1.31)

С помощью этих проецирующих матриц слогаемые из формулы 1.28 можно представить следующим образом:

$$s_{target} = P_{s,j}\hat{s}_j \tag{1.32}$$

$$e_{interf} = P_S \hat{s}_j - P_{s,j} \hat{s}_j \tag{1.33}$$

$$e_{spat} = P_{S,n}\hat{s}_j - P_{s,j}\hat{s}_j \tag{1.34}$$

$$e_{artif} = \hat{s}_i - P_{S,n}\hat{s}_i \tag{1.35}$$

Для вычисления s_{target} используется скальярное произведение:

$$s_{target} = (\hat{s}_j, s_j) \frac{s_j}{||s_j||^2}$$
 (1.36)

Для вычесления P_S и $P_{S,n}$ используется вектор коэффициентов c:

$$c = R_{SS}^{-1}[(\hat{s}_j, s_1)...(\hat{s}_j, s_n)]^H$$
(1.37)

где R_{SS} — определитель Грама (грамиан). $P_S \hat{s}_j$ можно записать как:

$$P_S \hat{s}_j = c^H s \tag{1.38}$$

где $(.)^H$ – Эрмитовская перестановка.

Если источик и шумовой сигнал взаимно ортогональны, то можно записать:

$$e_{interf} = \sum_{j' \neq j} (\hat{s}_j, s_{j'}) \frac{s_{j'}}{||s_{j'}||^2}$$
 (1.39)

$$P_{S,n}\hat{s}_j = P_S\hat{s}_j + \sum_{i=1}^m (\hat{s}_j, n_i) \frac{n_i}{||n_i||^2}$$
 (1.40)

На основании этих значений можно записать следующие метрики:

а) Отношение источника к искажению:

$$SDR = 10 \log_{10} \frac{||s_{target}||^2}{||e_{interf} + e_{spat} + e_{artif}||^2}$$
 (1.41)

Эта мера оценивает общую эффективность алгоритма разделения источников

б) Отношение источника к интерференции:

$$SIR = 10 \log_{10} \frac{||s_{target}||^2}{||e_{interf}||^2}$$
 (1.42)

Эта мера отражает подавление помех во время выделения.

в) Отношение образа к пространственному искажению:

$$ISR = 10\log_{10} \frac{||s_{target} + e_{interf}||^2}{||e_{snat}||^2}$$
 (1.43)

г) Отношение источника к артифактам:

$$SAR = 10 \log_{10} \frac{||s_{target} + e_{interf} + e_{spat}||^2}{||e_{artif}||^2}$$
 (1.44)

Эта мера оценивает артефакты, получаемые во время разделения источников.

Значение компонент s_{target} , e_{interf} , e_{spat} и e_{artif} изменяются во времени. Предлагается разделять сигнал на части для вычисления локальных значений. Итоговые значения могут быть суммированы с использованием статистических мер.

1.4 Сравнение методов

Метод главных компонент и Факторизация неотрицательных матриц не участвуют в сравнении, так как являются строго статистическими методами и требуют дополнительных действий для подбора начальных значений для каждого конкретного примера.

Таблица 1.1 — Сравнение алгоритмов выделения источников

Метод	Метрика	Вокал	Аккомпанемент
CNN	SDR	-0.6 ± 4.9	4.5 ± 1.2
	SIR	1.9 ± 6.2	14.9 ± 5.6
	SAR	3.6 ± 2.1	16.4 ± 2.9
	ISR	7.3 ± 2.7	6.9 ± 1.0
DNN	SDR	-8.9 ± 4.4	4.1 ± 2.6
	SIR	10.8 ± 3.1	10.7 ± 3.8
	SAR	-6.6 ± 4.6	12.1 ± 3.9
	ISR	4.8 ± 2.8	5.0 ± 3.0
FASST	SDR	-1.8 ± 5.8	8.9 ± 3.2
	SIR	-3.7 ± 7.5	13.7 ± 3.0
	SAR	4.3 ± 1.4	13.1 ± 3.2
	ISR	5.6 ± 2.5	13.5 ± 2.5

Значение метрик получено на наборе данных DSD100¹. Как видно из таблицы, использование нейронных сетей дает лучший результат в задаче выделения аудио источников.

 $^{^{1}} https://sisec.inria.fr/sisec-2016/2016-professionally-produced-music-recordings/$

1.5 Вывод

Необходимо разработать и реализовать метод выделения голосовой составляющей из монофонического аудио сигнала на основе многослойной РНС.

Для выполнения работы необходимо спроектировать и реализовать продукт, осуществляющий автоматизированное выделение вокальной составляющией из музыкального аудио сигнала. На вход программному продукту подаются одноканальные музыкальные произведения в формате WAVE. На выходе программный продукт генерирует два одноканальных WAVE-файла, содержащие вокальный аудио сигнал и аккомпанемент. Исходные музыкальные произведения должны представлять из себя песни с эстрадным стилем вокала. Разделяемые записы должны представлять собой записи «без потерь», на них не должно быть шумов. Для более точного разделения запись должна быть без фильтров, применяемых на этапе пост-обраотки.

Для определения качества выделения источников будут использоваться сравнение полученных в результате работы алгоритмов данных с заранее известными на основе описанных выше метрик.

Так же необходимо сравнить показатели разработанного метода с значениями, описанными в таблице 1.1.

2 Конструкторский раздел

2.1 Архитектура программного продукта

Разрабатываемый программный продукт состоит из следующих частей:

- а) модуль обработки входных данных;
- б) модуль генерации магнитуд для вокала и аккомпанимента;
- в) модуль формирования выходных данных.

IDEF0 диаграмма программы показаны на рисунке 2.1.

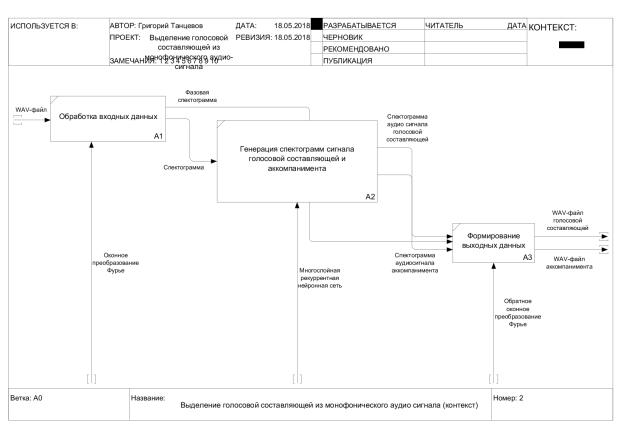


Рисунок 2.1 — IDEF0 программного продукта

2.2 Алгоритмы

2.2.1 Обработка входных данных

Чтение аудио-файлов, хранящиеся в формате WAVE, происходит с помощью библиотеки. Результатом работы библиотечной функции является информация о частоте дискретизации и структура со значениями амплитуд сигнала.

После считывания аудио-файла происходит построение его спектра при помощи оконного преобразования Фурье. Результатом работы этого алгоритма является структура, в которой хранятся наборы частот по отрезкам времени.

В качестве оконной функции используется Окно Ханна, дискретная функция которого которого записывается следующим образом:

$$w(n) = 0.5 - 0.5 \cos\left(\frac{2\pi n}{N - 1}\right) \tag{2.1}$$

2.2.2 Генерация частотно-временных масок

Для получения частотно-временных масок используется многослойная рекурентная нейронная сеть. На ее вход подается результат применения ОПФ к исходному сигналу. Результатом работы сети являются спектограммы выделяемых источников.

2.2.3 Описание сети

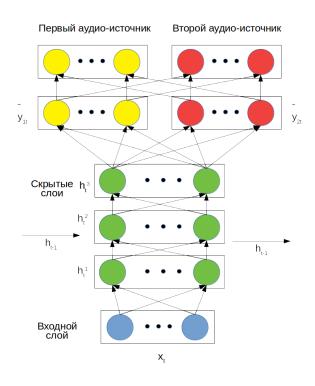


Рисунок 2.2 — Схема нейронной сети

Многослойная РНС состоит из 6 слоев:

- а) Входной слой. На вход подается спектограмма исходного сигнала, полученная в следствии применения $O\Pi\Phi$.
 - б) 3 скрытых слоя h_t^1, h_t^2 и h_t^3 .

Слой h_t^2 имеет рекурентную связь. Отсюда результатом работы этого слоя в момент времени t можно записать как:

$$h_t^2 = f_h(x_t, h_{t-1}^2) = \sigma_2(U^2 h_{t-1}^2 + W^2(h_t^1))$$
(2.2)

где:

- $-W^{i}$ веса связей, идущих от предшествующего слоя;
- $-U^{i}$ веса рекуррентой связи;
- $-h_t^{i-1}$ результат работы предшествующего слоя;
- $-\sigma_i$ активационная функция.

Так как у первого слоя предшествующий слой – входной, то его результать вычисляется по следующей формуле:

$$h_t^1 = \sigma_1(W^1 x_t) \tag{2.3}$$

Результатом работы слоя h_t^3 будет:

$$h_t^3 = \sigma_3(W^2 h_t^2) (2.4)$$

В качестве активационной функции используется ReLU (формула 1.22).

в) Слой генерации частотно-временных масок. Данный слой использует результат работы слоя третьего рекуррентного слоя для генерации двух векторов \hat{y}_{1t} и \hat{y}_{2t} , размер которых равен размеру входного вектора. Данные последовательности используются для вычисления частотно-временной маски $m_t(f)$, которая является функцией частоты:

$$m_t(f) = \frac{|\hat{y}_{1t}(f)|}{|\hat{y}_{1t}(f)| + |\hat{y}_{1t}(f)|}$$
(2.5)

г) Слой генерации спектограмм. Для получение спектограм выделяемых источников к спектограмме исходного аудио-сигнала применяется частотно-временная маска, полученная на предыдущем слое. В итоге получаются два вектора \tilde{y}_{1t} и \tilde{y}_{2t} , вычисляющиемя как:

$$\tilde{y}_{1t}(f) = m(f)x_t(f) \tag{2.6}$$

$$\tilde{y}_{2t}(f) = (1 - m(f))x_t(f)$$
 (2.7)

С учетом формулы 2.5:

$$\tilde{y}_{1t} = \frac{|\hat{y}_{1t}|}{|\hat{y}_{1t}| + |\hat{y}_{1t}|} \bigodot x_t \tag{2.8}$$

$$\tilde{y}_{2t} = \frac{|\hat{y}_{2t}|}{|\hat{y}_{1t}| + |\hat{y}_{1t}|} \bigodot x_t \tag{2.9}$$

Схема нейронной сети представлена на рисунке 2.2.

2.2.3.1 Обучение нейронной сети

Для обучения нейронной сети используется Метод обратного распространения ошибки. Для вычисления ошибок между сгенерированными векторами $\tilde{y}_{1t}, \tilde{y}_{2t}$ и ожидаемыми y_{1t}, y_{2t} используются среднеквадратичное отклонение

$$J_{MSE} = ||\tilde{y}_{1t} - y_{1t}||^2 + ||\tilde{y}_{2t} - y_{2t}||^2$$
(2.10)

и дивергенция Кулбека-Лейблера

$$J_{KL} = D(y_{1t}, \tilde{y}_{1t}) + D(y_{2t}, \tilde{y}_{2t}) \tag{2.11}$$

где D вычисляется по формуле 1.9.

2.2.4 Формирование выходных данных

Для формирования WAV-файлов используется обратное оконное преобразование Фурье. В качестве параметров передается матрица, полученная из спектограммы выделяемого источника и фазовой спектограммы исходного сигнала.

2.3 Используемые структуры данных

Для хранения данных WAV-файла используется последовательность действительных чисел, хранящая информацию об уровне сигнала в определенным момент времени.

Для хранения результатов ОПФ и работы нейронной сети используется матрица комплексных чисел, так как требуется быстрый доступ к элементам, а изменений размеров после первичного заполнения не происходит.

Комплексное число представляет собой структуру с двумя полями: реальной и мнимой частями.

В качестве входных данных нейронной сети используется используется амплитудная характеристика спектограммы, харнящаяся в виде матрицы действительных чисел фиксированного размера.

2.4 Тестирование

Тестирование программного продукта заключается в сравнении результата работы методов на тестовых наборах данных с заранее заданным результатом. Тестовые наборы данных (англ. dataset) для проверки работы алгоритмов, связанных с обработкой музыкальных произведений, предоставляются в открытом доступе в Интернете.

Важной характеристикой входных данных является стиль вокала, так как разные стили имеют разные спектральные характеристики. Можно выделить следующие классы эквивалентности:

- академический вокал(классический, оперный);
- эстрадный вокал;
- джазовый вокал;
- рок вокал;
- народное пение;
- горловое пение.

Следует протестировать работу алгоритмов на музыкальных произведениях с эстрадным вокалом.

2.4.1 Тестовые данные

Для тестированя программного продукта используется открытый набор данных DSD100 (Community-Based Signal Separation Evaluation Campaign 2016). В DSD100 содержатся 100 музыкальных произведений разных жанров, с мужским и женским вокалом. Каждый музыкальный трек был сведен с использованием профессиональных средств звукозаписи.

DSD100 состоит из WAV-файлов сведенных музыкальных произведений, хранящихся в папке «Mixture», и WAV-файлов источников, хранящихся в папке «Sources».

Источники разделены на 4 типа:

- вокал;
- бас;
- ударные;
- остальное.

Все записи являются полифоническими (двух-канальными).

Для тестирования разработанного метода данный датасет необходимо привести к следующему виду. Все источники приводятся в монофонический формат. Бас, ударные и остальное объединяются в один WAV-файл.

3 Технологический раздел

В данном разделе описываются средства, используемые для разработки программного продукта, требования для функционирования ПО, описываются результаты тестирования программного продукта.

3.1 Выбор средств разработки

3.1.1 Выбор языка программирования

Для написания программного продукта используется язык Python, так как для него существует множество готовых решений для работы с нейронными сетями. Так же выбранный язык сочетает в себе возможности функционального, структурного и объектно-ориентированного подходов, что позволяет кратко описывать математические конструкции, необходимые для решения поставленной задачи. Так же для данного языка существует большое количество различных математических библиотек, упрощающие работу с комплексными числами, и библиотек для обработки цифровых сигналов.

3.1.2 Выбор среды программирования и отладки

В качестве среды разработки для языка Python была выбрана кроссплатформенная IDE PyCharm. Предоставляет средства для анализа кода, графический отладчик, инструмент для запуска юнит-тестов. На данный момент PyCharm является бесплатным для образовательных учреждений и проектов с открытым исходным кодом.

Выбор данной среды разработки обусловлен следующими предоставляемыми возможностями, упрощающими разработку приложения и способствующими повышению качества исходного кода:

- статический анализ кода;
- встроенный отладчик;
- навигация по проекту и исходному коду;
- рефакторинг;
- поддержка систем контроля версий.

3.1.3 Используемые библиотеки

Для упрощения реализации математических операций используется библиотека NumPy. Для считывания и записи аудио-файлов, а так же обработки сигналов используется библиотека LibROSA. Для работы с нейронной сетью используется библиотека TensorFlow.

3.2 Система контроля версий

В процессе разработки программы использовалась система контроля версий Git. Система контроля версий позволяет вносить в проект атомарные изменения, направленные на решения каких-либо задач. В случае обнаружения ошибок или из- менения требований, вне-сенные изменения можно отменить. Кроме того, с помощью системы контроля версий решается вопрос резервного копирования.

Особенности Git:

- данная система контроля версий является децентрализованной, что позволяет иметь несколько независимых резервных копий проекта;
 - поддерживается хостингом репозиториев GitLab;
 - поддерживается средой разработки PyCharm;
- предоставляет широкие возможности для управления изменениями проекта и просмотра истории изменений.

3.3 Требования к вычислительной системе

Для запуска программы необходимо иметь установленный на ЭВМ интерпретатор для Python 2.7 с установленными библиотеками.

Так как выбранный язык программирования является кроссплатформенным, то требований к использованию операционной системы нет.

Алгоритмы работают с большими объёмами комплексных данных, поэтому объём оперативной памяти компьютера не должен быть меньше 1 ГБ, желательна архитектура x64 (x86-64).

3.4 Формат данных

Входом и выходом программного продукта являются WAV-файлы. Формат WAVE имеет четкую структуру, описанную в [15].

WAV – формат файла-контейнера для хранения записи оцифрованного аудиопотока, в котором для кодирования амплитуды вы- деляется фиксированное число бит.

WAV-файл состоит из двух частей. Одна из них – заголовок файла, другая – область данных. В заголовке файла хранится информация о:

- размере файла;
- количестве каналов;
- частоте дискретизации;
- количестве бит в сэмпле (глубине звучания).

Длина заголовка составляет 44 байта. Область данных представляет собой набор амплитуд.

В программе используется информация о количестве каналов и частоте дискретизации, а также амплитуды.

Список использованных источников

- 1. Chandna, Pritish. Audio Source Separation Using Deep Neural Networks / Pritish Chandna // TESI DOCTORAL UPF. 2016.
- 2. *Биккенин*, *Р. Р.* Теория электрической связи / Р. Р. Биккенин, М. Н. Чесноков. Издательский центр «Академия», 2010. Р. 336.
- 3. Mansour, Ali. Blind Separation of Sources: Methods, Assumptions and Applications / Ali Mansour, Barros Alan Kardec, Ohnishi Noboru // IEICE Transactions on Fundamentals of Electronics, Communications and Computer Sciences. 2000.
- 4. Blind Source Separation of audio signals using independent component analysis and wavelets / P. Lopez, H. Molina Lozano, F. Sanchez, L. N. Oliva Moreno // 21st International Conference on Electrical Communications and Computers. 2011.
- 5. Dadula, C. P. A genetic algorithm for blind source separation based on independent component analysis / C. P. Dadula, E. P Dadios // International Conference on Humanoid, Nanotechnology, Information Technology, Communication and Control, Environment and Management. 2014.
- 6. Miron, Marius. Improving Score-Informed Source Separation for Classical Music Through Note Refinement / Marius Miron, Julio Jos´e Carabias-Orti Carabias-Orti, Jordi Janer // 16th International Society for Music Information Retrieval (ISMIR) Conference. 2015.
- 7. Lee, D. D. Algorithms for Non-negative Matrix Factorization / D. D. Lee, Seung H. S. // Advances in Neural Information Processing Systems. 2001.
- 8. Ozerov, Alexey. A General Flexible Framework for the Handling of Prior Information in Audio Source Separation / Alexey Ozerov, Emmanuel Vincent, Frédéric Bimbot // IEEE Transactions on Audio, Speech and Language Processing. 2012.
- 9. Krizhevsky, Alexey. ImageNet Classification with Deep Convolutional Neural Networks / Alexey Krizhevsky, Ilya Sutskever, Geoffrey E. Bimbot // Advances in Neural Information Processing Systems. 2012.

- 10. Grais, Emad M. Deep neural networks for single channel source separation / Emad M. Grais, Mehmet Umut Sen, Hakan Erdogan // Speech and Signal Processing. 2014.
- 11. Grossberg, Stephen. Nonlinear neural networks: Principle, mechanisms, and architectures / Stephen Grossberg. 1988. 12. Vol. 1.
 Pp. 17–61.
- 12. Uhlich, Stefan. Deep neural network based instrument extraction from music / Stefan Uhlich, Franck Giron, Yuki Mitsufuji // ICASSP, $IEEE\ International\ Conference\ on\ Acoustics,\ Speech\ and\ Signal\ Processing$ Proceedings. 2015.
- 13. *Hubel, D. H.* Receptive fields and functional architecture of monkey striate cortex / D. H. Hubel, T. N. Wiesel. 1968.
- 14. Performance measurement in blind audio source separation / Emmanuel Vincent, Rémi Gribonval, C. Fevotte, C Févotte // IEEE Transactions on Audio, Speech and Language Processing. 2006.
- 15. Multiple channel audio data and WAVE files. https://docs.microsoft.com/en-us/previous-versions/windows/hardware/design/dn653308(v=vs.85).