в. ю. пелевин (Ленинград)

ИНФОРМАЦИОННЫЕ ПОТЕРИ РАЗЛИЧНЫХ СПОСОБОВ ПРЕДСТАВЛЕНИЯ СОПОГРАММ

Большое число систем распознавания речевых сигналов основывается па обработке речи в снектральном представлении [1]. Представление речи в координатах частота — время — интенсивность (яркость) обычно называют видимой речью пли сонограммой речи. Конкретные реализации указанного представления речи могут заметно различаться. В настоящей работе рассматриваются способы представления сонограмм, обработка которых осуществляется в автоматическом режиме в соответствии с концепциями векторного квантования [2].

Отянчия в представлении сонограмм связаны как с рассмотрением различных длительностей промежутка анализа речевого сигнала при вычислении мгновенных спектров сигналов, так и с использованием комплексного мгновенного спектра речевых сигналов или мгновенного энергетического спектра. Другим представлением сонограмм является использование логарифмического масштаба по переменным «интенцивность» и (пли) «частота». В ряде спектроанализаторов происходит усреднение споктров речите в потариных полесах.

спектров речи в четвертьоктавных полосах. Яспо, что перечисленные особенности различных способов представления видимой речи не могут не сказаться при ее автоматической обработке и экспертном

В [3] для сравнения систем автоматической обработки речи было предложено применять критерий информационных потерь по аналогии с каналами передачи пиформации с потерями в системах связи. Этот же подход может быть использован и при сопоставлении различных способов представления сопограмм речи. Действительно, если в качестве инициирующего звуковые колебания сигнала на входе речеобразующего тракта, представленного линейной системой с передаточной характеристикой $K(i\omega)$, взять смесь квазипериодической последовательности имиульсов известной формы и гауссового белого тума для гласных и явонких согласных либо только гауссового белого нума для глухих согласных, то учет точностных ограничений реальной аппаратуры позволяет рассматривать сонограммы речи как проквангованный по переменным частота и время м-мерный случайный процесс с ограниченным последействием, частотные отсчеты которого для одного и того же момента времени взавимо исзависимы. Ясно, что в описанной математической модели сонограмм различные представления последних порождают различные вероятности потерь при обработке элементов входного алфавита — фонем в автоматической системь обработки речи. Оценка канальных матриц систем обработки речи, использующих различные представления сонограммы соответствия с изложенными в [4, 5] методами вычислений вероятностей принятия конкурирующих гипотез. Так, если система распознавания речи преобразует алфавит фонем $B = \{b_j\}_{j=1}^r$ в алфавит параметрических эталонов $A = \{a_i\}_{i=1}^s$, то информационные потери, описываемые канальной матрицей системы обработки речи могут быть вычислены размер эквивальной матрице системы обработки речи могут быть вычислены размер эквивальной матрице системы обработки речи могут быть вычислены размер эквивальной матрице системы $\{p(a_i/b)\}_{i,j=1}^n$, тре H(A/B) — условная энтрония для канальной матрице $\{p(a_i/b)\}_{i,j=1}^n$, тре $\{p(a_i/b)\}_{i,j=1}^n$, тре $\{p(a_i/b)\}_{i,j=1}^n$, на вальной матрице системы $\{p(a_i/b)\}_{i,j=1}^n$, тре $\{p(a_i/b)\}_{i,j=1}^n$, от вабори вость алфавита парам

$$\lambda(A/B) = \sum_{i=1}^{s} p(b_i) p(a_i/b_i).$$

При этом предполагается использование в системе автоматического распознавания сонограмм одной и той же процедуры обработки, основанной на вычислении «расстояния» между эталоном, соответствующим элементу a_i выходного алфавита A, и предъявляемой сонограммой, соответствующей фонеме $b_j \in B$, определяемой метрикой Евкинда на сонограммах как

$$\mu\left(U\left(\omega,\ t\right),\ V\left(\omega,\ t\right)\right) = \int\limits_{t}^{t+T} \int\limits_{0}^{\Omega} \left|\ U\left(\omega,\ t\right) - V\left(\omega,\ t\right)\right|^{2} d\omega \ dt.$$

Здесь $U(\omega, t)$ — рассматриваемое представление сонограммы; $V(\omega, t)$ — эталон. По результатам вычисления меры близости сонограммы с эталоном системой автоматического распознавания принимается решение о соответствующем значении для вектора признаков, в качестве которого в данном случае выступает сонограмма речевого сигнала. Для этого осуществляется проверка попадация вычисленного зна-

ченпя меры близости с эталопом a_i в критическую область проверяемой гипотезы. При этом имеется в виду следующее построение алгоритма классификации: предъявляемая сонограмма используется для параллельного формирования мер близости со всеми параметризованными эталонами $a_i \in A$, после чего последовательно происходит проверка статистических гипотез о совпадении с ј-м параметрическим эталоном протыв альтернативы о наличии совпадения с одним из эталонов a_{j+1}, \ldots, a_s . Работа классификатора заканчивается, как только принимается гипотеза.

Соответственно при использовании комплексных спектров речевых сигналов рассматриваемая мера близости переходит в выражение

$$\mu_{1}\left(F,\;\Phi\right)=\int_{t}^{t+T}\int_{0}^{\Omega}G\left(\omega\right)\mid F\left(\omega,\;t\right)-\Phi\left(\omega,\;t\right)\mid^{2}d\omega\;dt,$$

где $G(\omega)$ — множитель, компенсирующий спад спектра 6-12 дБ на октаву; $F(\omega, t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int\limits_{t}^{t+\Delta t} e^{i\omega t} x(t) \, dt; \; \Phi(\omega, t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int\limits_{t}^{t+\Delta t} e^{i\omega t} f(t) \, dt; \; x(t)$ — речевой сигнал;

Заметим, что оптимальная в смысле теории Пеймана — Пирсона процедура обработки речевых сигналов требует вычисления экстремального значения на нараметрическом множестве эталонов достаточно близкого к рассмотренному выражению функционала

$$\mu_0(F, \Phi) = \langle \mathbb{C}^{-1}(F(\omega_i, t_k) - \Phi(\omega_i, t_k)), (F(\omega_i, t_k) - \Phi(\omega_i, t_k)) \rangle.$$

Здесь С — матрица корреляции мгновенных спектров. При неперекрывающихся отрезках — промежутках анализа мгновенного спектра речевых сигналов — оптимальный в смысле теории Неймапа — Пирсона функционал является также функционалом, определяющим согласованный фильтр:

$$\mu_{0}\left(F,\,\Phi\right)=\sum_{t}\int_{0}^{\Omega}\frac{\left|F\left(\omega,\,t\right)-\Phi\left(\omega,\,t\right)\right|^{2}}{\left|K\left(i\omega,\,t\right)\right|^{2}}\,d\omega.$$

При использовании энергетических спектров сигналов метрика Евклида примет вид

$$\mu_{2}\left(F,\;\Phi\right) = \int_{t}^{t+T} \int_{0}^{\Omega} \left(\left|F\left(\omega,\;t\right)\right|^{2} - \left|\Phi\left(\omega,\;t\right)\right|^{2}\right)^{2} G^{2}\left(\omega\right) \, d\omega \, dt.$$

Если используется логарифмический масштаб по параметру «интенсивность», то метрика Евклида переходит в меру близости вида

$$\mu_{3}(F, \Phi) = \int_{t}^{t+T} \int_{0}^{\Omega} \left| \log \left| \frac{F(\omega, t)}{\Phi(\omega, t)} \right| \right|^{2} d\omega dt.$$

При использовании логарифмического масштаба по переменной «частота» в любом из рассмотренных представлений сонограмм метрика Евклида преобразуется к виду

$$\mu\left(U\left(\omega,\ t\right),\ V\left(\omega,\ t\right)\right) = \int_{t}^{t+T} \int_{0}^{\Omega} \left|U\left(\omega,\ t\right) - V\left(\omega,\ t\right)\right|^{2} d\ln\omega dt =$$

$$= \int_{t}^{t+T} \int_{0}^{\Omega} \frac{\left|U\left(\omega,\ t\right) - V\left(\omega,\ t\right)\right|^{2}}{\omega} d\omega dt.$$

Если не принимать специальных мер, устраняется компенсирующее воздействие Φ ункции $G(\omega)$.

Отметим, что при использовании регрессионных моделей речевых сигналов при-

отметим, что при использовании регрессионных моделей речевых сигналов приведенные выше меры близости с эталоном имеют аналогами соответственно для μ_0 — метрику отношения вероятностей, а для μ_3 — кепстральную метрику [6].

Последовательное проведение вычислений в соответствии с [4, 5] вероятностей правильного и онибочного распознаваний для перечиоденных мер близости с параметрическими эталонами гласных позволяет провести оденку канальной матрицы системы распознавания для каждого из перечисленных вариантов представления сопограммы. При отсутствии ошибок и погрешностей обработки, обусловленных погрешностими работы аппаратуры, канальные матрицы систем обработки, распознающих гласные звуки, представлены в табл. 1. Эффективный размер алфавита для таких систем равен соответственно 1,161; 1,164; 1,357; 1,363.

Т	а	б	л	и	п	a	1

Мера бли- зости	У	0	а	а	и	ы	h(A/B); M(A/B)
μ_{o}	0,975 0,005 0,004 0,005 0,004 0,005	0,005 0,977 0,004 0,005 0,004 0,005	0,005 0,004 0,977 0,006 0,005 0,005	0,006 0,005 0,005 0,975 0,005 0,004	0,005 0,004 0,005 0,005 0,977 0,004	0,004 0,005 0,005 0,004 0,005 0,977	$k = 1,161$ $\lambda(\mu_0) = 0,976$
μ_{1}	0,975 0,005 0,005 0,005 0,005 0,005	0,005 0,975 0,005 0,005 0,005 0,005	0,005 0,005 0,975 0,005 0,005 0,005	0,005 0,005 0,005 0,975 0,005 0,005	0,005 0,005 0,005 0,005 0,975 0,005	0,005 0,005 0,005 0,005 0,005 0,975	$k = 1,164 \\ \lambda(\mu_1) = 0,975$
με	0,949 0,012 0,014 0,017 0,008 0,005	0,011 0,959 0,009 0,008 0,007 0,006	0,012 0,011 0,942 0,013 0,012 0,010	0,011 0,007 0,012 0,934 0,012 0,008	0,009 0,007 0,011 0,012 0,906 0,012	0,008 0,004 0,012 0,016 0,055 0,959	$k = 1,357 \\ \lambda(\mu_2) = 0,941$
μ_3	0,975 0,091 0,005 0,005 0,005 0,005	0,005 0,889 0,005 0,005 0,005 0,005	0,005 0,005 0,975 0,005 0,005 0,005	0,005 0,005 0,005 0,886 0,042 0,005	0,005 0,005 0,005 0,005 0,848 0,005	0,005 0,005 0,005 0,094 0,095 0,975	k = 1,363 $\lambda(\mu_3) = 0,926$

Таблица 2

Мера бли- вости	У	О	а	э	II	ы	$h(A/B); \lambda(A/B)$
μο	0,943 0,086 0,007 0,008 0,005 0,005	0,016 0,616 0,031 0,005 0,005 0,005	0,019 0,057 0,865 0,005 0,005 0,024	0,012 0,092 0,043 0,923 0,027 0,008	0,005 0,090 0,023 0,013 0,953 0,010	0,005 0,059 0,031 0,046 0,005 0,948	$k = 1,664 \\ \lambda(\mu_0) = 0,875$
$\mu_{\mathbf{I}}$	0,974 0,006 0,005 0,006 0,005 0,005	0,005 0,973 0,005 0,005 0,005 0,005	0,005 0,006 0,974 0,006 0,005 0,005	0,006 0,005 0,006 0,973 0,005 0,005	0,005 0,005 0,005 0,005 0,975 0,005	0,005 0,005 0,005 0,005 0,005 0,075	k = 1,165 $\lambda(\mu_1) = 0,974$
μ2	0,948 0,012 0,014 0,018 0,008 0,005	0,012 0,959 0,009 0,008 0,007 0,006	0,012 0,010 0,940 0,013 0,012 0,010	0,011 0,007 0,013 0,933 0,012 0,008	0,009 0,007 0,011 0,012 0,904 0,011	0,008 0,005 0,043 0,016 0,057 0,960	$k = 1,362$ $\lambda(\mu_2) = 0,940$
μ3	0,865 0,095 0,071 0,005 0,037 0,005	0,095 0,779 0,087 0,005 0,006 0,005	0,022 0,095 0,823 0,005 0,025 0,005	0,005 0,010 0,005 0,817 0,095 0,005	0,005 $0,005$ $0,005$ $0,073$ $0,742$ $0,005$	0,008 0,016 0,009 0,095 0,095 0,975	k = 1,845 $\lambda(\mu_3) = 0,834$
	0,005			0,005	0,005	0,975	

Учет ограничений динамического диапазона и базы обрабатываемого сигнала даже при отсутствии фазовых искажений приводит к падению средней разборчиводаже при отсутствии фазовых искажений приводит к падению средней разоворчивости алфавита параметрических эталонов при распознавании. Для базы 100 и динамического диапазона обрабатываемых сигналов 50 дБ в отсутствие искажений фазы в табл. 2 приведены оценки канальной матрицы систем распознавания гласных по различным представлениям сонограмм. В описанном случае эффективный размер алфавита гласных равен соответственно 1,664; 1,165; 1,362; 1,845.

Результаты оценивания канальных матриц дают основание для следующих

1. Использование оптимальных с точки зрения обработки представлений сонограмм комплексными мгновенными спектрами во времени при динамическом диапазоне сигнала менее 50 дБ и базе меньшей 100 в шумах наблюдений при отклонениях от идеализированной модели речеобразования не дает сколько-либо значительного выигрыша в эффективности работы системы распознавания.

2. Логарифмический масштаб по шкале интенсивности в представлении сонограмм отсчетами энергетического спектра делает процедуру обработки помехонеус-

тойчивой, что сильно снижает эффективность автоматической обработки.

3. Использование изменяющегося во времени мгновенного энергетического спектра для представления сонограмм при удовлетворительной эффективности распознавания приводит к повышению помехоустойчивости системы автоматической обра-

4. Логарифмический масштаб по переменной «частота» в представлении сонограмм снижает эффективность работы системы распознавания.

ЛИТЕРАТУРА

Автоматическое распознавание слуховых образов // Тез. докл. 14 Всесоюз. семинара (АРСО 14) 26—28 августа 1986 г.— Каунас: КПИ, 1986.
 ТИИЭР.— 1985.— 73, вып. 11.
 Обжелян Н. К., Трунин-Донской В. Н. Речевое общение в системах «человек — ЭРМ. Киминор Истиническа 4085

Обжелян Н. К., Трунин-Донской В. Н. Речевое общение в системах «человек — ЭВМ».— Кишиннев: Штиинца, 1985.
 Иелевин В. Ю. Сравнение мер акустического сходства речевых сигналов в задачах предварительной обработки речи // Теория передачи информации по каналам связк.— Л.: ЛЭИС, ТУИС, 1984.— Вып. 117.
 Пелевин В. Ю. Требования к точностным характеристикам аппаратуры предварительной обработки речи // Оптимизация систем передачи информации по каналам связк.— Л.: ЛЭИС, ТУИС, 1986.— Вып. 126.
 Gray А. П., Markel J. D. Distance measures for speech processing // IEEE Trans. Acoust. Speech, Sign. Proc.— 1975.— ASSP-24.— P. 380.

Поступило в редакцию 11 ноября 1987 г.

УДК 621.391.274

в. п. корячко, к. в. меров, в. н. перепелкина, с. и. сидельников

(Рязань)

методика уплотнения цифровых данных

Информационно-измерительные системы (ИИС) находят широкое применение во многих отраслях народного хозяйства и предназначены для сбора, обработки и регистрации больших объемов цифровой информации. Одним из важных параметров, влияющим на характеристики всей ИИС, является пропускная способность информационных каналов — передачи данных и регистрации. Увеличение пропускной способности достигается как аппаратным (использование высокочастотных кабелей, оптических линий связи, совершенствование магнитных головок регистраторов и

т. д.), так и алгоритмическими способами (сжатие и уплотнение данных).

Сжатие данных осуществляется путем устранения избыточных отсчетов за счет аппроксимации измеряемого сигнала известной функцией [1], отклоняющейся от аппроксимируемого сигнала не более чем на допустимую погрешность.

Уплотнение данных позволяет за счет перекодирования [2] уменьшить объем исходного сообления боз внесения в него погрешности

исходного сообщения без внесения в него погрешности.

В настоящей статье рассматривается методика уплотнения цифровых данных в аналоговом канале связи, позволяющая для заданного потока цифровых данных уменьшить требуемую полосу пропускания.

При передаче цифровой информации телеграфным кодом требуемая ширина полосы пропускания канала F определяется как [3]