



دانشگاه صنعتی اصفهان

دانشکده علوم ریاضی

تحلیل کدهای حاصل ضرب برای کanal پاک شدگی دو دویی

رساله دکتری ریاضی کاربردی، گرایش نظریه اطلاعات و کدگذاری

مرتضی هیودی

استاد راهنما

دکتر مرتضی اسماعیلی

کلیه حقوق مادی مترتب بر تاییج مطالعات،
ابتكارات و نوآوری‌های ناشی از تحقیق موضوع
این پایان‌نامه متعلق به دانشگاه صنعتی
اصفهان است.

فهرست مطالب

۱	فصل اول مقدمه
۱	۱-۱ انگیزه و مقدمه تاریخی
۵	۲-۱ سیستم‌ها و کانال‌های مخابراتی
۸	۳-۱ کدهای خطی
۸	۱-۳-۱ میدان‌های متناهی
۹	۲-۳-۱ کدهای خطی
۱۲	۴-۱ کدهای LDPC و گراف تر
۱۲	۱-۴-۱ کدهای LDPC و نمایش ماتریسی آن‌ها
۱۴	۲-۴-۱ نمایش گرافی کدهای LDPC
۱۵	۱-۵ کدگشایی تکراری و تحلیل کارایی آن
۱۵	۱-۵-۱ مقدمه و انگیزه
۱۶	۱-۵-۲ کدگشایی تکراری و تحلیل کارایی آن
۲۴	فصل دوم مجموعه‌ها و فاصله متوقف‌کننده کدهای حاصل ضرب
۲۴	۱-۲ مقدمه
۲۶	۲-۲ مجموعه‌های متوقف‌کننده و فاصله متوقف‌کننده کدهای حاصل ضرب
۳۱	۳-۲ فاصله متوقف‌کننده ماتریس‌های بررسی-توازن با رتبه کامل برای کد حاصل ضرب
۳۷	۴-۲ نتیجه‌گیری
۳۸	فصل سوم افزونگی متوقف‌کننده کدهای حاصل ضرب
۳۹	۱-۳ افزونگی متوقف‌کننده کدهای خطی
۳۹	۱-۱-۱ کران‌هایی برای افزونگی متوقف‌کننده کدهای خطی

۴۱	۲-۱-۳ افزونگی متوقف‌کننده کد گلی
۴۴	۲-۳ افزونگی متوقف‌کننده کدهای حاصل ضرب
۴۸	۳-۳ کدهای افزونگی متوقف‌کننده بهینه
۵۰	۴-۳ نتیجه‌گیری
۵۲	فصل چهارم طراحی کدهای حاصل ضرب $LDPC$ برای کدگشایی تکراری
۵۲	۱-۴ کدهای هندسه متناهی
۵۴	۱-۱-۴ کدهای $LDPC$ اقلیدسی
۶۲	۲-۱-۴ کدهای $LDPC$ تصویری
۶۷	۳-۱-۴ فاصله متوقف‌کننده و افزونگی متوقف‌کننده کدهای هندسه متناهی
۶۸	۲-۴ کدهای حاصل ضرب با مؤلفه‌های کدهای هندسه متناهی و همینگ
۶۹	۱-۲-۴ ساخت کد
۷۲	۲-۲-۴ تحلیل افزونگی متوقف‌کننده
۷۵	۳-۴ نتیجه‌گیری
۷۷	فصل پنجم مقایسه کارایی کدهای حاصل ضرب تحت کدگشایی‌های مختلف روی کانال پاک شدگی دودویی
۷۷	۱-۵ مقدمه
۷۸	۲-۵ کدگشایی‌های بیشینه درست‌نمایی و تکراری سطروی-ستونی
۸۰	۳-۵ چندگانگی فاصله متوقف‌کننده کدهای حاصل ضرب
۸۲	۴-۵ تحلیل کارایی کدهای حاصل ضرب تحت کدگشایی‌های مختلف برای احتمال پاک شدگی کم کانال
۸۵	۵-۵ نتیجه‌گیری
۸۷	فصل ششم نتیجه‌گیری
۹۰	فهرست اسامی
۹۱	واژه‌نامه فارسی به انگلیسی
۹۷	واژه‌نامه انگلیسی به فارسی

مراجع

١٠٢

چکیده:

کارایی یک کد خطی تحت کدگشایی تکراری روی یک کانال پاک شدگی دودویی توسط مجموعه‌های متوقف‌کننده مشخص می‌شود. ارتباط بین مجموعه‌های متوقف‌کننده ماتریس‌های بررسی توازن برای کدهای حاصل ضرب با مجموعه‌های متوقف‌کننده ماتریس‌های بررسی توازن کدهای مؤلفه بررسی می‌شوند. کران‌های بالایی برای افزونگی متوقف‌کننده کدهای حاصل ضرب براساس افزونگی متوقف‌کننده کدهای مؤلفه ارائه می‌شود. سپس کران‌های بهتری برای افزونگی متوقف‌کننده کدهای حاصل ضرب معرفی می‌شود. نشان داده می‌شود که کران‌های به دست آمده، در برخی حالات، بهترین کران ممکن هستند. یک مفهوم جدید تحت عنوان افزونگی متوقف‌کننده بهینه معرفی شده و نشان داده است که کد حاصل ضرب یک بررسی – توازن r – بعدی، یک کد افزونگی متوقف‌کننده بهینه است. با استفاده از تحلیل مجموعه‌های متوقف‌کننده و فاصله متوقف‌کننده کدهای حاصل ضرب، کدهای حاصل ضرب خوبی براساس کدهای مؤلفه مناسب طراحی می‌شوند. از نقاط قوت کدهای ساخته شده، ساختار قوی ریاضی به همراه کدگذاری و کدگشایی بسیار ساده آنها است. کدهای حاصل ضرب LDPC ساخته شده نرخ و مینیمم فاصله خوبی دارند. همچنین فاصله متوقف‌کننده کدهای طراحی شده نسبت به کدهای LDPC شناخته شده که فاصله متوقف‌کننده آنها مشخص است، بهتر است. در بین کدهای ساخته شده، کدهای LDPC با پارامترهای $[511, 180, 30]$ ، $[550, 1170, 30]$ ، $[945, 407, 27]$ و $[2263, 1170, 30]$ و $[4095, 210, 1, 54]$ به ترتیب دارای فاصله متوقف‌کننده 54 ، 30 ، 27 ، 30 و 54 وجود دارند.

برای احتمال پاک شدگی کم کانال، احتمال خطای کدگشایی تکراری با استفاده از چندگانگی فاصله متوقف‌کننده مشخص می‌شود. احتمال خطای کدگشایی تکراری برای کدهای حاصل ضرب همینگ برای احتمال پاک شدگی کم کانال بررسی می‌شود. کدگشایی‌های بیشینه درست‌نمایی، تکراری (تکثیر اطمینان) و تکراری سطربی‌ستونی $[40]$ برای کدهای حاصل ضرب روی کانال پاک شدگی دودویی بیان شده‌اند. نشان داده می‌شود که برای احتمال پاک شدگی کم کانال، احتمال خطای کدگشایی تکراری برای کد حاصل ضرب همینگ بسیار نزدیک به احتمال خطای کدگشایی بیشینه درست‌نمایی و تکراری سطربی‌ستونی است.

کلمات کلیدی: فاصله متوقف‌کننده، افزونگی متوقف‌کننده، کدهای LDPC، کد حاصل ضرب.

فصل ۱

مقدمه

۱-۱ انگیزه و مقدمه تاریخی

نظریه کدگذاری دانشی برای انتقال صحیح داده‌ها با کمترین هزینه ممکن از مکانی به مکان دیگر یا به زمان آینده است. واسطه فیزیکی انتقال داده‌ها کانال نامیده می‌شود. مکالمات تلفنی، ارسال اطلاعات به زمین توسط ایستگاه‌های فضایی و نگهداری داده‌ها روی یک CD نمونه‌هایی از انتقال داده‌ها از طریق یک کانال است. نظریه احتمال، جبر، جبر خطی، هندسه جبری، ترکیبیات و گراف ابزارهای ریاضی استفاده شده در عمر حدود شصت ساله این نظریه هستند. این نظریه در سال ۱۹۴۸ توسط کلود شانون پایه‌گذاری شده است. وی در مقاله‌ای با عنوان، نظریه ریاضی مخابرات، نشان داد که با افزودن بیت‌های اضافی می‌توان خطای رخ داده در انتقال داده‌ها را از یک کانال را بهتر تشخیص داد.^[۴۲] وی همچنین ثابت کرد که در یک کانال مخابراتی، پارامتری به نام ظرفیت کانال وجود دارد که انتقال داده‌ها با هر نرخ دلخواه و نزدیک به ظرفیت کانال و نه بیشتر از آن امکان پذیر است به گونه‌ای که احتمال خطای کدگشایی، با افزایش طول کد، به سمت صفر میل می‌کند.

قابل ذکر است که شanon در [۴۳] روشی برای ساخت کدهای خوب مطرح نکرد. روش‌های ساخت کدهای خوب والگوریتم‌های کارا برای پیاده‌سازی آن‌ها به عنوان مسئله اصلی نظریه کدگذاری و از زمینه‌های کار محققان در چند دهه اخیر بوده است. در این راستا، اخیراً^{۴۴} محققان به روش کدگشایی

تکراری، به ویژه روی کدهای با ماتریس بررسی—توازن خلوت $LDPC$ ، توجه فراوانی نموده‌اند. در ادامه این بخش به بیان تاریخچه کدهای $LDPC$ و کدگشایی تکراری پرداخته می‌شود.

کدهای $LDPC$ نخستین بار توسط گالاگر در سال ۱۹۶۲ مطرح شدند [۱۲]. وی در سال ۱۹۶۳ از رساله دکترای خود، با عنوان کدهای $LDPC$ ، در دانشگاه MIT دفاع نمود [۱۳]. گالاگر یک روش ساختاری برای کدهای $LDPC$ ارائه نمود و نشان داد که کارایی کدهای $LDPC$ تحت کدگشایی تکراری بسیار نزدیک به حد ارائه شده توسط شانون است. پس از آن کدهای $LDPC$ نزدیک سی سال به فراموشی سپرده شدند. محاسبات با پیچیدگی بالا برای شبیه‌سازی و نبود ابزارها و روش‌های کافی برای تجزیه و تحلیل این کدها دلیل اصلی این واقعیت هستند. چند سال بعد از ابداع کدهای توربو [۴، ۳]، کدهای $LDPC$ دوباره مطرح شدند [۲۶، ۲۷، ۲۸، ۳۷، ۳۸، ۶، ۲۱] .

در سال ۱۹۸۱ یک مدل گرافی برای توصیف کدهای $LDPC$ توسط تنر مطرح شد [۴۷] که به گراف تنر معروف است. این کدها توسط مک‌کی [۲۸]، ریچاردسون و همکارانش [۳۷، ۳۸] و سایر محققان [۲۶، ۲۱، ۶] احیا، تجزیه، تحلیل و تعمیم داده شد و برای کدگشایی تکراری این کدها، الگوریتم‌های ساده‌ای مطرح شده است که پیچیدگی آن‌ها خطی است یعنی با افزایش طول کد $LDPC$ ، پیچیدگی محاسباتی کدگشایی به صورت خطی افزایش می‌یابد.

تجزیه و تحلیل کارایی کدگشایی تکراری روی کانال‌های مخابراتی یک موضوع مهم تحقیقاتی است. بهبود کدگشایی تکراری و ساخت کدهای بهتر نتایجی از این تجزیه و تحلیل است. محققان به روش کدگشایی تکراری (تکشیر اطمینان)، به ویژه روی کدهای با ماتریس بررسی—توازن خلوت $LDPC$ ، توجه فراوانی دارند. کارایی کدگشایی تکراری روی کانال پاک شدگی دودویی بررسی شده است [۷]. کانال پاک شدگی دودویی توسط الیاس [۸] در ۱۹۵۵ مطرح شد. اخیراً کانال پاک شدگی دودویی برای مدل‌بندی انتقال اطلاعات در اینترنت استفاده شده است [۴۴].

دی، پرویتی، تیلتر، ریچاردسون و اوربانکی در [۷] نشان داده‌اند که کارایی یک کد با ماتریس بررسی—توازن خلوت تحت کدگشایی تکراری روی کانال پاک شدگی دودویی توسط یک ساختار ترکیبیاتی که مجموعه متوقف‌کننده نامیده می‌شود، مشخص می‌شود. یک زیرمجموعه رئوس متغیر S در گراف تنر متناظر با یک ماتریس بررسی—توازن H برای کد C یک مجموعه متوقف‌کننده نامیده نماید که هرگاه همه همسایه‌های S حداقل دو بار به S وصل شوند. در تعدادی از مقالات، از جمله در [۱۷، ۳۳]، اندازه

کوچکترین مجموعه متوقف‌کننده را فاصله متوقف‌کننده نامیده‌اند. اندازه کوچکترین مجموعه متوقف‌کننده در یک گراف تنبیرای یک کد \mathcal{C} نقش مهمی در کارایی کد \mathcal{C} تحت کدگشایی تکراری روی کanal پاک شدگی دودویی (یکسان با نقش می‌نیم فاصله d برای کدگشایی بیشینه درست‌نمایی) دارد. یک تفاوت مهم بین می‌نیم فاصله همینگ و فاصله متوقف‌کننده وجود دارد. می‌نیم فاصله همینگ یک خاصیت کد \mathcal{C} است ولی فاصله متوقف‌کننده به گراف ترکد \mathcal{C} (یا معادل آن به ماتریس بررسی–توازن H برای کد \mathcal{C}) وابسته است. فاصله متوقف‌کننده یک ماتریس بررسی–توازن H برای یک کد خطی \mathcal{C} با $s(H)$ نشان داده می‌شود. کران‌های بالا و پایینی برای فاصله متوقف‌کننده کدهای LDPC ساخته شده از ۲–طرح‌ها در [۱۷] وجود دارند. در [۳۳] فاصله متوقف‌کننده کدهای LDPC منظم و نامنظم بررسی شده است. در [۵۰] یک کران پایین برای فاصله متوقف‌کننده کدهای هندسه متناهی LDPC بیان شده است. ارتباط بین فاصله متوقف‌کننده و کمر گراف‌های تنبیر در [۳۲] بررسی شده است.

یک ماتریس بررسی–توازن H برای یک کد خطی \mathcal{C} ، $n - \dim(\mathcal{C})$ سطر مستقل خطی دارد. افزونگی $r(\mathcal{C})$ برای یک کد خطی \mathcal{C} برابر حداقل تعداد سطرهای یک ماتریس بررسی–توازن برای \mathcal{C} تعریف می‌شود. افزایش سطرهای وابسته در H ، فاصله متوقف‌کننده $s(H)$ را بزرگتر می‌کند. شوارتز و واردی در [۴۲]، افزونگی متوقف‌کننده $(\mathcal{C})^{\rho}$ را برابر یک کد خطی \mathcal{C} برابر حداقل تعداد سطرهای یک ماتریس بررسی–توازن H برای \mathcal{C} تعریف کرده‌اند که $d = s(H) = d(\mathcal{C})^{\rho}$ و مینیمم فاصله کد \mathcal{C} است. آن‌ها نشان داده‌اند که افزونگی متوقف‌کننده $(\mathcal{C})^{\rho}$ خوش‌تعریف است و برای هر کد خطی دودویی $1 - 2^{r(\mathcal{C})} \leq \rho(\mathcal{C})^{\rho}$. همچنین یک کران بالا و یک کران پایین برای افزونگی متوقف‌کننده کدهای خطی دودویی و کران‌هایی برای افزونگی متوقف‌کننده برخی کدهای خطی از جمله کد گلی [۲۴، ۱۲، ۸]، کدهای رید–مولر و کدهای MDS معرفی شده است. هان و سیگل [۱۴] کران‌های بالای بهتری برای افزونگی متوقف‌کننده کدهای خطی مطرح کرده‌اند. همچنین آن‌ها کران‌های بالای قوی‌تری برای افزونگی متوقف‌کننده کدهای MDS ارائه داده‌اند. در [۱۱] افزونگی متوقف‌کننده کدهای رید–مولر دودویی، به ویژه کد رید–مولر مرتبه اول، بررسی شده است.

در [۴۲] کران‌های بالایی برای افزونگی متوقف‌کننده کدهای ساخته شده از کدهای دیگر (ساختارهای (u, u, v) و (u, u, u)) ارائه شده است و براساس ساختار ترکیبی آن‌ها تحلیلی برای کدگشایی آن‌ها بیان شده است. سؤال باز این است که برای افزونگی متوقف‌کننده ساختارهای دیگر چه چیزی می‌توان

بیان کرد؟ یک روش برای ساختن کدهای قوی تراز کدهای دیگر ضرب کدها است. کد حاصل ضرب توسط الیاس [۹] در ۱۹۵۴ مطرح شده است. فرض کنید کدهای خطی دودویی \mathcal{R} و \mathcal{C} به ترتیب دارای پارامترهای $[n', k', d']$ و $[n, k, d]$ باشند. در این صورت کد حاصل ضرب با کدهای مؤلفه \mathcal{R} و \mathcal{C} ، $\mathcal{P} = \mathcal{R} \otimes \mathcal{C}$ شامل همه ماتریس‌های $n' \times n$ است که هر سطر آن یک کد کلمه \mathcal{R} و هر ستون آن یک کد کلمه \mathcal{C} است. کد حاصل ضرب ساخته شده از کدهای همینگ با طول‌های یکسان، کد حاصل ضرب همینگ نامیده می‌شود [۱۵]. فرض کنید کدهای خطی دودویی $\mathcal{C}_r, \mathcal{C}_2, \dots, \mathcal{C}_1$ به ترتیب دارای پارامترهای $[n_r, k_r, d_r], \dots, [n_2, k_2, d_2], [n_1, k_1, d_1]$ باشند. در این صورت کد حاصل ضرب r -بعدی آن‌ها دارای طول $n = \prod_{i=1}^r n_i$ ، مینیمم فاصله $d = \prod_{i=1}^r d_i$ و نرخ R_i است که R_i نرخ کد \mathcal{C}_i است [۳۵]. اگر کدهای مؤلفه \mathcal{C}_i ، $1 \leq i \leq r$ ، کدهای یک برسی-توازن به طول یکسان n باشند آنگاه مینیمم فاصله و نرخ کد حاصل ضرب به ترتیب برابر 2^r و $(\frac{n-1}{n})^r$ است. این کد، کد حاصل ضرب یک برسی-توازن r -بعدی نامیده می‌شود. کدهای حاصل ضرب بر اساس کدهای یک برسی-توازن ابتدا در [۲] مورد توجه قرار گرفته است.

در فصل دوم این رساله مجموعه‌های متوقف‌کننده کدهای حاصل ضرب بررسی می‌شوند. همچنین فاصله متوقف‌کننده کدهای حاصل ضرب محاسبه می‌شود. در فصل سوم افزونگی متوقف‌کننده کدهای حاصل ضرب بررسی می‌شود. کران‌های بالایی برای کدهای حاصل ضرب ارائه می‌شود. سپس کران‌های بهتری برای افزونگی متوقف‌کننده کدهای حاصل ضرب بیان می‌شود. نشان داده می‌شود که کران‌های به دست آمده در برخی حالات، بهترین کران ممکن است. یک مفهوم جدید تحت عنوان افزونگی متوقف‌کننده بهینه معرفی شده و نشان داده می‌شود که کد حاصل ضرب یک برسی-توازن r -بعدی، یک کد افزونگی متوقف‌کننده بهینه است. از این‌رو یک مثال خوب برای این مفهوم ارائه شده است. از نظر کاربردی، کدگشایی تکراری برای کدهای افزونگی متوقف‌کننده بهینه دارای پیچیدگی کم با کارایی نزدیک به کارایی کدگشایی پیشینه درست‌نمایی ML است.

در فصل چهارم با استفاده از تحلیل مجموعه‌های متوقف‌کننده و فاصله متوقف‌کننده کدهای حاصل ضرب، کدهای حاصل ضرب خوبی بر اساس کدهای مؤلفه مناسب طراحی می‌شوند. فاصله متوقف‌کننده کدهای حاصل ضرب ساخته شده بزرگ و قابل مقایسه با فاصله متوقف‌کننده بهترین کدهای بررسی-توازن خلوت شناخته شده است. از نقاط قوت این کدها، کارایی بالا به همراه کدگذاری و

کدگشایی ساده آنها است.

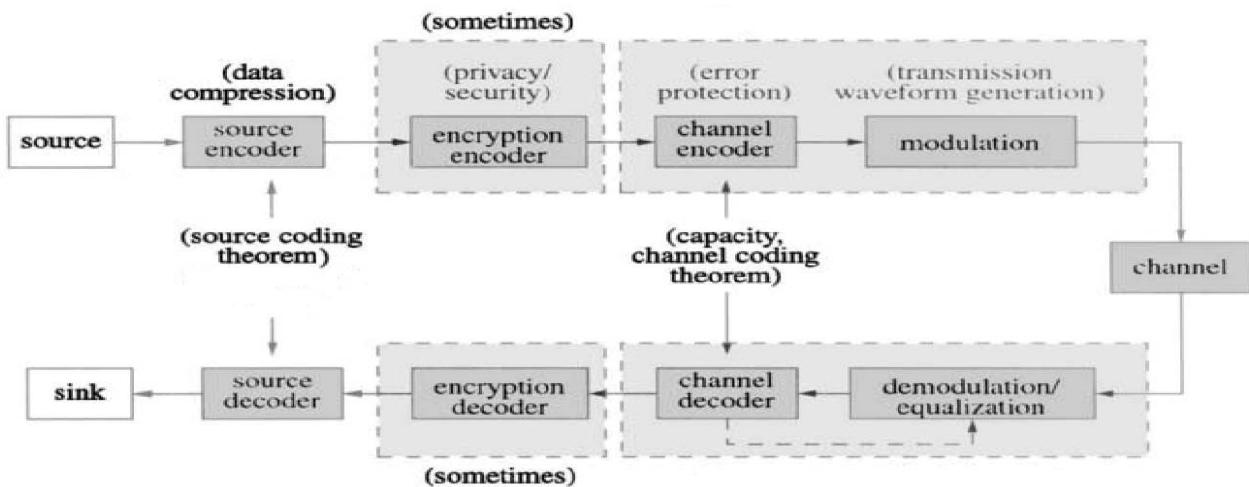
چندگانگی فاصله متوقف‌کننده (تعداد مجموعه‌های متوقف‌کننده با کمترین اندازه) نقشی اساسی در کارایی کد C تحت کدگشایی تکراری روی کanal پاک‌شدگی دودویی دارد. این نقش، یکسان با نقش چندگانگی می‌نیمم فاصله d برای کدگشایی بیشینه درست‌نمایی است. برای احتمال پاک‌شدگی کم کanal، احتمال خطای کدگشایی تکراری توسط چندگانگی فاصله متوقف‌کننده محاسبه می‌شود [۴۹]. در فصل پنجم چندگانگی فاصله متوقف‌کننده کدهای حاصل‌ضرب بررسی می‌شود. کدگشایی‌های بیشینه درست‌نمایی، تکراری (تکثیر اطمینان) و تکراری سطري-ستونی [۴۰] برای کدهای حاصل‌ضرب روی کanal پاک‌شدگی دودویی بیان شده‌اند. در کدگشایی تکراری سطري-ستونی، هر سطر از کلمه دریافتی با کدگشایی بیشینه درست‌نمایی کد سطري R و سپس هر ستون با کدگشایی بیشینه درست‌نمایی کد ستونی C کدگشایی می‌شود. این روند تا رسیدن به یک کدکلمه یا متوقف شدن کدگشایی در مرحله‌ای معین تکرار می‌شود. کدگشایی تکراری (تکثیر اطمینان) با استفاده از یک روش تکراری روی گراف تنر متناظر با یک ماتریس بررسی-توازن کد انجام می‌شود. در این رساله منظور از کدگشایی تکراری، کدگشایی تکراری تکثیر اطمینان می‌باشد. در فصل پنجم برای احتمال پاک‌شدگی کم کanal، احتمال خطای کدگشایی‌های مختلف برای کد حاصل‌ضرب با هم مقایسه می‌شوند. در ادامه این فصل مقدمات مورد نیاز بیان می‌گردد.

۱-۲ سیستم‌ها و کanal های مخابراتی

در شکل ۱-۱ دیاگرام یک سیستم مخابراتی نشان داده شده است.

تعريف ۱.۱ :

یک کanal گستته، یک سیستم شامل الفبای ورودی X و الفبای خروجی Y و ماتریس احتمال انتقال $p(y|x)$ است که $p(y|x)$ احتمال مشاهده خروجی y به شرط ارسال ورودی x است. یک کanal بدون حافظه نامیده می‌شود هرگاه توزیع احتمال خروجی تنها به ورودی در آن زمان بستگی داشته باشد و به طور شرطی مستقل از ورودی‌ها و خروجی‌های قبلی کanal باشد. در ادامه برخی کanal‌های مخابراتی مهم معرفی می‌شوند.



شکل ۱-۱: یک سیستم مخابراتی

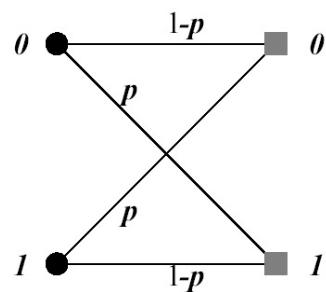
کانال متقارن دودویی BSC

الفبای ورودی و خروجی این کانال دودویی است یعنی $\{0, 1\}$. در این کانال هر بیت با احتمال $p - 1$ به درستی و با احتمال p به غلط دریافت می‌شود. مقدار p را احتمال خطای کانال می‌نامند.

بنابراین

$$Pr(1|0) = Pr(0|1) = p, \quad Pr(0|0) = Pr(1|1) = 1 - p.$$

نمودار این کانال در شکل ۱-۲ نشان داده شده است.



شکل ۱-۲: نمودار یک کانال متقارن دودویی

ظرفیت این کanal برابر $C = 1 - H(p)$ است که در آن تابع آنتروپی $H(p)$ به صورت زیر تعریف

می‌شود:

$$H(p) = p \log(1/p) + (1-p) \log(1/(1-p)).$$

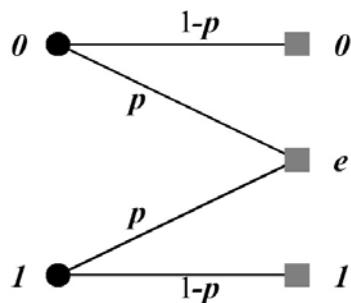
کanal پاک‌کننده دودویی BEC

کanal BEC مشابه کanal متقارن دودویی است که در آن هربیت ورودی با احتمال p خراب می‌شود. در شکل ۱-۳ نشان داده شده است که این کanal دو ورودی و سه خروجی دارد. ظرفیت این کanal برابر $C = 1 - p$ است.

تعریف ۲.۱ مجموعه متناهی $A = \{a_1, a_2, \dots, a_q\}$ را به عنوان الفبا در نظر بگیرید. هر زیرمجموعه غیرتهی C از A^n را یک کد تابی به طول n روی A می‌نامند.

تعریف ۳ (کدگذاری و کدگشایی)

فرض کنید $\{A = \{a_1, a_2, \dots, a_q\}\}$ الفبای کد باشد. برای کدهای به طول n , A^n کل فضای را می‌سازد. از این رو هر کد کلمه که ارسال شود یک کلمه از A^n دریافت می‌شود. باید تابعی چون $f : A^n \rightarrow C$ تعریف کنیم که یک کلمه دریافت شده را به یک کد کلمه کدگشایی کند. تابع f را تابع تصمیم (تابع کدگشایی) می‌نامند. در حقیقت تبدیل یک پیام به طول k به یک کد کلمه به طول $n < k$ را عمل کدگذاری و تبدیل کلمه دریافتنی به طول n به یک کد کلمه را عمل کدگشایی می‌نامند.



شکل ۱-۳: نمودار یک کanal پاک‌شدنگی دودویی

تعريف ۴.۱ اگر اندازه C برابر M باشد، یعنی $|C| = M$ ، نرخ C به صورت $R = \frac{\log_q M}{n}$ تعریف می‌شود.

قضیه ۱.۱ (قضیه اساسی شانون یا قضیه کدگذاری کانال)

فرض کنید Γ یک کانال بدون حافظه گسسته دودویی با ظرفیت C باشد. در این صورت هر نرخ کمتر از ظرفیت C دست‌یافتنی است، یعنی برای هر نرخ $R < C$ ، یک دنباله $(2^{nR}, n)$ کد با بیشترین احتمال خطای $\lambda^{(n)}$ وجود دارد که $R < C$ داریم. به عکس، برای هر دنباله $(2^{nR}, n)$ کد با خاصیت $R < C$ داریم.

۱-۳-۱ کدهای خطی

در این بخش ابتدا به ارائه مفاهیم جبری مورد نیاز و سپس کدهای خطی پرداخته می‌شود. برای توضیحات بیشتر و همچنین اثبات قضایای مطرح شده می‌توان به [۲۲، ۲۹، ۳۹] مراجعه کرد.

۱-۳-۱ میدان‌های متناهی

یک میدان متناهی میدانی است که شامل تعداد متناهی عضو باشد. تعداد اعضای یک میدان متناهی را مرتبه آن میدان می‌نامند. در این قسمت بعضی از خواص میدان‌های متناهی را بدون اثبات بیان می‌کنیم.

تعريف ۵.۱ فرض کنید F یک میدان متناهی و عدد صحیح مثبت m وجود داشته باشد به قسمی که برای هر $\beta \in F$ داشته باشیم $\beta^m = m\beta$. کوچکترین عدد m با این خاصیت را مشخصه میدان F می‌نامیم. در غیر این صورت مشخصه میدان را صفر تعریف می‌کنیم.

قضیه ۶.۱ فرض کنید F یک میدان متناهی باشد. در این صورت مشخصه F یک عدد اول است. همچنین تعداد اعضای یک میدان متناهی توانی از یک عدد اول است. این عدد اول مشخصه میدان است. به علاوه برای هر عدد اول p و عدد طبیعی m یک میدان منحصر به فرد F_{p^m} با p^m عضو وجود دارد.

تعريف ۷.۱ فرض کنید $p(x) \in F_q[x]$ از درجه $t > 0$ باشد. $p(x)$ را تحویل ناپذیر می‌نامند هرگاه روی F_q قابل تجزیه به عوامل با درجه کمتر از t نباشد.

قضیه ۳.۱ اگر $f(x)$ یک چندجمله‌ای تحویل‌ناپذیر از درجه m در $F_q[x]$ باشد آنگاه $f(x)$ ریشه‌ای چون α در F_{q^m} دارد. به علاوه تمام ریشه‌های $f(x)$ ساده هستند و با m عضو مجزای $\alpha^q, \alpha, \dots, \alpha^{q^{m-1}}$ در F_{q^m} مشخص می‌شوند.

قضیه ۴.۱ در هر میدان متناهی F_q گروه ضربی F_q^* دوری است.

تعریف ۷.۱ هر مولد گروه دوری F_q^* را یک عضو اولیه میدان F_q می‌نامند.

۲-۳-۱ کدهای خطی

تعریف ۸.۱ F_q را یک میدان متناهی از مرتبه q درنظر بگیرید. هر زیرفضای F_q^n را یک کد خطی q تایی به طول n می‌نامند. اگر بعد کد خطی C برابر k باشد آنگاه C را یک $[n, k]$ -کد می‌نامند. اعضای یک کد C را کدکلمه می‌نامند. اگر C یک $[n, k]$ -کد باشد آنگاه نرخ C برابر $R = \frac{k}{n}$ است.

مثال ۱.۱ کد دودویی $\{110, 011, 101, 000\} = C = \{110, 110, 011, 000\}$ یک $[3, 2]$ -کد با نرخ $\frac{2}{3}$ است.

تعریف ۹.۱ فرض کنید $x, y \in F_q^n$. فاصله همینگ بین x و y تعداد مولفه‌های متفاوت بین x و y است و با $d(x, y)$ نمایش داده می‌شود. مثلاً $d(110, 101) = 2$ فاصله یک کد را برابر می‌نیم فاصله همینگ بین کدکلمه‌های C تعریف می‌کنیم، یعنی:

$$d(C) = \min\{d(x, y) : x, y \in C, x \neq y\}.$$

اگر C یک $[n, k]$ -کد با می‌نیم فاصله همینگ d باشد آنگاه C را یک $[n, k, d]$ -کد می‌نامند.

تعریف ۱۰.۱ فرض کنید C یک کد خطی باشد. وزن هر بردار $c \in C$ برابر فاصله آن با بردار $(0, 0, \dots, 0) = \mathbf{0}$ تعریف می‌شود:

$$wt(c) = d(c, \mathbf{0}).$$

به عبارت دیگر، وزن c ، $wt(c)$ ، برابر تعداد مولفه‌های ناصلفر c تعریف می‌شود. کمترین وزن یک کد برابر کمترین وزن کدکلمه‌های ناصلفر C تعریف می‌شود؛ یعنی

$$w(C) = \min\{wt(c) : c \in C, c \neq 0\}.$$

لم ۱.۱ اگر C یک کد خطی باشد آنگاه $d(C) = w(C)$

فرض کنید $A_q(n, d)$ معرف بیشترین اندازه در بین تمامی کدهای q تایی به طول n و کمترین فاصله d باشد که $n \leq d$. قضیه زیر به کران گیلبرت—ورشامو معروف است [۳۱]:

قضیه ۱.۵ اگر $2 \geq q \geq 1$ و $d \geq n \geq 1$ آنگاه

$$A_q(n, d)(1 + \binom{n}{1}(q - 1) + \binom{n}{2}(q - 1)^2 + \cdots + \binom{n}{d-1}(q - 1)^{d-1}) \geq q^n.$$

تعريف ۱۱.۱ فرض کنید سطرهای یک ماتریس G تشکیل یک پایه برای کد خطی C بدهند. در این صورت ماتریس G را یک ماتریس مولد برای C می‌نامند. فرض کنید G یک ماتریس مولد برای یک کد C باشد. در این صورت هر کدکلمه در C یک ترکیب خطی از سطرهای G است. پس $[n, k]$

$$C = \{xG : x \in F_q^k\}.$$

مثال ۲.۱ ماتریس $G = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 1 \end{bmatrix}$ یک ماتریس مولد برای کد $\{110, 011, 101, 000\}$ است.

تعريف ۱۲.۱ ماتریس مولد $G = (I_k | A)$ که I_k ماتریس همانی از مرتبه k است، یک ماتریس مولد به فرم استاندرد نامیده می‌شود.

دلیل توجه فراوان به کدهای خطی، ساده بودن آنها است به عنوان یک فضای برداری روی یک میدان، کد می‌تواند توسط یک مجموعه‌ای از کدکلمه‌های پایه مشخص شود و کار کردن با ماتریس مولد بسیار ساده‌تر از کار کردن با همه کدکلمه‌ها است.

تعريف ۱۳.۱ دو کد C و C' را معادل می‌نامند هرگاه C بتواند توسط ترکیبی خطی از اعمال زیر از روی C' به دست آید:

۱) یک جایگشت روی مختصات.

۲) ضرب یک مولفه ثابت در تمامی کد کلمات در یک اسکالر نا صفر.

تعريف ۱۴.۱ تبدیل دوری T برای یک کد کلمه $(c_0, c_1, \dots, c_{n-1}) = c$ به فرم زیر تعریف می‌شود:

$$T(c) = (c_{n-1}, c_0, c_1, \dots, c_{n-2}).$$

تعريف ۱۵.۱ یک کد C را دوری نامند هرگاه تحت T پایا باشد.

کدهای دوری ساختاری بسیار غنی در بین کدهای خطی دارند. اعمال کدگذاری این کدها بسیار ساده انجام می‌شود و از این‌رو کدهای دوری اهمیت زیادی در نظریه کدگذاری دارند.

تعريف ۱۶.۱ فرض کنید C یک کد روی F_q باشد. در این صورت دوگان کد C به صورت زیر تعریف می‌شود:

$$C^\perp = \{u \in F_q^n \mid \langle u, c \rangle = 0, \quad c \in C\}.$$

به آسانی دیده می‌شود دوگان یک کد خطی دودویی یک کد خطی دودویی است. لم مقدماتی زیر بدون اثبات ارائه می‌گردد.

لم ۲.۱ اگر C یک $[n, k]$ -کد روی F_q باشد آنگاه $C^\perp = (C^\perp)^\perp$ است.

در حالت کلی رابطه زیر برقرار است:

$$C \subseteq (C^\perp)^\perp.$$

تعريف ۱۷.۱ اگر C آنگاه $C \subseteq C^\perp$ را یک کد خودمتعامد می‌نامند.

تعريف ۱۸.۱ اگر $C = C^\perp$ آنگاه C یک کد خوددوگان نامیده می‌شود.

تعريف ۱۹.۱ فرض کنید H یک ماتریس مولد برای کد دوگان C^\perp باشد. در این صورت ماتریس H را یک ماتریس بررسی—توازن برای کد C می‌نامند.

فرض کنید C یک $[n, k]$ —کد خطی روی F_q با ماتریس بررسی توازن H باشد. در این صورت بردار $v \in F_q^n$ یک کد کلمه است اگر و فقط اگر $vH^T = 0$, یعنی فضای پوچ H همان کد C است. اگر $G = (I_k | A)$ یک ماتریس مولد به فرم استاندرد برای کد C باشد آنگاه $(-)A^T | I_{n-k}$ یک ماتریس بررسی—توازن برای کد C است. در قضیه بعد ارتباط بین می‌نیسم فاصله کد و یک ماتریس بررسی—توازن بیان می‌شود.

قضیه ۶.۱ فرض کنید C یک $[n, k, d]$ —کد با ماتریس بررسی—توازن H باشد. در این صورت می‌نیسم فاصله d برابر می‌نیسم تعداد ستون‌های H است که وابسته خطی هستند، یعنی هر $1 - d$ ستون از ماتریس H مستقل خطی بوده و یک d ستون وابسته خطی در H وجود دارد.

تعريف ۲۰.۱ اگر یک کد بتواند همه خطاهای به وزن t یا کمتر را تشخیص دهد ولی بعضی از خطاهای به وزن $1 + t$ قابل تشخیص نباشند این کد t خطای تشخیص دهنده است. بنابراین با توجه به تعريف، یک کد با کمترین فاصله d قابلیت تشخیص خطای $1 - d$ را دارد. اگر یک کد همه خطاهای به وزن t یا کمتر را تصحیح کند ولی این خاصیت برای $1 + t$ برقرار نباشد این کد را t خطای تصحیح کننده می‌نامند. برای یک کد با کمترین فاصله d داریم $.t = [\frac{d-1}{2}]$.

۱-۴-۱ کدهای $LDPC$ و گراف تتر

۱-۴-۱-۱ کدهای $LDPC$ و نمایش ماتریسی آنها

کدهای با ماتریس بررسی—توازن خلوت $LDPC$ توسط گالاگر در رساله دکترایش مطرح شد [۱۳]. چون تعداد یک‌ها در هر سطر و ستون یک ماتریس بررسی—توازن این کدها نسبت به طول کد بسیار کوچک است، این کدها را کدهای با ماتریس بررسی—توازن خلوت می‌نامند. در زیر تعريف دقیق کدهای $LDPC$ منظم مطرح می‌شود.

تعريف ۲۱.۱ فرض کنید C یک کد خطی با ماتریس بررسی–توازن H باشد. در این صورت کد C را یک کد با ماتریس بررسی–توازن خلوت (γ, ρ) –منظم می‌نامند هر گاه

- ۱) وزن هر سطر برابر ρ باشد.
- ۲) وزن هر ستون برابر γ باشد.
- ۳) مقادیر ρ و γ به ترتیب نسبت به طول کد و تعداد سطرهای H کوچک باشند.

فرض کنید C یک کد $LDPC$ با ماتریس بررسی–توازن $H_{m \times n}$ باشد. در این صورت $\rho m = \gamma n$. بنابراین برای نرخ کد داریم

$$R = \frac{k}{n} \geq \frac{n-m}{n} = 1 - \frac{\gamma}{\rho}.$$

اگر سطرهای H مستقل خطی باشند آنگاه

مثال ۳.۱ کد C با ماتریس بررسی–توازن H که در زیر بیان شده است را در نظر بگیرید.

$$H = \left(\begin{array}{cccccccccccccccccccccccccc} 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \end{array} \right)$$

در این ماتریس

۱) وزن هر سطر $\rho = 5$ است.

۲) وزن هر ستون $\gamma = 2$ است.

۳) مقادیر $\rho = 5$ و $\gamma = 2$ به ترتیب نسبت به ۲۵ و ۱۰ کوچک هستند.

بنابراین C یک کد $LDPC$ با ماتریس $(2, 5)$ –منظم است. بنابراین $R = \frac{1}{6} = \frac{3}{15} = 0.2$.

کد برابر $0.2 = \frac{16}{80}$ است.

اگر در تعريف ۲۱.۱ تعداد درایه‌های یک در هر سطر و ستون ثابت نباشد. آنگاه کد $LDPC$ را نامنظم می‌نامند.

۲-۴-۱ نمایش گرافی کدهای LDPC

تعریف ۱ نمایش کارا به فرم گراف‌های دوبخشی برای کدهای LDPC مطرح کرد [۴۷]. این نمایش، گراف تترنامیده می‌شود. گراف تتر در پیاده سازی الگوریتم کدگشایی تکراری نقش تسهیل کننده‌ای دارد.

تعریف ۲۲.۱ یک گراف دوبخشی نامیده می‌شود هر گاه بتوان رئوس آن را به دو بخش A و B افزار نمود که هر یال گراف، رأسی از A را به رأسی از B وصل کند.

تعریف ۲۳.۱ در یک گراف، دنباله‌ای از یال‌های متصل به هم که از یک رأس شروع و به همان رأس ختم می‌شود و هیچ رأسی به جز رأس ابتدایی بیش از یکبار ظاهر نشود را یک دور می‌نامند. طول یک دور برابر تعداد یال‌های دور است. طول کوتاهترین دور در یک گراف، کمر گراف نامیده می‌شود.

تعریف ۲۴.۱ (گراف تتر)

فرض کنید C یک کد خطی با ماتریس بررسی—توازن $(h_{ij}) = H$ باشد. در این صورت گراف تتر متناظر با ماتریس بررسی—توازن H یک گراف دوبخشی است که رئوس آن به دو بخش رئوس متغیر و رئوس بررسی تقسیم می‌شوند. هر ستون از ماتریس H با یک رأس متغیر و هر سطر از H با یک رأس بررسی متناظر می‌شود. در این گراف، v_i رأس بررسی به c_j رأس متغیر متصل است اگر و تنها اگر $h_{ij} \neq 0$.

مثال ۴.۱ فرض کنید C یک کد خطی با ماتریس بررسی—توازن H که در زیر بیان شده است، باشد.

$$H = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \end{pmatrix}$$

گراف تتر متناظر با H در شکل ۱-۴ آمده است که در آن v_i ‌ها معرف رئوس متغیر و c_j ‌ها معرف رئوس بررسی می‌باشند.

در سطر اول ماتریس بررسی—توازن H داریم $h_{11} = h_{12} = h_{13} = h_{14} = 1$ و مابقی درایه‌ها صفر است. بنابراین رأس بررسی c_1 به رئوس متغیر v_1, v_2, v_3, v_4 وصل شده است.